Министерство образования Республики Беларусь Учреждение образования «Белорусский государственный университет информатики и радиоэлектроники»

Кафедра теоретических основ электротехники

# ЭЛЕКТРОТЕХНИКА С ОСНОВАМИ ЭНЕРГОСБЕРЕЖЕНИЯ

Методические указания к выполнению типовых расчётов и самостоятельной работы для студентов специальностей 53 01 03 «Автоматическое управление в технических системах», 53 01 02 «Автоматизированные системы обработки информации», 40 03 01 «Искусственный интеллект» всех форм обучения

УДК 621.3 + 621.311 (075.8) ББК 31.2 я 73 Э 45

### Авторы – составители:

М.С. Шмаков, Ю.А. Брилевский, В.М. Коваленко, Л.Ю. Шилин, Н.А. Иваницкая

Электротехника с основами энергосбережения: Метод. указания к выполнению типовых расчётов и самостоятельной работы для студ. спец. 53 01 03 «Автоматическое управление в технических системах», 53 01 02 «Автоматизированные системы обработки информации», 40 03 01 «Искусственный интеллект» всех форм обуч. / Сост. М.С. Шмаков, Ю.А. Брилевский, В.М. Коваленко и др. – Мн.: БГУИР, 2004. – 76 с.: ил. ISBN 985-444-731-6

В методических указаниях содержатся методики расчета установившихся и переходных режимов электрических цепей постоянного и переменного токов, приводятся примеры расчётов электрических цепей для самостоятельной работы, подробные рекомендации по выполнению типовых расчётов электрических цепей.

УДК 621.3+621.311(075.8) ББК 31.2 я 73

# СОДЕРЖАНИЕ

- 1.Типовой расчёт № 1
- 2.Типовой расчёт № 2
- 3.Типовой расчёт № 3
- 4.Типовой расчёт № 4
- 5.Типовой расчёт № 5

Литература

### 1. ТИПОВОЙ РАСЧЁТ №1

Типовой расчет соответствует разделу программы "Электрические цепи постоянного тока". Для успешного выполнения и защиты типового расчёта №1 студенту необходимо изучить и научиться практически применять следующие методы расчета цепей постоянного тока:

- 1) метод уравнений Кирхгофа;
- 2) метод контурных токов;
- 3) метод узловых напряжений;
- 4) метод наложения;
- 5) метод преобразования (упрощения);
- 6) метод эквивалентного генератора напряжения (тока);
- 7) топологические методы.

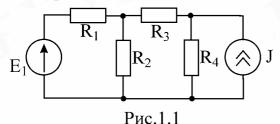
Необходимо научиться определять напряжения на элементах схемы, мощность, отдаваемую или потребляемую источниками энергии, составлять баланс мощностей и изображать потенциальную диаграмму для замкнутого контура схемы.

# 1.1. Определение токов электрической схемы методом уравнений Кирхгофа

Этот метод основан на применении первого и второго законов Кирхгофа, не требует никаких преобразований схемы и пригоден для расчета любой цепи.

Количество уравнений, составленных по этому методу, равно количеству неизвестных токов. Положительные направления токов задаются произвольно. Количество уравнений, составленных по первому закону Кирхгофа для цепи, имеющей q узлов, равно q-1. Недостающее число уравнений составляется по второму закону Кирхгофа. При выборе контуров по второму закону Кирхгофа нужно придерживаться правила, что каждый из контуров должен отличаться от других хотя бы одной новой ветвью. Такие контуры называются независимыми.

Ветви с источниками тока учитываются только при составлении уравнений по первому закону Кирхгофа и не должны быть включены в выбранные независимые контуры.



