Министерство науки и высшего образования Российской Федерации

Федеральное государственное бюджетное образовательное учреждение высшего образования «Оренбургский государственный университет»

Н.Г.Семенова, Н.Ю.Ушакова, Л.В.Быковская

РАСЧЕТ И МОДЕЛИРОВАНИЕ ЭЛЕКТРИЧЕСКИХ И МАГНИТНЫХ ЦЕПЕЙ

Учебное пособие

Рекомендовано ученым советом федерального государственного бюджетного образовательного учреждения высшего образования «Оренбургский государственный университет» для обучающихся по образовательной программе высшего образования по направлению подготовки 13.03.02 Электроэнергетика и электротехника

Оренбург 2021 Рецензент - кандидат технических наук, доцент Л.А. Влацкая

С 93 Семенова, Н.Г.

Расчет и моделирование электрических и магнитных цепей: учебное пособие / Н.Г. Семенова, Н.Ю. Ушакова, Л.В. Быковская; Оренбургский гос. ун-т. – Оренбург: ОГУ, 2021. – 186 с.

Учебное пособие содержит теоретические сведения по разделам «Магнитные цепи», «Трехфазные цепи», «Переходные процессы в линейных электрических цепях» и задания к курсовой работе по дисциплине «Теоретические основы электротехники». Рекомендовано для самостоятельного изучения и выполнения заданий курсовой работы.

Учебное пособие предназначено для студентов, обучающихся по направлению 13.03.02 Электроэнергетика и электротехника, может быть использовано обучающимися по другим направлениям подготовки и специальностям.

> УДК 621.3.01(07) ББК 31.21я7

© Семенова Н.Г., Ушакова Н.Ю., Быковская Л.В., 2021 © ОГУ, 2021

Введение	5
1 Требования к оформлению курсовой работы	6
2 Исследование магнитной цепи постоянного магнитного потока	8
2.1 Задание № 1	8
2.2 Основные теоретические положения	17
2.2.1 Технические характеристики ферромагнитных материалов	17
2.2.2 Основные величины и законы, характеризующие магнитное поле	22
2.2.3 Магнитная схема замещения при постоянном магнитном потоке	24
2.2.4 Расчет разветвленных магнитных цепей при постоянном магнитном потоке	26
2.3 Использование системы MathCad для расчета магнитных цепей	31
2.4 Пример расчета	41
3 Исследование трехфазной цепи со статической нагрузкой	46
3.1 Задание № 2	46
3.2 Основные теоретические сведения о трехфазных цепях	52
3.3 Основные формулы и алгоритмы расчета для трехфазных цепей	56
3.4 Примеры расчета схем трехфазной цепи	60
3.4.1 Схема нагрузки – «Звезда с нулевым проводом» (несимметричный режим)	60
3.4.2 Схема нагрузки – «Звезда» (несимметричный режим)	63
3.4.3 Схема нагрузки – «Треугольник»	67
3.5 Расчет аварийных режимов	71
3.5.1 Обрыв линейного провода в схеме «Звезда с нулевым проводом»	71
3.5.2 Обрыв линейного провода в схеме «Звезда»	72
3.5.3 Короткое замыкание фазы нагрузки в схеме «Звезда»	73
3.5.4 Обрыв линейного провода в схеме «Треугольник»	75
3.5.5 Обрыв фазы нагрузки в схеме «Треугольник»	77
4 Исследование аварийного режима в трехфазной цепи методом симметричных	
составляющих	79
4.1 Задание № 3	79
4.2 Основы метода симметричных составляющих	89
4.3 Виды несимметрии в трехфазных цепях	91
4.4 Общий алгоритм расчета методом симметричных составляющих цепи	c
несимметричным участком в линии	95
4.5 Пример расчета цепи с поперечной несимметрией	97
4.6 Пример расчета цепи с продольной несимметрией 1	.04
4.7 Примеры расчета в Mathcad цепи1	10
4.7.1 Пример расчета цепи при к.з. фазы А на землю	10

Содержание

4.7.2 Фрагмент расчета двухфазного (междуфазного) к.з. фаз А и В114	4
5 Анализ переходных процессов в линейных электрических цепях с	
сосредоточенными параметрами114	5
5.1 Задание № 4114	5
5.2 Основные понятия о переходных процессах и определения 12.	5
5.3 Законы коммутации 12	7
5.4 Основные режимы переходного процесса 128	8
5.5 Начальные условия	0
5.6 Расчет переходных процессов классическим методом 132	2
5.6.1 Характер свободной составляющей 132	2
5.6.2 Способы составления характеристического уравнения 13.	3
5.6.3 Определение постоянных интегрирования 134	4
5.6.4 Построение графиков переходного процесса 13:	5
5.6.5 Алгоритмы расчета переходных процессов классическим методом 138	8
5.6.6 Примеры расчета 14	1
5.7 Операторный метод расчета переходных процессов 165	5
5.7.1 Основные понятия и определения 165	5
5.7.2 Переход из области оригиналов в область изображений 160	6
5.7.3 Определение искомых функций в области изображений 169	9
5.7.4 Переход из области изображений в область оригиналов 172	3
5.7.5 Алгоритм расчета переходных процессов операторным методом 175	5
5.7.6 Примеры расчета переходных процессов операторным методом 176	6
Список использованных источников 185	5
Приложение А 186	6

Введение

Успешное изучение дисциплины «Теоретические основы электротехники» (ТОЭ), являющейся теоретической базой для изучения комплекса специальных электротехнических дисциплин, возможно только при активной самостоятельной работе студентов. Курсовая работа является важнейшим элементом самостоятельной работы по ТОЭ. Основной целью курсовой работы является создание и развитие навыков исследовательской работы, умения работать с научной литературой, делать на основе ее изучения выводы и обобщения, умения эффективно вычислительную технику И современные использовать информационные технологии.

Курсовая работа направлена на формирование у студента следующих профессиональных компетенций:

- способность использовать методы анализа линейных электрических цепей;

- способность привлечь для решения профессиональных задач соответствующий физико-математический аппарат;

- способность и готовность использовать информационные технологии в своей предметной области;

- готовность понимать существо задач анализа объектов в технической среде.

Задание к курсовой работе включает задачи по наиболее важным для студентов направления «Электроэнергетика и электротехника» разделам ТОЭ.

1 Требования к оформлению курсовой работы

1.1 Курсовая работа выполняется на листах формата A4 (210х297 мм) в соответствии со стандартом ОГУ СТО 02069024.101–2015 РАБОТЫ СТУДЕНЧЕСКИЕ. Общие требования и правила оформления. [1]

Она должна содержать следующие структурные элементы:

- титульный лист;

– задание;

- содержание;

- расчетная и графическая части;

- список использованных источников.

1.2 Титульный лист является первым листом курсовой работы. На титульном листе указывают классификационный код [1].

Пример оформления титульного листа курсовой работы приведен в [1].

1.3 Бланк задания следует помещать после титульного листа. Задание должно содержать исходные данные и срок выполнения курсовой работы с подписями руководителя и исполнителя.

Пример оформления бланка задания приведен в приложении А.

1.4 Оформление расчетной и графической части

1.4.1 Курсовая работа может быть выполнена либо на компьютере с применением текстового редактора MS Word, либо в рукописном виде, при этом текстовая часть, формулы, графики, диаграммы выполняются чернилами черного цвета или тушью.

1.4.2 При выполнении расчетной и графической частей пояснительной записки необходимо выполнять следующие требования:

- полностью написать условия заданий;

- начертить электрическую схему в соответствии с ЕСКД;

- в ходе выполнения задания принятые направления токов, напряжений, обозначения узлов и элементов цепи изменять нельзя;

6

- выполнение задания следует кратко комментировать;

- при выполнении расчетов сначала приводится формула, затем в нее подставляются числовые значения без размерностей, затем приводится результат с указанием размерности;

- вычисления должны быть сделаны с точностью до трех значащих цифр после запятой;

- векторные, топографические диаграммы и графики необходимо строить в масштабе;

- расчеты в Mathcad приводить либо в приложениях, либо по тексту как рисунок.

1.4.3 Номера вариантов заданий курсовой работы задает ведущий преподаватель.

2 Исследование магнитной цепи постоянного магнитного потока

2.1 Задание № 1

Магнитные свойства стали, из которого изготовлены магнитопроводы, определяются кривой намагничивания, которая дана в таблице 2.1:

Таблица 2.1

Н, А/м	20	40	60	80	120	200	400	600	800	1200
В, Тл	0,22	0,75	0,93	1,02	1,14	1,28	1,47	1,53	1,57	1,6

Требуется выполнить следующее:

1) рассчитать магнитную цепь, представленную на рисунках 2.1 - 2.20 в соответствии с заданным номером варианта, методом двух узлов и определить величины, указанные в последнем столбце таблицы 2.2;

2) провести математическое моделирование заданной магнитной цепи в системе Mathcad, сравнить полученные результаты с полученными в пункте 1.

В таблице 2.2. приняты следующие обозначения:

l - длина средней магнитной линии одной ветви магнитной цепи;

 l_{δ} - длина воздушного зазора ;

S – сечение участков магнитопровода;

W – число витков катушек;

I – величина постоянного тока в катушке;

Ф – величина магнитного потока.

Обозначения величин даются с индексами, которые указывают, к какой ветви магнитной цепи относится величина:

1 – левая ветвь магнитной цепи;

2 – средняя ветвь магнитной цепи;

3 – правая ветвь магнитной цепи.

8



Рисунок 2.1



Рисунок 2.3



Рисунок 2.5



Рисунок 2.7



Рисунок 2.9



Рисунок 2.2



Рисунок 2.4



Рисунок 2.6



Рисунок 2.8



Рисунок 2.10



Рисунок 2.11



Рисунок 2.13



Рисунок 2.15



Рисунок 2.17



Рисунок 2.19



Рисунок 2.12



Рисунок 2.14



Рисунок 2.16



Рисунок 2.18



Рисунок 2.20

TI	Ж								Дано								Дополни-	
Вариан	Рисунс	l ₁ , см	S ₁ , см ²	W ₁	I ₁ , A	l ₂ , см	S ₂ , см ²	<i>W</i> ₂	I ₂ , A	l ₃ , см	S ₃ , см ²	W ₃	I3, A	W_4	I4, A	l _{б,} мм	тельные условия, $\Phi \cdot 10^{-5}, B \delta$	Опре- делить
1	2.1	25	4	505	0,9	14	6,15	-	-	25	3,9	625	0,2	625	0,2	0,5	-	Φ_3, Φ_2
2	2.2	90	6	360	0,3	30	4	200	-	90	9,7	-	-	360	0,2	-	$\Phi_1 = \Phi_2$	Φ_3 , I_2
3	2.5	25	4,15	150	0,2	8	4	300	-	35	5,95	70	0,525	30	0,525	-	$\Phi_2 = 0$	Φ_1, I_2
4	2.6	40	8	210	0,5	22,5	14	100	0,1	30	10	975	-	50	0,4	-	Ф ₃ - Ф ₁ =20	Φ_3 , I ₃
5	2.9	40	15	400	0,5	20	10,3	-	-	40	15	800	0,25	100	1	1	-	Φ_3, Φ_1
6	2.12	16	7,8	105	0,3	5,5	4,9	300	0,07	23	4,2	150	-	50	0,6	-	Ф2-Ф3=20	Φ_3 , I ₃
7	2.14	65	71	520	0,5	22	84	-	-	62	62	360	0,5	50	1	1,25	-	Φ_2, Φ_1
8	2.15	48	24,9	300	1	30	51,5	-	-	52	51,5	300	-	200	0,25	-	$\Phi_1 = \Phi_3$	Φ_2 , I ₃
9	2.3	13	2,05	60	-	3	0,94	1000	0,02	11	1,18	100	0,15	46	0,1	-	$\Phi_1 = 25$	Φ_3 , I ₁
10	2.4	45	3,1	100	0,3	14	5,3	390	-	35	7,8	-	-	200	0,15	-	Φ ₂ - Φ ₁ =20	Φ_2 , I ₂
11	2.7	19,5	7,7	-	-	10	2,1	200	0,5	24,5	1,8	500	0,2	125	0,4	0,1	-	Φ_2, Φ_1
12	2.10	26	7,9	145	1	11	13,6	52	0,5	39	7,2	2000	-	50	0,5	-	Φ3=98	Φ_2 , I ₃
13	2.11	35	4,1	19	1	6	6,3	275	-	25	9,6	200	0,2	200	0,2	-	Φ ₂ - Φ ₁ =20	Φ_3 , I ₂
14	2.13	100	104	125	2	28	182	125	2,8	95	200	-	-	100	0,5	0,48	-	Φ_3, Φ_1
15	2.16	40	11,8	-	-	13	11	60	2,2	50	9,3	520	-	80	1,1	-	$\Phi_2 = \Phi_3$	Φ_2 , I ₃
16	2.8	30	5,6	150	0,2	10	5	200	-	18	8,9	-	-	200	0,1	-	$\Phi_1 = \Phi_2$	Φ_3 , I ₂
17	2.5	15	3,8	60	0,5	13	2	300	-	20	4,8	100	0,3	300	0,075	-	$\Phi_2\!=\!0$	Φ_1, I_2

Таблица 2.2 – Исходные данные

Tł	ЭК								Дано								Дополни-	
Вариан	Рисунс	l ₁ , см	S ₁ , см ²	W ₁	I ₁ , A	l ₂ , см	S ₂ , см ²	W_2	I ₂ , A	l ₃ , см	S ₃ , см ²	W ₃	I3, A	W_4	I4, A	l _{б,} мм	тельные условия, $\Phi \cdot 10^{-5}, B \delta$	Опре- делить
18	2.6	37,5	7,8	200	0,525	13	12,8	100	0,2	37,5	10,5	975	-	40	0,25	-	$\Phi_3 - \Phi_1 = 20$	I_3, Φ_2
19	2.9	35	14,6	600	0,3	18	10,2	-	-	40	15	1000	0,2	240	0,5	1	-	Φ_3, Φ_1
20	2.12	20	8,2	515	0,1	7	5,2	105	0,2	17	3,6	150	-	200	0,05	-	Ф ₂ - Ф ₃ =20	Φ_1, I_3
21	2.14	58	58	200	1,3	19	84	-	-	55	55	375	0,4	100	0,8	1,25	-	Φ_2, Φ_1
22	2.15	45	24,7	500	0,5	27	50,4	-	-	48	47,5	300	-	100	1	-	$\Phi_1 = \Phi_3$	Φ_1, I_3
23	2.3	10	1,92	100	-	4,5	1,015	200	0,1	14	1,26	68	0,2	60	0,1	-	$\Phi_1 = 25$	Φ_2, I_1
24	2.4	38	2,97	300	0,15	11	4,9	390	-	43	8,25	-	-	50	0,3	-	Φ ₂ - Φ ₁ =20	Φ_3, I_2
25	2.7	29,8	8,2	-	-	13	2,2	1000	0,1	25	1,82	100	0,75	50	1,5	0,1	-	Φ_3, Φ_2
26	2.8	32	6	75	0,4	10	5	200	-	20	9	-	-	100	0,2	-	$\Phi_1 = \Phi_2$	Φ_2, I_2
27	2.10	32	8,1	725	0,2	12,5	14,1	100	0,3	33	6,9	2000	-	140	0,15	-	Ф3=98	I_3, Φ_1
28	2.11	30	4	38	0,5	10	7	275	-	30	10	300	0,2	200	0,1	-	Φ ₂ - Φ ₁ =20	Φ_2, I_2
29	2.13	110	105	400	0,5	27	177	175	2	100	240	-	-	100	1	0,46	-	Φ_1, Φ_2
30	2.16	48	12,1	-	-	16	12,9	120	1	43	8,8	520	-	200	0,5	-	$\Phi_2 = \Phi_3$	Φ_1, I_3
31	2.1	40	4,1	455	1	10	6	-	-	40	4,15	125	1	125	1	0,5	-	Φ_3, Φ_1
32	2.5	30	4,3	200	0,15	10	8	300	-	20	4,8	100	0,35	50	0,35	-	$\Phi_2 = 0$	Φ_1, I_2
33	2.6	40	8	420	0,25	15	13	125	0,2	30	10	975	-	50	0,1	-	Ф ₃ - Ф ₁ =20	Φ_1, I_3
34	2.9	48	15,6	1000	0,2	20	10,3	-	-	40	15	800	0,25	250	0,04	1	-	Φ_3, Φ_2

TH	ЭК								Дано								Дополни-	
Вариан	Рисунс	l ₁ , см	S_{l}, cm^2	W ₁	I ₁ , A	l ₂ , см	S ₂ , см ²	<i>W</i> ₂	I ₂ , A	l ₃ , см	S ₃ , см ²	W ₃	I ₃ , A	W_4	I4, A	l _{б,} мм	тельные условия, $\Phi \cdot 10^{-5}, B \delta$	Опре- делить
35	2.12	17	7,9	400	0,1	5	4,8	420	0,05	26	4,4	150	-	43	0,5	-	$\Phi_2 - \Phi_3 = 20$	I_3, Φ_2
36	2.14	60	60	400	0,65	20	84	-	-	60	60	300	0,575	50	1,15	1,25	-	Φ_2, Φ_1
37	2.15	50	25	400	0,7	28	51	-	-	50	50	300	-	200	0,35	-	$\Phi_1 = \Phi_3$	Φ_1, I_3
38	2.3	12	2	100	-	4	1	500	0,04	12	1,2	150	0,1	92	0,05	-	$\Phi_1 = 25$	Φ_3, I_1
39	2.4	40	3	200	0,2	12	5	390	-	40	8	-	-	200	0,1	-	$\Phi_2 - \Phi_1 = 20$	Φ_2, I_2
40	2.7	20	8	-	-	7	2	500	0,2	20	1,78	400	0,3	50	0,6	0,1	-	Φ_2, Φ_3
41	2.10	30	8	1450	0,1	12	14	104	0,25	35	7	2000	-	50	0,5	-	Φ3=98	Φ_3 , I ₃
42	2.11	25	3,8	76	0,25	12	7,6	275	-	32	10,1	100	0,5	120	0,25	-	Φ ₂ - Φ ₁ =20	I_2, Φ_1
43	2.13	85	100	2000	0,1	33	200	500	0,7	85	100	-	-	500	0,2	0,52	-	Φ_1, Φ_2
44	2.16	45	12	-	-	15	12	350	0,4	45	9	520	-	400	0,2	-	$\Phi_2 = \Phi_3$	I_3, Φ_3
45	2.1	30	4	300	1,52	10	6	-	-	30	4	50	2,5	50	2,5	0,5	-	Φ_2, Φ_1
46	2.2	100	6,15	300	0,3	33	4,2	200	-	100	10	-	-	300	0,3	-	$\Phi_2 = \Phi_1$	I_2, Φ_3
47	2.5	30	4,3	300	0,1	12	6	300	-	20	4,8	100	0,42	50	0,21	-	$\Phi_2 = 0$	Φ_3, I_2
48	2.6	30	7,3	105	1	11,5	12,3	50	0,3	22,5	10	975	-	100	0,15	-	Φ ₃ - Φ ₁ =20	I_3, Φ_1
49	2.9	32	14,4	300	0,75	25	10,5	-	-	40	15	200	1	50	1,5	1	-	Φ_2, Φ_3
50	2.12	19	8,1	300	0,15	6,5	5,1	210	0,1	15	3,2	150	-	165	0,1	-	Ф2 - Ф3=20	Φ_1, I_3
51	2.14	55	55	260	1	18	84	-	-	57	57	200	1	60	0,5	1,25	-	Φ_3, Φ_2

TH	ЭК								Дано								Дополни-	
Вариан	Рисунс	l ₁ , см	S ₁ , см ²	W ₁	I 1, A	l ₂ , см	S ₂ , см ²	W_2	I ₂ , A	l ₃ , см	S ₃ , см ²	W ₃	I3, A	W_4	I4, A	l _{б,} мм	тельные условия, $\Phi \cdot 10^{-5}, B \delta$	Опре- делить
52	2.15	55	25,3	500	0,5	25	50	-	-	47	45,5	300	-	100	1	-	$\Phi_1 = \Phi_3$	I_3, Φ_3
53	2.12	18	8	205	0,2	6	5	210	0,1	20	4	150	-	410	0,05	-	Ф2 - Ф3=20	Φ_2 , I ₃
54	2.14	63	66,5	650	0,4	21	84	-	-	65	65	100	1,15	50	2,3	1,25	-	Φ_2, Φ_3
55	2.15	52	25,2	600	0,35	29	51	-	-	55	55,3	300	-	200	0,7	-	$\Phi_1 = \Phi_3$	Φ_2, I_3
56	2.3	14	2,07	100	-	5	1,03	100	0,2	10	1,14	300	0,05	46	0,1	-	Φ1=25	Φ_2, I_1
57	2.4	42	3,07	400	0,1	13	5,14	390	-	37	7,9	-	-	100	0,2	-	Φ ₂ - Φ ₁ =20	I_2, Φ_3
58	2.7	42,5	9	-	-	20	2,4	50	2	40,5	2	100	1	250	0,2	0,1	-	Φ_1, Φ_3
59	2.10	34	8,3	290	0,5	13	14,2	155	0,2	31	6,8	2000	-	200	0,1	-	Φ3=98	I_3, Φ_2
60	2.11	32	4,06	76	0,25	14	8,3	275	-	35	10,4	500	0,1	150	0,2	-	Φ ₂ - Φ ₁ =20	I_2, Φ_3
61	2.13	90	100	100	2	30	188	700	0,5	90	100	-	-	100	1	0,5	-	Φ_1, Φ_2
62	2.16	50	12,1	-	-	17	14	340	0,5	40	8,6	520	-	200	0,25	-	$\Phi_2 = \Phi_3$	Φ_2, I_3
63	2.1	20	4	413	1,1	12	6,06	-	-	38	4,05	200	1	50	1	0,5	-	Φ_2, Φ_1
64	2.2	80	5,7	200	0,5	25	3,9	200	-	80	9,5	-	-	40	2	-	$\Phi_2 = \Phi_1$	Φ_1, I_2
65	2.5	20	4	100	0,3	10	8	300	-	30	5,6	150	0,21	50	0,42	-	Ф2=0	I_2, Φ_3
66	2.6	33,5	7,6	500	0,21	12	12	400	0.05	45	11,3	975	-	20	0,5	-	Ф ₃ - Ф ₁ =20	Φ_1, I_3
67	2.9	45	15,4	200	1	22	10,4	-	-	40	15	400	0,5	200	0,5	1	-	Φ_1, Φ_2
68	2.3	11	1,95	100	-	3,5	0,965	400	0,05	13	1,25	55	0,3	20	0,155	-	$\Phi_1 = 25$	I_1, Φ_2

Τł	ЭК								Дано								Дополни-	
Вариан	Рисунс	l ₁ , см	S ₁ , см ²	W ₁	I ₁ , A	l ₂ , см	S ₂ , см ²	<i>W</i> ₂	I ₂ , A	l ₃ , см	S ₃ , см ²	W ₃	I ₃ , A	W_4	I4, A	l _{б,} мм	тельные условия, $\Phi \cdot 10^{-5}, B \delta$	Опре- делить
69	2.4	35	2,9	140	0,25	10	4,75	390	-	45	8,33	-	-	50	0,5	-	$\Phi_2 - \Phi_1 = 20$	I_2, Φ_1
70	2.7	13,5	7,5	-	-	4,32	1,9	100	1	19,8	1,75	200	0,5	200	0,25	0,1	-	Φ_1, Φ_3
71	2.10	28	7,95	290	0,5	11,5	13,8	26	1	37	7,1	2000	-	50	0,5	-	Φ3=98	Φ_2, I_3
72	2.11	28	3,9	38	0,5	8	6,8	275	-	28	9,9	220	0,25	200	0,125	-	$\Phi_2 - \Phi_1 = 20$	Φ_2 , I_2
73	2.13	70	97	550	0,4	35	220	250	1,4	70	92	-	-	200	0,4	0,57	-	Φ_2, Φ_3
74	2.16	43	11,9	-	-	14	11,5	100	1,1	48	9,1	520	-	200	0,55	-	$\Phi_3 = \Phi_2$	I_3, Φ_1
75	2.17	35	40	100	1	10	13,7	-	0,3	30	14,2	-	-	25	2	-	$\Phi_2 = \Phi_3$	W ₂ , Φ ₂
76	2.18	35	4,3	215	1	10	4,8	-	0,1	20	4,4	600	0,1	200	0,2	-	Ф2=0	W_2, Φ_1
77	2.8	18	4,9	100	0,25	10	5	-	0,2	25	9,5	-	-	100	0,25	-	$\Phi_2 = \Phi_1$	W_2, Φ_1
78	2.19	20	7,7	107	0,59	9	4,9	-	0,1	15	2,6	10	0,7	20	0,35	-	$\Phi_2 = 70$	W ₂ , Φ ₃
79	2.20	34	9,5	175	0,1	12	8	-	0,2	28	15,6	40	2,5	14	1,25	-	Φ ₂ - Φ ₁ =30	Φ_3, W_2
80	2.2	90	6	100	1,2	30	4	-	1,1	85	9,7	-	-	100	0,6	-	$\Phi_2 = \Phi_1$	W ₂ , Φ ₂
81	2.17	30	38	500	0,25	17	14,7	-	0,3	45	15,4	-	-	50	0,5	-	$\Phi_2 = \Phi_3$	Φ_3, W_2
82	2.18	25	4	1075	0,2	10	4,8	-	0,1	29	4,8	1000	0,05	250	0,2	-	Ф2=0	W ₂ , Φ ₃
83	2.19	30	8,4	89	0,73	12	5,2	-	0,1	26	3	20	0,4	30	0,2	-	$\Phi_2 = 70$	Φ_1, W_2
84	2.20	26	8,6	125	0,14	13	8,1	-	0,2	22	14,7	20	4,7	25	0,94	-	Φ ₂ - Φ ₁ =30	Φ_1, W_2
85	2.2	85	5,9	150	1	25	3,9	-	1,1	95	9,9	-	-	60	0,5	-	$\Phi_1 = \Phi_2$	W_2, Φ_3

TH	ЭК								Дано								Дополни-	
Вариан	Рисунс	l ₁ , см	S ₁ , см ²	W ₁	I1, A	l ₂ , см	S ₂ , см ²	W_2	I ₂ , A	l ₃ , см	S ₃ , см ²	W ₃	I ₃ , A	W_4	I4, A	l _{б,} мм	тельные условия, $\Phi \cdot 10^{-5}, B \delta$	Опре- делить
86	2.17	45	44	100	0,5	15	14,2	-	0,3	35	13,7	-	-	100	1	-	$\Phi_2 = \Phi_3$	W_2, Φ_1
87	2.18	20	3,9	215	1	10	4,8	-	0,1	26	4,6	400	0,2	200	0,1	-	Ф2=0	W ₂ , Φ ₃
88	2.8	25	5,3	80	0,5	10	5	-	0,2	32	10,2	-	-	40	0,25	-	$\Phi_1 = \Phi_2$	Φ_1, W_2
89	2.19	15	7,2	135	0,47	8	4,8	-	0,1	20	2,9	40	0,2	60	0,1	-	$\Phi_2 = 70$	Φ_1, W_2
90	2.20	30	9	350	0,05	10	7,8	-	0,2	25	15	675	0,1	250	0,2	-	Φ_2 - Φ_1 =30	W ₂ , Φ ₁
91	2.17	40	42	300	0,4	13	14	-	0,3	40	15	-	-	60	0,5	-	$\Phi_3 = \Phi_2$	W ₂ , Φ ₃
92	2.18	30	4,2	430	0,5	10	4,8	-	0,1	32	4,9	100	0,5	50	1	-	$\Phi_2 = 0$	W ₂ , Φ ₁
93	2.17	38	41	250	0,3	12	13,8	-	0,3	50	15,8	-	-	125	0,6	-	$\Phi_2 = \Phi_3$	W ₂ , Φ ₁
94	2.18	18	3,8	860	0,25	10	4,8	-	0,1	23	4,5	70	1	60	0,5	-	$\Phi_2 = 0$	W ₂ , Φ ₂
95	2.8	20	5	200	0,125	10	5	-	0,2	30	10	-	-	100	0,25	-	$\Phi_2 = \Phi_1$	W ₂ , Φ ₁
96	2.19	22	7,8	635	0,1	15	5,5	-	0,1	28	3,1	22	0,5	12	0,25	-	$\Phi_2 = 70$	Φ_2, W_2
97	2.20	25	8,5	250	0,07	14	8,2	-	0,2	23	14,9	68	1,2	90	0,4	-	$\Phi_2 - \Phi_1 = 30$	W ₂ , Φ ₂
98	2.19	25	8	635	0,1	10	5	-	0,1	25	3	50	0,2	40	0,1	-	Ф2=70	Φ_3, W_2
99	2.20	32	9,3	270	0,065	9	7,7	-	0,2	30	15,5	108	0,7	120	0,35	-	Φ ₂ - Φ ₁ =30	W ₂ , Φ ₂
100	2.20	30	8,4	89	1	12	5,2	100	0,2	26	3	20	0,5	30	0,2	0,2	-	Φ_3, Φ_2

2.2 Основные теоретические положения

2.2.1 Технические характеристики ферромагнитных материалов

Ферромагнитные материалы благодаря их способности намагничиваться широко применяют при изготовлении электрических машин, аппаратов и других электротехнических установок. Основными характеристиками их являются: кривая намагничивания, ширина петли гистерезиса и потери мощности при перемагничивании.

Процесс намагничивания ферромагнитного материала можно изобразить в виде кривой намагничивания, которая представляет собой зависимость индукции *В* от напряженности *H* магнитного поля. Так как напряженность магнитного поля определяется силой тока, посредством которого намагничивается ферромагнитный материал, эту кривую можно рассматривать как зависимость индукции от намагничивающего тока *I*.

Кривую намагничивания, можно разбить на три участка: первый участок, на котором магнитная индукция возрастает почти пропорционально намагничивающему току (напряженности поля); второй участок, на котором рост магнитной индукции замедляется («колено» кривой намагничивания), и участок магнитного насыщения, где зависимость *B* от *H* становится опять прямолинейной, но характеризуется медленным нарастанием магнитной индукции при увеличении напряженности поля по сравнению с первым и вторым участками кривой.

Следовательно, при большом насыщении ферромагнитные вещества по способности пропускать магнитный поток приближаются к неферромагнитным материалам (магнитная проницаемость их резко уменьшается). Магнитная индукция, при которой происходит насыщение, зависит от рода ферромагнитного материала.

Свойства ферромагнитных материалов принято характеризовать зависимостью магнитной индукции **B** от напряженности магнитного поля **H**. Различают два основных типа этих зависимостей: *кривые намагничивания* и *гистерезисные петли*.

17

Кривые намагничивания подразделяют на *начальную*, *основную и безгистерезисную*, характеристики которых представлены в таблицах 2.3 – 2.5.

Основная кривая	Геометрическое место вершин симметричных
намагничивания	петель гистерезиса.
Начальная кривая	Кривая намагничивания предварительно
намагничивания	размагниченного сердечника ($B = 0, H = 0$)
	при плавном изменении внешнего поля Н.
	Основная и начальная кривые намагничивания
	практически совпадают.
Кривая размагничивания	Часть предельной петли гистерезиса при
("спинка" гистерезиса)	$B_r < B < 0$ и $-H_c < H_c < 0.$
Частный гистерезисный	Несимметричная петля гистерезиса,
цикл	полученная при неравных значениях
	абсолютных величин + H_{max} и - H_{min}
Предельная петля	Симметричная петля гистерезиса при
гистерезиса	максимально возможном насыщении.

Таблица 2.3 – Кривые намагничивания В(Н)

Таблица 2.4 – Вид петли гистерезиса

Материал	Вид петли гистерезиса
Магнито-мягкий (<i>H_C</i> <4 кА/м):	Петля гистерезиса
железо, электротехнические стали, пермаллой (сплав	узкая, основная кривая
Ni c Fe), оксиферы (химические соединения оксида	намагничивания крутая.
железа Fe ₂ O ₃ с оксидами других металлов). Применяют	Площадь петли
при изготовлении магнитопроводов электрических	гистерезиса небольшая.
машин и аппаратов.	
Магнито-твердый (<i>H_C</i> > 4 кА/м):	Петля гистерезиса
углеродистые стали, платино-кобальтовые и бариевые	широкая, основная
ферриты, вольфрамовые стали.	кривая намагничивания
Применяют для изготовления постоянных магнитов.	пологая.
Магнитный с прямоугольной петлей гистерезиса:	Петля гистерезиса
никель-цинковые ферриты, магний-цинковые ферриты.	имеет почти
Применяют в устройствах вычислительной и	прямоугольную форму:
импульсной техники	$B_r/B_{max} = 0.950.99 -$
	коэффициент
	прямоугольности
	петли.

	п			
$1a0\pi u \pi 2 5 -$	Потери в	реальном нелинеином	инлуктивном	элементе
1 аблица 2.5	1101epn D		пидуктионом	0,10,11,11,10

Вид потерь	Зависимость
Потери в меди - Р _М :	$P_M = R_{oo} \cdot I^2$
Потери в меди обуславливаются наличием в проводах	
обмоток трансформатора электрического	
сопротивления. Ток, протекающий в обмотке, создаёт на	
таком проводнике падение напряжения. На обмотке	
развивается некоторая электрическая мощность и часть	
энергии преобразуется в тепло, нагревающее обмотку.	
Потери на гистерезис в ферромагнитном сердечнике	$P_{\Gamma} = \sigma_{\Gamma} \cdot f \cdot B_{\max}^{n}$
(статические потери) - Р _г :	где
Потери на гистерезис, пропорциональны площади петли	σ_r · washing and
гистерезиса. Материал сердечника можно представить	- коэффициент,
как бы состоящим из большого числа элементарных	характеризующии
магнитов (магнитных диполей), которые в обычном	своиства
состоянии расположены хаотически. При внесении	материала
такого материала в магнитное поле магнитные диполи	сердечника;
начинают поворачиваться в направлении действия	<i>f</i> – частота напряжения;
магнитного поля. Если магнитное поле переменное, то	$n = 1,6$ для $B \le 10^{-4} T_{\pi}$
диполи будут периодически поворачиваться сначала в	$n = 2$ для $B > 10^{-4} T л$
одну, а потом в другую сторону с частотой изменения	
данного поля. При этом возникают силы трения и	
энергия магнитного поля также переходит в тепло,	
нагревающее сердечник. Чем более узкой будет петля	
гистерезиса, тем меньше будут потери на гистерезис.	

Вид потерь	Зависимость
Потери на вихревые токи (динамические потери) -	$P_B = \sigma_B \cdot f^2 \cdot B_{\max}^n$
P _B :	где
Потери на вихревые токи, возникают внутри сердечника	$\sigma_{\rm r}$ · 11
в результате наведения эдс переменным магнитным	^{<i>в</i>} - коэффициент,
потоком. Возникновение вихревых токов (токов Фуко) в	характеризующий
сердечнике можно объяснить следующим образом.	свойства
Сердечник, изготовленный из стали, представляет собой	материала
металлический проводник, помещённый в переменное	сердечника;
магнитное поле. В сердечнике так же, как и в витках	<i>f</i> - частота
любой обмотки, будет создаваться индуктированная	напряжения;
ЭДС, и по сердечнику будет протекать ток. Так как	$n = 1,6$ для $B \le 10^{-4} Tл$
сечение сердечника велико, то его электрическое	$n = 2$ для $B > 10^{-4} Tл$
сопротивление мало. Поэтому токи, протекающие в	
сердечнике, достигают больших величин. При этом	
происходит активный расход энергии и преобразование	
её в тепло, которое нагревает сердечник.	
Уменьшения величины вихревых токов можно добиться,	
выполняя магнитопровод из железных листов,	
изолированных друг от друга.	
Суммарные потери в сердечнике (потери в стали) -	$P_{cT} = P_{T} + P_{B}$
P _{CT}	

2.2.2 Основные величины и законы, характеризующие магнитное поле

Основные величины и законы, характеризующие магнитное поле представлены в таблицах 2.6 – 2.7.

Таблица 2.6 – Основные величины и характеристики магнитного поля

Величина	Зависимость
<i>Магнитная индукция,</i> \vec{B} [Тл]- векторная величина, характеризующая магнитное поле и определяющая силу, действующую на движущуюся электрически заряженную частицу со стороны магнитного поля.	$\vec{B} = \mu_0 \cdot \mu_r \cdot \vec{H} = \mu_a \cdot \vec{H}$
Напряженность магнитного поля, $\vec{H} \begin{bmatrix} A \\ M \end{bmatrix}$ - векторная величина, равная геометрической разности магнитной индукции, деленной на магнитную постоянную, и намагниченности.	$\vec{H} = rac{\vec{B}}{\mu_0} - \vec{J}$, в воздушном зазоре: $H = 0.8 \cdot 10^6 \cdot B$
Магнитная постоянная , μ ₀ [Гн/м] - – это абсолютная магнитная проницаемость вакуума.	$\mu_0=4\cdot\pi\cdot10^{-7}$
Абсолютная магнитная проницаемость, μ_a [Гн/м]	$\mu_a = \mu_0 \cdot \mu_r$
Намагниченность, $\vec{J} \begin{bmatrix} A \\ M \end{bmatrix}$ - векторная величина, характеризующая магнитное состояние вещества, равная пределу отношения магнитного момента, связанного с элементом объема вещества, к объему этого элемента, когда объем и все размеры этого элемента стремятся к нулю.	$\vec{J} = rac{\vec{P}_{M}}{V},$ для изотропных сред: $\vec{J} = \chi \cdot \vec{H},$ где χ - магнитная восприимчивость среды, характеризует магнитные свойства вещества.
Магнитный поток, Φ [Вб] - скалярная величина, равная потоку магнитной индукции.	$\Phi = \int_{S} \vec{B} d\vec{S}$

Таблица 2.7 – Формальное соответствие между магнитной цепью и электрической цепью

Магнитная цепь	Электрическая цепь
Магнитодвижущая сила, [А]:	Электродвижущая сила, [В]:
$F = I \cdot W = \oint_{l} \vec{H} d\vec{l}$	$e = \oint_{l} \vec{E} d\vec{l}$
где W – число витков в катушке.	
Магнитный поток, [Вб]:	Электрический ток, [А]:
$\Phi = \int_{S} \vec{B} d\vec{S}$	$I = \int_{S} \vec{J} d\vec{S}$
Если <i>B=const</i> , то во всех точках сечения	
S	
$\Phi = B \cdot S$	
Магнитное напряжение, [А]:	Электрическое напряжение, [В]:
$U_{Mab} = \int_{a}^{b} \vec{H} d\vec{l}$	$U_{ab} = \int_{a}^{b} \vec{E} d\vec{l}$
Если <i>H=const</i> на участке контура, то	
$U_{Mab} = H \cdot l_{ab}$	
Магнитное сопротивление, $\left[\frac{1}{\Gamma H}\right]$:	Электрическое сопротивление проводника, [Ом]:
$R_M = \frac{l_{cp}}{\mu_r \cdot \mu_0 \cdot S} .$	$R = \frac{\rho \cdot l}{S}$
Где l_{cp} - длина средней линии	
магнитной индукции;	
S – площадь поперечного сечения	
магнитопровода.	

Магнитная цепь	Электрическая цепь
Закон С	Ома
$U_{M} = R_{M} \cdot \Phi = \frac{l_{cp}}{\mu_{r} \cdot \mu_{0} \cdot S} \cdot \Phi$	$U = R \cdot I = \frac{\rho \cdot l}{S} \cdot I$
Принцип непрерывности магнитных	Первый закон Кирхгофа:
силовых линий:	$\sum I = 0$
$\sum_{\kappa} \varPhi_{\kappa} = 0$	
Закон полного тока:	Второй закон Кирхгофа:
$\oint_{l} \vec{H} d\vec{l} = \sum I \cdot W$	$\sum R \cdot I = \sum E$
При постоянном значении <i>H</i> на <i>k</i> участке	
контура:	
$\sum_{k} H_{k} \cdot l_{k} = \sum I \cdot W = \sum_{k} F_{k}$	

2.2.3 Магнитная схема замещения при постоянном магнитном потоке

Магнитные цепи – это совокупность устройств, содержащих ферромагнитные тела, электромагнитные процессы в которых могут быть описаны с помощью понятий магнитодвижущей силы, магнитного потока и разности магнитных потенциалов. Графическое изображение элементов магнитной цепи представлено в таблице 2.8.

Участок магнитной цепи	Обозначение на схеме	Основные зависимости		
Воздушный зазор l_B	Линейное сопротивление	$U_{M} = R_{M} \cdot \Phi = \frac{l_{B}}{\mu_{0} \cdot S} \cdot \Phi =$ $= H_{B} \cdot l_{B}$		
Участок магнитопровода с постоянной площадью сечения S	Нелинейное сопротивление	$U_{M}(\Phi) = H(B) \cdot l$, _{где} $B = \frac{\Phi}{S}$, l- длина участка по средней линии.		
Индуктивный элемент с протекающим по нему током I — Ф W	Магнитодвижущая сила (направление определяем по правилу правой руки)	$F = I \cdot W$		

Таблица 2.8 – Составление магнитной схемы замещения

2.2.4 Расчет разветвленных магнитных цепей при постоянном магнитном потоке

В задании к курсовой работе приведен рисунок магнитной цепи. Учитывая заданные величины и дополнительные условия, составляется магнитная схема замещения и составляются четыре уравнения по законам Кирхгофа: одно уравнение по первому закону Кирхгофа для магнитных потоков и три уравнения по второму закону Кирхгофа, которые должны определять магнитное напряжение между узлами цепи через параметры ветвей. При составлении этих уравнений направления магнитных потоков, указанных в столбце «Дополнительное условие» таблицы 2.2, необходимо принять такими, какими они указаны на схемах, а направления остальных магнитных потоков можно задавать произвольно.

Рассмотрим расчет магнитной цепи, представленной на рисунке 2.21.



Рисунок 2.21 – Магнитная цепь и схема замещения

Для магнитной цепи, рисунок 2.21, уравнения, необходимые для решения задачи имеют следующий вид:

$$\boldsymbol{\Phi}_1 + \boldsymbol{\Phi}_2 = \boldsymbol{\Phi}_3, \tag{2.1}$$

$$U_{M_{ab}} = F_1 - H_1 l_1, (2.2)$$

$$U_{M_{ab}} = F_2 - H_2 l_2, (2.3)$$

$$U_{M_{ab}} = H_3(l_3 + l_3) + H_B \cdot \delta.$$
(2.4)

Порядок решения этой системы нелинейных уравнений зависит от конкретных условий задачи. Алгоритм решения представлен в таблице 2.9.

Таблица 2.9 – Алгоритм решения

N⁰	Заданные величины	Требуется определить		Последовательность решения
1	Намагничива	Магнитные	1)	По правым частям уравнений (2.2), (2.3),
	ющие силы	потоки $\Phi_1;$		(2.4) на графике строятся веберамперные
	$F_1 = W_1 I_1$ и	Ф ₂ и Ф ₃ .		характеристики всех трех ветвей.
	$F_2 = W_2 I_2,$		2)	На основании уравнения (2.1) строится
				суммарная вебер-амперная
				характеристика 1 и 2 ветвей и находится
				точка пересечения этой суммарной
				характеристики с вебер-амперной
				характеристикой третьей ветви.
			3)	Найденная точка пересечения определит
				$U_{M_{ab}}$ и Φ_3 .
				Магнитные потоки Φ_1 и Φ_2 определяются
				затем по магнитному напряжению $U_{\scriptscriptstyle Mab}$ с
				помощью вебер-амперных характеристик
				первой и второй ветвей.
2	Один	Намагничиваю	1)	По правым частям уравнений (2.3), (2.4)
	магнитный	щую силу		на графике строятся вебер-амперные
	поток,	$F_1 = W_1 I_1$ и		характеристики 2 и 3 ветвей.
	например, Φ_1	магнитные	2)	На основании уравнения (2.1) к вебер-
	и одна	потоки Φ_2 и		амперной характеристике второй ветви
	намагничиваю	$\Phi_3.$		прибавляется постоянный магнитный
	щая сила			поток \varPhi_1 .
	$F_2 = W_2 I_2$		3)	Находится точка пересечения полученной
				кривой с вебер-амперной
				характеристикой третьей ветви.

NG.	Заданные	Требуется	Поодородорато и ности полнония	
JAR	величины	определить	последовательность решения	
3	Один магнитный поток Φ_2 и намагничиваю щая сила в той же ветви $F_2 = W_2 I_2$	Намагничиваю щую силу F_1 , магнитные потоки Φ_1 , Φ_3 .	 4) Точка пересечения определит U_{Mab} и Φ₃. 5) Магнитный поток Φ₂ определится затем по значению Φ₁ и вебер-амперной характеристике второй ветви. 6) Намагничивающая сила F₁ после этого определится из уравнения (2.2). 1) Из уравнения (2.3) находится магнитное напряжение U_{Mab}. 2) По уравнению (2.4) строится веберамперная характеристика третьей ветви и по значению U_{Mab} находится магнитный поток Φ₃. 3) По уравнению (2.1) определяется Φ₁. 4) Из уравнения (2.2) вычисляется намагничивающая сила F₁ = W₁I₁. 	
4	Один магнитный поток Φ_1 =0 и намагничиваю щая сила $F_2 = W_2 I_2$	Намагничиваю щую силу F_1 , магнитные потоки Φ_2 , Φ_3 .	 Из уравнения (2.2) следует F₁ = U_{Mab}, а для определения магнитного напряжения U_{Mab} необходимо решить графически уравнения (2.3) и (2.4). По правым частям уравнений (2.3) и (2.4) строятся вебер-амперные характеристики второй и третьей ветвей и находится их точка пересечения, которая определит U_{Mab}и Φ₂ = Φ₃. 	

Продолжение таблицы 2.9

№	Заданные величины	Требуется определить	Последовательность решения
5	Один магнитный поток $\Phi_1=0$ и намагничиваю щая сила в той же ветви $F_1 = W_1 I_1$	Намагничиваю щую силу F_2 , магнитные потоки Φ_2 , Φ_3 .	 Из уравнения (2.1) находится магнитное напряжение U_{Mab}=F₁. По правой части уравнения (2.4) строится вебер-амперная характеристика третьей ветви и по значению U_{Mab} находится магнитный поток Ф₃. Из уравнения (2.1) следует, что Φ₂ = Φ₃ и из уравнения (2.3) вычисляется намагничивающая сила F₂ = W₂I₂.
6	Разность магнитных потоков $\Phi_1 - \Phi_2 = \Phi_3$ и и намагничиваю щая сила $F_2 = W_2 I_2$	Намагничиваю щую силу F_1 ; магнитные потоки Φ_1 ; $\Phi_2; \Phi_3$.	 Учитывая, что намагничивающая сила F₁ неизвестна, из уравнения (2.1) с помощью заданного условия Φ₁-Φ₂=Φ₃ исключают магнитный поток Φ₁. Получается уравнение: Φ₁ + 2Φ₂ = Φ₃, которое решается графически. По правым частям уравнений (2.3) и (2.4) строятся вебер-амперные характеристики второй и третьей ветви. Ординаты вебер-амперной характеристики второй ветви удваиваются и прибавляются постоянный магнитный поток Φ₁. Находится точка пересечения полученной кривой с вебер-амперной характеристикой третьей ветви.

N⁰	Заданные величины	Требуется определить	Последовательность решения		
			 б) Точка пересечение определит магни напряжение U_{маb} и магнитный пото 	итное ок Φ_3 .	
			5) По значению U _{маb} с помощью вебе заперной характеристики второй ве	р-	
			находится магнитный поток Φ_2 .	J I BH	
			7) Из уравнения (2.1) затем находится магнитный поток Φ_1 и из уравнения намагничивающая сила $F_1 = W_1 I_1$.	म (2.2)	

2.3 Использование системы MathCad для расчета магнитных цепей

Расчет нелинейных и магнитных цепей можно значительно упростить, если использовать возможности и средства системы MathCad. Расчет можно проводить как аналитическим, так и графическим способом. При этом, очень часто, изначально необходимо аппроксимировать заданную таблично нелинейную функцию. Рассмотрим выполнение операции аппроксимации в системе MathCad с помощью функции **interp.**

В расчете точки кривой намагничивания необходимо соединить не ломаной линией, а гладкой кривой. Для этих целей применяют интерполяцию кубическими сплайнами, т. е. отрезками кубических парабол.

• interp(HB,H,B,x) — функция, аппроксимирующая данные векторов Н и В кубическими сплайнами;

• **НВ** — вектор вторых производных, созданный функцией lspline;

• Н — вектор действительных данных аргумента, элементы которого расположены в порядке возрастания;

• В — вектор действительных данных значений того же размера;

• **х** — значение аргумента, при котором вычисляется интерполирующая функция.

Пример 1: Построение нелинейной функции посредством функции интерполяции interp.

Используем следующий алгоритм:

- 1. Создайте векторы, содержащие заданные координаты точек нелинейной функции, рисунок 2.22. Элементы должны располагаться **строго** в порядке возрастания. На рисунке 2.22 эти вектора обозначены как **В** и **H**.
- 2. Вычислите вектор **lspline**(*H*, *B*). В примере 1 на рисунке 2.22 это вектор *HB*. Аналогично вычисляем вектор *BH*.
- 3. Определите интерполируемые значения в заданных точках, используя функцию interp(*HB*, *H*, *B*, *x*).

4. Постройте аппроксимирующую функцию Bapp(x).



Рисунок 2.22 – Аппроксимация кривой намагничивания в системе MathCad

Пример 2: Аналитическое решение системы нелинейных уравнений в системе MathCad

Задана магнитная цепь постоянного тока, рисунок 2.23. Известны геометрические размеры магнитопровода и кривая намагничивания стали. Требуется при известных токах в обмотках определить магнитные потоки $\boldsymbol{\Phi}_1$, $\boldsymbol{\Phi}_2$, $\boldsymbol{\Phi}_3$.



Рисунок 2.23 – Магнитная цепь и схема замещения

Решение:

- Зададим с помощью оператора присваивания числовые значения параметров и геометрические размеры магнитопровода.
- Проведем аппроксимацию кривой намагничивания B(H), аналогично примеру
 1.
- 3. Составим систему нелинейных уравнений по законам Кирхгофа для магнитной схемы замещения.
- 4. Используя блок Given Find решаем составленную систему нелинейных уравнений итерационным методом, предварительно задав начальные значения $\Phi_1, \Phi_2, \Phi_3, U_{mab}$.

Численное решение системы нелинейных уравнений в системе Mathcad представлено на рисунке 2.24.

Вводим функцию, вычисляющую значение напряженности магнитного поля в зависимости от значения магнитного потока и площади сечения

$$H_{m}(\Phi, S) := if \left(\Phi \ge 0, interp \left(BH, B, H, \frac{|\Phi|}{S} \right), -interp \left(BH, B, H, \frac{|\Phi|}{S} \right) \right)$$
Peшaeм систему уравнений

$$\Phi_{1} := 0.001 \qquad \Phi_{2} := -0.001 \qquad U_{mab} := 0 \qquad \Phi_{3} := 0.001$$
Given

$$-\Phi_{1} + \Phi_{2} + \Phi_{3} = 0$$

$$-H_{m}(\Phi_{1}, S_{1}) \cdot L_{1} + U_{mab} - Rm\delta \cdot \Phi_{1} = 0$$

$$H_{m}(\Phi_{2}, S_{2}) \cdot L_{2} + U_{mab} = F_{2}$$

$$H_{m}(\Phi_{3}, S_{3}) \cdot L_{3} + U_{mab} = F_{3}$$
rezult := Find($\Phi_{1}, \Phi_{2}, \Phi_{3}, U_{mab}$)

$$rezult := Find($\Phi_{1}, \Phi_{2}, \Phi_{3}, U_{mab}$)

$$rezult := Find($\Phi_{1}, \Phi_{2}, \Phi_{3}, U_{mab}$)$$$$

Рисунок 2.24 – Численное решение системы нелинейных уравнений в Mathcad

Следует отметить, что точность и продолжительность вычислений зависят от начальных (нулевых) приближений искомых величин $\boldsymbol{\Phi}_1, \boldsymbol{\Phi}_2, \boldsymbol{\Phi}_3$.

Пример 3: Графическое решение системы нелинейных уравнений в системе MathCad

Рассмотрим ту же самую магнитную цепь, что и в примере 2. Требуется определить, как и в примере 2, магнитные потоки $\boldsymbol{\Phi}_1, \boldsymbol{\Phi}_2, \boldsymbol{\Phi}_3$.

Решение:

1) Объединим заданные и промежуточные расчетные значения в виде векторов-строк с помощью функции **stack** в таблицу, рисунок 2.25. Необходимо

отметить, что вектор-строки размешаются в том порядке, в котором представлен список аргументов функции **stack**, то есть в первой строке указаны значения магнитной индукции B, во второй – напряженности магнитного поля H, в третьей – магнитное напряжение U_{m11} и так далее по списку.

2) Постройте аппроксимирующие кривые $\Phi_1(U_{mab})$, $\Phi_2(U_{mab})$, $\Phi_3(U_{mab})$ с помощью функции linterp (U_m , Φ , U_{mab}). Следует отметить, что при использовании функции linterp необходимо, чтобы элементы вектора аргумента функции $\Phi(U_{mab})$ располагались в порядке возрастания. Если по результатам расчета они убывают, то применяют функцию reverse, которая выводит новый вектор с обратным расположением элементов.

Аргументы *U_m* функций **linterp** определяются правыми частями уравнений, составленных по второму закону Кирхгофа.

3) Определение точки пересечения аппроксимированных кривых определяется, согласно уравнению, составленному по первому закону Кирхгофа:

 $\Phi_1(U_{mab}) = \Phi_2(U_{mab}) + \Phi_3(U_{mab}).$

Графическое решение системы нелинейных уравнений в системе Mathcad представлено на рисунке 2.26.

OF	RIGI	N.:= 1									
F.	;= :	500 F ₃	:= 9	00	L. :=	0.97	L ₂ := 0	.34	L ₃ := 0	.9695 <u>δ</u> :=	0.5·10 ⁻³
$S_1 := 0.003$ $S_2 := 0.00325$					s ₃ :=	0.003	n :=	12	$\mathbf{k} \coloneqq 1$.n μ0 :=	$4 \cdot \pi \cdot 10^{-7}$
$ \begin{split} \mathbf{B} &:= (0 \ 0.73 \ 0.99 \ 1.16 \ 1.29 \ 1.44 \ 1.59 \ 1.69 \ 1.76 \ 1.81 \ 1.86 \ 1.9) \\ \mathbf{H} &:= (0 \ 100 \ 200 \ 400 \ 700 \ 1500 \ 4000 \ 9000 \ 15000 \ 21000 \ 28000 \ 35000) \\ \end{split} \\ \mathbf{Um} \delta &:= \frac{\mathbf{B} \cdot \delta}{\mu 0} \\ \Phi_{\mathbf{M}} &:= \mathbf{B} \cdot \mathbf{S}_1 \Phi_2 &:= \mathbf{B} \cdot \mathbf{S}_2 \Phi_3 &:= \mathbf{B} \cdot \mathbf{S}_3 \mathbf{Um}_1 &:= \mathbf{H} \cdot \mathbf{L}_1 \ \mathbf{Um}_2 &:= \mathbf{H} \cdot \mathbf{L}_2 \ \mathbf{Um}_3 &:= \mathbf{H} \cdot \mathbf{L}_3 \end{split} $											
Ur	n ₁₁	:= Um ₁ + Ur	nð	Um ₂₂ :	= F ₂ -	Um ₂	Um ₃₃	:=	F ₃ - Um ₃		
St	;= s	- tack(B,H,U	m ₁₁	,Φ ₁ ,Um	2, ⁴ 2,	- Um ₃₃ ,	,Φ ₃)		5 5		
		1		2	3		4		5	6	
	1	0		0.73		0.99	1.	16	1.29	1.44	
	2	0	100		200		400		700	1.5.103	
St =	3	0	387.458		587.908		849.549		1.192 [.] 10 ³	2.028·10 ³	
	4	0	2.19 [.] 10 ⁻³		2.97·10 ⁻³		3.48·10 ⁻³		3.87·10 ⁻³	4.32·10 ⁻³	
	5	500	466		432		3	64	262	-10	
	6	0	2.373·10 ⁻³		3.217 [.]	10-3	3.77.10)-3	4.192∙10 ⁻³	4.68·10 ⁻³	
	7	900	1	803.05	706.1		512	.2	221.35	-554.25	
	8	0	2.1	9.10-3	2.97	10-3	3.48.10)-3	3.87·10 ⁻³		
		8		9			10		11	12]
	1	1	.69		1.76		1.81		1.86	1.9]
	2	9.1	.03	1.5	5.104 2		2.1.104		2.8·10 ⁴	3.5.104	
	3	9.402.1	.03	1.525	5.104 2.1		09.104		2.79 [.] 10 ⁴	3.471.104	
St =	4	5.07.1	0-3	5.28	·10-3	5.4	43·10-3		5.58·10 ⁻³	5.7·10 ⁻³	
	5	-2.56.1	.03	-4.6	5·10 ³	-6.	64·10 ³	-	-9.02·10 ³	-1.14·10 ⁴	
	6	5.492.1	0-3	5.72	·10-3	5.88	32.10-3	6	.045.10-3	6.175.10-3	
	7	-7.825.1	03	-1.364	·10 ⁴	-1.9	46.104	-2	2.625.104	-3.303.104	
	8	5.07.10-3		5.28	10-3	5.4	43.10-3		5.58·10 ⁻³		J

Рисунок 2.25 – Исходные данные и результаты расчетов




Различие в результатах численного и графического решения системы нелинейных уравнений магнитной цепи получено на уровне допустимой погрешности.

Пример 4: Решение системы нелинейных уравнений в системе MathCad при других исходных данных

Расчет магнитной цепи, представленной в примере 2, с другими исходными данными в системе MathCad представлен на рисунках 2.27 – 2.29.

$$\begin{split} R_{m\delta} &:= \frac{\delta}{S_1 \cdot \mu_0} \quad R_{m\delta} = 1.5915 \times 10^5 \\ B_2 &:= \frac{\Phi_2}{S_2} \quad B_2 = 0.64 \text{ Tr} \\ F_2 &:= I_2 \cdot w_2 \quad F_2 = 594 \quad A \\ H_m(\Phi, S) &:= if \left(\Phi \ge 0, interp \left(BH, B, H, \frac{|\Phi|}{S} \right), -interp \left(BH, B, H, \frac{|\Phi|}{S} \right) \right) \\ \Phi_1 &:= 0 \quad \Phi_3 &:= 0 \quad U_{mab} &:= 0 \quad I_1 &:= 2 \\ \text{Given} \\ \Phi_1 + \Phi_2 - \Phi_3 &= 0 \\ H_m(\Phi_1, S_1) \cdot I_1 + U_{mab} + R_{m\delta} \cdot \Phi_1 &= I_1 \cdot w_1 \\ H_m(\Phi_2, S_2) \cdot I_2 + U_{mab} &= I_2 \cdot w_2 \\ -H_m(\Phi_3, S_3) \cdot I_3 + U_{mab} &= 0 \\ \left(\begin{array}{c} \Phi_{1pem} \\ \Psi_{3pem} \\ U_{mabr} \\ I_{1pem} \end{array} \right) &:= Find \left(\Phi_1, \Phi_3, U_{mab}, I_1 \right) \\ \Phi_{1pem} &= 1.2306 \times 10^{-3} \quad B6 \qquad \Phi_{3pem} &= 2.0306 \times 10^{-3} \quad B6 \\ I_{1pem} &= 2.8859 \quad A \qquad U_{mabr} &= 571.1073 \quad A \\ B_1 &:= \frac{\Phi_{1pem}}{S_1} \quad B_1 &= 0.8204 \quad \text{Tr} \qquad B_3 &:= \frac{\Phi_{3pem}}{S_3} \quad B_3 &= 1.3537 \quad \text{Tr} \end{split}$$



ORIGIN := 1 n := 12 k := 1..n $B := (0 \ 0.73 \ 0.99 \ 1.16 \ 1.29 \ 1.44 \ 1.59 \ 1.69 \ 1.76 \ 1.81 \ 1.86 \ 1.9)$ $H := (0 \ 100 \ 200 \ 400 \ 700 \ 1500 \ 4000 \ 9000 \ 15000 \ 21000 \ 28000 \ 35000)$ $Um\delta := \frac{B \cdot \delta}{\mu_0}$ $\mathrm{Um}_1 \coloneqq \mathrm{H} \cdot \mathfrak{l}_1 \qquad \qquad \mathrm{Um}_2 \coloneqq \mathrm{H} \cdot \mathfrak{l}_2 \qquad \qquad \mathrm{Um}_3 \coloneqq \mathrm{H} \cdot \mathfrak{l}_3$ $F_1 := I_{1pem} \cdot w_1$ $F_1 = 836.9129$ A $\mathbf{F}_{2*} := \mathbf{I}_2 \cdot \mathbf{w}_2 \qquad \mathbf{F}_2 = 594 \quad \mathbf{A}$ $Um_{11} := (-Um)_1 - Um\delta + F_1$ $Um_{22} := F_2 - Um_2$ Um33 := Um3 + St := stack $(B, H, Um_{11}, \Phi_1, Um_{22}, \Phi_2, Um_{33}, \Phi_3)$ 2 4 1 3 5 0 0.73 0.99 1.16 1.29 1 2 0 100 200 400 700 3 836.9129 603.6683 482.6279 324.1033 116.1581 St = 1.095.10-3 1.485.10-3 1.74.10-3 1.935.10-3 4 0 5 594 567 540 486 405 6 0 9.125.10-4 1.2375.10-3 1.45·10⁻³ 1.6125.10-3 7 236 0 59 118 413 1.095.10-3 8 0 1.485.10-3 1.74.10-3 •••

Рисунок 2.28 – Продолжение реализации решения примера 2



Рисунок 2.29 – Окончание реализации решения примера 2

2.4 Пример расчета

В магнитной цепи (рисунок 2.30, а) определить магнитные потоки Φ_1 , Φ_2 , Φ_3 и намагничивающую силу F_3 , если $F_1=I_1W_1=50$ A, $l_1=l_3=20$ см; $l_2=10$ см; $S_1=40$ см²; $S_2=20$ см²; $S_3=30$ см².

Дополнительное условие: $\Phi_2 = \Phi_3$.



Характеристика магнитного материала В(Н) задана в таблице 2.10.

Таблица 2.10

В	Тл	0	0,1	0,2	0,3	0,4	0,5	0,6	0,7	0,8	0,9	1,0	1,1	1,2
Н	А/м	0	20	35	54	73	98	118	150	185	235	300	402	610

Решение:

- Составим схему замещения, рисунок 2.30 б). На схеме замещения обозначим условные положительные направления магнитных потоков и магнитного напряжения между узлами магнитопровода.
- Составим систему уравнений на основании первого и второго законов Кирхгофа для магнитной цепи:

$$\begin{cases} \Phi_{1} - \Phi_{2} - \Phi_{3} = 0 \\ U_{Mab} + H_{1}l_{1} = F_{1} \\ U_{Mab} - H_{2}l_{2} = 0 \\ U_{Mab} - H_{3}l_{3} = -F_{3} \end{cases}$$

Учитывая дополнительное условие $\Phi_2 = \Phi_3$, первое уравнение системы можно переписать:

$$\begin{cases} \Phi_{1} - 2 \cdot \Phi_{2} = 0 \\ U_{Mab} = F_{1} - H_{1}l_{1} \\ U_{Mab} = H_{2}l_{2} \\ U_{Mab} = -F_{3} + H_{3}l_{3} \end{cases}$$

- 3) По известной кривой намагничивания B(H) найдем зависимости $\Phi_1(U_{Mab}); \Phi_2(U_{Mab})$. Учитывая, что $\Phi = BS$ составим таблицу 2.11.
- 4) Для графического решения составленной системы уравнений построим на основании второго и третьего уравнений системы графики зависимости, рисунок 2.31: $\Phi_2 = f_2(H_2l_2)$; $\Phi_1 = f_1(F_1 H_1l_1)$.
- 5) Согласно первому уравнению системы решение будет определяться в точке пересечение кривых $\Phi_1(F_1 H_1l_1) = 2 \cdot \Phi_2(H_2l_2)$. Следовательно, необходимо построить зависимость $2 \cdot \Phi_2(H_2l_2)$ и найти точку пересечения.

T ~	2	1	1
Гаолина			L
таолица	2.	· •	

В	Тл	0,1	0,2	0,3	0,4	0,5	0,6	0,7	0,8	0,9	1,0	1,1	1,2
Н	А/м	20	35	54	73	98	118	150	185	235	300	402	610
$\Phi_2 = BS_2$	$B \delta \cdot 10^{-4}$	2	4	6	8	10	12	14	16	18	20	22	24
$\Phi_3=BS_3$	$B \vec{o} \cdot 10^{-4}$	3	6	9	12	15	18	21	24	27	30	33	36
$H_2 l_2$	A	2	3,5	5,4	7,3	9,8	11,8	15	18,5	23,5	30	40,2	61
$H_1 l_1$	A	4	7	10,8	14,6	19,6	23,6	30	37	47	60	80,4	122
$\Phi_1 = BS_1$	$B \delta \cdot 10^{-4}$	4	8	12	16	20	24	28	32	36	40	44	48
$\boldsymbol{F}_{1}\boldsymbol{\cdot}\boldsymbol{H}_{1}\boldsymbol{l}_{1}$	A	46	43	39,2	35,4	30,4	26,4	20	13	3	-10	-30,4	-72



Рисунок 2.31 – Графическое решение системы уравнений

Из графика определяем:

$$\Phi_1 = 30 \cdot 10^{-4} B6; \Phi_2 = \Phi_3 = 15 \cdot 10^{-4} B6; U_{Mab} = H_2 l_2 = 17 A.$$

6) Для определения F_3 найдем:

$$B_3 = \frac{\Phi_3}{S_3} = \frac{15 \cdot 10^{-4}}{30 \cdot 10^{-4}} = 0.5 \cdot T\pi$$

По кривой намагничивания В(Н) получим Н₃=98 А/м=0,98 А/см.

$$H_3 l_3 = 98 \cdot 20 \cdot 10^{-2} = 19,6$$
 A.

 $F_3 = I_3 W_3$ найдем из четвертого уравнения системы:

$$I_3W_3 = H_3l_3 - U_{Mab} = 19,6 - 17 = 2,6A$$
.

OTBET: $\Phi_1 = 30 \cdot 10^{-4} B \delta$; $\Phi_2 = \Phi_3 = 15 \cdot 10^{-4} B \delta$; $F_3 = I_3 W_3 = 2,6 A$.

7) Выполним проверку, решив систему уравнений в MathCad, рисунок 2.32.



Рисунок 2.32 – Реализация решения в MathCad

3 Исследование трехфазной цепи со статической нагрузкой

3.1 Задание № 2

Для указанных в таблице 3.1 схем соединения и режимов работы трехфазной цепи (ТФЦ) с заданной симметричной системой напряжений на входе выполнить следующее:

1) рассчитать все токи;

2) проверить баланс активной, реактивной и полной комплексной мощностей;

3) построить векторную диаграмму токов и напряжений;

4) исследовать модель трехфазной цепи в симуляторе работы электрической цепи, указанном преподавателем. Измерить значения токов и сравнить их с действующими значениями токов, рассчитанными в пункте 1.

Обмотки генератора соединены звездой. Известны фазное напряжение генератора $U_{\phi c}$, сопротивления фаз нагрузки.

Параметры схемы выбираются из таблицы 3.2 по варианту, установленному преподавателем.