**Пример 1**. Определить токи во всех ветвях схемы (рис.1.1), если

$$R_1 = R_2 = R_3 = R_4 = 10 \text{ OM},$$
  
 $E_1 = 10 \text{ B}, J = 2 \text{ A}.$ 

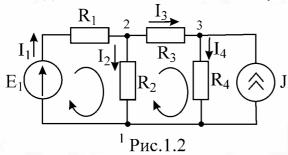
**Решение**. В схеме необходимо задать направление четырех неизвестных токов (рис.1.2). Схема содержит 3 узла, поэтому по первому закону составим два уравнения (для 2 и 3 узлов):

$$\begin{cases} {\rm I}_1 - {\rm I}_2 - {\rm I}_3 = 0, \\ {\rm I}_3 - {\rm I}_4 = - {\rm J}. \end{cases}$$

Два недостающих уравнения составим по второму закону Кирхгофа, для чего выберем два контура (см. рис.1.2):

$$\begin{cases} I_1 R_1 + I_2 R_2 = E_1, \\ -I_2 R_2 + I_3 R_3 + I_4 R_4 = 0. \end{cases}$$

Подставив численные значения, получим систему из четырех уравнений:



$$\begin{cases} I_1 - I_2 - I_3 = 0, \\ I_3 - I_4 = -2, \\ 10I_1 + 10I_2 = 10, \\ -10I_2 + 10I_3 + 10I_4 = 0. \end{cases}$$

В результате решения системы уравнений получим токи:

$$I_1 = 0.2 \text{ A}; I_2 = 0.8 \text{ A}; I_3 = -0.6 \text{ A}; I_4 = 1.4 \text{ A}.$$

Для проверки правильности решения задачи составим баланс мощностей:

$$P_{\mathrm{II}} = P_{\mathrm{II}}$$
,

где Р<sub>и</sub> - мощность, отдаваемая источниками;

 $P_{\Pi}$  - мощность, потребляемая элементами схемы.

$$E_1I_1 + JU_{31} = I_1^2R_1 + I_2^2R_2 + I_3^2R_3 + I_4^2R_4$$

где  $U_{31}$  - напряжение между узлами 3-1;  $U_{31} = I_4 R_4$ .

Тогда 
$$10 \cdot 0.2 + 21.4 \cdot 10 = 0.04 \cdot 10 + 0.64 \cdot 10 + 0.36 \cdot 10 + 10 \cdot 19.6$$
;  $30 = 0.4 + 6.4 + 3.6 + 19.6$ ;  $30 = 30$ .

# 1.2. Метод контурных токов

Метод контурных токов основан на использовании только второго закона Кирхгофа, что позволило уменьшить число уравнений. Достигается это разделением схемы на независимые контуры и введением для каждого контура своего тока — контурного, являющегося определяемой величиной. Количество уравнений соответствует количеству уравнений, составляемых по второму закону Кирхгофа, и может быть определено из уравнения

$$K = N_B - N_Y + 1 - N_T$$
,

где  $N_B$  - число ветвей;

 $N_{Y}$  - число узлов;

 $N_{\mathrm{T}}\,$  - число ветвей с источником тока.

Контуры, для которых составляются уравнения, не должны содержать ветви с источником тока, но учет падения напряжения от источников тока обязателен. Для этого рекомендуется обозначать контуры, которые содержат источник тока, но только один. В этом случае контурный ток известен и равен по величине источнику тока. Источник тока не может быть включен в несколько контуров.

Пример 2. Определить токи во всех ветвях схемы (рис.1.3), если

$$R_1 = R_2 = R_3 = R_4 = R_5 = 10 \text{ Om},$$
 $E_1 = 10 \text{ B}, E_2 = 50 \text{ B}, J_{03} = 1 \text{ A}.$ 
 $R_1 = R_2 = R_3 = R_4 = R_5 = 10 \text{ Om},$ 
 $R_1 = R_2 = R_3 = R_4 = R_5 = 10 \text{ Om},$ 
 $R_2 = R_3 = R_4 = R_5 = 10 \text{ Om},$ 
 $R_3 = R_4 = R_5 = 10 \text{ Om},$ 
 $R_4 = R_5 = 10 \text{ Om},$ 
 $R_5 = R_5 =$ 

Рис.1.3 <sup>3</sup>

Решение. Определим количество уравнений по формуле

$$K = N_B - N_Y + 1 - N_T = 5 - 3 + 1 - 1 = 2$$
.