N⁰	Схема соединения нагрузки	Характеристика режима работы
1	Звезда с нулевым проводом	Полнофазный режим, сопротивления фаз
		нагрузки Z_A , Z_B , Z_C (рисунок 3.1 а)
2	Звезда с нулевым проводом	Аварийный режим, обрыв линейного провода в
		указанной фазе
3	Звезда	Полнофазный режим, сопротивления фаз
		нагрузки <u>Z</u> _A , <u>Z</u> _B , <u>Z</u> _C (рисунок 3.1 б)
4	Звезда	Аварийный режим, обрыв линейного провода в
		указанной фазе
5	Звезда	Аварийный режим, короткое замыкание в
		указанной фазе сопротивления нагрузки

Таблица 3.1 - Схемы соединения и режимы работы трехфазной цепи

№	Схема соединения нагрузки	Характеристика режима работы
6	Треугольник	Полнофазный режим, сопротивления фаз
		нагрузки <u>Z</u> _{ab} , <u>Z</u> _{bc} , <u>Z</u> _{ca} (рисунок 3.1 в)
7	Треугольник	Аварийный режим, обрыв линейного провода
		в указанной фазе
8	Треугольник	Аварийный режим, обрыв указанной фазы
		нагрузки



 \dot{U}_{ab}

Рисунок 3.1 – Схемы соединения

Таблица	3.2 – I	Тараметр	зы схем

i	Фазное			Co	проти	влені	ия фаз	6			Обрыв	Обрыв фазы
	напряжение	Фаз	a A (a	в)	Фа	за В (BC)	Фа	за С ((ca)	линейного	нагрузки
	генератора										провода	(для схемы
$\mathbf{B}_{\mathbf{B}}^{a}$	$U_{\phi_{\mathcal{F}}}$	R_A	X_{LA}	X_{CA}	R_B	X_{LB}	X_{CB}	R_C	X_{LC}	X_{CC}	(к.з. фазы)	треугольник)
	В	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом		
\dot{I}_{B} 1	127	25	10	-	30	20	-	10	-	5	Aa	ab
2	220	30	-	20	45	-	-		10	-	Bb	bc
^{<i>I</i>} ^{<i>A</i>} 3	380	-	30	-	50	50	10	25	-	5	Cc	ca
\dot{I}_{bc}^{4}	127	55	40	-	60	-	-	25	5	20	Aa	ca
. 5	220	40	-	50	55	60	-	20	-	-	Bb	ab
I_{ab6}	380	30	40	20	-	30	-	20	10	-	Cc	bc
\dot{U}_{r}^{7}	127	25	-	-	30	-	40	10	15	30	Aa	bc
8	220	-	-	60	70	80	-	40		50	Bb	ca
$U_A 9$	380	10	20	-	25	30		15	10	-	Cc	ab
10	127	25	5	20	30	-	20	-	-	25	Aa	ab
11	220	25	15	-	35	-	-	15	-	10	Bb	bc

$$I_{ca}$$

	Фазное	Сопротивления фаз								Обрыв	Обрыв	
ΗT	напряжение	Фаз	a A (a	в)	Фа	за В ((BC)	Фа	аза С ((ca)	линейного	фазы
оиа	генератора										провода	нагрузки
Baj											(к.з. фазы)	(для схемы
												треугольни
12	380	55	45	_	45	55	2.5	20	_	20	Cc	ca
12	107	20		10	20	20		10	20	10	<u> </u>	
15	127	20	-	10	30	20		10	50	10	Aa	Ca
14	220	30	-	-	40	30	-	15	-	20	Bb	ab
15	380	40	50	20	50	-	40	-	35	-	Cc	bc
16	127	70	-	85	55	65	-	75	-	-	Aa	bc
17	220	45	-	-	30	30	-	20	-	10	Bb	ca
18	380	50	40	10	60	-	60	25	-	-	Cc	ab
19	127	60	-	-	-	50	-	25	10	-	Aa	ab
20	220	55	60	-	50	-	30	25	15	-	Bb	Bc
21	380	-	30	-	20	40	-	30	-	-	Cc	ca
22	127	30	30	-	45	-	-	30	-	20	Aa	ca
23	220	50	-	40	40	50	20	-	35	-	Bb	ab
24	380	70	50	-	30	-	45	35	-	-	Cc	bc
25	127	-	-	20	20	30	-	40	-	50	Aa	bc
26	220	35	-	-	50	-	40	40	30	10	Bb	ca
27	380	45	55	20	30	-	50	50	40	-	Cc	ab
28	127	80	85	20	60	-	-	-	75	-	Aa	ab
29	220	40	30	-	45	-	25	-	-	45	Bb	bc
30	380	50	-	40	45	50	-	75	-	-	Cc	ca
31	127	25	10	-	30	20	-	10	-	5	Aa	ca
32	220	30	-	20	45	-	-		10	-	Bb	ab
33	380	-	30	-	50	50	10	25	-	5	Cc	bc
34	127	55	40	-	60	-	-	25	5	20	Aa	bc
35	220	40	-	50	55	60	-	45	-	-	Bb	ca
36	380	30	40	20	-	30	-	45	10	-	Cc	ab
37	127	25	-	-	30	-	40	30	15	20	Aa	ab

C .	Фазное	Со	противления фаз						Обрыв	Обрыв фазы		
ант	напряжение	Фаз	a A (a	в)	Фа	за В ((вс)	Фа	ва С ((ca)	линейного	нагрузки
ари	генератора										провода	(для схемы
B											(к.з. фазы)	треугольник)
38	220	-	-	60	70	80	-	45		20	Bb	bc
39	380	10	20	-	25	30		50	10	-	Cc	ca
40	127	25	5	50	30	-	20	60	-	40	Aa	ca
41	220	25	15	-	35	-	-	55		-	Bb	ab
42	380	55	45	60	45	55	25	20		20	Cc	bc
43	127	20	-	30	30	20		10	30	-	Aa	bc
44	220	30	-	-	40	30	-	15	-	-	Bb	ca
45	380	40	50	80	50	-	40	-	35	50	Cc	ab
46	127	25	25	20	30	-	20	-	-	25	Aa	ab
47	220	25	25	-	35	-	-	15		10	Bb	bc
48	380	55	30	-	45	55	25	20		20	Cc	ca
49	127	30	30	10	30	20	10	10	30	10	Aa	са
50	220	35	-	-	40	30	20	15	-	20	Bb	ab
51	380	45	35	20	50	-	10	-	35	-	Cc	bc
52	127	30	40	85	55	65	20	75	-	-	Aa	bc
53	220	40	40	-	30	30	-	20	-	10	Bb	са
54	380	50	25	10	60	-	-	25	-	-	Cc	ab
55	127	55	-	-	-	50	10	25	10	-	Aa	ab
56	220	60	50	-	35	-	30	25	15	-	Bb	bc
57	380	30	20	-	40	40	-	30	-	-	Cc	ca
58	127	30	45	-	40	-	-	30	-	40	Aa	ca
59	220	-	40	40	50	50	20	-	35	40	Bb	ab
60	380	50	30	-	35	-	45	35	-	50	Cc	bc
61	127	-	20	20	40	30	-	40	-	-	Aa	bc
62	220	-	50	-	50	-	40	40	30	-	Bb	са
63	380	55	30	20	30	-	50	50	40	75	Cc	ab

r .	Фазное			Со	противления фаз						Обрыв	Обрыв фазы
ант	напряжение	Фаз	a A (a	в)	Фа	за В ((BC)	Фа	ва С ((ca)	линейного	нагрузки
ида	генератора										провода	(для схемы
B											(к.з. фазы)	треугольник)
64	127	85	60	20	60	-	-	-	75	25	Aa	ab
65	220	30	45	-	45	-	25	-	-	25	Bb	bc
66	380	-	-	40	45	50	-	75	-	-	Cc	ca
67	127	-	-	-	-	50	-	25	10	-	Aa	са
68	220	65	60	-	55	-	35	25	15	-	Bb	ab
69	380	-	35	-	20	40	Ι	35	-	-	Cc	bc
70	127	-	30	-	50	50	10	25	-	5	Aa	bc
71	220	-	-	60	70	80	-	40		50	Bb	са
72	380	10	20	-	25	30		15	10	-	Cc	ab
73	127	20	-	10	30	20		10	30	10	Aa	ab
74	220	25	15	-	35	-	-	15		10	Bb	bc
75	380	25	5	20	30	-	20	-	-	25	Cc	ca
76	127	25	-	-	30	-	40	10	15	30	Aa	са
77	220	50	40	10	60	-	60	25	-	-	Bb	ab
78	380	55	40	-	60	-	-	25	5	20	Cc	bc
79	127	40	-	50	55	60	-	20	-	-	Aa	bc
80	220	70	-	85	55	65	-	75	-	-	Bb	ca
81	380	40	50	20	50	-	40	-	35	-	Cc	ab
82	127	30	-	20	45	-	-		10	-	Aa	ab
83	220	55	45	-	45	55	25	20		20	Bb	bc
84	380	30	-	-	40	30	-	15	-	20	Cc	ca
85	127	29	20	-	35	27	-	10	-	15	Aa	ca
86	220	45	-	-	30	30	-	20	-	10	Bb	ab
87	380	30	40	20	-	30	-	20	10	-	Cc	bc
88	127	60	-	-	-	50	-	25	10	-	Aa	bc
89	220	25	30	-	20	-	30	-	20	-	Bb	ca

	Фазное			Co	проти		Обрыв	Обрыв				
TH	напряжение	Фаз	a A (a	в)	Фа	ва В ((BC)	Фа	вза С ((ca)	линейного	фазы
иан	генератора										провода	нагрузки
ap											(к.з. фазы)	(для схемы
В												треугольни
							-		-			к)
90	380	30	30	-	50	-	30	-	50	-	Cc	ab
91	127	30	-	20	20	-	-	20	20	-	Aa	ab
92	220	30	-	60	70	-	-	60	70	-	Bb	bc
93	380	10	20	-	25	10	20	-	25	10	Cc	ca
94	127	-	10	-	30	25	10	-	30	25	Aa	ca
95	220	25	5	50	30	25	5	50	30	25	Bb	ab
96	380	I	-	-	30	25	-	-	30	25	Cc	bc
97	127	30	40	20	-	30	40	20	-	30	Aa	bc
98	220	-	30	-	45	30	30	-	45	30	Bb	ca
99	380	30	-	20	45	30	-	20	45	30	Cc	ab
100	127	35	-	-	50	35	-	-	50	35	Aa	ab

3.2 Основные теоретические сведения о трехфазных цепях

Основные понятия и определения в ТФЦ представлены в таблице 3.3.

Таблица 3	3 –	Основные	определения	в трехфазных	пепях
таолица Э		Ochobildic	определения	в трелфизных	цеплл

Основные понятия	Определение		
Трехфазная цепь	Совокупность трех электрических цепей, в которых действуют ЭДС одинаковой частоты, сдвинутые по фазе относительно друг друга на определенный угол.		
Трёхфазная система ЭДС (напряжений, токов)	Совокупность ЭДС (напряжений, токов) в трехфазных цепях.		
Трёхфазная симметричная система ЭДС (напряжений, токов)	Совокупность трёх синусоидальных ЭДС (напряжений, токов) одинаковой частоты и амплитуды, сдвинутых по фазе на 120°.		
Мгновенные значения симметричной системы трёхфазных ЭДС	$\begin{cases} e_A = E_m \cdot \sin(\omega \cdot t) \\ e_B = E_m \cdot \sin(\omega \cdot t - 120^\circ) \\ e_C = E_m \cdot \sin(\omega \cdot t - 240^\circ) = E_m \cdot \sin(\omega \cdot t + 120^\circ). \end{cases}$		
Комплексные действующие значения симметричной системы трёхфазных ЭДС	$\begin{split} \dot{E}_{A} &= \frac{E_{m}}{\sqrt{2}} \cdot e^{j \cdot 0^{\circ}} & \dot{E}_{A} \\ \dot{E}_{B} &= \frac{E_{m}}{\sqrt{2}} \cdot e^{-j \cdot 120^{\circ}} & \dot{E}_{A} \\ \dot{E}_{C} &= \frac{E_{m}}{\sqrt{2}} \cdot e^{j \cdot 120^{\circ}} & \overset{+120^{\circ}}{\downarrow} & \overset{-120^{\circ}}{\downarrow} \\ \dot{E}_{C} &= \frac{E_{m}}{\sqrt{2}} \cdot e^{j \cdot 120^{\circ}} & \overset{+j}{\downarrow} & \dot{E}_{C} \\ \hline \end{split}$		
ГлавноесвойствосимметричнойсистемыЭДС (напряжений, токов)	$\dot{E}_A + \dot{E}_B + \dot{E}_C = 0$		
Основные схемы соединения обмоток генераторов и нагрузки в трехфазных цепях	Звезда и треугольник $A \rightarrow \dot{E}_A$ $C \rightarrow C \rightarrow C$ $B \rightarrow C \rightarrow C$ $A \rightarrow \dot{E}_A$ $E \rightarrow C \rightarrow C$ $B \rightarrow C$ $C \rightarrow C \rightarrow C \rightarrow C$ $C \rightarrow C \rightarrow C \rightarrow C$ $C \rightarrow C \rightarrow C \rightarrow C \rightarrow C$ $C \rightarrow C \rightarrow$		

Определение		
Участок цепи, по которому протекает один и тот же		
ток.		
Каждую обмотку генератора называют фазой		
<i>генератора</i> , напряжения на них – <i>фазными</i>		
напряжениями генератора, токи в них – фазными		
токами генератора.		
Каждую нагрузку называют фазой нагрузки,		
напряжения на них – фазными напряжениями		
нагрузки, токи в них – фазными токами нагрузки.		
Провода, соединяющие генератор и нагрузку. Токи,		
текущие по линейным проводам называются		
линейными токами.		
Это напряжение между линейными проводами.		
Провод, соединяющий нулевые точки генератора и		
нагрузки. Ток в нем называется током нулевого		
провода.		
Напряжение между нулевыми точками нагрузки и		
генератора.		
A B C		
A C B		
Трехфазная нагрузка, у которой комплексные		
сопротивления всех фаз одинаковы.		
Режим работы трехфазной цепи, при котором		
трехфазные системы напряжений и токов		
симметричны.		
Имеет место в цепях, у которых:		
1. Система напряжений на входе симметрична;		
2. Комплексные сопротивления всех фаз		
одинаковы $\underline{Z}_A = \underline{Z}_B = \underline{Z}_C = \underline{Z}$.		

В таблице 3.4 показаны напряжения и токи в трехфазных цепях.

Таблица 3.4 – Напряжения и токи в трехфазных цепях при различных схемах соединения нагрузки





3.3 Основные формулы и алгоритмы расчета для трехфазных цепей

Основные формулы и алгоритмы расчета ТФЦ представлены в таблицах 3.5 – 3.8

Таблица 3.5	Расчетные соотношения для	ТФЦ при соединении	нагрузки звездой и звездой	с нулевым	проводом
		· 1	1.0	•	1

Схема соединения нагрузки	Характе- ристика схемы	Режим работы схемы	Смещение нейтрали	Фазный и линейный токи	Ток нулевого провода
Звезда	_	симметричный	$\dot{U}_{OO} = 0$	$\dot{I}_{\phi} = \dot{I}_{\pi} = \frac{\dot{U}_{\phi^{2}}}{\underline{Z}_{\phi}},$ $\underline{Z}_{\phi} = \underline{Z}_{\phi^{2}} + \underline{Z}_{\pi} + \underline{Z}_{\phi^{H}}$	_
	_	несимметричный	$\dot{U}_{OO} = \frac{\dot{U}_A \cdot \underline{Y}_A + \dot{U}_B \cdot \underline{Y}_B + \dot{U}_C \cdot \underline{Y}_C}{\underline{Y}_A + \underline{Y}_B + \underline{Y}_C}$	$\dot{I}_{\phi} = \dot{I}_{\pi} = \frac{\dot{U}_{\phi z} - \dot{U}_{O^{\circ}O}}{\underline{Z}_{\phi}}$	_
Звезда	$\underline{Z}_N = 0$	симметричный несимметричный	$\dot{U}_{OO} = 0$	$\dot{I}_{\phi} = \dot{I}_{\pi} = \frac{\dot{U}_{\phi^{2}}}{\underline{Z}_{\phi}}$	$\dot{I}_{N} = 0$ $\dot{I}_{N} = \dot{I}_{A} + \dot{I}_{B} + \dot{I}_{C}$
с нулевым проводом	$\underline{Z}_N \neq 0$	симметричный	$\dot{U}_{OO} = 0$	$\dot{I}_{\phi} = \dot{I}_{\pi} = \frac{\dot{U}_{\phi^{2}}}{\underline{Z}_{\phi}}$	$\dot{I}_{N} = 0$
		несимметричный	$\dot{U}_{OO} = \frac{\dot{U}_{A} \cdot \underline{Y}_{A} + \dot{U}_{B} \cdot \underline{Y}_{B} + \dot{U}_{C} \cdot \underline{Y}_{C}}{\underline{Y}_{A} + \underline{Y}_{B} + \underline{Y}_{C} + \underline{Y}_{N}}$	$\dot{I}_{\phi} = \dot{I}_{n} = \frac{\dot{U}_{\phi c} - \dot{U}_{O^{\circ}O}}{\underline{Z}_{\phi}}$	$\dot{I}_{N} = \dot{I}_{A} + \dot{I}_{B} + \dot{I}_{C}$

Схема	Харак				
соединения	тер.	Фазный ток	Линейные токи		
нагрузки	схемы				
	$\underline{Z}_{\pi}=0$	$\dot{I}_{\phi \mu} = rac{\dot{U}_{_{\mathcal{I}\mathcal{I}}}}{\underline{Z}_{\phi \mu}}$	$\dot{I}_{A} = \dot{I}_{ab} - \dot{I}_{ca}; \dot{I}_{B} = \dot{I}_{bc} - \dot{I}_{ab}; \dot{I}_{C} = \dot{I}_{ca} - \dot{I}_{bc}.$		
			$\prod_{j=1}^{n} \prod_{j=1}^{n} \prod_{j$		
	$\underline{Z}_{n}\neq 0$	При наличии сопротивлени 1) Преобразуют треугольн	ия в линии применяют следующий алгоритм расчёта: ик сопротивлений нагрузки в эквивалентную звезду		
		$\boxed{\underline{Z}_{a} = \frac{\underline{Z}_{ab}\underline{Z}_{ca}}{\underline{Z}_{ab} + \underline{Z}_{bc} + \underline{Z}_{ca}}, \ \underline{Z}_{b} =}$	$\frac{\underline{Z}_{bc}\underline{Z}_{ab}}{\underline{Z}_{ab}+\underline{Z}_{bc}+\underline{Z}_{ca}}, \ \underline{Z}_{c} = \frac{\underline{Z}_{ca}\underline{Z}_{bc}}{\underline{Z}_{ab}+\underline{Z}_{bc}+\underline{Z}_{ca}}.$		
Треуголь-		Для симметричной нагрузки $\underline{Z}_{Y} = \frac{Z_{\Delta}}{3}$.			
ник		2) В преобразованной схеме с нагрузкой, соединённой звездой, рассчитывают фазные (линейные)			
\bigtriangleup		токи \dot{I}_{A} , \dot{I}_{B} , \dot{I}_{C} (см. расчётные формулы в таблице 3.5);			
		3) Определяют комплексни	ые потенциалы $\dot{\phi}_a, \dot{\phi}_b, \dot{\phi}_c$ точек <i>a</i> , <i>b</i> , <i>c</i> , к которым присоединен		
	треугольник сопротивлений нагрузки $\dot{\phi}_a = \dot{U}_A - \dot{I}_A \underline{Z}_{\mathcal{I}}, \dot{\phi}_b = \dot{U}_B - \dot{I}_B \underline{Z}_{\mathcal{I}},$				
		$\dot{\varphi}_c = \dot{U}_C - \dot{I}_C \underline{Z}_{\mathcal{I}} .$			
		Рассчитывают фазные токи	н в нагрузке $\dot{I}_{ab} = \frac{\dot{\varphi}_a - \dot{\varphi}_b}{\underline{Z}_{ab}}; \ \dot{I}_{bc} = \frac{\dot{\varphi}_b - \dot{\varphi}_c}{\underline{Z}_{bc}}; \ \dot{I}_{ca} = \frac{\dot{\varphi}_c - \dot{\varphi}_a}{\underline{Z}_{ca}}.$		
		Для симметричной нагрузк	$I_{\mu}I_{\phi\mu}=\frac{I_{\pi}}{\sqrt{3}}.$		

Таблица 3.6 - Расчетные соотношения для трехфазной цепи при соединении нагрузки треугольником

Схема соединения нагрузки			
Звезда с нулевым проводом (Z _N = 0)	Звезда	Треугольник (Z _л = 0)	
Порядок построения	Порядок построения векторной	Порядок построения	
векторной диаграммы :	диаграммы (для	векторной диаграммы	
1) фазные напряжения	несимметричного режима):	1)линейные	
генератора	1) фазные напряжения	напряжения генератора $\dot{U}_{AB}, \dot{U}_{BC}, \dot{U}_{CA};$	
$\dot{U}_A, \dot{U}_B, \dot{U}_C;$	генератора $\dot{U}_A, \dot{U}_B, \dot{U}_C;$		
2) фазные токи	2) смещение нейтрали $\dot{U}_{o:o}$;	2) фазные токи	
$\dot{I}_A, \dot{I}_B, \dot{I}_C;$	3) фазные напряжения нагрузки	нагрузки $\dot{I}_{ab}, \dot{I}_{bc}, \dot{I}_{ca};$	
3) ток нулевого	$\dot{U} = \dot{U}_{i} - \dot{U}_{aia}$, $\dot{U}_{i} = \dot{U}_{a} - \dot{U}_{aia}$	3) линейные токи (как	
провода (строится как	$\dot{U}_{c} = \dot{U}_{c} - \dot{U}_{O'O};$	разность	
сумма фазных токов)	· · · ·	соответствующих	
$\dot{I}_N = \dot{I}_A + \dot{I}_B + \dot{I}_C .$	4) фазные токи I_A , I_B , I_C .	фазных токов)	
		$\dot{I}_{A} = \dot{I}_{ab} - \dot{I}_{ca}$ $\dot{I}_{B} = \dot{I}_{bc} - \dot{I}_{ab}$ $\dot{I}_{C} = \dot{I}_{ca} - \dot{I}_{bc}$	
\dot{U}_{A} \dot{I}_{A} \dot{I}_{A} \dot{I}_{A} \dot{I}_{A} \dot{I}_{B} \dot{U}_{B}	\dot{U}_{A} \dot{U}_{a} \dot{U}_{a} \dot{I}_{A} \dot{I}_{A} \dot{I}_{A} \dot{I}_{A} \dot{I}_{A} \dot{I}_{B} \dot{U}_{b} \dot{U}_{B}	$+1$ i_{ab} \dot{U}_{CA} \dot{I}_{A} \dot{I}_{BC} \dot{U}_{BC}	

Таблица 3.7 – Векторные диаграммы для основных схем трехфазной цепи

Таблица 3.8 – Расчет мощностей трехфазной цепи

$$\label{eq:constraint} \begin{split} \hline \mathbf{C}$$
имметричный режим работы
$$& \mathsf{Активная мощность} P = 3 \cdot P_{\phi} = 3 \cdot U_{\phi} \cdot I_{\phi} \cdot \cos \varphi_{\phi} = \sqrt{3} \cdot U_{x} \cdot I_{x} \cdot \cos \varphi_{\phi} . \ [\mathsf{Br}] \\ & \mathsf{гле} \qquad \varphi_{\phi} = \varphi_{U\phi} - \varphi_{i\phi} \\ & \mathsf{Реактивная мощность} Q = 3 \cdot Q_{\phi} = 3 \cdot U_{\phi} \cdot I_{\phi} \cdot \sin \varphi_{\phi} = \sqrt{3} \cdot U_{x} \cdot I_{x} \cdot \sin \varphi_{\phi} \ , [\mathsf{Bap}]. \\ & \mathsf{Полная мощность} S = 3 \cdot U_{\phi} \cdot I_{\phi} = \sqrt{3} \cdot U_{x} \cdot I_{x} \ , [\mathsf{BA}] \\ & S = \sqrt{P^{2} + Q^{2}} \cdot \\ & \mathbf{Heсимметричный режим работы} \\ & \mathsf{Активная мощность} \\ & P = P_{A} + P_{B} + P_{C} = U_{A} \cdot I_{A} \cdot \cos \varphi_{A} + U_{B} \cdot I_{B} \cdot \cos \varphi_{B} + U_{C} \cdot I_{C} \cdot \cos \varphi_{C} \ , [\mathsf{Br}] \\ & \mathsf{или} \qquad P = \mathsf{Re}(\dot{U} \cdot \dot{I}_{A}) + \mathsf{Re}(\dot{U} \cdot \dot{I}_{B}) + \mathsf{Re}(\dot{U} \cdot \dot{I}_{C}) \ , [\mathsf{Br}]. \\ & \mathsf{Реактивная мощность} \\ & Q = Q_{A} + Q_{B} + Q_{C} = U_{A} \cdot I_{A} \cdot \sin \varphi_{A} + U_{B} \cdot I_{B} \cdot \sin \varphi_{B} + U_{C} \cdot I_{C} \cdot \sin \varphi_{C} \ . \ [\mathsf{Bap}] \\ & \mathsf{или} \qquad Q = \mathsf{Im}(\dot{U} \cdot \dot{I}_{A}) + \mathsf{Im}(\dot{U} \cdot \dot{I}_{B}) + \mathsf{Im}(\dot{U} \cdot \dot{I}_{C}) \ , [\mathsf{Bap}]. \\ & \mathsf{Полная мощность} \qquad S = S_{A} + S_{B} + S_{C} = U_{A} \cdot I_{A} + U_{B} \cdot \dot{I}_{B} + \dot{U}_{C} \cdot \dot{I}_{C} \ , [\mathsf{BA}] \\ & S = \sqrt{P^{2} + Q^{2}} \ . \\ & \mathsf{Полная мощность} \qquad S = S_{A} + S_{B} + S_{C} = U_{A} \cdot \dot{I}_{A} + U_{B} \cdot \dot{I}_{B} + \dot{U}_{C} \cdot \dot{I}_{C} \ , [\mathsf{BA}] \\ & S = \sqrt{P^{2} + Q^{2}} \ . \\ & \mathsf{Полная комплексная мощность} \qquad \tilde{S} = \dot{U}_{A} \cdot \ddot{I}_{A} + \dot{U}_{B} \cdot \ddot{I}_{B} + \dot{U}_{C} \cdot \dot{I}_{C} \ , [\mathsf{BA}]. \\ \hline & \mathbf{S}_{acm} = \ddot{S}_{acmp} \\ & \tilde{S}_{acm} = \ddot{S}_{acmp} = |\vec{I}_{A}|^{2} \cdot \underline{Z}_{A} + |\vec{I}_{B}|^{2} \cdot \underline{Z}_{C} \\ & \mathsf{или} \qquad \tilde{S}_{acmp} = |\vec{I}_{A}|^{2} \cdot \underline{Z}_{A} + |\vec{I}_{B}|^{2} \cdot \underline{Z}_{C} \\ & \mathsf{или} \qquad \tilde{S}_{acm} = |\vec{I}_{A}|^{2} \cdot \underline{Z}_{A} + |\vec{I}_{B}|^{2} \cdot \underline{Z}_{C} \end{aligned}$$

3.4 Примеры расчета схем трехфазной цепи

Исходные данные: $U_{\phi c} = 1000 \text{ B};$

 $R_A = 100$ Om; $X_{LA} = 100$ Om; $R_B = 100$ Om; $X_{LB} = 100$ Om; $X_{CB} = 50$ Om; $R_C = 100$ Om; $X_{LC} = 100$ Om; $X_{CC} = 50$ Om.

3.4.1 Схема нагрузки – «Звезда с нулевым проводом» (несимметричный режим)



При соединении нагрузки звездой с нулевым проводом (рисунок 3.2) фазы нагрузки работают независимо друг от друга и включены на фазные напряжения генератора:

Рисунок 3.2

$$\dot{U}_A = 1000 \cdot e^{j \cdot 0^\circ} B; \ \dot{U}_B = 1000 \cdot e^{-j \cdot 120^\circ} B; \ \dot{U}_C = 1000 \cdot e^{j \cdot 120^\circ} B.$$

Сопротивления фаз:

$$\underline{Z}_{A} = R_{A} + j X_{LA} = 100 + 100j \text{ Om};$$

$$\underline{Z}_{B} = R_{B} + j X_{LB} - j X_{CB} = 100 + 100j - 50j = 100 + 50j \text{ Om};$$

$$\underline{Z}_{C} = R_{C} + j X_{LC} - j X_{CC} = 100 + 100j - 50j = 100 + 50j \text{ Om}.$$

Фазные токи равны линейным токам и определяются как

$$\dot{I}_{A} = \frac{\dot{U}_{A}}{\underline{Z}_{A}} = \frac{1000}{100 + 100 j} = 7,0771e^{-j45^{\circ}}A; \qquad \dot{I}_{\phi} = \dot{I}_{J} = \frac{\dot{U}_{\phi\Gamma}}{\underline{Z}_{\phi}}.$$

$$\dot{I}_{B} = \frac{\dot{U}_{B}}{\underline{Z}_{B}} = \frac{1000e^{-j120^{\circ}}}{100 + 50 j} = 8,944e^{-j146,565^{\circ}}A;$$

$$\dot{I}_{C} = \frac{\dot{U}_{C}}{\underline{Z}_{C}} = \frac{1000e^{j120^{\circ}}}{100 + 50 j} = 8,944e^{j93,435^{\circ}}A.$$

Ток нулевого провода равен сумме токов всех фаз:

$$\dot{I}_N = \dot{I}_A + \dot{I}_B + \dot{I}_C = 3,162e^{-j161,565^o}A$$

Баланс полной комлексной мощности:

- мощность источника

 $\overline{S}_{ucm} = U_A \cdot \overline{I}_A + U_B \cdot \overline{I}_B + U_C \cdot \overline{I}_C = 1000 \cdot 7,0771e^{j45^o} + 1000e^{-j120^o} \cdot 8,944e^{j146,565^o} + 1000e^{j120^o} \cdot 8,944e^{-j93,435^o} = 21000 + 13000 j BA;$ – мощность потребителей

 $\overline{S}_{nomp} = |\dot{I}_A|^2 \cdot \underline{z}_A + |\dot{I}_B|^2 \cdot \underline{z}_B + |\dot{I}_C|^2 \cdot \underline{z}_C = 7,0771^2 \cdot (100 + 100 j) + 8,944^2 \cdot (100 + 50 j) + 8,944^2 \cdot (100 + 50 j) = 21000 + 13000 j BA .$ $\overline{S}_{ucm} = \overline{S}_{nomp} .$

Вывод: баланс мощности сошелся, следовательно, токи рассчитаны верно.

Порядок построения векторной диаграммы (рисунок 3.3):

- фазные напряжения генератора $\dot{U}_A, \dot{U}_B, \dot{U}_C;$
- фазные токи \dot{I}_A , \dot{I}_B , \dot{I}_C ;
- ток нулевого провода (строится как сумма фазных токов) $\dot{I}_N = \dot{I}_A + \dot{I}_B + \dot{I}_C$.



Рисунок 3.3

Расчет схемы в Mathcad показан на рисунках 3.4 и 3.5.

Исходные данные: $j := \sqrt{-1}$ Uf := 1000 B RA := 100 Om XLA := 100 Om $RB := 100 \quad O_M \qquad XLB := 100 \quad O_M \qquad XCB := 50 \quad O_M$ RC := 100 Om XLC := 100 Om XCC := 50 Om Решение. Фазные напряжения генератора: $\mathsf{UA} := \mathsf{Uf} \quad \mathsf{UB} := \mathsf{Uf} \cdot \mathrm{e}^{-j \cdot 120 deg} \qquad \mathsf{UC} := \mathsf{Uf} \cdot \mathrm{e}^{j \cdot 120 deg}$ Сопротивления фаз: $ZA := RA + j \cdot XLA = 100 + 100i \quad O_M$ $ZB := RB + j \cdot XLB - j \cdot XCB = 100 + 50i$ Om $ZC := RC + j \cdot XLC - j \cdot XCC = 100 + 50i$ Om Фазные (линейные) токи: $IA := \frac{UA}{ZA} = 5 - 5i \quad A \qquad |IA| = 7.071 \quad A \qquad arg(IA) = -45 \cdot deg$ IB := $\frac{\text{UB}}{\text{ZB}}$ = -7.464 - 4.928i A |IB| = 8.944 A arg(IB) = -146.565 deg IC := $\frac{\text{UC}}{\text{7C}}$ = -0.536 + 8.928i A |IC| = 8.944 A $\arg(\text{IC})$ = 93.435 deg Ток нулевого провода: IN := IA + IB + IC = -3 - i A |IN| = 3.162 A $arg(IN) = -161.565 \cdot deg$ Баланс мощности: Sist := $UA \cdot IA + UB \cdot IB + UC \cdot IC = 2.1 \times 10^4 + 1.3i \times 10^4$ BA Spotr := $(|IA|)^2 \cdot ZA + (|IB|)^2 \cdot ZB + (|IC|)^2 \cdot ZC = 2.1 \times 10^4 + 1.3i \times 10^4$ BA

Рисунок 3.4 – Расчет ТФЦ при соединении нагрузки звездой с нулевым проводом



Рисунок 3.5 – Расчет ТФЦ при соединении нагрузки звездой с нулевым проводом (векторная диаграмма)

3.4.2 Схема нагрузки – «Звезда» (несимметричный режим)



При соединении нагрузки звездой без нулевого провода (рисунок 3.6) в несимметричном режиме работы возникает смещение нейтрали \dot{U}_{oo} .

Рисунок 3.6

Для расчета смещения нейтрали \dot{U}_{oo} найдем проводимости фаз

$$\underline{Y}_{A} = \frac{1}{\underline{Z}_{A}} = 0,007071e^{-j45^{0}}CM ;$$

$$\underline{Y}_{B} = \frac{1}{\underline{Z}_{B}} = 0,008944e^{-j26,565^{0}}CM ;$$

$$\underline{Y}_{C} = \frac{1}{\underline{Z}_{C}} = 0,008944e^{-j26,565^{0}}CM .$$

Смещение нейтрали

$$\begin{split} \dot{U}_{O'O} &= \frac{\dot{U}_A \cdot \underline{Y}_A + \dot{U}_B \cdot \underline{Y}_B + \dot{U}_C \cdot \underline{Y}_C}{\underline{Y}_A + \underline{Y}_B + \underline{Y}_C} = \\ &= \frac{1000 \cdot 0,0070e^{-j45^0} + 1000e^{-j120^0} \cdot 0,0089e^{-j26,565^0} + }{0,0070e^{-j45^0} + 0,0089e^{-j26,565^0} + 0,0089e^{-j26,565^0}} \rightarrow \\ &\rightarrow \frac{+1000e^{j120^0} \cdot 0,0089e^{-j26,565^0}}{0,0070e^{-j45^0} + 0,0089e^{-j26,565^0} + 0,0089e^{-j26,565^0}} = 128,037e^{-j129,806^o} B . \end{split}$$

Фазные токи равны линейным токам и определяются как $\dot{I}_{\phi} = \dot{I}_{\pi} = \frac{\dot{U}_{\phi e} - \dot{U}_{OO}}{\underline{Z}_{\phi}}$.

$$I_{A} = \frac{\dot{U}_{A} - \dot{U}_{O'O}}{\underline{Z}_{A}} = \frac{1000 - 128,037e^{-j129,806^{\circ}}}{100 + 100j} = 7,682e^{-j39,806^{\circ}}A;$$

$$I_{B} = \frac{\dot{U}_{B} - \dot{U}_{O'O}}{\underline{Z}_{B}} = \frac{1000e^{-j120^{\circ}} - 128,037e^{-j129,806^{\circ}}}{100 + 50j} = 7,818e^{-j145,136^{\circ}}A;$$

$$I_{C} = \frac{\dot{U}_{C} - \dot{U}_{O'O}}{\underline{Z}_{A}} = \frac{1000e^{j120^{\circ}} - 128,037e^{-j129,806^{\circ}}}{100 + 50j} = 9,401e^{j86,87^{\circ}}A.$$

Проверка $\dot{I}_A + \dot{I}_B + \dot{I}_C = 0$.

Баланс мощности:

- мощность источника

$$\overline{S}_{ucm} = \dot{U}_A \cdot \overline{I}_A + \dot{U}_B \cdot \overline{I}_B + \dot{U}_C \cdot \overline{I}_c = 1000 \cdot 7,682e^{j39,80\%} + 1000e^{-j12\%} \cdot 7,818e^{j14513\%} + 1000e^{j12\%} \cdot 9,401e^{-j86,87\%} = 20850 + 13380 j BA;$$
- мощность потребителей

$$S_{nomp} = |I_A|^2 \cdot \underline{Z}_A + |I_B|^2 \cdot \underline{Z}_B + |I_C|^2 \cdot \underline{Z}_C = 7,682^2 \cdot (100 + 100j) + +7,818^2 \cdot (100 + 50j) + 9,401^2 \cdot (100 + 50j) = 20850 + 13380j \ BA .$$
$$\overline{S}_{ucm} = \overline{S}_{nomp} .$$

Порядок построения векторной диаграммы (рисунок 3.7):

– фазные напряжения генератора $\dot{U}_A, \dot{U}_B, \dot{U}_C;$

- смещение нейтрали $\dot{U}_{0,0}$;
- фазные напряжения нагрузки $\dot{U}_a = \dot{U}_A \dot{U}_{OO}; \ \dot{U}_b = \dot{U}_B \dot{U}_{OO}; \ \dot{U}_c = \dot{U}_C \dot{U}_{OO}.$





Расчет схемы в Mathcad приведен на рисунках 3.8 – 3.10

Исходные данные: j := √<u>−1</u> Uf := 1000 B RA := 100 Ом XLA := 100 Ом RB := 100 Ом XLB := 100 Ом ХСВ := 50 Ом RC := 100 Om XLC := 100 Om XCC := 50 Ом Решение. Фазные напряжения генератора: $UB := Uf \cdot e^{-j \cdot 120deg}$ $UC := Uf \cdot e^{j \cdot 120deg}$ UA := Uf Сопротивления фаз: $ZA := RA + j \cdot XLA = 100 + 100i \quad O_M$ $ZB := RB + j \cdot XLB - j \cdot XCB = 100 + 50i$ Ом $ZC := RC + j \cdot XLC - j \cdot XCC = 100 + 50i$ Ом



Проводимости фаз: $YA := \frac{1}{ZA} = 5 \times 10^{-3} - 5i \times 10^{-3}$ См $YB := \frac{1}{ZB} = 8 \times 10^{-3} - 4i \times 10^{-3} \qquad C_M$ $YC := \frac{1}{7C} = 8 \times 10^{-3} - 4i \times 10^{-3}$ См Смещение нейтрали: Uoo := $\frac{UA \cdot YA + UB \cdot YB + UC \cdot YC}{YA + YB + VC} = -81.967 - 98.361i B$ Uoo = 128.037 B $arg(Uoo) = -129.806 \cdot deg$ Напряжения на нагрузке: $Ua := UA - Uoo = 1.082 \times 10^3 + 98.361i$ B $|Ua| = 1.086 \times 10^3$ B $arg(Ua) = 5.194 \cdot deg$ Ub := UB - Uoo = -418.033 - 767.665i B |Ub| = 874.106 B $arg(Ub) = -118.571 \cdot deg$ Uc := UC - Uoo = -418.033 + 964.386i В $|Uc| = 1.051 \times 10^3$ B $arg(Uc) = 113.435 \cdot deg$ Фазные (линейные) токи: IA := $\frac{\text{Ua}}{\text{ZA}}$ = 5.902 - 4.918i A |IA| = 7.682 A $\arg(\text{IA})$ = -39.806 deg $IB := \frac{Ub}{ZB} = -6.415 - 4.469i$ A |IB| = 7.818 A $arg(IB) = -145.136 \cdot deg$ IC := $\frac{Uc}{ZC}$ = 0.513 + 9.387i A |IC| = 9.401 A arg(IC) = 86.87 deg Баланс мощности: Sist := $UA \cdot IA + UB \cdot IB + UC \cdot IC = 2.085 \times 10^4 + 1.338i \times 1BA$ Spotr := $(|IA|)^2 \cdot ZA + (|IB|)^2 \cdot ZB + (|IC|)^2 \cdot ZC = 2.085 \times 10^4 + 1.338i \times 10^4$ BA

Рисунок 3.9



Рисунок 3.10

3.4.3 Схема нагрузки - «Треугольник»



При соединении нагрузки треугольником (рисунок 3.11), если сопротивления линейных проводов равны нулю, фазы нагрузки включены на линейное напряжение: $U_{_{R2}} = \sqrt{3} \cdot U_{_{\phi2}} = \sqrt{3} \cdot 1000 = 1732 \ B$.

Рисунок 3.11

$$\dot{U}_{AB} = \dot{U}_{A} - \dot{U}_{B} = 1000 - 1000e^{-j120^{\circ}} = 1732e^{j30^{\circ}} B;$$

$$\dot{U}_{BC} = \dot{U}_{B} - \dot{U}_{C} = 1000e^{-j120^{\circ}} - 1000e^{j120^{\circ}} = 1732e^{-j90^{\circ}} B;$$

$$\dot{U}_{CA} = \dot{U}_{C} - \dot{U}_{A} = 1000e^{j120^{\circ}} - 1000 = 1732e^{j150^{\circ}} B.$$

Фазные токи нагрузки определяются как $\dot{I}_{\phi\mu} = \frac{\dot{U}_{\pi 2}}{Z_{\phi\mu}}$

$$I_{ab} = \frac{U_{AB}}{\underline{z}_{ab}} = \frac{\dot{U}_{AB}}{R + jx_L} = \frac{1732e^{j30^{\circ}}}{100 + 100j} = 12,247e^{-j15^{\circ}}A ; ;$$

$$\dot{I}_{bc} = \frac{\dot{U}_{BC}}{\underline{z}_{bc}} = \frac{\dot{U}_{BC}}{R + jx_L - jx_c} = \frac{1732e^{-j90^\circ}}{100 + 50j} = 15,492e^{-j116,565^\circ}A ;$$

$$I_{ca} = \frac{U_{CA}}{\underline{z}_{ca}} = \frac{\dot{U}_{CA}}{R + jx_L - jx_c} = \frac{1732e^{j150^{\circ}}}{100 + 50j} = 15,492e^{j123,435^{\circ}}A;$$

Линейные токи:

$$\begin{split} \dot{I}_A &= \dot{I}_{ab} - \dot{I}_{ca} = 12,247 e^{-j15^o} -15,492 e^{j123,435^o} = 25,96 e^{-j38,324^o} A \ ; \\ \dot{I}_B &= \dot{I}_{bc} - \dot{I}_{ab} = 15,492 e^{-j116,565^o} -12,247 e^{-j15^o} = 21,589 e^{-j150,33^o} A \ ; \\ \dot{I}_C &= \dot{I}_{ca} - \dot{I}_{bc} = 15,492 e^{j93,435^o} -15,492 e^{-j146,565^o} = 26,833 e^{j93,435^o} A \ . \\ \Pi \text{роверка} \quad \dot{I}_A + \dot{I}_B + \dot{I}_C = 0 \ . \end{split}$$

Баланс мощности:

- мощность источника

$$\overline{S}_{ucm} = U_{AB} \cdot \overline{I}_{ab} + U_{BC} \cdot \overline{I}_{bc} + U_{CA} \cdot \overline{I}_{ca} = 1732e^{j30^{\circ}} \cdot 12,247e^{j15^{\circ}} + 1732e^{-j90^{\circ}} \cdot 15,492e^{j116,565^{\circ}} + 1732e^{j150^{\circ}} \cdot 15,492e^{-j123,435^{\circ}} = 63000 + 39000 j BA;$$
- мощность потребителей

$$\overline{S}_{nomp} = |\vec{I}_{ab}|^2 \cdot \underline{z}_{ab} + |\vec{I}_{bc}|^2 \cdot \underline{z}_{bc} + |\vec{I}_{ca}|^2 \cdot \underline{z}_{ca} = 12,247^2 \cdot (100 + 100 \, j) + 15,492^2 \cdot (100 + 50 \, j) + 15,492^2 \cdot (100 + 50 \, j) = 63000 + 39000 \, j \ BA.$$

$$\overline{S}_{ucm} = \overline{S}_{nomp} \quad .$$

Порядок построения векторной диаграммы (рисунок 3.12):

- фазные напряжения генератора \dot{U}_{A} , \dot{U}_{B} , \dot{U}_{C} (на диаграмме не изображены);
- линейные напряжения генератора $\dot{U}_{AB}, \dot{U}_{BC}, \dot{U}_{CA};$
- фазные токи нагрузки \dot{I}_{ab} , \dot{I}_{bc} , \dot{I}_{ca} ;
- линейные токи (как разность соответствующих фазных токов)
- $\dot{I}_{A} = \dot{I}_{ab} \dot{I}_{ca};$ $\dot{I}_{B} = \dot{I}_{bc} \dot{I}_{ab};$ $\dot{I}_{C} = \dot{I}_{ca} \dot{I}_{bc}.$



Рисунок 3.12

Расчет схемы в Mathcad приведен на рисунках 3.13 – 3.15

```
Исходные данные:
 j := √<u>−1</u>
                Uf := 1000 B
 RA := 100 Ом
                     XLA := 100 Ом
                                              ХСВ := 50 Ом
 RB := 100
                      XLB := 100 Ом
             Ом
                      XLC := 100
 RC := 100
              Ом
                                    Ом
                                              XCC := 50
                                                             Ом
Решение.
Фазные напряжения генератора:
                                      UC := Uf \cdot e^{j \cdot 120deg}
            UB := Uf \cdot e^{-j \cdot 120deg}
UA := Uf
Сопротивления фаз:
```



Сопротивления фаз:		
$Zab := RA + j \cdot XLA = 100 + 100i O_M$		
$Zbc := RB + j \cdot XLB - j \cdot XCB = 100 + 50i$	Ом	
$Zca := RC + j \cdot XLC - j \cdot XCC = 100 + 50i$	Ом	
Линейные напряжения генератора:		
UAB := UA - UB = $1.5 \times 10^3 + 866.025i$ B	$ \text{UAB} = 1.732 \times 10^3 \text{ B}$	arg(UAB) = 30 deg
UBC := UB - UC = $-1.732i \times 10^3$ B	$\left \text{UBC} \right = 1.732 \times 10^3 \text{ B}$	arg(UBC) = -90 deg
UCA := UC - UA = $-1.5 \times 10^3 + 866.025i$ B	$ \text{UCA} = 1.732 \times 10^3$ B	arg(UCA) = 150 deg
Фазные токи в нагрузке:		
Iab := $\frac{\text{UAB}}{\text{Zab}} = 11.83 - 3.17\text{i}$	Iab = 12.247 A	$arg(Iab) = -15 \cdot deg$
Ibc := $\frac{\text{UBC}}{\text{Zbc}}$ = -6.928 - 13.856i A	Ibc = 15.492 A	$arg(Ibc) = -116.565 \cdot deg$
Ica := $\frac{\text{UCA}}{\text{Zca}} = -8.536 + 12.928i$ A	Ica = 15.492 A	arg(Ica) = 123.435.deg
Токи в линии:		
IA := Iab - Ica = 20.366 - 16.098i A	IA = 25.96 A	$arg(IA) = -38.324 \cdot deg$
IB := Ibc - Iab = -18.758 - 10.687i A	IB = 21.589 A	$arg(IB) = -150.33 \cdot deg$
IC := Ica - Ibc = -1.608 + 26.785i A	IC = 26.833 A	$arg(IC) = 93.435 \cdot deg$
Проверка IA + IB + IC = 0		
Баланс мощности Sist := UA·IA + UB·IB + UC·IC = 6.3×10^4 +	$-3.9i \times 10^4$ BA	
Spotr := $(Iab)^2 \cdot Zab + (Ibc)^2 \cdot Zbc + (Ica)^2 \cdot Zbc + ($	$)^{2}$ ·Zca = $6.3 \times 10^{4} + 3.9i \times$	10 ⁴ BA
Вывод: Баланс мощности сошелся, что под	тверждает правильность	расчета токов

Рисунок 3.14



Рисунок 3.15

3.5 Расчет аварийных режимов

3.5.1 Обрыв линейного провода в схеме «Звезда с нулевым проводом»

Так как в схеме трехфазной цепи с нулевым проводом фазы работают независимо друг от друга, то обрыв одной из фаз не нарушит нормальную работу двух других фаз:

- ток в оборвавшейся фазе будет равен нулю;

в других фазах токи не изменятся, и будут рассчитываться как

$$\dot{I}_{\phi} = \dot{I}_{\pi} = \frac{\dot{U}_{\phi \epsilon}}{\underline{Z}_{\phi}}.$$

- ток в нулевом проводе рассчитывается как сумма оставшихся фазных токов.

3.5.2 Обрыв линейного провода в схеме «Звезда»

При обрыве одной из фаз в трехпроводной схеме, например фазы А (рисунок 3.16), две другие фазы оказываются включенными последовательно на линейное напряжение U_{BC}. При одинаковом сопротивлении этих фаз на каждую из них вместо фазного напряжения придется половина линейного напряжения $U_{\scriptscriptstyle BC}.$



 I_{B} X_{LB} X_{CB} X_{CB} X_{CB} алгоритму для схемы звезда, приняв в формуло $C \xrightarrow{R_{C}} X_{LC}$ X_{CC} смещения нейтрали равным нулю напряжение оборвавшейся фазы. Расчет можно вести ПО традиционному

Рисунок 3.16

Смещение нейтрали

$$\dot{U}_{OO} = \frac{\dot{U}_{B} \cdot \underline{Y}_{B} + \dot{U}_{C} \cdot \underline{Y}_{C}}{\underline{Y}_{B} + \underline{Y}_{C}}$$

Фазные токи равны линейным токам:

$$I_A = 0 \quad A ; \qquad I_B = \frac{U_B - \dot{U}_{00}}{\underline{Z}_B}; \qquad I_C = \frac{U_C - \dot{U}_{00}}{\underline{Z}_C}.$$

Проверка $\dot{I}_B = -\dot{I}_C$.

Баланс мощности:

- мощность источника $\overline{S}_{ucm} = U_B \cdot \overline{I}_B + U_C \cdot \overline{I}_C;$
- мощность потребителей $\overline{S}_{nomp} = I_B |^2 \cdot \underline{Z}_B + |I_C|^2 \cdot \underline{Z}_C.$

Порядок построения векторной диаграммы, рисунок 3.17: -фазные напряжения генератора $\dot{U}_A, \dot{U}_B, \dot{U}_C;$

- смещение нейтрали \dot{U}_{OO} ;

- фазные напряжения нагрузки $\dot{U}_{b} = \dot{U}_{B} - \dot{U}_{OO};$ $\dot{U}_{c} = \dot{U}_{C} - \dot{U}_{OO}.$

- фазные токи \dot{I}_B , \dot{I}_C .



Рисунок 3.17

3.5.3 Короткое замыкание фазы нагрузки в схеме «Звезда»

При коротком замыкании фазы нагрузки (рисунок 3.18) смещение нейтрали будет равно фазному напряжению аварийной фазы.



Например, при к.з. фазы А

$$\dot{U}_{O'O} = \dot{U}_A$$

Рисунок 3.18

Фазные на напряжения на двух других фазах увеличиваются в √3 раз до величины линейного напряжения. Расчет фазных напряжений нагрузки, токов ведется по традиционным формулам для схемы звезда.

Фазные токи равны линейным токам:

$$I_{B} = \frac{U_{B} - \dot{U}_{00}}{\underline{Z}_{B}}; \quad I_{C} = \frac{U_{C} - \dot{U}_{00}}{\underline{Z}_{C}}; \quad \dot{I}_{A} = -(\dot{I}_{B} - \dot{I}_{C}).$$

Баланс мощности:

- мощность источника $\overline{S}_{ucm} = U_A \cdot \overline{I}_A + U_B \cdot \overline{I}_B + U_C \cdot \overline{I}_C;$

- мощность потребителей $\overline{S}_{nomp} = |I_B|^2 \cdot \underline{Z}_B + |I_C|^2 \cdot \underline{Z}_C.$

Порядок построения векторной диаграммы, рисунок 3.19:

- -фазные напряжения генератора $\dot{U}_A, \dot{U}_B, \dot{U}_C;$
- смещение нейтрали \dot{U}_{oo} ;
- фазные напряжения нагрузки $\dot{U}_{b} = \dot{U}_{B} \dot{U}_{OO};$ $\dot{U}_{c} = \dot{U}_{C} \dot{U}_{OO};$
- фазные токи \dot{I}_{A} , \dot{I}_{B} , \dot{I}_{C} .



Рисунок 3.19

3.5.4 Обрыв линейного провода в схеме «Треугольник»

При обрыве одного из линейных проводов, например провода C (рисунок 3.20), режим работы одной фазы (в данном случае фазы ab) не изменится, а две другие окажутся включенными последовательно на линейное напряжение.



Трехфазная система превращается в однофазную с двумя параллельными ветвями, соответственно чему и строится векторная диаграмма. На рисунках 3.21, 3.22 показан расчет данного режима в Mathcad.

Рисунок 3.20

Исходные данные: $\mathbf{i} \coloneqq \sqrt{-1}$ Uf := 1000 B RA := 100 Om XLA := 100 Om RB := 100 Ом XLB := 100 Ом ХСВ := 50 Ом RC := 100 Ом XLC := 100 Om XCC := 50 Ом Решение. Фазные напряжения генератора: $UC := Uf \cdot e^{j \cdot 120deg}$ UB := $Uf \cdot e^{-j \cdot 120deg}$ UA := UfСопротивления фаз: Zab := RA + j·XLA = 100 + 100 Ом $Zbc := RB + j \cdot XLB - j \cdot XCB = 100 + 50i$ Om $Zca := RC + j \cdot XLC - j \cdot XCC = 100 + 50i OM$ После обрыва провода А фазы сопротивления Zab и Zca соединены последовательно и включены на линейное напряжение UBC $|\text{UBC}| = 1.732 \times 10^3$ B $UBC := UB - UC = -1.732i \times 10^{3}$ $arg(UBC) = -90 \cdot deg$ В





Рисунок 3.22

3.5.5 Обрыв фазы нагрузки в схеме «Треугольник»

Так при соединении нагрузки трехфазной цепи треугольником фазы нагрузки работают независимо друг от друга, то обрыв одной из фаз не нарушит нормальную работу двух других фаз:

- ток в оборвавшейся фазе нагрузки будет равен нулю;

- в других фазах токи не изменятся и будут рассчитываться как

$$\dot{I}_{\phi \mu} = \frac{U_{JI}}{\underline{Z}_{\phi \mu}}$$

 ток в линейных проводах рассчитывается с учетом отсутствия тока в одной из фаз нагрузки.

Например, при обрыве фазы нагрузки ab (рисунок 3.23),



Рисунок 3.23

Линейные токи: $\dot{I}_A = -\dot{I}_{ca}$; $\dot{I}_B = \dot{I}_{bc}$; $\dot{I}_C = \dot{I}_{ca} - \dot{I}_{bc}$.

Баланс мощности:

- мощность источника $\overline{S}_{ucm} = U_A \cdot \overline{I}_A + U_B \cdot \overline{I}_B + U_C \cdot \overline{I}_C;$

- мощность потребителей $\overline{S}_{nomp} = |I_{bc}|^2 \cdot \underline{Z}_{bc} + |I_{ca}|^2 \cdot \underline{Z}_{ca}$.
 - Порядок построения векторной диаграммы, рисунок 3.24:
 - линейные напряжения генератора $\dot{U}_{AB}, \dot{U}_{BC}, \dot{U}_{CA}$;
 - фазные токи нагрузки \dot{I}_{bc} , \dot{I}_{ca} ; - линейные токи \dot{I}_{A} , \dot{I}_{B} , \dot{I}_{C} .



Рисунок 3.24

4 Исследование аварийного режима в трехфазной цепи методом симметричных составляющих

4.1 Задание № 3

Симметричная трехфазная цепь питается от трехфазного генератора с симметричной системой ЭДС, фазные обмотки которого соединены в звезду.

В результате одного из указанных в таблице 4.1 повреждений линии (l), соединяющей генератор (g) и нагрузку (n), в цепи возникает поперечный или продольный несимметричный участок (рисунок 4.1).



Рисунок 4.1

Методом симметричных составляющих:

1) определить фазные токи \dot{I}_{A} , \dot{I}_{B} , \dot{I}_{C} и фазные напряжения \dot{U}_{A} , \dot{U}_{B} , \dot{U}_{C} несимметричного участка;

2) построить векторные диаграммы найденных фазных токов и напряжений и их симметричных составляющих.

Вид повреждения линии, схема соединения нагрузки, а также фазные сопротивления прямой, обратной и нулевой последовательностей для генератора, линии и нагрузки выбираются из таблицы 4.1 по номеру варианта. Фазная ЭДС генератора E_{fg} и сопротивление нейтрального провода Z_N выбираются из таблицы 4.2 по номеру группы, который устанавливает преподаватель.

Таблица 4.1 – Параметры схемы

N⁰	Вид повреждения	Схема		Генератор			Линия		Нагрузка			
вари- анта	линии	соеди- нения нагруз-	\underline{Z}_{g1} ,	\underline{Z}_{g^2} ,	\underline{Z}_{g0} ,	\underline{Z}_{l1} ,	\underline{Z}_{l2} ,	\underline{Z}_{l0} ,	\underline{Z}_{n1} ,	\underline{Z}_{n2} ,	\underline{Z}_{n0} ,	
		пагруз- ки	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	
1	к.з. фазы В на землю	¥	j20	j15	j5	5+j3	3+j2	1+j1	25+j10	30+j20	10+j5	
2	к.з. фазы С на землю	¥	j22	j17	j7	7+j3	5+j2	2+j1	30+j20	45+j30	15+j10	
3	к.з. фаз А и В на землю	¥	j24	j19	j9	5+j5	3+j4	1+j3	40+j30	50+j40	25+j5	
4	к.з. фаз В и С на землю	¥	j26	j21	j11	7+j6	5+j4	3+j3	55+j40	60+j50	25+j20	
5	к.з. фаз А и С на землю	¥	j28	j23	j13	9+j6	7+j4	5+j3	40+j50	55+j60	20+j25	
6	к.з. фаз А и В	¥	j30	j25	j15	7+j8	5+j6	3+j5	30+j20	40+j30	20+j10	
7	к.з. фаз В и С	¥	j32	j27	j17	3+j3	2+j2	1+j1	25+j30	30+j40	10+j15	
8	к.з. фаз А и С	¥	j34	j29	j19	4+j3	3+j2	2+j1	10+j20	25+j30	5+j10	
9	обрыв фазы А	¥	j36	j31	j21	3+j4	2+j3	1+j2	60+j60	70+j80	15+j10	
10	обрыв фазы С	¥	j38	j33	j23	6+j3	4+j2	3+j1	70+j75	90+j80	15+j15	
11	обрыв фаз А и В	¥	j40	j35	j25	7+j3	5+j2	4+j1	25+j15	35+j30	15+j10	
12	обрыв фаз В и С	¥	j42	j37	j27	6+j4	4+j3	3+j2	35+j25	45+j35	20+j20	

Nº		Схема		Генератор			Линия			Нагрузка	
вари-	Вид повреждения линии	соеди- нения	\underline{Z}_{g1} ,	\underline{Z}_{g2} ,	\underline{Z}_{g0} ,	\underline{Z}_{l1} ,	\underline{Z}_{l^2} ,	\underline{Z}_{l0} ,	\underline{Z}_{n1} ,	\underline{Z}_{n2} ,	\underline{Z}_{n0} ,
анта		нагруз- ки	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом
13	обрыв фаз А и С	Ý	j44	j41	j31	5+j3	3+j2	1+j1	20+j10	30+j20	10+j5
14	к.з. фазы А на землю	Y	j46	j43	j33	7+j3	5+j2	2+j1	30+j20	40+j30	15+j10
15	к.з. фазы В на землю	\uparrow	j48	j45	j35	5+j5	3+j4	1+j3	40+j30	50+j40	20+j5
16	к.з. фазы С на землю	\uparrow	j50	j47	j37	7+j6	5+j4	3+j3	50+j40	60+j50	25+j20
17	к.з. фаз А и В на землю	Y	j52	j49	j39	9+j6	7+j4	5+j3	40+j50	50+j60	20+j25
18	к.з. фаз В и С на землю	Y	j54	j51	j41	7+j8	5+j6	3+j5	30+j20	40+j30	15+j10
19	к.з. фаз А и С на землю	\uparrow	j56	j53	j43	3+j3	2+j2	1+j1	20+j30	30+j40	10+j15
20	к.з. фаз А и В	Y	j58	j55	j45	4+j3	3+j2	2+j1	10+j20	20+j30	5+j10
21	к.з. фаз В и С	Y	j60	j57	j47	3+j4	2+j3	1+j2	60+j60	70+j80	10+j10
22	к.з. фаз А и С	Y	j62	j59	j49	6+j3	4+j2	3+j1	70+j70	90+j80	15+j15
23	обрыв фазы А	Y	j64	j61	j51	7+j3	5+j2	4+j1	25+j15	35+j25	15+j10
24	обрыв фазы В	Y	j66	j63	j53	6+j4	4+j3	3+j2	35+j25	45+j35	20+j15
25	обрыв фазы С	\uparrow	j68	j65	j55	5+j3	3+j2	1+j1	45+j35	55+j45	25+j10

N₂		Схема		Генератор	1		Линия			Нагрузка	
вари-	Вид повреждения линии	соеди- нения	\underline{Z}_{g1} ,	\underline{Z}_{g^2} ,	\underline{Z}_{g0} ,	\underline{Z}_{l1} ,	\underline{Z}_{l^2} ,	\underline{Z}_{l0} ,	\underline{Z}_{n1} ,	\underline{Z}_{n2} ,	\underline{Z}_{n0} ,
анта		нагруз- ки	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом
26	к.з. фазы А на землю	Δ	j70	j67	j57	5+j3	3+j2	1+j1	40+j20	50+j30	25+j10
27	к.з. фазы В на землю	Δ	j72	j69	j59	7+j3	5+j2	2+j1	20+j40	30+j50	10+j25
28	к.з. фазы С на землю	Δ	j74	j71	j61	5+j5	3+j4	1+j3	20+j20	30+j30	15+j10
29	к.з. фаз А и В на землю	Δ	j76	j73	j63	7+j6	5+j4	3+j3	60+j70	70+j90	10+j20
30	к.з. фаз В и С на землю	Δ	j78	j75	j65	9+j6	7+j4	5+j3	80+j70	90+j80	25+j15
31	к.з. фаз А и С на землю	Δ	j15	j5	j20	9+j6	7+j4	5+j3	40+j50	50+j60	20+j25
32	к.з. фаз А и В	Δ	j17	j7	j22	7+j8	5+j6	3+j5	30+j20	40+j30	15+j10
33	к.з. фаз В и С	Δ	j19	j9	j24	3+j3	2+j2	1+j1	20+j30	30+j40	10+j15
34	к.з. фаз А и С	Δ	j21	j11	j26	4+j3	3+j2	2+j1	10+j20	20+j30	5+j10
35	обрыв фазы А	Δ	j23	j13	j28	3+j4	2+j3	1+j2	60+j60	70+j80	10+j10
36	обрыв фазы В		j25	j15	j30	6+j3	4+j2	3+j1	70+j70	90+j80	15+j15
37	обрыв фазы С	Δ	j27	j17	j20	9+j6	7+j4	5+j3	40+j50	50+j60	20+j25

Nº		Схема		Генератор			Линия			Нагрузка	
вари-	Вид повреждения линии	соеди- нения	\underline{Z}_{g1} ,	\underline{Z}_{g2} ,	\underline{Z}_{g0} ,	\underline{Z}_{l1} ,	\underline{Z}_{l^2} ,	\underline{Z}_{l0} ,	\underline{Z}_{n1} ,	\underline{Z}_{n2} ,	\underline{Z}_{n0} ,
анта		нагруз- ки	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом
38	к.з. фазы В на землю	Ý	j57	j67	j70	3+j2	5+j3	1+j1	40+j20	25+j10	50+j30
39	к.з. фазы С на землю	Ý	j59	j69	j72	5+j2	7+j3	2+j1	20+j40	10+j25	<i>30+j50</i>
40	к.з. фаз А и В на землю	Ý	j61	j71	j74	3+j4	5+j5	1+j3	20+j20	15+j10	30+j30
41	к.з. фаз В и С на землю	Ý	j63	j73	j76	5+j4	7+j6	3+j3	60+j70	10+j20	70+j90
42	к.з. фаз А и С на землю	Ý	j65	j75	j78	7+j4	9+j6	5+j3	80+j70	25+j15	90+j80
43	к.з. фаз А и В	Ý	j41	j31	j20	7+j8	5+j6	3+j5	40+j20	50+j30	25+j10
44	к.з. фаз В и С	Ý	j43	j33	j22	3+j3	2+j2	1+j1	20+j40	30+j50	10+j25
45	к.з. фаз А и С	Ý	j45	j35	j24	4+j3	3+j2	2+j1	20+j20	30+j30	15+j10
46	обрыв фазы А	Ý	j47	j37	j26	3+j4	2+j3	1+j2	60+j70	70+j90	10+j20
47	обрыв фазы С	Ý	j49	j39	j28	6+j3	4+j2	3+j1	80+j70	90+j80	25+j15
48	к.з. фазы А на землю	Y	j51	j41	j30	9+j6	7+j4	5+j3	40+j50	50+j60	20+j25
49	к.з. фазы В на землю	\uparrow	j53	j43	j20	7+j8	5+j6	3+j5	40+j20	50+j30	25+j10

Nº		Схема		Генератор			Линия			Нагрузка	
вари-	Вид повреждения линии	соеди- нения	\underline{Z}_{g1} ,	\underline{Z}_{g^2} ,	\underline{Z}_{g0} ,	\underline{Z}_{l1} ,	\underline{Z}_{l^2} ,	\underline{Z}_{l0} ,	\underline{Z}_{n1} ,	\underline{Z}_{n2} ,	\underline{Z}_{n0} ,
анта		нагруз- ки	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом
50	к.з. фазы С на землю	Y	j59	j69	j72	5+j2	7+j3	2+j1	40+j50	50+j30	25+j10
51	к.з. фаз А и В на землю	Y	j61	j71	j74	3+j4	5+j5	1+j3	30+j20	30+j50	10+j25
52	к.з. фаз В и С на землю	Y	j74	j71	j61	5+j3	3+j2	1+j3	20+j30	30+j30	15+j10
53	к.з. фаз А и С на землю	Y	j76	j73	j63	7+j3	5+j2	3+j3	10+j20	70+j90	10+j20
54	к.з. фаз А и В	Y	j78	j75	j65	5+j5	3+j4	5+j3	60+j60	90+j80	25+j15
55	к.з. фаз В и С	Y	j70	j67	j57	7+j6	5+j4	1+j1	70+j70	20+j20	15+j10
56	к.з. фаз А и С	Y	j72	j69	j59	9+j6	7+j4	2+j1	40+j50	60+j70	10+j20
57	обрыв фазы А	Y	j15	j11	j5	7+j3	5+j2	2+j1	30+j30	80+j70	25+j15
58	обрыв фазы В	Y	j17	j13	j7	5+j5	3+j4	1+j3	70+j90	25+j10	20+j25
59	обрыв фазы С	Y	j19	j9	j9	3+j2	5+j3	1+j3	90+j80	10+j25	15+j10
60	к.з. фазы А на землю	Δ	j21	j5	j11	5+j2	7+j3	3+j3	20+j20	15+j10	10+j15
61	к.з. фазы В на землю	Δ	j23	j7	j13	3+j4	5+j5	5+j3	60+j70	10+j20	5+j10

Nº		Схема		Генератор			Линия			Нагрузка	
вари-	Вид повреждения линии	соеди- нения	\underline{Z}_{g1} ,	\underline{Z}_{g^2} ,	\underline{Z}_{g0} ,	\underline{Z}_{l1} ,	\underline{Z}_{l^2} ,	\underline{Z}_{l0} ,	\underline{Z}_{n1} ,	\underline{Z}_{n2} ,	\underline{Z}_{n0} ,
анта		нагруз- ки	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом
62	к.з. фазы С на землю	Δ	j70	j67	j57	5+j3	3+j2	1+j1	40+j20	50+j30	25+j10
63	к.з. фаз А и В на землю	Δ	j72	j69	j59	7+j3	5+j2	2+j1	20+j40	30+j50	10+j25
64	к.з. фаз В и С на землю	Δ	j74	j71	j61	5+j5	3+j4	1+j3	20+j20	30+j30	15+j10
65	к.з. фаз А и С на землю	Δ	j76	j73	j63	7+j6	5+j4	3+j3	60+j70	70+j90	10+j20
66	к.з. фаз А и В	Δ	j78	j75	j65	9+j6	7+j4	5+j3	80+j70	90+j80	25+j15
67	к.з. фаз В и С	Δ	j15	j20	j5	5+j3	7+j3	1+j3	20+j20	15+j10	10+j15
68	к.з. фаз А и С	Δ	j17	j22	j7	7+j3	5+j5	3+j3	60+j70	10+j20	5+j10
69	обрыв фазы А	Δ	j19	j24	j9	5+j5	7+j6	5+j3	50+j30	40+j20	15+j10
70	обрыв фазы В	Δ	j21	j26	j11	7+j6	9+j6	1+j1	<i>30+j50</i>	20+j40	10+j20
71	обрыв фазы С	Δ	j23	j28	j13	9+j6	3+j2	2+j1	30+j30	20+j20	25+j15
72	к.з. фазы В на землю	\mathbf{Y}	j25	j30	j15	7+j8	5+j2	1+j3	70+j90	60+j70	25+j10
73	к.з. фазы С на землю	¥	j17	j13	j7	5+j5	3+j4	3+j3	90+j80	80+j70	10+j25