Обозначим контурные токи  $J_1, J_2$ , а также известный контурный ток  $J_{03}$ . Уравнения для определения неизвестных контурных токов  $J_1$ и  $J_2$ :

$$\begin{cases} J_1(R_1 + R_2) - J_2R_2 = E_1 - E_2, \\ -J_1R_2 + J_2(R_2 + R_5 + R_4) + J_{03}R_4 = E_2. \end{cases}$$

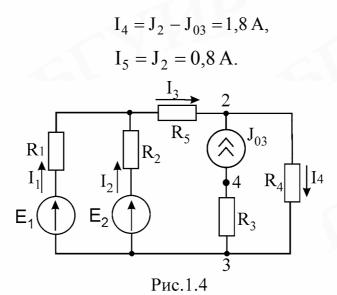
Подставим численные значения:

$$\begin{cases} 20J_1 - 10J_2 = -40, \\ -10J_1 + 30J_2 = 40, \end{cases}$$

откуда 
$$J_1 = -1,6A$$
,  $J_2 = 0,8A$ .

Обозначим токи в ветвях схемы (рис.1.4). Определим токи в ветвях исходя из известных контурных токов:

$$I_1 = J_1 = -1.6 \text{ A},$$
  
 $I_2 = J_2 - J_1 = 2.4 \text{ A},$   
 $I_3 = J_2 = 0.8 \text{ A},$ 



Контурный ток берётся со знаком плюс, если направление контурного тока и тока в ветви совпадают, и со знаком минус, если токи направлены в разные стороны.

Для проверки правильности решения составим баланс мощностей:

$$\begin{split} &E_1I_1+E_2I_2+J_{03}U_{24}=I_1^2R_1+I_2^2R_2+I_3^2R_3+I_4^2R_4+I_5^2R_5,\\ &U_{24}=I_4R_4+J_{03}R_3=28\text{ B}\ \text{или}\\ &-10\cdot 1,6+50\cdot 2,4+28\cdot 1=25,6+57,6+6,4+10+32,4,\\ &132=132. \end{split}$$

### 1.3. Метод узловых напряжений

Метод основан на использовании первого закона Кирхгофа. Количество уравнений, составляемых по этому методу, определяется из выражения

$$K = N_Y - 1 - N_H,$$

где  $N_{Y}$  - число узлов;

 $N_{\rm \,H}\,$  - число источников напряжения, включенных между узлами без сопротивлений.

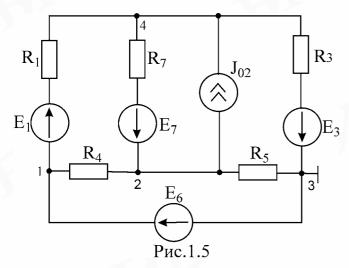
При составлении уравнений в качестве базисного узла (узел, потенциал которого принимается равным нулю) целесообразно выбрать тот узел, в котором сходится наибольшее число ветвей. Если в схеме имеется ветвь с источником напряжения без сопротивления, то в качестве базисного выбирают один из тех узлов, к которому присоединена эта ветвь. Если схема содержит две и более подобных ветвей (причем эти ветви не имеют общих узлов), то такую схему необходимо преобразовать.

В результате решения системы узловых уравнений определяются напряжения между узлами схемы. Токи в ветвях находятся с помощью закона Ома.

Пример 3: а) определить токи в ветвях схемы (рис.1.5), если

$$R_1 = R_2 = R_3 = R_4 = R_5 = R_7 = 10 \text{ Om};$$

$$E_1 = 50 \text{ B}; E_3 = 20 \text{ B}; E_7 = E_6 = 30 \text{ B};$$
  
 $J_{02} = 2 \text{ A};$ 



б) построить потенциальную диаграмму для внешнего контура схемы.

**Решение.** Определим количество уравнений, необходимых для решения. Для этого обозначим узлы схемы и воспользуемся формулой

$$K = N_Y - 1 - N_H = 4 - 1 - 1 = 2.$$

Базисным узлом выберем узел 3, тогда напряжение  $U_{13}=E_6=30\,\mathrm{B}$ , а уравнения будут иметь вид

$$\begin{cases} U_{43} \left( \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_3} + \frac{1}{R_7} \right) - U_{23} \frac{1}{R_7} - U_{13} \frac{1}{R_1} = \frac{E_1}{R_1} - \frac{E_7}{R_7} - \frac{E_3}{R_3} + J_{02}, \\ -U_{43} \frac{1}{R_7} + U_{23} \left( \frac{1}{R_4} + \frac{1}{R_5} + \frac{1}{R_7} \right) - U_{13} \frac{1}{R_4} = \frac{E_7}{R_7} - J_{02}. \end{cases}$$

Подставив численные значения, получим систему 2 линейных уравнений:

$$\begin{cases} 0.3U_{43} - 0.1U_{23} = 5, \\ -0.1U_{43} + 0.3U_{23} = 4. \end{cases}$$

В результате решения определяем узловые напряжения :  $U_{43} = 23,75 \, \mathrm{B};$   $U_{23} = 21,75 \, \mathrm{B};$   $U_{13} = 30 \, \mathrm{B}.$ 

Вычисляем напряжения между остальными узлами как разность узловых напряжений:

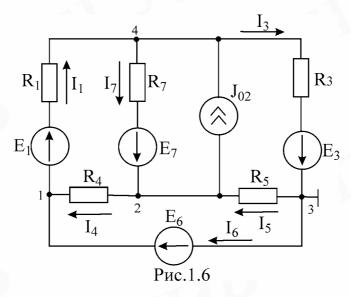
$$U_{12} = U_{13} - U_{23} = 30 - 21,25 = 8,75 B,$$
  
 $U_{14} = U_{13} - U_{43} = 30 - 23,75 = 6,25 B,$   
 $U_{24} = U_{23} - U_{43} = 21,25 - 23,75 = -2,5 B.$ 

На основании второго закона Кирхгофа и закона Ома составим уравнения для определения токов в ветвях схемы (рис.1.6):

$$U_{14} = I_1 R_1 - E_1$$
,

отсюда

$$\begin{split} &I_{1} = (U_{14} + E_{1})/R_{1} = 5,625A, \\ &I_{4} = -U_{12}/R_{4} = -0,875A, \\ &U_{24} = E_{7} - I_{7}R_{7}, \\ &I_{7} = (E_{7} - U_{24})/R_{7} = 3,25A, \\ &I_{5} = -U_{23}/R_{5} = -2,125A, \\ &U_{43} = I_{3}R_{3} - E_{3}, \\ &I_{3} = (U_{43} + E_{3})/R_{3} = 4,375A. \end{split}$$



На основании первого закона Кирхгофа для узла 1:

$$I_6 = I_1 - I_4 = 6.5 \text{ A}.$$

Правильность решения проверим, составив баланс мощностей:

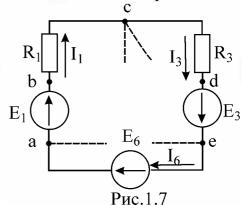
$$\begin{split} E_1I_1 + E_7I_7 + J_{02}(-U_{24}) + E_6I_6 + E_3I_3 &= I_1^2R_1 + I_7^2R_7 + I_4^2R_4 + I_5^2R_5 + I_3^2R_3 \text{ или} \\ 50 \cdot 5,625 + 30 \cdot 3,25 + 2 \cdot 2,5 + 30 \cdot 6,5 + 20 \cdot 4,375 &= 5,625^2 \cdot 10 + 3,25^2 \cdot 10 + \\ +0,875^2 \cdot 10 + 2,125^2 \cdot 10 + 4,375^2 \cdot 10, \\ 666,25 &= 666,25. \end{split}$$

Для построения потенциальной диаграммы необходимо знать напряжение на

всех элементах контура, а также сопротивления всех элементов контура. На рис.1.7 показан контур, для которого необходимо построить потенциальную диаграмму.

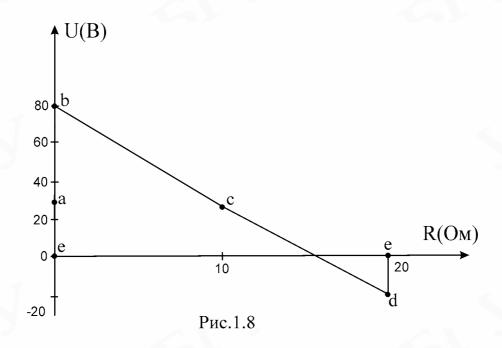
Базисную точку выберем произвольно, например е. Построение будем производить, обходя контур по часовой стрелке.