Nº		Схема		Генератор			Линия			Нагрузка	
вари-	Вид повреждения линии	соеди- нения	\underline{Z}_{g1} ,	\underline{Z}_{g2} ,	\underline{Z}_{g0} ,	\underline{Z}_{l1} ,	\underline{Z}_{l2} ,	\underline{Z}_{l0} ,	\underline{Z}_{n1} ,	\underline{Z}_{n2} ,	\underline{Z}_{n0} ,
анта		нагруз- ки	Ом								
74	к.з. фаз А и В на землю	¥	j51	j41	j31	3+j2	5+j3	1+j3	50+j30	25+j10	10+j20
75	к.з. фаз В и С на землю	Ý	j53	j43	j33	5+j2	7+j3	3+j3	30+j50	10+j25	40+j20
76	к.з. фаз А и С на землю	Ý	j71	j45	j35	3+j4	5+j5	5+j3	30+j30	15+j10	20+j40
77	к.з. фаз А и В	Ý	j73	j47	j37	5+j4	7+j6	1+j1	70+j90	10+j20	20+j20
78	к.з. фаз В и С	Ý	j75	j49	j39	7+j4	9+j6	2+j1	90+j80	25+j15	60+j70
79	к.з. фаз А и С	Ý	j44	j54	j41	7+j6	5+j4	3+j3	40+j20	30+j50	80+j70
80	обрыв фазы А	Ý	j46	j56	j43	9+j6	7+j4	5+j3	20+j40	10+j20	25+j15
81	обрыв фазы С	Ý	j48	j74	j61	5+j3	7+j3	1+j3	20+j20	40+j20	10+j15
82	к.з. фазы А на землю	\uparrow	j50	j76	j63	7+j3	5+j5	3+j3	60+j70	20+j40	5+j10
83	к.з. фазы В на землю	\uparrow	j52	j78	j65	5+j5	7+j6	5+j3	80+j70	20+j20	15+j10
84	к.з. фазы С на землю	\uparrow	j23	j28	j13	7+j6	9+j6	1+j1	80+j70	60+j70	10+j20
85	к.з. фаз А и В на землю	\uparrow	j25	j30	j15	9+j6	3+j2	2+j1	20+j20	80+j70	25+j15

Nº		Схема		Генератор			Линия			Нагрузка	
вари-	Вид повреждения линии	соеди- нения	\underline{Z}_{g1} ,	\underline{Z}_{g^2} ,	\underline{Z}_{g0} ,	\underline{Z}_{l1} ,	\underline{Z}_{l2} ,	\underline{Z}_{l0} ,	\underline{Z}_{n1} ,	\underline{Z}_{n2} ,	\underline{Z}_{n0} ,
анта		нагруз- ки	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом
86	к.з. фаз В и С на землю	Y	j78	j67	j57	5+j3	3+j2	1+j1	40+j20	50+j30	25+j10
87	к.з. фаз А и С на землю	Y	j57	j69	j59	7+j3	5+j2	2+j1	20+j40	30+j50	10+j25
88	к.з. фаз А и В	Y	j59	j74	j61	5+j5	3+j4	1+j3	20+j20	30+j30	15+j10
89	к.з. фаз В и С	Y	j61	j76	j63	7+j6	5+j4	3+j3	60+j70	70+j90	10+j20
90	к.з. фаз А и С	Y	j70	j78	j65	9+j6	7+j4	5+j3	80+j70	90+j80	25+j15
91	обрыв фазы А	Y	j72	j57	j61	7+j6	7+j4	5+j3	<i>30+j50</i>	20+j40	10+j20
92	обрыв фазы В	Y	j70	j59	j63	9+j6	7+j3	1+j3	30+j30	20+j20	25+j15
93	обрыв фазы С	Y	j72	j61	j65	5+j4	9+j6	3+j3	70+j90	60+j70	25+j10
94	к.з. фазы А на землю	Δ	j75	j63	j57	7+j4	3+j2	5+j3	90+j80	80+j70	10+j25
95	к.з. фазы В на землю	Δ	j71	j65	j59	7+j3	5+j2	2+j1	20+j40	10+j20	10+j25
96	к.з. фаз В и С на землю	\mathbf{Y}	j73	j57	j61	9+j6	3+j4	1+j3	20+j20	25+j15	15+j10
97	к.з. фаз А и С на землю	¥	j75	j59	j63	5+j5	3+j4	1+j3	60+j70	25+j10	10+j20

Nº		Схема		Генератор			Линия		Нагрузка		
вари-	Вид повреждения линии	соеди- нения	\underline{Z}_{g1} ,	\underline{Z}_{g^2} ,	\underline{Z}_{g0} ,	\underline{Z}_{l1} ,	\underline{Z}_{l^2} ,	\underline{Z}_{l0} ,	\underline{Z}_{n1} ,	\underline{Z}_{n2} ,	\underline{Z}_{n0} ,
анта		нагруз- ки	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом
98	к.з. фаз В и С на землю	\uparrow	J69	j67	j57	5+j3	5+j3	2+j1	40+j20	50+j30	25+j15
99	к.з. фаз А и С на землю	Y	j72	j69	j59	7+j3	3+j4	1+j2	20+j40	35+j50	10+j25
100	к.з. фаз А и В	Y	j74	j70	j61	5+j5	5+j4	3+j3	20+j20	30+j30	15+j10

Таблица 4.2 – Фазная ЭДС генератора и сопротивление нейтрального провода

Номер группы	1	2	3	4	5	6	7	8	9	10
	группа	группа	группа	группа	группа	группа	группа	группа	группа	группа
$E_{fg},{ m B}$	127	220	380	660	127	220	380	660	220	380
$\underline{Z}_N = R_N, \mathbf{OM}$	5	7	9	10	12	14	15	16	18	20
Номер группы	11	12	13	14	15	16	17	18	19	20
	группа									
	- p _j	группа	группа	группа	группа	группа	группа	группа	группа	группа
$E_{fg},{ m B}$	380	660	220	799111 380	<u>группа</u> 127	группа 220	<u>группа</u> 380	группа 660	группа 220	380

4.2 Основы метода симметричных составляющих

В основе метода симметричных составляющих лежит представление несимметричной системы ЭДС, напряжений или токов суммой трех симметричных систем и замена по принципу наложения расчета несимметричного режима работы трехфазной цепи расчетом трех симметричных режимов.

В соответствии с методом симметричных составляющих любую несимметричную трехфазную систему напряжений, токов, или ЭДС можно представить суммой трех симметричных трехфазных систем: прямой, обратной и нулевой последовательности (рисунок 4.2). Эти системы называют *симметричными составляющими* данной несимметричной трехфазной системы (таблица 4.3).



Рисунок 4.2 – Сущность метода симметричных составляющих

Таблица 4.3 – Симметричные составляющие

Система	Определение
Система (напряжений,	Трехфазная система, в которой напряжения (токи,
токов, ЭДС) прямой	ЭДС) равны по амплитуде и сдвинуты по фазе на 120
последовательности	градусов, с прямым чередованием фаз А, В, С
Система (напряжений,	Трехфазная система, в которой напряжения (токи,
токов, ЭДС) обратной	ЭДС) равны по амплитуде и сдвинуты по фазе на 120
последовательности	градусов, с обратным чередованием фаз А, С, В
Система (напряжений,	Трехфазная система, в которой напряжения (токи,
токов, ЭДС) нулевой	ЭДС) равны по амплитуде и совпадают по фазе
последовательности	

Для более компактной записи используем оператор фазы (или фазный множитель) $a = e^{j \cdot 120}$. Это вектор, скалярная величина которого равна 1, умножить вектор на a – значит повернуть его на 120° против часовой стрелки, не изменив величины (рисунок 4.3).



Рисунок 4.3

Приняв за основные вектор A_1 прямой системы, вектор A_2 обратной системы, вектор A_0 нулевой системы, выразим через них остальные вектора

$$\dot{B}_{1} = a^{2} \dot{A}_{1}; \quad \dot{B}_{2} = a \dot{A}_{2}; \quad \dot{B}_{0} = \dot{A}_{0};
\dot{C}_{1} = a \dot{A}_{1}; \quad \dot{C}_{2} = a^{2} \dot{A}_{2}; \quad \dot{C}_{0} = \dot{A}_{0}.$$
(4.1)

Вектора исходной несимметричной системы будут равны сумме соответствующих симметричных составляющих

$$\dot{A} = \dot{A}_{1} + \dot{A}_{2} + \dot{A}_{0}$$

$$\dot{B} = \dot{B}_{1} + \dot{B}_{2} + \dot{B}_{0} = a^{2}\dot{A}_{1} + a\dot{A}_{2} + \dot{A}_{0}$$

$$\dot{C} = \dot{C}_{1} + \dot{C}_{2} + \dot{C}_{0} = a\dot{A}_{1} + a^{2}\dot{A}_{2} + \dot{A}_{0}$$
(4.2)

90

Для расчета напряжений (\dot{U}_A , \dot{U}_B , \dot{U}_C) и токов (\dot{I}_A , \dot{I}_B , \dot{I}_C), если известны их симметричные составляющие, формулы (4.2) перепишутся следующим образом (таблица 4.4).

Таблица 4.4 – Формулы для расчета несимметричных напряжений и токов, если известны их симметричные составляющие

Напряжения в месте несимметрии	Токи в месте несимметрии
$\dot{U}_{A} = \dot{U}_{1} + \dot{U}_{2} + \dot{U}_{0}$	$\dot{I}_{A} = \dot{I}_{1} + \dot{I}_{2} + \dot{I}_{0}$
$\dot{U}_{B} = a^{2}\dot{U}_{1} + a\dot{U}_{2} + \dot{U}_{0}$	$\dot{I}_{B} = a^{2}\dot{I}_{1} + a\dot{I}_{2} + \dot{I}_{0}$
$\dot{U}_{c} = a\dot{U}_{1} + a^{2}\dot{U}_{2} + \dot{U}_{0}$	$\dot{I}_{C} = a\dot{I}_{1} + a^{2}\dot{I}_{2} + \dot{I}_{0}$

Если же наоборот напряжения или токи в месте несимметрии известны, то из решения системы (4.2) легко получить формулы для расчета симметричных составляющих (таблица 4.5).

Таблица 4.5 – Формулы для расчета симметричных составляющих напряжений и токов, если известны несимметричные напряжения и токи

Симметричные составляющие напряжения	Симметричные составляющие токов
$\dot{U}_{0} = \frac{1}{3}(\dot{U}_{A} + \dot{U}_{B} + \dot{U}_{C})$	$\dot{I}_0 = \frac{1}{3}(\dot{I}_A + \dot{I}_B + \dot{I}_C)$
$\dot{U}_1 = \frac{1}{3}(\dot{U}_A + a\dot{U}_B + a^2\dot{U}_C)$	$\dot{I}_{1} = \frac{1}{3}(\dot{I}_{A} + a\dot{I}_{B} + a^{2}\dot{I}_{C})$
$\dot{U}_2 = \frac{1}{3}(\dot{U}_A + a^2\dot{U}_B + a\dot{U}_C)$	$\dot{I}_2 = \frac{1}{3}(\dot{I}_A + a^2\dot{I}_B + a\dot{I}_C)$

4.3 Виды несимметрии в трехфазных цепях

Большинство электроустановок работает в симметричных режимах. Резкая несимметрия в таких цепях носит аварийный характер и возникает, как правило, в каком либо одном сечении. Различают два вида несимметрии: поперечную и продольную. Поперечная несимметрия возникает в тех случаях, когда между фазами и нейтралью (землей), или между отдельными фазами включаются неравные сопротивления. Наиболее распространенные случаи поперечной несимметрии в электроустановках – это несимметрия, обусловленная коротким замыканием одной или двух фаз на землю или фаз между собой. Междуфазные к.з. (двухфазные и трехфазные) возникают в сетях, как с заземленной, так и с изолированной нейтралью. Однофазные к.з. могут происходить только в сетях с заземленной нейтралью.

Продольная несимметрия возникает в том случае, когда в рассечку фаз линии включаются неравные сопротивления. К продольной несимметрии относится обрыв одного или двух проводов.

Напряжения и токи в месте несимметрии связаны между собой определенными соотношениями. Эти соотношения можно назвать граничными условиями в месте несимметрии. Рассмотрим их для обоих видов несимметрии.

Уравнения при поперечной несимметрии записываются для напряжений \dot{U}_A , \dot{U}_B , \dot{U}_C и токов \dot{I}_A , \dot{I}_B , \dot{I}_C фаз в месте несимметрии относительно земли. Если между фазой и землей включено сопротивление, то напряжение и ток на нем связаны между собой по закону Ома ($\dot{U} = \underline{z} \cdot \dot{I}$). При коротком замыкании фазы на землю напряжение между фазой и землей равно нулю ($\dot{U} = 0$). Если фаза не имеет соединения с землей, то нулю будет равен ток между фазой и землей ($\dot{I} = 0$).

В таблице 4.6 приведены граничные условия в месте поперечной несимметрии для различных видов короткого замыкания.

Уравнения для продольной несимметрии записываются для напряжений \dot{U}_A , \dot{U}_B , \dot{U}_C и токов \dot{I}_A , \dot{I}_B , \dot{I}_C фаз в месте несимметрии. Если в рассечку фазы включено сопротивление, то напряжение и ток на нем связаны между собой по закону Ома ($\dot{U} = \underline{z} \cdot \dot{I}$). При обрыве фазы ток этой фазы будет равен нулю ($\dot{I} = 0$), при отсутствии обрыва равно нулю напряжение в месте несимметрии ($\dot{U} = 0$).

В таблице 4.7 приведены граничные условия в месте продольной несимметрии для различных видов обрывов фаз.

Таблица 4.6 – Дополнительные уравнения в месте несимметрии при поперечной несимметрии (коротких замыканиях)

Вид несимметрии	Расчетная схема в месте несимметрии	Дополнительные уравнения к уравнениям Кирхгофа	Запись дополнительных уравнений через симметричные составляющие			
Однофазное короткое замыкание на землю (к.з.фазы А)						
A ° B ° C °	$A \circ H $ $B \circ H $ $C \circ H $ $U_A \lor U_B \lor U_C \lor O$ $H $	$\dot{U}_{A} = 0$ $\dot{I}_{B} = 0$ $\dot{I}_{C} = 0$	$\dot{U}_{A} = \dot{U}_{1} + \dot{U}_{2} + \dot{U}_{0} = 0$ $\dot{I}_{B} = a^{2}\dot{I}_{1} + a\dot{I}_{2} + \dot{I}_{0} = 0$ $\dot{I}_{C} = a\dot{I}_{1} + a^{2}\dot{I}_{2} + \dot{I}_{0} = 0$			
Двухфазное короткое замыка	ние на землю (к.з.на землю фаз	АиС)				
$ \begin{array}{c} A \\ B \\ C \\ \end{array} $	$A \circ H \to H$	$\dot{U}_{A} = 0$ $\dot{I}_{B} = 0$ $\dot{U}_{C} = 0$	$\dot{U}_{A} = \dot{U}_{1} + \dot{U}_{2} + \dot{U}_{0} = 0$ $\dot{I}_{B} = a^{2}\dot{I}_{1} + a\dot{I}_{2} + \dot{I}_{0} = 0$ $\dot{U}_{C} = a\dot{U}_{1} + a^{2}\dot{U}_{2} + \dot{U}_{0} = 0$			
Двухфазное короткое замыка	ние (междуфазное к.з. фаз А и	B)	_			
$ \begin{array}{c} A & & & \\ B & & & \\ C & & & \\ \end{array} $	$A \circ H_{A} \circ H_{A} \circ H_{B} \circ H_{C} \circ $	$\dot{U}_{A} = \dot{U}_{B}$ $\dot{I}_{C} = 0$ $\dot{I}_{A} = -\dot{I}_{B}$	$\dot{U}_{1} + \dot{U}_{2} + \dot{U}_{0} = a^{2}\dot{U}_{1} + a\dot{U}_{2} + \dot{U}_{0}$ $a\dot{I}_{1} + a^{2}\dot{I}_{2} + \dot{I}_{0} = 0$ $\dot{I}_{1} + \dot{I}_{2} + \dot{I}_{0} = -a^{2}\dot{I}_{1} - a\dot{I}_{2} - \dot{I}_{0}$			

Таблица 4.7 – Дополнительные уравнения в месте несимметрии при продольной несимметрии (обрывах фаз)

Вид несимметрии	Расчетная схема в месте несимметрии	Дополнительные уравнения к уравнениям Кирхгофа	Запись дополнительных уравнений через симметричные составляющие
Обрыв одной фазы (фазы А)			
$A \circ \underbrace{I_A}_{I_B}$ $B \circ \underbrace{I_C}_{I_C}$ $C \circ \underbrace{I_C}_{I_C}$	$A \circ \overbrace{I_B}^{I_A} \circ \overbrace{U_R}^{U_A} \circ \overbrace{U_R}^{I_A} \circ \overbrace{U_C}^{I_A} \circ $	$\dot{I}_{A} = 0$ $\dot{U}_{B} = 0$ $\dot{U}_{C} = 0$	$\dot{I}_{A} = \dot{I}_{1} + \dot{I}_{2} + \dot{I}_{0} = 0$ $\dot{U}_{B} = a^{2}\dot{U}_{1} + a\dot{U}_{2} + \dot{U}_{0} = 0$ $\dot{U}_{C} = a\dot{U}_{1} + a^{2}\dot{U}_{2} + \dot{U}_{0} = 0$
Обрыв двух фаз (А и В)			
$ \begin{array}{c} I_{A} \\ A \circ \overbrace{I_{B}} \\ B \circ \overbrace{I_{C}} \\ C \circ \\ \end{array} $	$A \circ \overbrace{I_{B}}^{I_{A}} \circ \overbrace{U_{B}}^{U_{A}} \circ \overbrace{U_{B}}^{I_{A}} \circ \overbrace{U_{C}}^{I_{A}} \circ \overbrace{U_{C}}^{I_{C}} \circ $	$\dot{I}_{A} = 0$ $\dot{I}_{B} = 0$ $\dot{U}_{C} = 0$	$\dot{I}_{A} = \dot{I}_{1} + \dot{I}_{2} + \dot{I}_{0} = 0$ $\dot{I}_{B} = a^{2}\dot{I}_{1} + a\dot{I}_{2} + \dot{I}_{0} = 0$ $\dot{U}_{C} = a\dot{U}_{1} + a^{2}\dot{U}_{2} + \dot{U}_{0} = 0$

4.4 Общий алгоритм расчета методом симметричных составляющих цепи с несимметричным участком в линии

Рассмотрим трехфазную цепь с симметричным генератором, симметричной нагрузкой, в линии которой возникла несимметрия (например, обрыв или короткое замыкание) (рисунок 4.4).





При расчете методом симметричных составляющих исходную несимметричную цепь заменяют тремя симметричными схемами, в каждой из сопротивления И действуют ЭДС, напряжения которых стоят И токи соответствующей последовательности. Так как эти схемы симметричные, расчет каждой из них проводится только для одной фазы (фазы А).

Алгоритм расчета фазных токов \dot{I}_A , \dot{I}_{B_1} , \dot{I}_C и фазных напряжений \dot{U}_A , \dot{U}_{B_1} , \dot{U}_C несимметричного участка при расчете методом симметричных составляющих будет одинаков для любого вида несимметрии. Сначала из расчета однофазных схем с учетом условий в месте несимметрии определяют симметричные составляющие искомых напряжений и токов \dot{U}_1 , \dot{U}_2 , \dot{U}_0 и \dot{I}_1 , \dot{I}_2 , \dot{I}_0 , а затем, по формулам таблицы 4.4 рассчитывают напряжения и токи в месте несимметрии.

Последовательность расчета следующая:

1) Составляют три однофазные схемы замещения: прямой, обратной и нулевой последовательностию

2) Однофазные схемы замещения преобразуют к простейшему виду.

3) Записывают для преобразованных схем уравнения по второму закону Кирхгофа.

4) Дополнительно записывают граничные условия в месте несимметрии, расписав напряжения и токи в них через симметричные составляющие.

5) Решают составленную систему уравнений любым методом и находят симметричные составляющие токов и напряжений.

6) После расчета симметричных составляющих по формулам таблицы 4.4 определяют искомые токи и напряжения в месте несимметрии.

При построении схем замещения нужно учитывать следующие моменты:

- если нагрузка соединена треугольником, то ее предварительно нужно преобразовать в звезду и найти соответствующие сопротивления всех последовательностей для звезды;

- если система ЭДС генератора симметрична, то присутствовать фазное напряжение генератора будет только в схеме прямой последовательности. Несимметричная система входных ЭДС по формулам таблицы 4.5 раскладывается на симметричные составляющие и включается в схему замещения каждой последовательности;

- схемы прямой и обратной последовательности не будут содержать сопротивления нейтрального провода, так как токи этих последовательностей по нулевому проводу протекать не будут (для прямой и обратной последовательности $\dot{I}_A + \dot{I}_B + \dot{I}_C = 0$);

- схема нулевой последовательности составляется при несимметричных коротких замыканиях на землю (одно и двухфазных), а также при обрыве одной или двух фаз. Составление схемы замещения нулевой последовательности следует начинать от точки, где возникла несимметрия. Чтобы получилась замкнутая цепь для прохождения токов нулевой последовательности, в схеме должна быть хотя бы одна заземленная нейтраль;

96

- сопротивление нейтрального провода в схему нулевой последовательности вводится утроенной величиной. Это связано с тем, что по нулевому проводу текут токи \dot{I}_0 всех трех фаз, т.е $\dot{I}_N = 3 \cdot \dot{I}_0$, уравнение по второму закону Кирхгофа по контуру фазы А для нулевой последовательности запишется как $\dot{I}_0 \underline{z}_0 + 3\dot{I}_0 \underline{z}_N = \dot{U}_0$. Отсюда и получается формула для комплексного эквивалентного сопротивления

нулевой последовательности

$$\underline{z}_{0\mathcal{P}} = \frac{U_0}{\dot{I}_0} = \underline{z}_0 + 3 \cdot \underline{z}_N$$

4.5 Пример расчета цепи с поперечной несимметрией

Рассмотрим трехфазную цепь с симметричным генератором (g) и симметричной нагрузкой (n), в которой в линии (l) произошло короткое замыкание фазы А на землю (рисунок 4.5). Нагрузка соединена звездой с нулевым проводом.



Рисунок 4.5

1) Составим три однофазные схемы замещения: прямой, обратной и нулевой последовательности (таблица 4.8):

– в схеме прямой последовательности включены фазная ЭДС генератора и сопротивления всех элементов цепи прямой последовательности. Здесь \dot{U}_1 и \dot{I}_1 - симметричные составляющие напряжения и тока прямой последовательности в месте короткого замыкания;

– конфигурация схемы обратной последовательности такая же, но схема не будет содержать ЭДС (так как мы имеем симметричную систему ЭДС на входе). В ней включены сопротивления всех элементов цепи обратной последовательности, \dot{U}_2 и \dot{I}_2 - симметричные составляющие напряжения и тока обратной последовательности в месте короткого замыкания;

– конфигурация схемы нулевой последовательности в рассматриваемом примере отличается от схемы обратной последовательности только наличием утроенного сопротивления нейтрального провода. В ней включены сопротивления всех элементов цепи нулевой последовательности, \dot{U}_0 и \dot{I}_0 - симметричные составляющие напряжения и тока нулевой последовательности в месте короткого замыкания.

Следует отметить, что конфигурация схемы нулевой последовательности зависит как от схемы соединения нагрузки, так и от вида к.з. Поэтому в других случаях при ее составлении нужно учесть следующее:

– если нагрузка не имеет нулевого провода (то есть соединена звездой без нулевого провода или треугольником), то ветви с сопротивлением нагрузки \underline{Z}_{n0} в схеме не будет;

– если в схеме произошло междуфазное короткое замыкание, то схему нулевой последовательности вообще не составляют, так как ток и напряжение нулевой последовательности будут равны нулю. Поэтому для случая междуфазного к.з. составляют всего две схемы замещения: прямой и обратной последовательности.

Особенности составления схем замещения для некоторых отличных от примера случаев показаны в таблице 4.9.

2) После составления схем замещения преобразуем их к простейшему виду (одному контуру), сложив параллельные ветви относительно места короткого замыкания. Эквивалентную ЭДС \dot{E}_1 и эквивалентные сопротивления $\underline{Z}_1, \underline{Z}_2, \underline{Z}_0$ найдем по известным формулам эквивалентных преобразований. Схемы после преобразования показаны в столбце 2 таблицы 4.8.

98



Таблица 4.8 – Схемы замещения при поперечной несимметрии

Таблица 4.9 – Особенности составления схем замещения при схемах соединения нагрузки без соединения с землей*



* нейтраль генератора заземлена

Для нахождения шести неизвестных симметричных 3) составляющих $\dot{U}_1, \dot{U}_2, \dot{U}_0$ и $\dot{I}_1, \dot{I}_2, \dot{I}_0$ составим систему из шести уравнений:

- первые три уравнения запишем для одноконтурных схем замещения (таблица 4.8) по второму закону Кирхгофа;

- остальные три уравнения запишем по условиям в месте несимметрии. Для рассматриваемого случая к.з. на землю фазы А граничные условия (таблица 4.6)

 $\dot{U}_{A} = 0; \dot{I}_{B} = 0; \dot{I}_{C} = 0,$ распишем их через симметричные составляющие по формулам таблицы 4.4).

$$\begin{cases} \underline{Z}_{1}\dot{I}_{1} + \dot{U}_{1} = \dot{E}_{1} \\ \underline{Z}_{2}\dot{I}_{2} + \dot{U}_{2} = 0 \\ \underline{Z}_{0}\dot{I}_{0} + \dot{U}_{0} = 0 \\ \dot{U}_{A} = \dot{U}_{1} + \dot{U}_{2} + \dot{U}_{0} = 0 \\ \dot{I}_{B} = a^{2}\dot{I}_{1} + a\dot{I}_{2} + \dot{I}_{0} = 0 \\ \dot{I}_{C} = a\dot{I}_{1} + a^{2}\dot{I}_{2} + \dot{I}_{0} = 0 \end{cases}$$

$$(4.3)$$

Полученную систему линейных алгебраических уравнений (4.3) можно решать как на ЭВМ, например, в системе MathCad, так и вручную.

Для решения в MathCad составляется матрица коэффициентов и матрица свободных членов.

	\underline{Z}_1	0	0	1	0	0		\dot{E}_1
	0	\underline{Z}_2	0	0	1	0		0
Λ_	0	0	\underline{Z}_0	0	0	1	D	0
A =	0	0	0	1	1	1	D =	0
	a^2	a	1	0	0	0		0
	a	a^2	1	0	0	0		0

Далее решение системы идет по любому известному алгоритму, например, $IU = A^{-1} \cdot B$. В результате решения получим матрицу искомых симметричных составляющих

$$IU = egin{bmatrix} \dot{I}_1 \ \dot{I}_2 \ \dot{I}_0 \ \dot{U}_1 \ \dot{U}_2 \ \dot{U}_0 \end{bmatrix}$$
 ,

Зная симметричные составляющие, найдем токи и напряжения в месте короткого замыкания. Их можно найти, используя формулы таблицы 4.4

$$\begin{split} \dot{I}_{A} &= \dot{I}_{1} + \dot{I}_{2} + \dot{I}_{0} \\ \dot{I}_{B} &= a^{2}\dot{I}_{1} + a\dot{I}_{2} + \dot{I}_{0} = 0 (проверка) \\ \dot{I}_{C} &= a\dot{I}_{1} + a^{2}\dot{I}_{2} + \dot{I}_{0} = 0 (проверка) \\ \dot{U}_{A} &= \dot{U}_{1} + \dot{U}_{2} + \dot{U}_{0} = 0 (проверка) \\ \dot{U}_{B} &= a^{2}\dot{U}_{1} + a\dot{U}_{2} + \dot{U}_{0} \\ \dot{U}_{C} &= a\dot{U}_{1} + a^{2}\dot{U}_{2} + \dot{U}_{0} \end{split}$$
(4.4)

Систему (4.3) очень просто можно решить и вручную, приведя ее к одному уравнению с одним неизвестным. Для этого все неизвестные величины нужно выразить через одну величину, например, ток \dot{I}_1 . Покажем, как это сделать наиболее просто.

Сначала, используя формулы таблицы 4.5 для расчета симметричных составляющих и граничные условия для токов $\dot{I}_B = 0$; $\dot{I}_C = 0$, установим зависимости между токами \dot{I}_1 , \dot{I}_2 , \dot{I}_0 :

$$\dot{I}_{0} = \frac{1}{3}(\dot{I}_{A} + \dot{I}_{B} + \dot{I}_{C}) = \frac{1}{3}(\dot{I}_{A} + 0 + 0) = \frac{1}{3}\dot{I}_{A}$$
$$\dot{I}_{1} = \frac{1}{3}(\dot{I}_{A} + a\dot{I}_{B} + a^{2}\dot{I}_{C}) = \frac{1}{3}(\dot{I}_{A} + 0 + 0) = \frac{1}{3}\dot{I}_{A}$$
$$\dot{I}_{2} = \frac{1}{3}(\dot{I}_{A} + a^{2}\dot{I}_{B} + a\dot{I}_{C}) = \frac{1}{3}(\dot{I}_{A} + 0 + 0) = \frac{1}{3}\dot{I}_{A}$$

Отсюда сразу очевидно, что

$$\dot{I}_1 = \dot{I}_2 = \dot{I}_0. \tag{4.5}$$

Далее сложим три первые уравнения системы (4.3), получим

$$\underline{Z}_1\dot{I}_1 + \underline{Z}_2\dot{I}_2 + \underline{Z}_0\dot{I}_2 + \dot{U}_1 + \dot{U}_2 + \dot{U}_0 = \dot{E}_1.$$

С учетом (2.31) заменим токи \dot{I}_2 , \dot{I}_0 на \dot{I}_1 и учтем, что $\dot{U}_A = \dot{U}_1 + \dot{U}_2 + \dot{U}_0 = 0$. Получим $\underline{Z}_1 \dot{I}_1 + \underline{Z}_2 \dot{I}_1 + \underline{Z}_0 \dot{I}_1 = \dot{E}_1$, откуда ток прямой последовательности будет находиться по формуле $\dot{I}_1 = \frac{\dot{E}_1}{\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2 + \underline{Z}_0}$.

Остальные симметричные составляющие токов и напряжений найдутся по формулам $\dot{I}_2 = \dot{I}_0 = \dot{I}_1$, $\dot{U}_1 = \dot{E}_1 - \underline{Z}_1 \dot{I}_1$, $\dot{U}_2 = -\underline{Z}_2 \dot{I}_2$, $\dot{U}_0 = -\underline{Z}_0 \dot{I}_0$. Искомые токи и напряжения в месте короткого замыкания находятся по (4.4). На рисунке 4.6 показаны примерные векторные диаграммы токов и напряжений прямой, обратной и нулевой последовательностей и векторные диаграммы результирующих токов и напряжений в месте короткого замыкания для рассмотренного случая однофазного короткого замыкания на землю.

Из векторных диаграмм видно, что ток фазы A в месте короткого замыкания \dot{I}_A равен сумме равных симметричных составляющих токов $\dot{I}_1, \dot{I}_2, \dot{I}_0$, токи других фаз $\dot{I}_B = 0$; $\dot{I}_C = 0$. Напряжение между фазой A и землей $\dot{U}_A = 0$, напряжения между фазами B и C и землей находятся как сумма соответствующих симметричных составляющих.



Рисунок 4.6

4.6 Пример расчета цепи с продольной несимметрией

Рассмотрим трехфазную цепь с симметричным генератором и симметричной нагрузкой, в которой произошел обрыв фазы В (рисунок 4.7). Известны фазная ЭДС генератора \dot{E}_{fg} , фазные сопротивления прямой, обратной и нулевой последовательности для генератора Z_{g1} , Z_{g2} , Z_{g0} для линии Z_{l1} , Z_{l2} , Z_{l0} и нагрузки Z_{n1} , Z_{n2} , Z_{n0} , сопротивление нейтрального провода Z_N . Требуется методом симметричных составляющих рассчитать токи и напряжения в месте несимметрии.



Рисунок 4.7

1) Составим три однофазные схемы замещения: прямой, обратной и нулевой последовательности (таблица 4.10). Место несимметрии (обрыва) в схемах находится в линии. Если нагрузка соединена треугольником, ее перед составлением схем нужно преобразовать в звезду:

– в схему прямой последовательности включены фазная ЭДС генератора и сопротивления всех элементов цепи прямой последовательности. Здесь \dot{U}_1 и \dot{I}_1 - симметричные составляющие напряжения и тока прямой последовательности в месте обрыва;



Таблица 4.10 – Схемы замещения при продольной несимметрии

– конфигурация схемы обратной последовательности такая же, но схема не будет содержать ЭДС (так как мы имеем симметричную систему ЭДС на входе). В ней будут включены сопротивления всех элементов цепи обратной последовательности, \dot{U}_2 и \dot{I}_2 - симметричные составляющие напряжения и тока обратной последовательности в месте обрыва;

– конфигурация схемы нулевой последовательности в рассматриваемом примере отличается от схемы обратной последовательности только наличием утроенного сопротивления нейтрального провода. В ней включены сопротивления всех элементов цепи нулевой последовательности, U₀ и I₀ - симметричные составляющие напряжения и тока нулевой последовательности в месте обрыва.

Для случаев, когда нагрузка не имеет связи с землей, то есть соединена звездой без нулевого провода или треугольником, схему нулевой последовательности можно не составлять. Рекомендации для этих случаев приведены в конце подраздела.

2) После составления схем замещения преобразуем их к простейшему виду (сложим последовательно соединенные сопротивления). Схемы после преобразования показаны в столбце 2 таблицы 4.10.

3) Для нахождения шести неизвестных симметричных составляющих \dot{U}_1 , \dot{U}_2 , \dot{U}_0 и \dot{I}_1 , \dot{I}_2 , \dot{I}_0 составим систему из шести уравнений:

- первые три уравнения запишем для одноконтурных схем замещения (таблица
 4.9) по второму закону Кирхгофа;

- остальные три уравнения – это граничные условия в месте несимметрии (таблица 4.7). расписав их по формулам таблицы 4.4. В случае обрыва фазы В – это $\dot{U}_A = 0$; $\dot{I}_B = 0$; $\dot{U}_C = 0$.