Определим потенциалы точек:



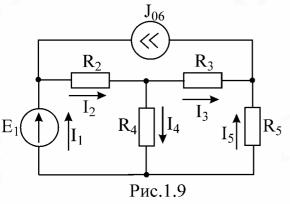
$$\begin{split} \phi_a &= \phi_e + E_6 = 30 \ B, \\ \phi_b &= \phi_a + E_1 = 80 \ B, \\ \phi_c &= \phi_b - I_1 R_1 = 80 - 5,625 \cdot 10 = 23,75 B, \\ \phi_d &= \phi_c - I_3 R_3 = 23,75 - 4,375 \cdot 10 = -20 \ B, \\ \phi_e &= \phi_d + E_3 = -20 + 20 = 0 \ . \end{split}$$

По оси абсцисс будем откладывать значения сопротивлений элементов, а по оси ординат — значения потенциалов точек. Базисную точку помещаем в начало координат (рис.1.8).



### 1.4. Метод наложения

Метод основан на том, что в любой линейной электрической цепи токи могут быть получены как алгебраическая сумма токов, вызываемых действием каждого источника энергии в отдельности. Эти токи называются частичными токами. При определении частичных слагающих токов необходимо учитывать внутреннее сопротивление тех источников энергии, которые принимаются отсутствующими при



вычислении слагающих токов. Если в цепи заданы идеальные источники энергии, то при определении токов, вызываемых какимлибо одним источником, все остальные источники напряжения закорачиваются, а ветви, в которых находятся источники тока, – разрываются.

**Пример 4.** Определить токи во всех ветвях схемы (рис.1.9), если

$$R_2 = R_3 = R_4 = R_5 = 10 \text{ Om},$$
  
 $E_1 = 10 \text{ B}; J_{06} = 1 \text{ A}.$ 

**Решение: 1.** Определим частичные слагающие токи, вызываемые источником напряжения  $E_1$ . Разорвем ветвь с источником тока. Токи в цепи (рис.1.10) определим методом преобразований.

Вычислим сопротивление, эквивалентное сопротивлениям  $R_3, R_4, R_5$ :

$$R_{354} = \frac{(R_3 + R_5) \cdot R_4}{R_3 + R_5 + R_4} = 6,667 \text{ Om},$$

тогда

$$I_1' = I_2' = E_1/(R_2 + R_{354}) = 10/(10 + 6,667) = 0,6 \text{ A}.$$

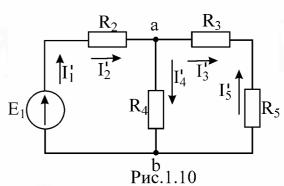
Определим напряжение U ab

$$U'_{ab} = I'_{1}R_{354} = 4B,$$

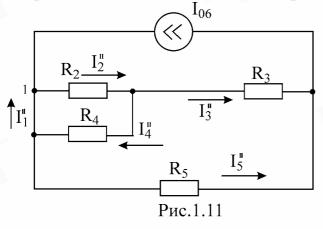
тогда

$$I'_{4} = U'_{ab}/R_{4} = 0.4 \text{ A},$$

$$I'_{3} = -I'_{5} = U_{ab}/(R_{3} + R_{5}) = 0.2 \text{ A}.$$



**2**. Определим частичные слагающие токи, вызываемые источником тока  $J_{06}$ . Закоротим ветвь, где находится  $E_1$  (это равносильно равенству нулю внутреннего сопротивления данного источника) (рис.1.11).



Сопротивления включены параллельно, заменим их сопротивлением

$$R_{24} = R_2 R_4 / (R_2 + R_4) = 5 \text{ Om}.$$

Определим токи  $I_3^{"}$  и  $I_5^{"}$  по правилу плеч:

$$I_3'' = J_{06} \cdot R_5 / (R_{24} + R_3 + R_5) = 0.4 \text{ A},$$

$$I_5'' = J_{06} \cdot (R_{24} + R_3) / (R_{24} + R_3 + R_5) =$$

$$= 0.6 \text{ A}.$$

Аналогично определим токи  $I_{2}^{"}$  и  $I_{4}^{"}$ :

$$I_2'' = I_3'' \cdot R_4 / (R_4 + R_2) = 0.2 \text{ A},$$
  
 $I_4'' = -I_3'' \cdot R_2 / (R_4 + R_2) = -0.2 \text{ A}.$ 

Для узла 1 составим первое уравнение Кирхгофа и определим ток  $I_1^{"}$ :

$$I_1'' = I_2'' - J_{06} = -0.8 \text{ A}.$$

**3**. Найдем искомые токи в ветвях схемы (см.рис.1.9) как алгебраическую сумму частичных слагающих токов:

$$I_{1} = I_{1}^{'} + I_{1}^{"} = -0.2 \text{ A},$$

$$I_{2} = I_{2}^{'} + I_{2}^{"} = 0.8 \text{ A},$$

$$I_{3} = I_{3}^{'} + I_{3}^{"} = 0.6 \text{ A},$$

$$I_{4} = I_{4}^{'} + I_{4}^{"} = 0.2 \text{ A},$$

$$I_{5} = I_{5}^{'} + I_{5}^{"} = 0.4 \text{ A}.$$

Правильность решения проверим, составив баланс мощностей:

$$E_1I_1 + J_{06}(I_2R_2 + I_3R_3) = I_2^2R_2 + I_3^2R_3 + I_4^2R_4 + I_5^2R_5,$$

где  $I_2R_2 + I_3R_3$  — напряжение на зажимах источника тока  $J_{06}$ :

$$-0.2 \cdot 10 + 1(0.8 \cdot 10 + 0.6 \cdot 10) = 0.8^{2} \cdot 10 + 0.6^{2} \cdot 10 + 0.2 \cdot 10 + 0.4^{2} \cdot 10;$$

$$P_{\text{UCT}} = P_{\text{HACP}}.$$

В данном случае источник тока  $J_{06}$  отдает энергию в схему (его мощность больше нуля):

$$P_T = J_{06}(I_2R_2 + I_3R_3) = 14 B_T$$

а источник напряжения  $E_1$  потребляет энергию (его мощность отрицательна):

$$P_{H} = E_{1}J_{1} = -2 B_{T}$$
.

# 1.5. Метод преобразования

Суть метода заключается в преобразовании электрической схемы различными методами с целью уменьшения числа ветвей и узлов, а значит, и количества уравнений, определяющих электрическое состояние схемы.

Во всех случаях преобразования заданных электрических схем эквивалентными схемами другого вида необходимо выполнять условия неизменности токов и напряжений в тех частях схемы, которые не затронуты преобразованием.

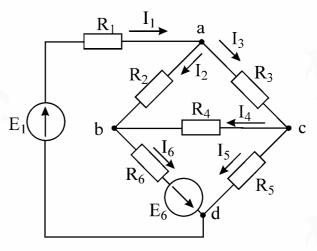


Рис.1.12

Пример 5. Определить токи в ветвях схемы (рис.1.12), если

$$E_1 = E_6 = 40 \text{ B};$$
 $R_1 = R_6 = R_5 = 10 \text{ OM};$ 
 $R_2 = R_3 = R_4 = 30 \text{ OM}.$ 
 $R_1 \longrightarrow R_2$ 
 $R_{23} \longrightarrow R_{24} \longrightarrow R_{34}$ 
 $R_{24} \longrightarrow R_{4} \longrightarrow R_{4} \longrightarrow R_{5} \longrightarrow R_{5}$ 
 $R_{5} \longrightarrow R_{5} \longrightarrow R_{5}$ 

**Решение**. Преобразуем треугольник  $R_2, R_3, R_4$  в звезду на основании следующих формул (рис.1.13):

Рис.1.13

$$R_{23} = \frac{R_2 R_3}{R_2 + R_3 + R_4} = \frac{30 \cdot 30}{30 + 30 + 30} = 10 \text{ Om},$$

$$R_{34} = \frac{R_3 R_4}{R_2 + R_3 + R_4} = 10 \text{ Om},$$

$$R_{24} = \frac{R_2 R_4}{R_2 + R_3 + R_4} = 10 \text{ Om}.$$

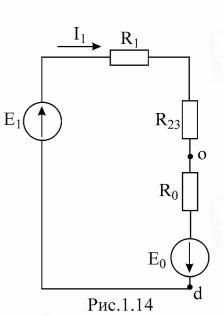
Обозначим последовательно включенные сопротивления