106

$$\begin{cases} \underline{Z}_{1}\dot{I}_{1} + \dot{U}_{1} = \dot{E}_{fg} \\ \underline{Z}_{2}\dot{I}_{2} + \dot{U}_{2} = 0 \\ \underline{Z}_{0}\dot{I}_{0} + \dot{U}_{0} = 0 \\ \dot{U}_{A} = \dot{U}_{1} + \dot{U}_{2} + \dot{U}_{0} = 0 \\ \dot{I}_{B} = a^{2}\dot{I}_{1} + a\dot{I}_{2} + \dot{I}_{0} = 0 \\ \dot{U}_{C} = a\dot{U}_{1} + a^{2}\dot{U}_{2} + \dot{U}_{0} = 0 \end{cases}$$
(4.6)

Для решения в MathCad системы (4.6) составим матрицу коэффициентов и матрицу свободных членов.

$$A = \begin{vmatrix} \underline{Z}_{1} & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & \underline{Z}_{2} & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & \underline{Z}_{0} & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 1 \\ a^{2} & a & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & a & a^{2} & 1 \end{vmatrix} \qquad \qquad B = \begin{vmatrix} \dot{E}_{fg} \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{vmatrix}$$

В результате решения системы получим симметричные составляющие токов и напряжений

$$IU = A^{-1} \cdot B$$
 $IU = \begin{vmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{I}_2 \\ \dot{I}_0 \\ \dot{U}_1 \\ \dot{U}_2 \\ \dot{U}_0 \end{vmatrix}$,

по которым, используя формулы таблицы 4.4, найдем искомые токи и напряжения

$$\begin{split} \dot{I}_{A} &= \dot{I}_{1} + \dot{I}_{2} + \dot{I}_{0} \\ \dot{I}_{B} &= a^{2}\dot{I}_{1} + a\dot{I}_{2} + \dot{I}_{0} = 0 \ (проверка) \\ \dot{I}_{C} &= a\dot{I}_{1} + a^{2}\dot{I}_{2} + \dot{I}_{0} \\ \dot{U}_{A} &= \dot{U}_{1} + \dot{U}_{2} + \dot{U}_{0} = 0 \ (проверка) \\ \dot{U}_{B} &= a^{2}\dot{U}_{1} + a\dot{U}_{2} + \dot{U}_{0} \\ \dot{U}_{C} &= a\dot{U}_{1} + a^{2}\dot{U}_{2} + \dot{U}_{0} = 0 \ (проверка) \end{split}$$
(4.7)

При ручном расчете нужно сначала найти зависимости между напряжениями $\dot{U}_1, \dot{U}_2, \dot{U}_0$, учитывая, что в месте обрыва $\dot{U}_A = 0$; $\dot{I}_B = 0$; $\dot{U}_C = 0$.

$$\dot{U}_{0} = \frac{1}{3}(\dot{U}_{A} + \dot{U}_{B} + \dot{U}_{C}) = \frac{1}{3}(0 + \dot{U}_{B} + 0) = \frac{1}{3}\dot{U}_{B}$$

$$\dot{U}_{1} = \frac{1}{3}(\dot{U}_{A} + a\dot{U}_{B} + a^{2}\dot{U}_{C}) = \frac{1}{3}(0 + a\dot{U}_{B} + 0) = \frac{1}{3}a\dot{U}_{B}$$

$$\dot{U}_{2} = \frac{1}{3}(\dot{U}_{A} + a^{2}\dot{U}_{B} + a\dot{U}_{C}) = \frac{1}{3}(0 + a^{2}\dot{U}_{B} + 0) = \frac{1}{3}a^{2}\dot{U}_{B}$$
(4.8)

Отсюда сразу можно установить, что

$$\dot{U}_1 = a\dot{U}_0.$$
 (4.9)
 $\dot{U}_2 = a^2\dot{U}_0$

Далее из первых трех уравнений системы (26) с учетом (29) выразим токи $\dot{I}_1, \, \dot{I}_2, \, \dot{I}_0$:

$$\dot{I}_{1} = \frac{\dot{E}_{fg} - \dot{U}_{1}}{\underline{Z}_{1}} = \frac{\dot{E}_{fg} - a\dot{U}_{0}}{\underline{Z}_{1}}; \quad \dot{I}_{2} = \frac{-\dot{U}_{2}}{\underline{Z}_{2}} = \frac{-a^{2}\dot{U}_{0}}{\underline{Z}_{2}}; \quad \dot{I}_{0} = \frac{-\dot{U}_{0}}{\underline{Z}_{0}}$$

и подставим эти выражения в пятое уравнение системы (26)

$$\dot{I}_B = a^2 \dot{I}_1 + a \dot{I}_2 + \dot{I}_0 = a^2 \frac{\dot{E}_{fg} - a \dot{U}_0}{\underline{Z}_1} - a \frac{a^2 \dot{U}_0}{\underline{Z}_2} - \frac{\dot{U}_0}{\underline{Z}_0} = 0.$$

Отсюда $a^2 \frac{\dot{E}_{fg}}{\underline{Z}_1} = \frac{a^3 \dot{U}_0}{\underline{Z}_1} + \frac{a^3 \dot{U}_0}{\underline{Z}_2} + \frac{\dot{U}_0}{\underline{Z}_0}.$

Учитывая, что $a^3 = 1$, получим

$$\dot{U}_{0} = \frac{a^{2} \frac{E_{fg}}{\underline{Z}_{1}}}{\frac{1}{\underline{Z}_{1}} + \frac{1}{\underline{Z}_{2}} - \frac{1}{\underline{Z}_{0}}}$$
(4.10)

Остальные симметричные составляющие токов и напряжений найдутся по вышеприведенным формулам, искомые токи и напряжения находятся по (4.7).
Примерные векторные диаграммы токов и напряжений для рассмотренного примера обрыва линейного провода В показаны на рисунке 4.8.



Рисунок 4.8

Из векторных диаграмм видно, что напряжение в месте обрыва \dot{U}_B равно сумме равных симметричных составляющих напряжений $\dot{U}_1, \dot{U}_2, \dot{U}_0$, напряжения других фаз $\dot{U}_A = 0$; $\dot{U}_C = 0$. Ток в оборвавшейся фазе $\dot{I}_B = 0$, токи фаз А и С нулю не равны и находятся как сумма соответствующих симметричных составляющих.

В случае, когда нагрузка не имеет связи с землей, то есть соединена звездой без нулевого провода или треугольником, ток нулевой последовательности \dot{I}_0 будет равен нулю, так как замкнутого пути для его циркуляции нет, схема нулевой последовательности будет разомкнутой (то есть ее можно не составлять). *При ручном расчете* в этом случае составляют систему из пяти уравнений: два уравнения – по законам Кирхгофа для схем прямой и обратной последовательности, три уравнения – по граничным условиям в месте несимметрии. *При расчете этого случая в MathCad* целесообразно составлять три схемы и шесть уравнений, но сопротивление нулевого провода принять бесконечно большим.

4.7 Примеры расчета в Mathcad цепи

4.7.1 Пример расчета цепи при к.з. фазы А на землю

Пример представлен на рисунках 4.9 – 4.12.



Рисунок 4.9

$Z0 := \frac{(Zg0 + Zl0 + 3ZN) \cdot Zn0}{Zg0 + Zl0 + 3ZN + Zn0} \qquad Z0 =$	1.921 + 1.654i Ом						
Составим систему шести уравнений: три три - по усповим в месте к.з. (UA=0, IB=0,	Составим систему шести уравнений: три - по законам Кирхгофа, три - по усповим в месте к.з. (UA=0, IB=0,IC=0)						
$Z1 \cdot I1 + U1 = E1$							
$Z2 \cdot I2 + U2 = 0$							
Z0 - I0 + U0 = 0							
U1 + U2 + U0 = 0							
$\mathbf{a}^2 \cdot \mathbf{I1} + \mathbf{a} \cdot \mathbf{I2} + \mathbf{I0} = 0$							
$\mathbf{a} \cdot \mathbf{I1} + \mathbf{a}^2 \cdot \mathbf{I2} + \mathbf{I0} = 0$							
Решим систему							
ORIGIN := 1							
Матрица коэффициентов	Матрица свободных	членов					
$(Z1 \ 0 \ 0 \ 1 \ 0 \ 0)$	(E1)						
0 Z2 0 0 1 0	0						
0 0 Z0 0 0 1	0						
A.:= 0 0 0 1 1 1	B := 0						
a ² a 1 0 0 0	0						
$\left(a a^{2} 1 0 0 0\right)$	(0)						
	7.167 + 0.834i						
	7.167 + 0.834i						
$\mathbf{III} := \mathbf{A}^{-1} \cdot \mathbf{B} \qquad \mathbf{III} =$	7.167 + 0.834i						
	32.125 + 18.658i						
	-19.734 - 5.201i						
Симметричные составляющие токов и нал	–12.391 – 13.457i <i>)</i> ряжений в месте коро	ткого замыкания					
$I1 := IU_1 \qquad I1 = 7.167 + 0.834i$	I1 = 7.215	$\arg(I1) = 6.635 \cdot \deg$					
I2 := IU ₂ I2 = $7.167 + 0.834i$	I2 = 7.215	$\arg(I2) = 6.635 \cdot \deg$					
$I0 := IU_3$ $I0 = 7.167 + 0.834i$	I0 = 7.215	$arg(I0) = 6.635 \cdot deg$					
$U1 := IU_4$ $U1 = 32.125 + 18.658i$	U1 = 37.15	$arg(U1) = 30.148 \cdot deg$					
$U2 := IU_5$ $U2 = -19.734 - 5.201i$	U2 = 20.408	$arg(U2) = -165.235 \cdot deg$					
$U0 := IU_6$ $U0 = -12.391 - 13.457i$	U0 = 18.293	$arg(U0) = -132.639 \cdot deg$					

Рисунок 4.10

Определим токи и напряжения в месте короткого замыкания Токи: IA := I1 + I2 + I0 IA = 21.501 + 2.501i A |IA| = 21.645 A arg(IA) = 6.635 degIB := a²·I1 + a·I2 + I0 IB = -4.441 × 10⁻¹⁵ + 1.776i × 10⁻¹⁵ - проверка условия IB=0 IC := a·I1 + a²·I2 + I0 IC = 0 - проверка условия IC=0 Напряжения: UA := U1 + U2 + U0 UA = 1.776 × 10⁻¹⁵ - проверка условия UA=0 $UB := a^2 \cdot U1 + a \cdot U2 + U0$ UB = 2.076 - 65.097i B |UB| = 65.13 B $arg(UB) = -88.174 \cdot deg$ $UC := a \cdot U1 + a^2 \cdot U2 + U0$ UC = -39.25 + 24.725i B |UC| = 46.388 B $arg(UC) = 147.792 \cdot deg$ Векторная диаграмма токов в месте к.з. IA := | 0

Рисунок 4.11



Рисунок 4.12

4.7.2 Фрагмент расчета двухфазного (междуфазного) к.з. фаз А и В

Фрагмент расчета двухфазного (междуфазного) к.з. фаз А и В (схема с нулевым проводом) представлен на рисунке 4.13.

Составим систему шести уравнений: Система уравнений после приведения три - по законам Кирхгофа, подобных членов три - по условим в месте к.з. (UA=UB, IA= - IB, IC=0) $Z1 \cdot I1 + U1 = E1$ $Z1 \cdot I1 + U1 = E1$ $Z2 \cdot I2 + U2 = 0$ $Z2 \cdot I2 + U2 = 0$ $Z0 \cdot I0 + U0 = 0$ Z0.I0 + U0 = 0 $(1-a^2) \cdot U1 + (1-a) \cdot U2 = 0$ $U1 + U2 + U0 = a^2 \cdot U1 + a \cdot U2 + U0$ $(1 + a^2) \cdot I1 + (1 + a) \cdot I2 + 2 \cdot I0 = 0$ $I1 + I2 + I0 = -a^2 \cdot I1 - a \cdot I2 - I0$ $a \cdot I1 + a^2 \cdot I2 + I0 = 0$ $a \cdot I1 + a^2 \cdot I2 + I0 = 0$ Решим систему ORIGIN := 1 Матрица коэффициентов Матрица свободных членов 0 Z1 0 0 1 0 E1 0 Z2 0 0 1 0 0 0 0 Z0 0 0 1 0 A := B := $0 \ 1 - a^2 \ 1 - a \ 0$ 0 0 0 $1 + a^2$ 1 + a 0 2 0 0 0 0 a² 1 0 0 a 0

Рисунок 4.13

5 Анализ переходных процессов в линейных электрических цепях с сосредоточенными параметрами

5.1 Задание № 4

Для возникающего переходного процесса в электрических цепях, изображенных на рисунках 5.1 - 5.30 таблицы 5.1, с постоянным источником ЭДС $e_1 \bigoplus E$ или источником тока $j \bigoplus J$ требуется выполнить следующее:

1. Рассчитать переходные токи во всех ветвях и переходные напряжения на катушке индуктивности и конденсаторе:

а) классическим методом;

б) операторным методом.

2. Сравнить рассчитанные значения токов и напряжений классическим и операторным методами.

3. Построить кривые переходных тока и напряжения на катушке индуктивности и на конденсаторе.

4. Исследовать переходной процесс в симуляторе работы электрической цепи, указанном преподавателем.

Параметры электрической цепи представлены в таблице 5.2.

Таблица 5.1











Вариант	Номер схемы	<i>R</i> ₁ , Ом	<i>R</i> ₂ , Ом	<i>R</i> ₃ , Ом	<i>L</i> , Гн	$C,$ мк Φ	<i>Е</i> , В	<i>J</i> , A
1	5.1	20	50	130	0,2	100	100	-
2	5.2	50	80	100	0,8	40	120	-
3	5.3	80	180	70	0,7	60	-	1,5
4	5.4	110	240	70	1,2	100	-	2,0
5	5.5	95	210	100	1,5	160	130	_
6	5.6	65	150	130	0,9	110	110	-
7	5.7	35	110	80	0,6	100	100	-
8	5.8	90	200	60	0,9	70	80	-
9	5.9	100	220	50	1,0	90	-	0,5
10	5.10	110	240	70	1,2	100	50	-
11	5.11	120	250	80	1,3	120	100	-
12	5.12	130	230	90	1,4	140	-	1,0
13	5.13	95	210	100	1,5	160	150	-
14	5.14	85	190	110	1,2	140	170	-
15	5.15	75	170	120	1,0	130	200	-
16	5.16	65	150	130	0,9	110	180	-
17	5.17	55	140	100	0,8	80	175	-
18	5.18	45	130	90	0,7	90	160	-
19	5.19	35	110	80	0,6	100	150	-
20	5.20	25	100	70	0,5	110	125	-
21	5.21	40	120	200	1,0	260	100	-
22	5.22	100	150	180	1,6	80	120	-
23	5.23	160	350	130	1,7	110	130	-
24	5.24	200	400	140	2,2	200	150	-
25	5.25	190	410	200	2,5	320	100	-

Таблица 5.2 - Параметры элементов цепи

Вариант	Номер схемы	<i>R</i> ₁ , Ом	<i>R</i> ₂ , Ом	<i>R</i> ₃ , Ом	<i>L</i> , Гн	С, мкФ	<i>Е</i> , В	<i>J</i> , A
26	5.26	130	300	260	1,9	220	-	0,5
27	5.27	70	220	160	1,2	200	125	-
28	5.28	180	380	120	1,8	140	-	1,5
29	5.29	200	420	100	2,0	180	170	-
30	5.30	220	400	140	2,2	200	-	1,0
31	5.1	30	75	180	0,3	150	200	-
32	5.2	75	120	150	1,2	60	250	-
33	5.3	120	260	100	1,0	90	-	0,5
34	5.4	160	300	90	1,8	140	-	1,5
35	5.5	135	310	140	2,2	240	210	-
36	5.6	95	220	190	1,4	160	200	-
37	5.7	50	160	120	0,9	150	110	-
38	5.8	140	280	100	1,5	100	100	-
39	5.9	150	310	75	1,5	135	-	1,0
40	5.10	200	360	100	1,8	145	75	-
41	5.11	240	500	160	2,5	240	100	-
42	5.12	250	450	180	2,4	260	-	1,5
43	5.13	190	410	200	3,0	320	150	-
44	5.14	170	380	220	2,4	280	170	-
45	5.15	150	340	240	2,0	250	200	-
46	5.16	130	300	250	1,8	200	180	-
47	5.17	110	250	200	1,8	160	175	-
48	5.18	90	260	180	1,4	180	160	-
49	5.19	70	220	160	1,2	200	150	_
50	5.20	50	200	140	1,0	220	125	_

Вариант	Номер схемы	<i>R</i> ₁ , Ом	<i>R</i> ₂ , Ом	<i>R</i> ₃ , Ом	L, Γ н	C , мк Φ	Е, В	<i>J</i> , A
51	5.21	110	240	70	1,2	100	50	_
52	5.22	120	250	80	1,3	120	100	_
53	5.23	130	230	90	1,4	140	120	_
54	5.24	95	210	100	1,5	160	150	-
55	5.35	85	190	110	1,2	140	170	_
56	5.26	75	170	120	1,0	130	-	1,0
57	5.27	65	150	130	0,9	110	180	_
58	5.28	55	140	100	0,8	80	_	1,5
59	5.29	45	130	90	0,7	90	160	_
60	5.30	35	110	80	0,6	100	-	0,5
61	5.1	40	100	250	0,5	200	100	-
62	5.2	100	160	200	1,6	80	120	_
63	5.3	160	360	140	1,4	120	_	1,5
64	5.4	220	450	150	2,2	200	_	2,0
65	5.5	190	410	200	3,0	320	130	_
66	5.6	130	300	230	1,8	220	110	_
67	5.7	70	200	160	1,2	200	100	-
68	5.8	180	350	120	1,8	140	80	-
69	5.9	200	430	100	2,0	180	_	0,5
70	5.10	220	480	140	2,4	200	50	_
71	5.11	240	500	160	2,5	240	100	_
72	5.12	250	450	180	2,8	260	-	1,0
73	5.13	180	400	200	3,0	320	150	_
74	5.14	170	380	220	2,2	250	170	_
75	5.15	150	340	240	2,0	260	200	-

Вариант	Номер схемы	<i>R</i> ₁ , Ом	<i>R</i> ₂ , Ом	<i>R</i> ₃ , Ом	<i>L</i> , Гн	$C,$ мк Φ	<i>Е</i> , В	<i>J</i> , A
76	5.16	135	350	260	1,7	200	180	-
77	5.17	110	240	200	1,6	160	175	-
78	5.18	90	260	180	1,4	180	160	-
79	5.19	70	220	160	1,2	200	150	-
80	5.20	50	200	140	1,0	220	125	-
81	5.21	240	500	160	2,5	240	100	-
82	5.22	250	450	180	2,4	260	100	-
83	5.23	190	410	200	3,0	320	150	-
84	5.24	170	380	220	2,4	280	170	-
85	5.25	150	340	240	2,0	250	200	-
86	5.26	130	300	250	1,8	200	-	1,5
87	5.27	110	250	200	1,8	160	175	-
88	5.28	90	260	180	1,4	180	-	1,0
89	5.29	70	220	160	1,2	200	150	-
90	5.30	50	200	140	1,0	220	-	0,5
91	5.1	50	120	350	0,5	250	100	-
92	5.2	120	200	250	2,0	100	120	-
93	5.3	200	450	170	1,7	150	-	1,5
94	5.4	260	520	180	3,0	250	-	2,0
95	5.5	240	500	250	3,5	400	130	_
96	5.6	160	370	320	2,3	280	110	_
97	5.7	85	270	200	1,6	250	100	_
98	5.8	220	450	150	2,5	170	80	_
99	5.9	250	500	125	2,2	220	-	0,5
100	5.10	300	540	170	2,5	250	50	-

5.2 Основные понятия о переходных процессах и определения

Переходным процессом в электрической цепи называют процесс, возникающий при переходе от одного установившегося режима электрической цепи к другому.

Установившимся (принужденным) режимом называют длительно существующий режим работы электрической цепи без изменений.

При переходных процессах могут возникать большие перенапряжения, сверхтоки, электромагнитные колебания, которые способны нарушить работу электрооборудования и создать аварийные режимы в электроэнергетических системах. Поэтому расчет значений токов и напряжений в переходных процессах имеет большое практическое значение, так как это позволит правильно подобрать автоматы защиты, выбрать верные значения сечений и класс изоляции проводов и т.д..

Причины возникновения переходных процессов в электрических цепях связаны с

- изменением конфигурации (топологии) схемы цепи, например, отключение или подключение ветви;

- изменением режима работы источника энергии, например, подключение или отключение источника электрической энергии;

- изменением параметров элементов схемы.

Все причины, вызывающие переходной процесс, называют коммутацией.

Под коммутацией будем понимать любое изменение в цепи, приводящее к нарушению установившегося режима. Коммутация (от лат. **Commutatio** – изменение, перемена) в электрической цепи осуществляется при помощи ключей (контакторов, реле и других устройств). Считают, что коммутация совершается мгновенно ($\Delta t \rightarrow 0$).

На электрических схемах замыкание и размыкание ключей обозначают, как показано на рисунке 5.31.





замыкание размыкание Рисунок 5.31 – Обозначение в электрической схеме замыкания и размыкания ключей

На рисунке 5.32 графически представлен переходной процесс, причем на рисунке 5.32, а, длительность коммутации Δt отлична от нуля, а на рисунке 5.32, б - Δt стремится к нулю.

Выделяют:

- начальный момент коммутации, t = 0;
- начальный момент до коммутации, $t = 0_{-}$;
- начальный момент после коммутации, $t = 0_+$.



Рисунок 5.32, a – Кривая переходного процесса, $\Delta t > 0$



Рисунок 5.32, δ - Кривая переходного процесса, $\Delta t = 0$

Основными методами анализа переходных процессов в линейных электрических цепях являются:

- классический метод;

- операторный метод;

 метод расчета с помощью интеграла Дюамеля, используемый при сложной (несинусоидальной) форме кривой возмущающего воздействия;

 частотный метод, основанный на преобразовании Фурье, применяемый в решении задач синтеза;

– метод переменных состояния, используется для сложных электрических цепей с большим количеством реактивных элементов, реализуемый на ЭВМ.

В рамках данного учебного пособия рассмотрены только два метода – классический и операторный.

5.3 Законы коммутации

Законы коммутации основываются на основном постулате теории электромагнитного поля, а именно невозможности мгновенного изменения магнитной : $W_{_{M}} = \frac{\psi^2}{2L} = \frac{1}{2}Li_{_{L}}^2$ и электрической энергии: $W_{_{9}} = \frac{q^2}{2C} = \frac{1}{2}Cu_c^2$.

Первый закон:

Ток и потокосцепление индуктивного элемента в момент коммутации не могут изменяться скачком, т.е. в начальный момент после коммутации они равны тем значениям, которые имели в начальный момент до коммутации:

$$i_L(0) = i_L(0_+) = i_L(0_-).$$
(5.1)

Второй закон:

Напряжение и заряд на емкостном элементе в момент коммутации не могут изменяться скачком, т.е. в начальный момент после коммутации они равны тем значениям, которые имели в начальный момент до коммутации:

$$u_C(0) = u_C(0_+) = u_C(0_-).$$
(5.2)

Все остальные значения: токи и напряжения на резисторах, токи через конденсаторы и напряжения на катушках изменяются в момент коммутации скачкообразно.

5.4 Основные режимы переходного процесса

Переходной процесс в электрической цепи с сосредоточенными параметрами описывается неоднородным дифференциальным уравнением с постоянными коэффициентами. Из высшей математики известно, что решение неоднородного дифференциального уравнения складывается частного ИЗ решения дифференциального неоднородного уравнения И общего решения дифференциального однородного. Используя этот подход, в теории анализа переходных процессов условно выделяют принужденный и свободный режимы, рисунок 5.33.



Рисунок 5.33 - Трансформация решения неоднородного дифференциального уравнения к расчету переходных процессов в электрических цепях с сосредоточенными параметрами

Характеристика основных (условно выделенных) режимов переходного процесса представлена в таблице 5.3.

Название	Обозначение	е Характеристика режима ПП			
режима ПП	переменной				
Токи и	$i_{np}(t)$ и $u_{np}(t)$	Частное решение неоднородного			
напряжения в		дифференциального уравнения определяет			
принужденном		принужденные составляющие токов и напряжений,			
режиме		которые определяются любым символическим			
		методом расчета электрической цепи в			
		установившемся режиме после коммутации.			
Токи и	$i_{ce}(t)$ и $u_{ce}(t)$	Общее решение однородного дифференциального			
напряжения в		уравнения определяет токи и напряжения			
свободном		свободного процесса.			
режиме		Свободный процесс возникает в самый момент			
		коммутации. Так как правая часть однородного			
		дифференциального уравнения равна нулю,			
		следовательно, на основании второго закона			
		Кирхгофа можно утверждать, что однородные			
		дифференциальные уравнения описывают процесс			
		в электрической цепи с исключенными внешними			
		источниками электрической энергии. Таким			
		образом, можно заключить, что свободный процесс			
		возникает в электрической цепи за счет запаса			
		электрической и магнитной энергии (внутренней			
		энергии цепи), аккумулируемой на реактивных			
		элементах цепи.			
		Свободный процесс с течением времени затухает			
		из-за наличия рассеивания энергии в активных			
		сопротивлениях, поэтому напряжения $u_{co}(t)$ и токи			
		$i_{cs}(t)$ с течением времени уменьшаются до нуля.			
		Когда завершится свободный процесс и станут			
		равными нулю $u_{co}(t)$ и $i_{co}(t)$ закончится и			
		переходной процесс, наступит новый			
		принужденный режим.			

Таблица 5.3 – Характеристика основных режимов переходного процесса

Название режима	Обозначение	Характеристика режима ПП
ПП	переменной	
Переходные токи и	<i>i(t)</i> и <i>u(t)</i>	Общие (полные) токи и напряжения в
переходные		переходном процессе определяются путем
напряжения		наложения свободных составляющих токов
		(напряжений) на принужденные.
		Общее решение ПП имеет вид:
		$\begin{cases} u(t) = u_{np}(t) + u_{ce}(t) \\ i(t) = i_{np}(t) + i_{ce}(t) \end{cases} $ (5.3)
		При $t = 0$ система (5.4) примет вид:
		$\begin{cases} u(0) = u_{np}(0) + u_{cs}(0) \\ i(0) = i_{np}(0) + i_{cs}(0) \end{cases} . $ (5.4)

5.5 Начальные условия

Начальными условиями (НУ) называют значения токов, напряжений и их производных в начальный момент переходного процесса в электрической цепи при t = 0.

Начальные условия обозначают: $u(0), i(0), u_{np}(0), i_{np}(0), u_{cs}(0), i_{cs}(0)$.

Начальные условия делятся на *независимые* и *зависимые* начальные условия. В свою очередь независимые начальные условия подразделяются на *независимые начальные условия общие (полные)* и *независимые начальные условия для свободных составляющих,* а зависимые начальные условия - на *зависимые начальные условия общие (полные)* и *зависимые начальные условия для свободных составляющих,* а зависимые начальные условия для свободных составляющих.

Определения вышеперечисленных НУ представлены в таблице 5.4.

Таблица 5.4 – Начальные условия

Типы НУ	Обозначения НУ	Определение НУ
Независимые начальные условия общие Независимые начальные условия для свободных составляющих Зависимые начальные условия общие	$i_{L} \mathbf{Q} \\ u_{C} \mathbf{Q} \\ u_{C} \mathbf{Q} \\ u_{Cc6}(0) \\ u_{Cc6}(0) \\ i_{R}(0); \ u_{R}(0); \\ i_{C}(0); \ u_{L}(0); \\ du_{C} \\ du_{C} \\ di_{C} \\ u_{C} \\ di_{C} \\ u_{C} \\ di_{C} \\ u_{C} $	Значения тока через индуктивность $i_L \Phi$ и напряжение на емкости $U_C \Phi$ определяются из законов коммутации, рассчитываемые для схемы в докоммутационном режиме при $t = 0_{-}$. Определяются из системы (5.4): $i_{Lcb} \Phi = i_L \Phi = i_{Lnp} \Phi$ $u_{Ccb} \Phi = u_C \Phi = u_{Cnp} \Phi$. (5.5) Определяются из системы дифференциальных уравнений, составленной по законам Кирхгофа при
	$\frac{\frac{c}{dt}}{\frac{du_{R}}{dt}}\Big _{t=0}; \frac{\frac{c}{dt}}{\frac{dt}{t}}\Big _{t=0}; \frac{\frac{du_{R}}{dt}}{\frac{dt}{t}}\Big _{t=0}; \frac{\frac{du_{L}}{dt}}{\frac{dt}{t}}\Big _{t=0}; \frac{\frac{du_{L}}{dt}}{\frac{dt}{t}}\Big _{t=0}$ и т.д.	t = 0 в послекоммутационном режиме электрической цепи с учетом независимых начальных условий $i_L(0)$ и $u_C(0)$.
Зависимые начальные условия для свободных составляющих	<i>i_{Rc6}(0); и_{Rc6}(0)</i> <i>i_{Cc6}(0); и_{Lc6}(0)</i> и т.д.	Определяются из системы дифференциальных уравнений, составленной по законам Кирхгофа при t = 0 в послекоммутационном режиме для схемы с исключенными источниками энергии и с учетом $i_{Lcs}(0)$ и $u_{Ccs}(0)$.

5.6 Расчет переходных процессов классическим методом

5.6.1 Характер свободной составляющей

Классический метод расчета переходных процессов состоит в составлении интегрально-дифференциальных уравнений для мгновенных значений токов и напряжений в послекоммутационной схеме, их решении и определении показателей затухания и постоянных интегрирования из начальных условий.

Показатели затухания определяются из характеристического уравнения переходного процесса, составленного для электрической цепи после коммутации.

Выражение свободной составляющей определяется видом корней характеристического уравнения и зависит от значений параметров элементов цепи (*r*, *L*, *C*) и схемы их соединений. Зависимость вида свободной составляющей от вида корней характеристического уравнения второй степени приведена в таблице 5.5.

N⁰	Вид корней	Наименование	Выражение для свободных
		режима	составляющих
1	2	3	4
1	Корни вещественные	Апериодический	
	разные		
	$p_1 < 0, p_2 < 0$		$A_1 e^{p_1 t} + A_2 e^{p_2 t}$
	$p_1 \neq p_2$		
2	Корни вещественные	Критический	
	равные	режим	
	$p_1 < 0, p_2 < 0$		$(A_1 + A_2 t)e^{pt}$
	$p_1 = p_2 = p$		
3	Корни комплексно сопряженные $p_{1,2} = \delta \pm j \omega_0$	Затухающий колебательный режим	$Ae^{\delta t}\sin(\omega_0 t+\gamma)$
	δ < 0		

Таблица 5.5 - Характер свободной составляющей ПП

Выражения для свободных составляющих (4-й столбец таблицы 5.5) включают в себя постоянные интегрирования: A₁, A₂, A, **γ**, определение которых рассмотрено в параграфе 5.6.3.

5.6.2 Способы составления характеристического уравнения

Существуют три способа составления характеристического уравнения:

1) По алгебраизированному уравнению, полученному путем исключения неизвестных кроме одного из системы дифференциальных уравнений, составленных по законам Кирхгофа (приведение уравнения к нормальной форме – форма Коши);

2) По главному определителю алгебраизированной системы дифференциальных уравнений, составленных по законам Кирхгофа или методу контурных токов;

3) По оператору входного сопротивления.

Рассмотрим более подробно третий способ.

Составление характеристического уравнения по оператору входного сопротивления

Данный способ составления характеристического уравнения является самым простым. Алгоритм составления характеристического уравнения по оператору входного сопротивления представлен в таблице 5.6.

Если разветвленная цепь имеет лишь один источник ЭДС, то выражение для входного сопротивления удобнее составлять относительно ветви с источником ЭДС. Если в схеме имеется источник тока, характеристическое сопротивление нельзя составлять относительно ветви с источником тока. В этом случае выражение для входного сопротивления следует записать относительно любой другой ветви цепи, полагая при этом, что ветвь с источником тока разомкнута ($r_{enJ} = 0$).

133

Таблица 5.6 - Составление характеристического уравнения по оператору входного сопротивления

N⁰	Содержание операционного	Пример
операционного	действия	
действия		
2	Записывают выражение входного сопротивления электрической схемы с исключенными источниками энергии (источники ЭДС замкнуты, ветви с источниками тока разомкнуты) на переменном токе относительно точек разрыва любой ветви в послекоммутационном режиме ($\underline{Z}(j\omega)$). Полученное выражение $\underline{Z}(j\omega)$ алгебраизируют: заменяют $j\omega$ на p ($\underline{Z}(j\omega) \rightarrow Z(p)$).	$Z_{\alpha}(jw) = \frac{R_2 \cdot \frac{1}{jwC}}{R_2 + \frac{1}{jwC}} + R_1 + jwL$ $Z_{\alpha}(p) = \frac{R_2 \cdot \frac{1}{pC}}{R_2 + \frac{1}{pC}} + R_1 + pL =$ $R_2 + R_1 R_2 + \frac{1}{pC}$
		$=\frac{R_2 + R_1 R_2 p C + R_1 + R_2 p L C + pL}{R_2 p C + 1}$
3	Выражение <i>Z</i> (<i>p</i>) приравнивают к нулю <i>Z</i> (<i>p</i>) = 0.	$p^{2}R_{2}LC + p(R_{1}R_{2}C + L) + R_{1} + R_{2} = 0$

5.6.3 Определение постоянных интегрирования

Для определения постоянных интегрирования необходимо найти производные от составленных выражений для свободных токов или напряжений (столбец 4 таблицы 5.5) и составить систему из уравнений для свободных составляющих и их

производных при t = 0 (столбец 4 таблицы 5.7). Решая полученную систему, определяют постоянные интегрирования, где $\frac{dx_{ce}}{dt}\Big|_{t=0}$ - зависимые начальные условия.

Таблица 5.7 - Определение постоянных интегрирования

N⁰	Вид корней	Выражение для	Система для определения
		свободных	постоянного
		составляющих	интегрирования
1	2	3	4
1	$p_1 < 0, p_2 < 0$		$x_{ce}(0) = A_1 + A_2$
	$p_1 \neq p_2$	$x_{ce}(t) = A_1 e^{p_1 t} + A_2 e^{p_2 t}$	$\left \begin{cases} \frac{dx_{ce}}{dt} \\ \frac{dx_{ce}}{dt} \\ \end{bmatrix}_{t=0} = p_1 A_1 + p_2 A_2$
2	$p_1 = p_2 = p$	$x_{ce}(t) = (A_1 + A_2 t)e^{pt}$	$\begin{vmatrix} \hat{x}_{ce}(0) = A_1 \\ \frac{dx_{ce}}{dt} \end{vmatrix}_{t=0} = A_2 + A_1 p$
3	$p_{1,2} = \delta \pm j w_0$	$x_{ce}(t) = Ae^{\delta t}\sin(w_0t + \gamma)$	$\begin{cases} x_{ce}(0) = A \sin \gamma \\ \frac{dx_{ce}}{dt} \Big _{t=0} = A(w_0 \cos \gamma + \delta \sin j) \end{cases}$

5.6.4 Построение графиков переходного процесса

Для построения графиков ПП необходимо сначала определить постоянную времени.

Постоянная времени – это величина обратная корню характеристического уравнения по модулю

$$\tau = \frac{1}{|p|}$$

Чем больше au, тем больше время переходного процесса. Обычно период переходного процесса равен:

$$t_{n.n.} = (4 \div 5)\tau$$

В зависимости от типа корней характеристического уравнения различают два вида кривых свободных составляющих. Если корни вещественные, результирующая кривая является суммой или разностью двух экспонент. Упрощенно графики экспоненциальных кривых можно построить следующим образом:

1. По оси абсцисс задаются значениями кратными соответствующим значениям *τ*.

2. В этом случае по оси ординат будем получать следующие значения свободных составляющих :

$$i_{ce}(t) = Ae^{-t/\tau} : Ae^0; Ae^{-1}; Ae^{-2}; Ae^{-3}; Ae^{-4}$$
.

3. Если считать, что значение экспоненты приблизительно равно трем: $e \approx 3$, то получим значения свободных составляющих, третья строка таблицы 5.8.

Таблица 5.8 – Построение экспоненциальной кривой

t	0	τ	2τ	3τ
$x_{ce}(t)$	Ae^{0}	Ae^{-1}	Ae^{-2}	Ae^{-3}
$x_{co}(t)$	A	$\frac{1}{3}A$	$\frac{1}{9}A$	$\frac{1}{27}A$

Графически это можно изобразить, как показано на рисунке 5.34:



Рисунок 5.34 – Построение экспоненциальной кривой

Если корни комплексно-сопряженные, то свободная составляющая будет представлять затухающее синусоидальное колебание:

$$x_{ce}(t) = Ae^{\delta t}\sin(\omega_0 t + \gamma),$$

которое строится следующим образом:

1. Строятся огибающие колебания, определяемые функциями $Ae^{\delta t}$ и $-Ae^{\delta t}$

2. Строится синусоида с угловой частотой ω_0 и начальной фазой γ , вписанная в экспоненциальные кривые, построенные в пункте 1, рисунок 5.35.



Рисунок 5.35 – Построение модулированного колебания

5.6.5 Алгоритмы расчета переходных процессов классическим методом

В параграфе представлены два алгоритма:

- Первый алгоритм упрощенный, используется для определения только переходного тока на индуктивности и переходного напряжения на емкости. Все остальные неизвестные переходные токи и напряжения достаточно легко определяются потом из уравнений связи между напряжениями и токами.

- Второй алгоритм позволяет определить одновременно все переходные токи и напряжения.

Алгоритм №1 «Расчет переходных процессов классическим методом токов и напряжений только на реактивных элементах»

1) Расчет принужденных составляющих: тока через катушку индуктивности и напряжения на конденсаторе (схема после коммутации):

1.1) Определение тока через катушку индуктивности и напряжения на конденсаторе как функций времени для схемы после коммутации $i_{Lnp}(t), u_{Cnp}(t)$;

1.2) Определение принужденных составляющих тока через катушку индуктивности и напряжения на конденсаторе при t = 0: $i_{Lnp}(0)$, $u_{Cnp}(0)$. Если источник энергии постоянный, то $i_{Lnp}(t) = i_{Lnp}(0)$; $u_{Cnp}(t) = u_{Cnp}(0)$.

2) Определение независимых начальных условий:

2.1) Расчет независимых начальных условий общих $i_L(0)$ и $u_C(0)$ из законов коммутации (схема рассматривается до коммутации):

$$i_L(0) = i_L(0_+) = i_L(0_-)$$
$$u_C(0) = u_C(0_+) = u_C(0_-)$$

2.2) Расчет независимых начальных условий для свободных составляющих тока через катушку индуктивности и напряжения на конденсаторе :

$$i_{LCB} \quad \mathbf{Q} = i_L \quad \mathbf{Q} = i_{Lnp} \quad \mathbf{Q},$$
$$u_{CcB} \quad \mathbf{Q} = u_C \quad \mathbf{Q} = u_{Cnp} \quad \mathbf{Q}.$$

3) Определение свободных составляющих:

3.1) Составление характеристического уравнения (схема после коммутации);

3.2) Определение корней характеристического уравнения;

3.3) Запись выражений для свободных составляющих в зависимости от вида корней (см. столбец 4 таблицы 5.5);

3.4) Определение постоянных интегрирования (см. столбец 4 таблицы 5.7);

3.4.1) Определение зависимых начальных условий для свободных составляющих $\frac{du_{Ccc}}{dt}\Big|_{t=0}$; $\frac{di_{Lcc}}{dt}\Big|_{t=0}$ из составленной системы уравнений по законам Кирхгофа в послекоммутационном режиме с исключенными внешними источниками.

3.4.2) Расчет постоянных интегрирования, в соответствии со столбцом 4 таблицы 5.7.

4) Составление искомого выражения для функций переходного процесса:

$$u_{C}(t) = u_{Cnp}(t) + u_{Ccs}(t)$$
$$i_{L}(t) = i_{Lnp}(t) + i_{Lcs}(t)$$

5) Построение графиков переходного процесса по их составляющим.

Алгоритм № 2 «Расчет переходных процессов классическим методом токов и напряжений на всех элементах цепи»

1) Составить для цепи после коммутации систему уравнений по законам Кирхгофа для мгновенных значений.

2) Найти принужденные составляющие искомых величин путем расчета установившегося режима в послекоммутационной схеме.

3) Для нахождения свободных составляющих необходимо:

3.1) составить характеристическое уравнение;

3.2) найти его корни;

3.3) записать выражения для свободных составляющих в зависимости от вида корней (см. столбец 4 таблицы 5.5);

3.4) определить постоянные интегрирования. Для этого:

3.4.1) из схемы до коммутации найти независимые НУ по законам коммутации и независимые НУ для свободных составляющих:

$$i_{Lce} \quad \mathbf{Q} = i_L \quad \mathbf{Q} = i_{Lnp} \quad \mathbf{Q},$$
$$u_{Cce} \quad \mathbf{Q} = u_C \quad \mathbf{Q} = u_{Cnp} \quad \mathbf{Q};$$

3.4.2) систему уравнений, составленную по законам Кирхгофа (пункт 1), записать для времени t = 0 для свободных составляющих и продифференцировать ее;

3.4.3) найти из продифференцированной системы уравнений зависимые НУ;

3.4.4) рассчитать постоянные интегрирования, в соответствии со столбцом 4 таблицы 5.7.

4) Записать полное решение для искомых величин как сумму принужденной и свободной составляющих.

5) Построить графики переходного процесса искомых величин по их составляющим.

5.6.6 Примеры расчета

Пример 1

В схеме, рисунок 5.36, до коммутации был установившейся режим:

J = 1,6 A; $R_1 = 50$ Ом; $R_2 = 80$ Ом; $R_3 = 100$ Ом; L = 0,8 Гн; $C = 40 \cdot 10^{-6}$ Ф; f = 50 Гц.



Рисунок 5.36

Требуется:

- 1. Определить классическим методом законы изменения i_2 **(**, u_L **(**, i_1 **(**, u_C **(**.
- 2. Построить кривые тока и напряжения на катушке индуктивности.

Решение:

Расчет проводим с использованием алгоритма № 1.

1 Определение принужденных составляющих:

Принужденные составляющие тока через индуктивность i_{2np} () и напряжения на конденсаторе u_{Cnp} () определяются из схемы после коммутации, рисунок 5.37.



Рисунок 5.37

$$i_{2np} = J \cdot \frac{R_3}{R_3 + R_2} = 1.6 \cdot \frac{100}{100 + 80} = 0.889 \text{ A};$$

 $u_{Cnp} = R_2 \cdot i_{2np} = 80 \cdot 0.889 = 71.111 \text{ B}.$

Так как в схеме действует постоянный источник тока, то:

$$i_{2np}$$
 ($= i_{2np}$ ($= 0,889$ A;
 u_{Cnp} ($= u_{Cnp}$ ($= 71,111$ B.

2 Определение начальных условий:

Независимые начальные условия переходного процесса определяем по законам коммутации, схема до коммутации, рисунок 5.38.



Рисунок 5.38

 $i_{L} \mathbf{\Phi} = i_{L} \mathbf{\Phi}_{+} = i_{L} \mathbf{\Phi}_{-};$ $i_{L}(0) = i_{2} \mathbf{\Phi} = J = 1,6 \text{ A.}$ $u_{C} \mathbf{\Phi} = u_{C} \mathbf{\Phi}_{+} = u_{C} \mathbf{\Phi}_{-};$

$$u_C \Phi = R_2 \cdot i_2 \Phi = 80 \cdot 1,6 = 128 \text{ B}.$$

Начальные условия для свободных составляющих определяем из уравнений переходного процесса.

$$i_{2cb} \mathbf{\Phi} = i_2 \mathbf{\Phi} = i_{2np} \mathbf{\Phi} = 0,711 \text{ A};$$
$$u_{Ccb} \mathbf{\Phi} = u_C \mathbf{\Phi} = u_{Cnp} \mathbf{\Phi} = 56,889 \text{ B}.$$

3 Определение свободных составляющих:

3.1 Составление характеристического уравнения:

Характеристическое уравнение составим по методу входного сопротивления, схема после коммутации, рисунок 5.39.



Рисунок 5.39

$$Z \, \mathbf{\Phi} \stackrel{>}{=} R_3 + \frac{\left(R_1 + \frac{1}{pC}\right) \cdot \mathbf{\Phi}_2 + pL}{R_1 + \frac{1}{pC} + R_2 + pL},$$

$$p^{2} \cdot (\mathbf{R}_{3} \cdot L \cdot C + \mathbf{R}_{1} \cdot L \cdot C) + p \cdot (\mathbf{R}_{1} \cdot \mathbf{R}_{3} \cdot C + \mathbf{R}_{2} \cdot \mathbf{R}_{3} \cdot C + \mathbf{R}_{1} \cdot \mathbf{R}_{2} \cdot C + L) + (\mathbf{R}_{2} + \mathbf{R}_{3}) = 0.$$

3.2 Определение корней характеристического уравнения:

Решая полученное квадратное уравнение, определим его корни:

$$p_{1,2} = -154,167 \pm j117,186 \text{ c}^{-1}$$
.

3.3 Выражения для свободных составляющих:

Полученные корни являются комплексно-сопряженными, следовательно, свободные составляющие i_{2cs} (и u_{Ccs} (будут иметь вид:

$$i_{2cs} = A_1 e^{-154,17t} \sin(117,19t + \gamma_1), \qquad (5.6)$$

$$u_{Cce} = A_2 e^{-154,17t} \sin(117,19t + \gamma_2).$$
(5.7)

3.4 Определение постоянных интегрирования:

В уравнениях (5.6) и (5.7) неизвестными являются постоянные интегрирования - A_1 , A_2 , γ_1 , γ_2 . Чтобы их определить, сначала необходимо найти зависимые начальные условия для свободных составляющих.

3.4.1 Определение зависимых начальных условий для свободных составляющих:

Зависимые начальные условия для свободных составляющих определяются из системы дифференциальных уравнений, составленных по законам Кирхгофа для схемы после коммутации с исключенными внешними источниками при t = 0, рисунок 5.40.



Рисунок 5.40
$$\begin{cases} i_{1ce} \mathbf{\Phi} + i_{2ce} \mathbf{\Phi} + i_{3ce} \mathbf{\Phi} = 0 \\ R_3 \cdot i_{3ce} \mathbf{\Phi} - L \frac{di_{2ce}}{dt} \Big|_{t=0} - R_2 \cdot i_{2ce} \mathbf{\Phi} = 0 \\ R_3 \cdot i_{3ce} \mathbf{\Phi} - u_{Cce} \mathbf{\Phi} - R_1 \cdot i_{1ce} \mathbf{\Phi} = 0 \end{cases}$$

Решая полученную систему относительно i_{1ce} (\mathbf{Q}), i_{3ce} (\mathbf{Q}) и $\frac{di_{2ce}}{dt}\Big|_{t=0}$, определим:

$$i_{1ce} \Phi = -0,853 \text{ A};$$

 $i_{3ce} \Phi = 0,142 \text{ A};$
 $\frac{di_{2ce}}{dt}\Big|_{t=0} = -53,33 \text{ A/c}.$

Из выражения $i_{1cs}(0) = C \frac{du_{Ccs}}{dt}\Big|_{t=0}$ определим $\frac{du_{Ccc}}{dt}\Big|_{t=0}$.

$$\frac{du_{Ccc}}{dt}\Big|_{t=0} = \frac{\dot{i}_{1ce}(0)}{C} = \frac{-0,853}{40\cdot10^{-6}} = -2,133\cdot10^4 \,\mathrm{B/c}.$$

3.4.2 Определение постоянных интегрирования.

Постоянные интегрирования A_1 и γ_1 определяются из 4-й строки 4-го столбца таблицы 5.7:

$$\begin{cases} i_{2ce} \mathbf{\Phi} = A_1 \sin \gamma_1 \\ \frac{di_{2ce}}{dt} \Big|_{t=0} = A_1 \mathbf{\Phi} 17,19 \cos \gamma_1 - 154,17 \sin \gamma_1 \end{bmatrix}.$$
(5.8)

Подставив в систему (5.8) найденные значения $i_{2cs} \mathbf{Q}$ и $\frac{di_{2cs}}{dt}|_{t=0}$ получим систему (5.9):

$$\begin{cases} 0,711 = A_1 \sin \gamma_1 \\ -53,33 = A_1 \left(17,19 \cos \gamma_1 - 154,17 \sin \gamma_1 \right) \end{cases}$$
(5.9)

Решая систему (5.9), вычислим $A_1 = 0,858$ и $\gamma_1 = 55,96^\circ$.

Постоянные интегрирования A_2 и γ_2 определяются из системы (5.10):

$$\begin{cases} u_{Ccs} \mathbf{Q} = A_2 \sin \gamma_2 \\ \frac{du_{Ccs}}{dt} \Big|_{t=0} = A_2 \mathbf{Q} \mathbf{Q} + 17,19 \cos \gamma_2 - 154,17 \sin \gamma_2 \end{bmatrix}^2. \tag{5.10}$$

Подставив в систему (5.10) найденные значения $u_{Ccs} \mathbf{Q}$ и $\frac{du_{Ccs}}{dt}|_{t=0}$ получим систему (5.11):

$$\begin{cases} 56,889 = A_2 \sin \gamma_2 \\ -2,133 \cdot 10^4 = A_2 \langle 17,19 \cos \gamma_2 - 154,17 \sin \gamma_2 \rangle \end{cases},$$
(5.11)

Решая которую, определим $A_2 = 121,193$ и $\gamma_2 = 152^\circ$.

3.5 Запись выражений для свободных составляющих:

Подставив рассчитанные значения A_1 , γ_1 и A_2 , γ_2 в уравнения (5.6), (5.7) получим выражения для свободных составляющих тока через катушку индуктивности и напряжения на конденсаторе, соответственно:

$$i_{2_{C6}}(t) = 0,858e^{-154,17t} \sin \left(17,19t + 55,96^\circ\right)^2 A,$$

 $u_{Cc_6}(t) = 121,193e^{-154,17t} \sin \left(17,19t + 152^\circ\right)^2 B.$

Свободные составляющие напряжения на катушке индуктивности и тока через конденсатор определяются как:

$$u_{Lc6} = L \frac{di_{2c6}}{dt} = 0.8 \cdot \left\{ [.858e^{-154,17t}] \cdot \sin(17,19t + 55,96] + 0.858e^{-154,17t} \cdot [.\sin(17,19t + 55,96]] \right\}$$
$$= 0.8 \cdot 0.858e^{-154,17t} \cdot [.154,17\sin(17,19t + 55,96]]$$

+117,19cos (17,19t + 55,96°)
$$\neq$$
 132,95 $e^{-154,17t}$ sin (17,19t - 161,28°) В;
 $i_{1ce} = C \frac{du_{Cec}}{dt} = 40 \cdot 10^{-6} \cdot 121,193 e^{-154,17t} \cdot$ (154,17 sin (17,19t + 152°) \neq
+117,19cos (17,19t + 152°) \neq 0,9387 $e^{-154,17t}$ sin (17,19t - 65,40°) А.
При расчете u_{Lec} и i_{1ce} использовались:

- правило дифференцирования произведения:

$$u \cdot v = u' \cdot v + u \cdot v';$$

- тригонометрическая формула преобразования:

$$a\sin\alpha + b\cos\alpha = \sqrt{a^2 + b^2}\sin(\alpha + arctg\frac{b}{a}).$$

4 Запись искомых выражений изменения переходных величин:

$$i_2 = i_{2np} + i_{2cs} = 0,889 + 0,858e^{-154,17t} \sin (17,19t + 55,96°] A,$$

 $u_C = u_{Cnp} + u_{Ccs} = 71,111 + 63,85e^{-154,17t} \sin (17,19t + 117,31°] B,$
 $u_L = u_{Lnp} + u_{Lcs} = 132,95e^{-154,17t} \sin (17,19t - 161,28°] B,$
 $i_1 = i_{1np} + i_{1cs} = 0,9387e^{-154,17t} \sin (17,19t - 65,40°] A.$

5 Построение графиков переходных тока $i_2(t)$ и напряжения $u_L(t)$:

5.1 Определение постоянной времени τ модулированных колебаний $i_{2c_{\theta}}(t)$ и $u_{Lc_{\theta}}(t)$.

$$\tau = \frac{1}{|\delta|} = \frac{1}{154,17} = 6,486 \cdot 10^{-3} \text{ c.}$$

5.2 Определение периода свободных составляющих Т.

$$T = \frac{2\pi}{\omega_0} = \frac{6,28}{117,19} = 53,588 \cdot 10^{-3} \text{ c} \approx 8\tau.$$

5.3 Определение начальной фазы модулированного колебания через au.

Определим какая часть от периода свободной составляющей ($T = 8\tau$) составляет начальная фаза.

5.3.1 Для тока $i_{2cs}(t)$ начальная фаза равна 55,96⁰. Выразим это значение через τ :

$$\begin{cases} 360^{\circ} & - & 8\tau \\ 55,96^{\circ} & - & x \end{cases}$$

Из полученной системы определим *х*:

$$x = \frac{55,96 \cdot 8\tau}{360} = 1,24\tau$$

Так как начальная фаза свободной составляющей тока положительна, то она откладывается влево от нуля по оси времени.

5.3.2 Для напряжения $u_{Lce}(t)$ начальная фаза равна -161,28⁰, следовательно, система будет иметь вид:

$$\begin{cases} 360^{\circ} & - & 8\tau \\ 161,28^{\circ} & - & x \end{cases}$$

Откуда:

$$x = \frac{161,28 \cdot 8\tau}{360} = 3,58\tau$$

Так как начальная фаза свободной составляющей тока отрицательна, то она откладывается вправо от нуля по оси времени.

5.4 Построение огибающих модулированных колебаний.

Для свободной составляющей переходного тока i_{2c6} огибающими являются две экспоненциальные зависимости $0,858e^{-154,17t}$ и $-0,858e^{-154,17t}$, рисунок 5.41. А

для свободной составляющей переходного напряжения u_{Lc6} - 132,95 $e^{-154,17t}$ и -132,95 $e^{-154,17t}$, рисунок 5.42.

5.5 Построение синусоиды.

В огибающие $0,858e^{-154,17t}$ и $-0,858e^{-154,17t}$ вписывается синусоида sin (17,19t + 55,96°). Синусоида вписывается следующим образом: от начальной фазы откладывается период свободной составляющей $T = 8 \tau$ и делится на четыре равных отрезка. Конец каждого отрезка представляет свою характерную точку синусоиды. Конец 1-го – максимум синусоиды; конец 2-го и 4-го – нули, синусоида пересекает ось времени; конец 3-го - минимум синусоиды. Максимумы и минимумы синусоиды ограничены огибающими. В результате получаем модулированное колебание свободной составляющей тока $i_{2c6}(t)$ по амплитуде, рисунок 5.41.

Аналогично вписывается синусоида в огибающие для свободной составляющей переходного напряжения на катушке индуктивности $u_{Lco}(t)$, рисунок 5.42.

5.6 Построение принужденной составляющей.

Принужденная составляющая для тока i_{2np} является постоянной величиной, которая на графике, рисунок 5.40, представлена в виде прямой линии.

Принужденная составляющая для напряжения на катушке индуктивности отсутствует.

5.7 Построение результирующей кривой для переходной величины.

Графическим сложением кривых принужденной составляющей i_{2np} и свободной i_{2c6} получим результирующую кривую переходной величины $i_2(t)$ рисунок 5.41. Результирующая кривая для переходного напряжения на катушке индуктивности $u_L(t)$, в виду отсутствия принужденной составляющей $u_{Lnp}(t)$, будет равна свободной, рисунок 5.42.



Рисунок 5.41 – Графики принужденной, свободной составляющих и результирующей переходного тока через катушку индуктивности $i_2(t)$.



Рисунок 5.42 – График переходного напряжения на катушке индуктивности $u_L(t)$.

Пример 2

Решение примера №1 в MathCad представлено на рисунках 5.43-5.47.



Рисунок 5.43- Пример расчета переходного процесса в MathCad

3. Для определения свободных составляющих переходного процесса составляем характеристическое уравнение для свободного процесса (схема после коммутации) методом входного сопротивления



3.1 Запишем выражение для входного сопротивления, отнсительно ветви с ключом

$$Z(\mathbf{p}) := \mathbf{R3} + \frac{\left(\mathbf{R1} + \frac{1}{\mathbf{C} \cdot \mathbf{p}}\right) \cdot (\mathbf{R2} + \mathbf{p} \cdot \mathbf{L})}{\mathbf{R1} + \frac{1}{\mathbf{C} \cdot \mathbf{p}} + \mathbf{R2} + \mathbf{p} \cdot \mathbf{L}}$$

Подставим численные значения и, используя функцию collect (сгруппировать относительно переменной), представим выражение в виде рациональной дроби

$$Z(p) \text{ collect } \rightarrow \frac{300.0 \cdot p^2 + 92500.0 \cdot p + 1.125 e^7}{2.0 \cdot p^2 + 325.0 \cdot p + 62500.0}$$

3.2 Приравняем числитель полученного выражения к нулю и найдем корни характеристического уравнения

$$p12 := 300.0 \cdot p^{2} + 92500.0 \cdot p + 1.125 e7 \begin{vmatrix} solve \\ float, 6 \end{vmatrix} \xrightarrow{(-154.167 - 117.186i)} p1 := p12_{1} = -154.167 - 117.186i \\ p2 := p12_{2} = -154.167 + 117.186i \end{vmatrix}$$

3.3 Получили два комплексно-сопряженных корня, следовательно, свободные составляющие переходного процесса будут иметь вид:

$$\begin{split} i_{2ce}(t) &= A_1 e^{-154,17t} \sin(117,19t+\gamma_1), \\ u_{Cce}(t) &= A_2 e^{-154,17t} \sin(117,19t+\gamma_2) \end{split}$$

3.4 Для определения постоянных интегрирования определим зависимые и начальные условия

Зависимые начальные условия:





Рисунок 5.44 - Пример расчета переходного процесса в MathCad

Решаем систему методом Гаусса

Зависимыми начальными условиями являются значения X3 и X4, которые подставляем в системы (1) и (2), соответственно.

 $i_{2Ce}(0) = A_2 \cdot \sin \gamma_2 \qquad (1)$ $\frac{di_{2Ce}}{dt} = 117.19 \cdot A_2 \cdot \cos \gamma_2 - 154.17 \cdot A_2 \cdot \sin \gamma_2 \qquad (1)$ $A2 := 1 \qquad y2 := 1$ Given $12 \text{ svo} = A2 \cdot \sin(y2)$ $X_3 = A2 \cdot (117.19 \cdot \cos(y2) - 154.17 \cdot \sin(y2))$ Pemaem систему уравнений $\begin{pmatrix} A20\\ y20 \end{pmatrix} := \text{Find}(A2, y2) \qquad \begin{pmatrix} A20\\ y20 \cdot \frac{180}{\pi} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0.858\\ 55.958 \end{pmatrix}$ Csoбodная составляющая тока в торой ветви при переходном
процессе будет иметь вид: $i_{2Ce}(t) = 0.858 \cdot e^{-154.17t} \cdot \sin(117.19t + 55.96^{\circ})$

Рисунок 5.45 - Пример расчета переходного процесса в MathCad-е

Определим постоянные интегрирования для свободной составляющей напряжения на индуктивности

$$u_{L}(0) = A_{5} \cdot \sin \gamma_{5}$$

$$\frac{du_{L}}{dt} = 117,19 \cdot A_{5} \cdot \cos \gamma_{5} - 154,17 \cdot A_{5} \cdot \sin \gamma_{5}$$
(2)

A5 := 1 y5 := 0.3

Given

L ·X_{3} = A5 \cdot \sin(y5)

X1_{3} = A5 \cdot (117.19 \cdot \cos(y5) - 154.17 \cdot \sin(y5))

Решаем систему уравнений

 $\begin{pmatrix} A50 \\ y50 \end{pmatrix} := Find(A5, y5)$

 $\begin{pmatrix} A50 \\ y50 \cdot \frac{180}{\pi} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 132.945 \\ 198.719 \end{pmatrix}$

Свободная составляющ ая напряжения на индуктивности при переходном процессе будет иметь вид:

 $u_{LCe}(t) = 132.95 \cdot e^{-154,17t} \cdot \sin(117,19t + 198,72^{\circ}) =$ = 132.95 \cdot e^{-154,17t} \cdot \sin(117,19t - 161,28^{\circ})



Рисунок 5.46 - Пример расчета переходного процесса в MathCad



Рисунок 5.47 - Пример расчета переходного процесса в MathCad

Пример 3

Расчет переходного процесса классическим методом в MathCad по алгоритму № 2 представлен на рисунках 5.48 – 5.55.





2. Определяем независимые начальные условия переходного процесса (схема до коммутации) по законам коммутации и из уравнения переходного процесса. u_n(0) = u_n(0) = u_n(0)

I1o = 0

A

$$u_{C}(0) = u_{C}(0_{+}) = u_{C}(0_{-})$$
$$i_{L}(0) = i_{L}(0_{+}) = i_{L}(0_{-})$$

Свободная составляющая при t=0

Uco := E1

Свободная составляющая при t=0

Ucsvo := Uco - Ucpo Ucsvo = 53.333 B



 Для определения свободных составляющих переходного процесса составляем характеристическое уравнение для свободного процесса (схема после коммутации) методом входного сопротивления.



Запишем выражение для входного сопротивления, относительно ветви с источником

$$Z(\mathbf{p}) := \mathbf{R}\mathbf{1} + \mathbf{p} \cdot \mathbf{L} + \frac{\left[\left(\frac{1}{\mathbf{C} \cdot \mathbf{p}}\right) \cdot \mathbf{R}\mathbf{3}\right]}{\frac{1}{\mathbf{C} \cdot \mathbf{p}} + \mathbf{R}\mathbf{3}} \rightarrow \frac{3500000}{3 \cdot \mathbf{p} \cdot \left(\frac{50000}{3 \cdot \mathbf{p}} + 70\right)} + 0.7 \cdot \mathbf{p} + 80$$

Полученное выражение приравняем к нулю и найдем корни характеристического уравнения:

$$p := -100 + 1 \cdot i \cdot 100$$

Given

$$0 = \left[\frac{350000}{3 \cdot p \cdot \left(\frac{50000}{3 \cdot p} + 70\right)} + 0.7 \cdot p + 80\right]$$

p1 := Find(p) p1 = -176.19 + 141.341i



Получили два комплексно-сопряженных корня, следовательно, свободные составляющие переходного процесса будут иметь вид: $i_{1_{\text{CB}}}(t) = A_1 e^{-1.76.19t} \cdot \sin(141.341t + \gamma_1)$ $i_{2cs}(t) = A_2 e^{-176.19t} \cdot \sin(141.341t + \gamma_2)$ $i_{3c6}(t) = A_3 e^{-176.76t} \cdot \sin(141.341t + \gamma_3)$ $u_{Ccc}(t) = A_4 e^{-176.19t} \cdot \sin(141,41t + \gamma_4)$ $u_{Lcc}(t) = A_5 e^{-1.76.19t} \cdot \sin(141,341t + \gamma_5)$ Зависимые начальные условия. Составим систему уравнений по законам Киркгофадля свободных составляющих $\left[i_{2CB}(0) + i_{3CB}(0) = i_{1CB}(0)\right]$ $\begin{cases} R_{1} \cdot i_{1CB}(0) + L \cdot \frac{di_{1CB}}{dt} + u_{CCB}(0) = 0 \end{cases}$ $R_3 \cdot i_{3CB}(0) - u_{CCB}(0) = 0$ Решаем систему методом Гаусса. ORIGIN := 1 $\begin{array}{c} A \\ \stackrel{}{\underset{\scriptstyle \mbox{\scriptsize \mbox{\mbox{\mbox{\mbox{\scriptsize \mbox{\scriptsize \mbox{\mbox{\scriptsize \mbox{\scriptsize \mbox{\scriptsize \mbox{\scriptsize \mbox{\scriptsize \mbox{\mbox{\scriptsize \mbox{\scriptsize \mbox{\scriptsize \mbox{\scriptsize \mbox{\scriptsize \mbox{\mbox{\mbox{\scriptsize \mbox{\m}\mbo\m\mbox{\mbo\mbx{\mbox{\mbox\mbox{\m}\mbox{\mbox{\mb}\mbox{\m$ $X = \begin{pmatrix} -1.429 \\ 0.762 \\ -1.015 \times 10^{-14} \end{pmatrix}$ $i_{2CB}(0) = X_1$ $i_{3CB}(0) = X_2$ $\frac{di_{1CB}}{dt} = X_3$ Используем дополнительно уравнение $C \cdot \frac{du_{CCB}}{dt} = i_{2CB}(0)$

Следовательно $\frac{du_{CCB}}{dt}_{t=0} = \frac{i_{2CB}(0)}{C} = X_4$ $X_{4} := \frac{X_1}{C}$ $X_4 = -2.381 \times 10^4$ $u_{LCB}(0) = L \cdot \frac{di_{1CB}}{dt}_{t=0}$ ULsvo := L·X₃ ULsvo = -7.105 × 10⁻¹⁵ B



Продифференцируем исходную систему, составленную по законам Кирхгофа, и получим:

$$\begin{cases} \frac{di_{2CB}}{dt} + \frac{di_{3CB}}{dt} = \frac{di_{1CB}}{dt} \\ R_1 \cdot \frac{di_{1CB}}{dt} + \frac{du_{LCC}}{dt} + \frac{du_{LCC}}{dt} + \frac{du_{CCB}}{dt} = 0 \\ R_3 \cdot \frac{di_{3CB}}{dt} + \frac{du_{CCB}}{dt} = 0 \end{cases}$$

Решаем систему методом Гаусса.

+

$$Q1 := \begin{pmatrix} 1 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 0 & R3 & 0 \end{pmatrix} \qquad F1 := \begin{bmatrix} X_3 \\ (-R1 \cdot X_3) - X_4 \\ (X_4) \end{bmatrix} \qquad Y := Q1^{-1} \cdot F1$$
$$Y = \begin{pmatrix} 340.136 \\ -340.136 \\ 2.381 \times 10^4 \end{pmatrix}$$
$$\frac{di_{2CB}}{dt_{t=0}} = Y_1 \qquad \frac{di_{3CB}}{dt_{t=0}} = Y_2 \qquad \frac{du_{LCB}}{dt_{t=0}} = Y_3$$

5. Определяем постоянные интегрирования и записываем выражения для свободных составляющих:

$$\begin{cases} i_{1CB}(0) = A_1 \cdot \sin \gamma_1 \\ \frac{di_{1CB}}{dt} = 141.341 \cdot A_1 \cdot \cos \gamma_1 - 176.19 \cdot A_1 \cdot \sin \gamma_1 \end{cases}$$

Решаем систему уравнений

А1 := 1 γ 1 := 0 Given I1svo = A1·sin(γ 1) X₃ = A1·(141.341·cos(γ 1) - 176.19·sin(γ 1)) $\begin{pmatrix} A10\\ \gamma 10 \end{pmatrix}$:= Find(A1, γ 1) $\begin{pmatrix} A10\\ \gamma 10 \cdot \frac{180}{\pi} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} -1.065\\ 38.737 \end{pmatrix}$ Свободная составляющая тока первой ветви при переходном процессе будет иметь вид: $i_{1CB}(t) = -1.065 \cdot e^{-176.19t} \cdot \sin(141.341t + 38.73^{\circ})$

Рисунок 5.51 – Определение постоянных интегрирования

 $i_{2CB}(0) = A_2 \cdot \sin \gamma_2$ $\frac{di_{2CB}}{dt}_{t=0} = 141\,341 \cdot A_2 \cdot \cos\gamma_2 - 176.19 \cdot A_2 \cdot \sin\gamma_2$ Решаем систему уравнений A2 := 2 $\gamma 2 := 0$ Given $X_1 = A2 \cdot sin(\gamma 2)$ $Y_1 = A2 \cdot (141.341 \cdot \cos(\gamma 2) - 176.19 \cdot \sin(\gamma 2))$ $\begin{pmatrix} A20\\ \gamma 20 \cdot \frac{180}{2} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1.56\\ -66.347 \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} A20\\ \gamma 20 \end{pmatrix}$:= Find(A2, $\gamma 2$) Свободная составляющая тока второй ветви при переходном процессе будет иметь вид: $i_{2CB}(t) = 1.56 \cdot e^{-176.19t} \cdot \sin(141.341t - 66.34^{\circ})$ $(i_{3CB}(0) = A_3 \cdot \sin \gamma_3)$ $\frac{di_{3CB}}{dt} = 141.341 \cdot A_3 \cdot \cos\gamma_3 - 176.19 \cdot A_3 \cdot \sin\gamma_3$ Решаем систему уравнений A3 := 2 $\gamma 3 := 1$ Given $X_2 = A3 \cdot sin(\gamma 3)$ $Y_2 = A3 \cdot (141.341 \cdot \cos(\gamma 3) - 176.19 \cdot \sin(\gamma 3))$ $\begin{pmatrix} A30\\ \gamma 30 \cdot \frac{180}{\pi} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1.644\\ 152.389 \end{pmatrix}$ $\begin{pmatrix} A30\\ \gamma30 \end{pmatrix} := Find(A3, \gamma3)$ Свободная составляющая тока третьей ветви при переходном процессе будет иметь вид: $i_{3CR}(t) = 1.644 \cdot e^{-176.19t} \cdot \sin(141.341t + 152.389^{\circ})$

Рисунок 5.52 – Определение постоянных интегрирования

 $\begin{cases} u_{CCB}(0) = A_4 \cdot \sin \gamma_4 \\ \frac{du_{CCB}}{dt}_{t=0} = 141.341 \cdot A_4 \cdot \cos \gamma_4 - 176.19 \cdot A_4 \cdot \sin \gamma_4 \end{cases}$

Решаем систему уравнений

A4 := -100 γ 4 := 0 Given Ucsvo = A4 $\cdot sin(\gamma 4)$

 $X_{A} = A4 \cdot (141.341 \cdot \cos(\gamma 4) - 176.19 \cdot \sin(\gamma 4))$

$$\begin{pmatrix} A40\\ \gamma40 \end{pmatrix} := Find(A4, \gamma4) \qquad \begin{pmatrix} A40\\ \gamma40 \cdot \frac{180}{\pi} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} -115.076\\ -27.611 \end{pmatrix}$$

Свободная составляющая напряжения на ёмкости при переходном процессе будет иметь вид:

 $u_{CCB}(t) = -115.076 \cdot e^{-176.19t} \cdot \sin(141.341t - 27.611^\circ)$

 $\begin{cases} u_{LCB}(0) = A_5 \cdot \sin \gamma_5 \\ \frac{du_{LCB}}{dt}_{t=0} = 141.341 \cdot A_5 \cdot \cos \gamma_5 - 176.19 \cdot A_5 \cdot \sin \gamma_5 \end{cases}$

```
Решаем систему уравнений
```

А5 := -1 γ 5 := 0 Given ULsvo = A5·sin(γ 5) Y₃ = A5·(141.341·cos(γ 5) - 176.19·sin(γ 5)) $\begin{pmatrix} A50\\ \gamma 50 \end{pmatrix}$:= Find(A5, γ 5) Свободная составляющая напряжения на индуктивности при переходном процессе будет иметь вид:

 $u_{LCB}(t) = 168.454 \cdot e^{-17619t} \cdot \sin(141.341t + 360^{\circ})$

Рисунок 5.53 - Определение постоянных интегрирования



Рисунок 5.54 – Построение графика переходного тока на емкости



Рисунок 5.55 – Построение графика переходного напряжения на емкости

5.7 Операторный метод расчета переходных процессов

5.7.1 Основные понятия и определения

Для упрощения расчета переходных процессов в теории анализа ПП используют операторный метод расчета. Сущность операторного метода заключается в преобразовании дифференциальных уравнений, описывающих переходной процесс, В алгебраические уравнения. Основными понятиями операторного метода (метод преобразования Лапласа) являются: оригинал и изображения, таблица 5.9.

Таблица 5.9 - Основные понятия и определения операторного метода (метод преобразования Лапласа)

Наименование	Определение	Обозначение
Оригинал	Исходная функция	<i>u</i> (<i>t</i>)
	вещественного	i(t)
	переменного (функция	e(t)
	времени переменных	
	напряжений, токов, ЭДС)	
Изображение	Функции, получаемые	U (p)
	преобразованиями	I(p)
	оригиналов по	E(p)
	определенным правилам	
Прямое преобразование	Переход из области	$E(n) = \int_{0}^{\infty} f(t) e^{-pt} dt$
Лапласа	оригиналов в область	$F(p) = \int_{0}^{0} f(t)e^{-t} dt$
	изображений	
Обратное преобразование	Переход из области	$f(t) = \frac{1}{\int_{0}^{\delta + j\infty} E(n) e^{\rho t} d(n)}$
Лапласа	изображений в область	$J(t) = \frac{1}{2\pi j} \int_{\delta - j\infty} F(p) e^{-jt} a(p)$
	оригиналов	

В операторном методе расчета переходного процесса выделяют три основных этапа:

1-й этап: переход из области оригиналов в область изображений;
2-й этап: определение искомых функций в области изображений;
3-й этап: обратный переход из области изображений в область оригиналов.
Рассмотрим кратко каждый этап операторного метода расчета ПП.

5.7.2 Переход из области оригиналов в область изображений

В электротехнике переход из области оригиналов в область изображений осуществляется посредством составления операторных схем замещения, в которых элементы электрической цепи заменяются их операторными изображениями, таблица 5.10. Операторные схемы замещения составляются для схемы после коммутации.

Таблица 5.10 –	Операторные схемы замещения
----------------	-----------------------------

Элемент электрической цепи	Уравнения, описывающие элемент цепи (дифференциальная и	Операторные изображения элемента цепи
	операторная форма	
	записи)	-
1	2	3
1. Источник ЭДС <i>e(t)</i> ○ → ○	Постоянные источники энергии $E \Leftrightarrow \frac{E}{p}$ $J \Leftrightarrow \frac{J}{p}$	$\overset{E(p)}{\longleftarrow}$
2. Источник тока <i>j(t)</i>	Синусоидальные источники энергии $e(t) = E_m \sin \omega t \Leftrightarrow \frac{E_m \omega}{\omega^2 + p^2}$ или	\sim

$$j(t) = J_m \sin \omega t \Leftrightarrow \frac{J_m \omega}{\omega^2 + p^2}$$

Продолжение таблицы 5.10



В операторных изображениях индуктивного и емкостного элементов цепи присутствуют внутренние (добавочные) источники энергии реактивных элементов $Li_L(0)$ и $u_c(0)/p$, характеризующие запас магнитной и электрической энергии, соответственно, на катушке индуктивности и на конденсаторе. Значения этих источников энергии определяются через независимые значения начальных условий $i_L(0)$ и $u_c(0)$, определяемых из законов коммутации, параграф 5.3. Направление источника $Li_L(0)$ совпадает с направлением тока, а направление источника $u_c(0)/p$ противоположно направлению тока в ветви через конденсатор.

Пример:

Задана электрическая схема, рисунок 5.56, известны параметры схемы. Требуется составить операторную схему замещения.



Рисунок 5.56 - Электрическая схема

Решение:

Каждый элемент заданной схемы представим в операторной схеме в соответствии с таблицей 5.10. Учитывая, что после коммутации ключ замкнут, получим схему, представленную на рисунке 5.57.



Рисунок 5.57 - Операторная схема замещения

5.7.3 Определение искомых функций в области изображений

Изображения токов в ветвях операторной схемы замещения могут быть определены любым методом расчета сложных линейных цепей. Основные законы электротехники в операторном виде представлены в таблицах 5.11, 5.12.

Таблица 5.11 – Закон Ома в операторной форме

Заданный участок ветви	$i_{1}(t) \qquad R \qquad L \qquad e(t) \qquad C \qquad i_{3}(t)$ $i_{2}(t) \qquad i_{2}(t) \qquad i_{4}(t)$
Изображение заданного	$I(p) \qquad \qquad I(p) \qquad \qquad I(p)$
участка ветви	$I_{1}(p) \xrightarrow{R} pL \xrightarrow{Li(0)} E(p) \xrightarrow{pC} \frac{u_{C}(0)}{p} \xrightarrow{I_{3}(p)} U_{I_{2}(p)} \xrightarrow{I_{1}(p)} U_{I_{2}(p)} \underbrace{I_{1}(p)} U_{I_$
Закон Ома в операторной	$U_{C} + F_{C} + I_{i} = 0 - \frac{u_{C}(0)}{1 - $
форме для участка ветви	$I p = \frac{p}{Z p}$
Закон Ома в операторной	$I(p) = \frac{E(p)}{p}$
форме при нулевых	Z(p)
начальных условиях	

	Таблица 5.12 –	Законы	Кирхгофа	в операторной	форме
--	----------------	--------	----------	---------------	-------

Закон	Формулировка	Символьная запись закона Кирхгофа в
Кирхгофа	закона Кирхгофа	операторной форме
1-й закон Кирхгофа	Алгебраическая сумма операторных изображений токов, сходящихся в узле, равна нулю	$\sum_{k=1}^{n} I_k p = 0$
2-й закон Кирхгофа	Алгебраическая сумма операторных изображений напряжений на пассивных элементах в замкнутом контуре равна алгебраической сумме операторных изображений ЭДС, действующих в этом контуре.	$\sum_{k=1}^{N} Z_{k} p I_{k} p = \sum_{k=1}^{N} \left[E_{k} p + L_{k} i_{k} 0 - \frac{u_{Ck} 0}{p} \right]$
2-й закон Кирхгофа при нулевых начальных условиях		$\sum_{k=1}^{N} Z_k p I_k p = \sum_{k=1}^{N} E_k p$

Примечание:

Выражения, записанные в операторной форме по второму закону Кирхгофа, применимы для электрических схем, не имеющих индуктивно связанных элементов.

Пример:

Задана электрическая схема и ее параметры, рисунок 5.58.

Требуется определить изображение тока через катушку индуктивности $I_L(p)$.



Рисунок 5.58 - Электрическая схема

Решение.

1) Составим операторную схему замещения, схема после коммутации, рисунок 5.59:



Рисунок 5.59 – Операторная схема замещения

2) Определяем независимые начальные условия общие из законов коммутации:

$$\begin{split} i_L(0) &= i_L(0+) = i_L(0-) \\ i_L(0-) &= 0 \rightarrow i_L(0) = 0 \\ u_C(0) &= u_C(0+) = u_C(0-) \\ u_C(0-) &= E = 100B \rightarrow u_C(0) = 100B \end{split}$$

3) Составим систему уравнений по методу контурных токов:

$$\begin{cases} Z_{11}(p)I_1^{\kappa}(p) + Z_{12}(p)I_2^{\kappa}(p) = E_1^{\kappa}(p) \\ Z_{21}(p)I_1^{\kappa}(p) + Z_{22}(p)I_2^{\kappa}(p) = E_2^{\kappa}(p) \end{cases}$$

Определим коэффициенты системы:

$$Z_{11}(p) = R_1 + pL + R_3$$

$$Z_{12} = Z_{21} = R_3$$

$$Z_{22} = \frac{1}{pC} + R_3$$

$$E_1^K = \frac{E}{p}$$

$$E_2^K = \frac{u_C(0)}{p}$$

Систему рассчитываем по методу Гаусса: Δ_1

$$\begin{split} I_{1}^{K} &= \frac{\Delta_{1}}{\Delta} \\ \Delta &= \begin{vmatrix} pL + R_{1} + R_{3} & R_{3} \\ R_{3} & R_{3} + \frac{1}{pC} \end{vmatrix} = pLR_{3} + \frac{L}{C} + R_{1}R_{3} + \frac{R_{3}}{pC} + R_{3}^{2} + \frac{R_{1}}{pC} - R_{3}^{2} = \\ &= \frac{p^{2}LR_{3}C + Lp + R_{1}R_{3}pC + R_{3} + R_{1}}{pC} \\ \Delta_{1} &= \begin{vmatrix} \frac{E}{p} & R_{3} \\ \frac{U_{c}(0)}{p} & R_{3} + \frac{1}{Cp} \end{vmatrix} = \frac{E}{p}R_{3} + \frac{E}{Cp^{2}} - R_{3}\frac{U_{c}(0)}{p} = \\ &= \frac{pCER_{3} + E - R_{3}U_{c}(0)pC}{Cp^{2}} \end{split}$$

$$I_{L}(p) = I_{1}^{K} = \frac{pCER_{3} + E - R_{3}U_{C}(0)pC}{p(p^{2}LR_{3}C + Lp + R_{1}R_{3}pC + R_{3} + R_{1})}$$

5.7.4 Переход из области изображений в область оригиналов

Определение оригиналов искомых функций при расчете переходных процессов операторным методом чаще всего осуществляется с помощью таблицы соответствия, приведенной в справочниках по высшей математике, или теоремы разложения, таблица 5.13.

Таблица 5.13 - Таблица перехода от изображений к оригиналам при различных корнях характеристического уравнения

Вид корней	Количество корней	Оригинал	
Корни	Один корень:	$F_1(p_1) = P^{1\cdot t}$	
вещественные	$p_1 < 0$	$f(t) = \frac{1}{F_2'(p_1)} \cdot e^{t}$	
	Два корня:	$F_1(0) + F_1(p_2) + e^{p_2 t}$	
	$p_I = 0$	$f(t) = \frac{1}{F_2'(0)} + \frac{1}{F_2'(p_2)} \cdot e^{t}$	
	$p_2 < 0$		
	Два корня:	$F_1(p_1) = F_1(p_2) = e^{p_2 \cdot t}$	
	$p_1 < 0$	$f(t) = \overline{F_2'(p_1)} \cdot e^t + \overline{F_2'(p_2)} \cdot e^t$	
	$p_2 < 0$		
	Три корня:	$F_1(0) + F_1(p_2) + e^{p_2 t} + F_1(p_3) + e^{p_3 t}$	
	$p_1 = 0$	$J(t) = \frac{F_2'(0)}{F_2'(0)} + \frac{F_2'(p_2)}{F_2'(p_2)} + \frac{F_2'(p_3)}{F_2'(p_3)} + \frac{F_2'(p_3)}{$	
	$p_2 < 0$		
	$p_3 < 0$		
Корни	Два корня:	$F_1(p_1)$ $F_2(p_1)$	
комплексно- сопряженные	$p_{1,2} = \delta \pm j\omega_0$	$f(t) = 2\operatorname{Re}\left\{\frac{1}{F_2'(p_1)} \cdot e^{pH}\right\}$	
	Три корня:	$F_1(0) = \left[F_1(p_1) - p_1t\right]$	
	$p_1 = 0$	$f(t) = \frac{1}{F_2'(0)} + 2\operatorname{Re}\left\{\frac{1}{F_2'(p_1)} \cdot e^{p_1 t}\right\}$	
	$p_{2,3} = \delta \pm j\omega_0$		

Алгоритм применения теоремы разложения

1. Найти искомое изображение в виде рациональной дроби:

$$F(p) = \frac{F_1(p)}{F_2(p)}.$$

2. Приравнять знаменатель к нулю, который является характеристическим уравнением: $F_2(p)=0$.

3. Определить корни характеристического уравнения.

4. Найти производную от характеристического уравнения $F_{2}'(p)$.

5. Записать оригинал искомой функции в зависимости от типа корней, см. таблицу 5.12.

Пример 1: Определить закон изменения тока во времени по его операторному изображению: $I \oint = \frac{100}{p \cdot (0+0,1p)} = \frac{F_1(p)}{F_2(p)}$.

Решение:

1) Приравняем к нулю знаменатель и найдем корни $p \cdot (0+0,1p) = 0$.

$$p_1 = 0; \qquad p_2 = -100.$$

2) Запишем производную знаменателя $F'_{2}(p) = 10 + 0.2p$

3) Так как корни получились вещественные, причем первый корень равен нулю, оригинал будем определять в соответствии со 2-й строкой таблицы 6.6:

$$f(t) = \frac{F_1(0)}{F_2'(0)} + \frac{F_1(p_2)}{F_2'(p_2)} \cdot e^{p^{2\cdot t}}$$

После подстановки численных значений получим закон изменения тока (оригинал тока):

$$i = 10 - 10 \cdot e^{-100}$$
 A

Пример 2: Определить закон изменения напряжения во времени по его

операторному изображению : $U \oint = \frac{8p+100}{p^2+20p+200} = \frac{F_1(p)}{F_2(p)}.$

Решение:

1) Приравнивая знаменатель дроби к нулю, находим корни:

$$p_1 = -10 + j10 = 10\sqrt{2} \cdot e^{j135^0} ;$$

$$p_2 = -10 - j10 = 10\sqrt{2} \cdot e^{j225^0} .$$

2) Производная знаменателя $F_{2}(p) = 2p + 20$

3) Так как получили два корня комплексно-сопряженных, то решение для оригинала напряжения запишем в соответствии со строкой 6 таблицы 6.6:

$$f(t) = 2 \operatorname{Re} \left\{ \frac{F_1(p_1)}{F_2'(p_1)} \cdot e^{p_1 \cdot t} \right\}.$$

Определяем закон изменения напряжения во времени:

$$u = 2 \operatorname{Re} \left\{ \frac{-80 + j80 + 100}{2(-10 + j10) + 20} \cdot e^{-10t} \cdot e^{j10t} \right\} = 2 \operatorname{Re} \left\{ 25 \cdot e^{-j14} \cdot e^{-10t} \cdot e^{j10t} \right\}$$
$$= 8,25 \cdot e^{-10t} \cos(10t - 14^{\circ}) = 8,25 \cdot e^{-10t} \sin(10t + 76^{\circ}) B$$

5.7.5 Алгоритм расчета переходных процессов операторным методом

1. Определение независимых начальных условий $i_L(0)$, $u_C(0)$ из законов коммутации.

2. Составление операторной схемы замещения.

3. Расчет операторной схемы замещения относительно изображений искомых функций.

4. Определение оригиналов искомых функций с помощью таблицы соответствия или теоремы разложения.

5.7.6 Примеры расчета переходных процессов операторным методом

Пример 1:

Для схемы, рисунок 5.37, рассчитанной классическим методом, определить законы изменения переходных токов через катушку индуктивности $i_2 \in i_1(t)$ и конденсатор $i_1(t)$ операторным методом.

Решение:

1 Составление операторной схемы замещения

Операторная схема замещения составляется для момента времени $t = 0_+$, схема после коммутации. Предварительно преобразуем источник тока в источник ЭДС, рисунок 5.60.



Рисунок 5.60 – Операторная схема замещения

2 Определение независимых начальных условий

Значения независимых начальных условий $i_L \, \mathbf{Q} \,$ и $u_C \, \mathbf{Q} \,$ возьмем из пункта 2 Примера 1 (расчет переходного процесса классическим методом).

$$i_2 \Phi = J = 1,6, A;$$

 $u_C \Phi = R_2 \cdot i_2 \Phi = 80 \cdot 1,6 = 128, B.$

3 Определение операторных изображений токов

Для определения операторных изображений токов $I_1(p)$ и $I_2(p)$ составим систему уравнений по методу контурных токов:

$$\begin{cases} \left(R_{1} + \frac{1}{pC} + R_{3}\right)I_{1}^{k} \left(\varphi\right) + R_{3} \cdot I_{2}^{k} \left(\varphi\right) = \frac{E}{p} - \frac{u_{C} \left(\varphi\right)}{p} \\ R_{3} \cdot I_{1}^{k} \left(\varphi\right) + \left(R_{3} + R_{2} + pL\right)I_{2}^{k} \left(\varphi\right) = \frac{E}{p} + Li_{L}(0) \end{cases}$$
$$I_{1}^{k} \left(\varphi\right) = \frac{\Delta_{1}}{\Delta}, \qquad (5.12)$$

$$I_2^k \, \mathbf{\Phi} \, \mathbf{\hat{=}}\, \frac{\Delta_2}{\Delta} \tag{5.13}$$

где

$$\Delta = \begin{vmatrix} R_3 + R_1 + \frac{1}{pC} & R_3 \\ R_3 & R_3 + R_2 + pL \end{vmatrix} =$$

$$=\frac{p^{2} \mathbf{R}_{3} \cdot L \cdot C + R_{1} \cdot L \cdot C + p \mathbf{R}_{1} \cdot R_{3} \cdot C + R_{2} \cdot R_{3} \cdot C + R_{1} \cdot R_{2} \cdot C + L + R_{2} + R_{3}}{pC} = \frac{0,0048 \ p^{2} + 1,48 \ p + 180}{pC}, \tag{5.14}$$

$$\Delta_1 = \begin{vmatrix} \frac{E}{p} - \frac{u_C \Phi}{p} & R_3 \\ \frac{E}{p} + Li_L(0) & R_3 + R_2 + pL \end{vmatrix} =$$

$$=\frac{p(L \cdot E - R_3 \cdot L \cdot i_L(0) - L \cdot u_C(0)) - R_3 \cdot u_C(0) - R_2 \cdot u_C(0) + R_2 \cdot E}{p} = \frac{p(L \cdot E - R_3 \cdot L \cdot i_L(0) - L \cdot u_C(0)) - R_3 \cdot u_C(0) - R_2 \cdot u_C(0) + R_2 \cdot E}{p}$$

$$= -\frac{102,4\ p + 10240}{p}.$$
(5.15)

$$\Delta_{2} = \begin{vmatrix} R_{3} + R_{1} + \frac{1}{pC} & \frac{E}{p} - \frac{u_{C} \Phi}{p} \\ R_{3} & \frac{E}{p} + Li_{L}(0) \end{vmatrix} =$$

$$= \frac{p^{2} \Re_{3} \cdot Li_{L} \Phi C + R_{1} \cdot Li_{L} \Phi C p \Re_{3} \cdot u_{C} \Phi C + Li_{L} \Phi p E \cdot R_{1} \cdot C p E}{p^{2}C} =$$

$$= \frac{0,00768 p^{2} + 2,112 p + 160}{p^{2}C}. \qquad (5.16)$$

Подставим полученные выражения (5.14), (5.15), (5.16) в уравнения (5.12) и (5.13):

$$I_{1}(p) = I_{1}^{k} \bigoplus = -\frac{102,4p + 10240}{(0.0048p^{2} + 1,48p + 180)} \bigoplus \frac{F_{1C} \bigoplus}{F_{2C} \bigoplus},$$
$$I_{2}(p) = I_{2}^{k} \bigoplus = \frac{0,00768p^{2} + 2,112p + 160}{p(0.0048p^{2} + 1,48p + 180)} \bigoplus \frac{F_{1L} \bigoplus}{F_{2L} \bigoplus}.$$

4 Определение корней характеристического уравнения

4.1 Определение корней характеристического уравнения $F_{2C} \, \mathbf{\Phi} \ge 0$.

Уравнение $0,0048p^2 + 1,48p + 180 = 0$ имеет два корня комплексно-Сопряженных:

$$p_{1,2} = -154,167 \pm j117,186$$
, c⁻¹.

На основании теоремы разложения выражение для оригинала тока $i_1(t)$ имеет вид:

$$i_1 = 2 \operatorname{Re} \left\{ \frac{F_{1C} \, \phi_1}{F_{2C}' \, \phi_1} \right\}.$$
(5.17)

4.2 Определение корней характеристического уравнения $F_{2L} \phi \geqslant 0$.

Уравнение p (,0048 p^2 +1,48p +180 = 0 имеет три корня:

$$p_1 = 0$$
 и $p_{2,3} = -154,167 \pm j117,186.$

На основании теоремы разложения выражение для оригинала тока i_2 () имеет вид:

$$i_2 \bigoplus \frac{F_{1L} \bigoplus}{F'_{2L} \bigoplus} + 2\operatorname{Re}\left\{\frac{F_{1L} \bigoplus}{F'_{2L} \bigoplus} e^{p_2 t}\right\}.$$
(5.18)

5 Определение производной $F'_2 \phi$:

5.1 Определение производной $F'_{2C} \phi$

$$F'_{2C}$$
 $(p) = (0.0048p^2 + 1.48p + 180) = 2 \cdot 0.48 \cdot 10^{-2} p + 1.48 = j1.12$

5.2 Определение производной $F'_{2L} \phi$:

$$F'_{2L} \bigoplus = (0.0048p^3 + 1.48p^2 + 180p) = 0.0144p^2 + 2.96p + 180.$$
(5.19)

Подставив значения корней характеристического уравнения в (5.19), получим:

$$F'_{2L}$$
 $\Phi = 180,$

 F'_{2L} $(p_2) = 0,0144 (154,167 + j117,186)^2 + 2,96 (154,167 + j117,186) + 180 = 180$

 $= -131,831 - j173,436 = 217,852e^{j232^{\circ}45'}.$

6. Определение численных значений F_1

6.1 Определение значения F_{1C} (ϕ_1)

$$F_{1C} \bigoplus_{i} = [02, 4 \cdot \bigoplus_{i} 154, 167 + j117, 186] + 10242] 40 \cdot 10^{-6} = -0,222 + j0,4799 = 0,5287 \cdot e^{-j65^{\circ}}.$$

6.2 Определение численных значений F_{1L} **@**

$$F_{1L}$$
 $(= 160,$

 $F_{1L} (\varphi_2) = 0,00768 (154,167 + j117,186)^2 + 2,112 (154,167 + j117,186) + 160 =$

$$=-88,535-j30=93,477e^{j198^{\circ}42'}$$

7 Определение оригиналов i_1 (u i_2 (

7.1 Определение оригинала i₁ 🌔

Подставив найденные значения $F_{1C} \phi_1$, $F'_{2C} \phi_1$ в уравнение (5.17), запишем выражение для переходного тока через конденсатор:

$$i_{1} = 2 \operatorname{Re} \left\{ \frac{0.5287 \cdot e^{-j65^{\circ}}}{j1.12} e^{(-154.167+117.186)t} \right\} =$$

$$= \operatorname{Re} \left(\frac{9399 \cdot e^{-j155^{\circ}} \cdot e^{(-154.167+117.186)t}}{j1} \right]$$

$$= \operatorname{Re} \left(\frac{9399 \cdot e^{-154.167t} \cdot e^{j(117.186t-155^{\circ})}}{j1} \right]$$

$$= 0.9399 \cdot e^{-154.167t} \cos(117.186t-155^{\circ}) =$$

 $=0,9399 \cdot e^{-154,167} \sin(117,186t-65^{\circ})$ A.

Полученный ответ совпадает с выражением тока *i*₁ **(**, рассчитанным классическим методом.

Определение оригинала i_2 **(**:

Подставив найденные значения F_{1L} , F_{1L} , F_{1L} , F_{2L} , F_{2

$$i_{2} \bigoplus \frac{160}{180} + 2 \operatorname{Re} \left\{ \frac{93,477e^{j198^{\circ}42'}}{217,852e^{j232^{\circ}45'}} \cdot e^{(154,167+j117,186)} \right\} = 0,889 + 2 \operatorname{Re} \left\{ 429 e^{-j34} \cdot e^{(154,167+j117,186)} \right\} = 0,889 + 2 \operatorname{Re} \left\{ 429 e^{-154,167t} \cdot e^{j(17,186t-34)} \right\}$$
$$= 0,889 + 2 \cdot 0,429 e^{-154,167t} \cdot \cos \left[17,186t - 34^{\circ} \right] = 0,889 + 0,8582e^{-154,167t} \cdot \sin \left(17,186t + 56^{\circ} \right] A.$$

Полученный ответ совпадает с выражением тока i_2 (, определенным классическим методом.
Пример 2: Расчет переходного процесса операторным методом в MathCad

Расчет операторным методом переходного процесса заданной электрической схемы с ее параметрами представлен на рисунках 5.61 – 5.64.





3. Расчет операторных токов.

Составим уравнения по законам Кирхгофа для операторной схемы замещения .

$$I1(p) - I2(p) - I3(p) = 0$$

$$(R1 + L \cdot p) \cdot I1(p) + \frac{1}{C \cdot p} \cdot I2(p) = \frac{E}{p} + L \cdot i10 - \frac{uC0}{p}$$

$$\frac{1}{C \cdot p} \cdot I2(p) - R3 \cdot I3(p) = -\frac{uC0}{p}$$

Решим уравнения методом обратной матрицы и найдем операторные токи

$$A_{(p)} := \begin{bmatrix} 1 & -1 & -1 \\ (R1 + L \cdot p) & \frac{1}{C \cdot p} & 0 \\ 0 & \frac{1}{C \cdot p} & -R3 \end{bmatrix} \qquad B(p) := \begin{pmatrix} 0 \\ \frac{E}{p} + L \cdot i10 - \frac{uC0}{p} \\ -\frac{uC0}{p} \end{pmatrix}$$

$$\mathbf{I}(\mathbf{p}) := \mathbf{A}(\mathbf{p})^{-1} \cdot \mathbf{B}(\mathbf{p})$$

$$I(p) \text{ collect } \rightarrow \begin{pmatrix} \frac{10000.0}{p^3 + 110.0 \cdot p^2 + 2000.0 \cdot p} \\ -\frac{10.0 \cdot p + 1000.0}{p^2 + 110.0 \cdot p + 2000.0} \\ \frac{10.0 \cdot p^2 + 1000.0 \cdot p + 10000.0}{p^3 + 110.0 \cdot p^2 + 2000.0 \cdot p} \end{pmatrix}$$

В результате получили три выражения для операторных токов

Рисунок 5.62 – Определение искомых функций в области изображений

0

4 Оригиналы токов найдем с помощью формул теоремы разложения Для тока i1(t) $I(p)_1 \text{ collect } \rightarrow \frac{10000.0}{p^3 + 110.0 \cdot p^2 + 2000.0 \cdot p}$ N1(p) := 2400.0 M1(p) := $p^3 + 102.0 \cdot p^2 + 1200.0 \cdot p$ $\mathbf{p} := \mathbf{M1}(\mathbf{p}) = 0 \quad \begin{vmatrix} \text{solve}, \mathbf{p} \\ \text{float}, 5 \end{matrix} \xrightarrow[]{} \left(\begin{matrix} 0 \\ -13.57 \\ 0 \\ 0 \end{matrix} \right)$ $p_1 = 0$ $p_2 = -13.57$ $p_3 = -88.43$ $dM1(p) := \frac{d}{dn}M1(p) \text{ collect } \rightarrow 3 \cdot p^2 + 204.0 \cdot p + 1200.0$ Оригинал тока i1(t) $i1(t) := \frac{N1(p_1)}{dM1(p_1)} \cdot e^{p_1 \cdot t} + \frac{N1(p_2)}{dM1(p_2)} \cdot e^{p_2 \cdot t} + \frac{N1(p_3)}{dM1(p_3)} \cdot e^{p_3 \cdot t} \text{ float } , 5 \rightarrow 0.36254 \cdot e^{-88.43 \cdot t} + -2.3626 \cdot e^{-13.57 \cdot t} + 2.0626 \cdot$ Проверка $i1(0) = -6 \times 10^{-5}$ Для тока i2(t) p := p $I(p)_2 \text{ collect } \rightarrow -\frac{10.0 \cdot p + 1000.0}{p^2 + 110.0 \cdot p + 2000.0}$ $N2(p) := -(12.0 \cdot p + 1200.0)$ $M2(p) := 5.0 \cdot p^2 + 510.0 \cdot p + 6000.0$ $\mathbf{p} := \mathrm{M2}(\mathbf{p}) = 0$ $\begin{vmatrix} \mathrm{solve}, \mathbf{p} \\ \mathrm{float}, 5 \end{matrix} \rightarrow \begin{pmatrix} -88.43 \\ -13.57 \end{pmatrix}$ $p_1 = -88.43$ $p_2 = -13.57$ $dM2(p) := \frac{d}{dp}M2(p) \text{ collect } \rightarrow 10.0 \cdot p + 510.0$ Оригинал тока i2(t) $i2(t) := \frac{N2(p_1)}{dM2(p_1)} \cdot e^{p_1 \cdot t} + \frac{N2(p_2)}{dM2(p_2)} \cdot e^{p_2 \cdot t} \text{ float } , 5 \rightarrow 0.37093 \cdot e^{-88.43 \cdot t} + -2.7709 \cdot e^{-13.57 \cdot t}$

Рисунок 5.63 - Переход из области изображений в область оригиналов

Для тока i3(t)

Рисунок 5.64 - Переход из области изображений в область оригиналов

с помощью теоремы разложения

Список использованных источников

1 СТО 02069024.101-2015 РАБОТЫ СТУДЕНЧЕСКИЕ. Общие требования и правила оформления.

http://www.osu.ru/docs/official/standart/standart_101-2015.pdf

2 Бессонов, Л.А. Теоретические основы электротехники. Электрические цепи [Текст]: учеб. для бакалавров / Л. А. Бессонов. – 11-е изд., перераб. и доп. – М.: Юрайт, 2012. – 702 с.

3 Быковская, Л.В. Трёхфазные цепи: учебное пособие / Л.В.Быковская, Н.Ю.Ушакова; Оренбургский гос. ун-т. – Оренбург: ОГУ, 2015. – 111 с. http://artlib.osu.ru/web/books/metod_all/8171_20150601.pdf

4 Ушакова, Н. Ю. Метод симметричных составляющих: метод. указания к самостоят. изучению раздела курса ТОЭ и к выполнению расчет.-граф. задания / Н. Ю. Ушакова, Л. В. Быковская. - Оренбург : ГОУ ОГУ, 2010. - 60 с. : ил. - Прил.: с. 37-58. - Библиогр.: с. 59.

http://artlib.osu.ru/web/books/metod_all/32524_20161212.pdf

5 Исаев, Ю. Н. Практика использования системы MathCad в расчетах электрических и магнитных цепей. Учебное пособие / Ю. Н. Исаев, А. М. Купцов, - М.: СОЛОН-ПРЕСС, 2013. - 180 с. ISBN 978-5-91359-123-4.

6 Семенова, Н.Г. Переходные процессы в линейных цепях с сосредоточенными параметрами [Текст]: задания и метод. указания к выполнению РГЗ № 6 по ТОЭ / Н.Г. Семенова, Н.Ю. Ушакова.- Оренбург: ГОУ ОГУ, 2009. - 28 с.

Приложение А

Пример оформления бланка задания на курсовую работу

Министерство науки и высшего образования Российской Федерации ФЕДЕРАЛЬНОЕ ГОСУДАРСТВЕННОЕ БЮДЖЕТНОЕ ОБРАЗОВАТЕЛЬНОЕ УЧРЕЖДЕНИЕ ВЫСШЕГО ОБРАЗОВАНИЯ «ОРЕНБУРГСКИЙ ГОСУДАРСТВЕННЫЙ УНИВЕРСИТЕТ» Электроэнергетический факультет

Кафедра автоматизированного электропривода, электромеханики и электротехники

Задание на курсовую работу

Расчет и моделирование электрических и магнитных цепей

Вариант № 1

1 Задание № 1. Исследование магнитной цепи постоянного магнитного потока

Bap.	Puc.	l_1	S_{I}	W_{I}	I_1	l_2	S_2	W_2	I_2	l_3	<i>S</i> ₃ ,	W_3	I_3	W_4	I_4	l_{δ}	Дon.	Onn
		СМ	см ²	-	Α	СМ	cm ²	-	Α	СМ	см ²	-	Α	-	Α	MM	усл	Onp
1	2.1	25	4	500	1	14	6,15	-	-	25	4	600	0,2	100	0,1	0,5	-	Φ_3, Φ_2

2 Задание № 2. Исследование трехфазной цепи со статической нагрузкой

Вариант	$U_{\phi_{\mathcal{F}}}$	R_A	X_{LA}	X_{CA}	R_B	X_{LB}	X_{CB}	R_C	X_{LC}	X_{CC}	Обрыв	Обрыв
	В	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	Ом	лин. провод	фазы нагр.
1	127	25	10	-	30	20	-	10	-	5	Aa	ab

3 Задание № 3. Исследование аварийного режима в трехфазной цепи методом симметричных составляющих

 $E_{fg} = 220 \text{ B}$, $\underline{Z}_N = 5 \text{ Om}$

Вариант	Вид повреждения	Схема соедине- ния	\underline{Z}_{g1}	\underline{Z}_{g2}	\underline{Z}_{g0}	\underline{Z}_{l1}	\underline{Z}_{l2}	\underline{Z}_{l0}	\underline{Z}_{n1}	\underline{Z}_{n2}	\underline{Z}_{n0}
	линии	нагрузки	Ом								
1	к.з. фазы В	K	j20	j15	j5	5+j3	3+j2	1+j1	25+j10	30+j20	10+j5
	на землю										

4 Задание № 4. Исследование переходного процесса в линейной электрической цепи

Вариант	Номер схемы	<i>R</i> ₁ , Ом	<i>R</i> ₂ , Ом	<i>R</i> ₃ , Ом	<i>L</i> , Гн	<i>С</i> , мкФ	<i>Е</i> , в	<i>J</i> , A
1	5.1	20	50	130	0,2	100	100	-

Дата выдачи задания

«___»____20___г.

Руководитель работы

кандидат технических наук, доцент

_____Ушакова Н.Ю.

Срок защиты курсовой работы

«___»____20___г. Исполнитель

студент группы 21 ЭЭ(б)Э - 1

Иванов А.А.