$$R_{246} = R_6 + R_{24} = 20 \text{ Om}$$

и сопротивления  $R_{345}=R_5+R_{34}$ , объединим две ветви ( od и ос ), включенные параллельно, в одну. Общее сопротивление:

$$R_0 = \frac{R_{246}R_{345}}{R_{246} + R_{345}} = 10 \text{ Om.}$$

Общий источник напряжения:



$$E_0 = \frac{1/R_{246} \cdot E_6}{1/R_{246} + 1/R_{345}} = 20 \text{ B}.$$

Преобразованная схема показана на рис.1.14:

$$I_1 = \frac{E_1 + E_0}{R_1 + R_{23} + R_0} = \frac{40 + 20}{10 + 10 + 10} = 2 \text{ A}.$$

Определим напряжение U<sub>od</sub>:

$$U_{od} = I_1 R_0 - E_0 = 2 \cdot 10 - 20 = 0 B.$$

Напряжение  $U_{od}$  на схеме (см. рис.1.13) позволяет определить ток  $I_5=0\,\mathrm{A}\,$  и ток  $I_6$  :

$$I_6(R_{24} + R_6) - E_6 = U_{de} = 0,$$
  
 $I_6 = E_6/(R_{26} + R_6) = 40/(10 + 10) = 2 A.$ 

На этой же схеме определим напряжения  $U_{ac}$ ,  $U_{ab}$  и  $U_{cb}$ :

$$\begin{split} &U_{ac} = I_1 R_{23} + I_5 R_{34} = 2 \cdot 10 + 0 = 20 \text{ B}, \\ &U_{ab} = I_1 R_{23} + I_6 R_{24} = 2 \cdot 10 + 2 \cdot 10 = 40 \text{ B}, \\ &U_{cb} = I_6 R_{24} - I_5 R_{34} = 20 \text{ B}. \end{split}$$

Для исходной схемы (см. рис.1.12) определим токи:

$$I_2 = U_{ab}/R_2 = 1,33 \text{ A},$$
  
 $I_3 = U_{ac}/R_3 = 0,667 \text{ A},$   
 $I_4 = U_{cb}/R_4 = 0,667 \text{ A}.$ 

На основании первого закона Кирхгофа для узла с:

$$I_5 = I_3 - I_4 = 0;$$

для узла b:

$$I_6 = I_4 + I_2 = 0,667 + 1,33 = 2A.$$

Правильность решения проверим, составив баланс мощностей для исходной схемы:

$$E_1I_1 + I_6E_6 = I_1^2R_1 + I_2^2R_2 + I_3^2R_3 + I_4^3R_4 + I_5^2R_5 + I_6^2R_6$$
 или  $40 \cdot 2 + 40 \cdot 2 = 4 \cdot 10 + (1,33)^2 \cdot 30 + (0,667)^2 \cdot 30 + 4 \cdot 10 + 0 \cdot 10,$   $160 = 160$ .

### 1.6. Метод эквивалентного генератора напряжения (тока)

Метод позволяет привести сложную электрическую схему с произвольным числом источников электрической энергии к схеме с одним источником, что упрощает расчет.

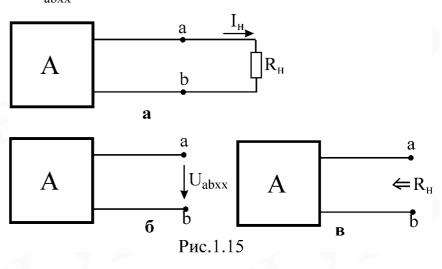
Существуют два варианта метода: вариант с источником напряжения и вариант с источником тока.

### 1.6.1. Метод эквивалентного генератора напряжения (МЭГН)

Для того чтобы определить ток в произвольной ветви схемы (рис.1.15, а) данным методом, необходимо:

1. Электрическую цепь, к которой подключена данная ветвь, заменить эквивалентным источником напряжения, величина которого определяется напряжением на выходах разомкнутой ветви ab, а внутреннее сопротивление источника равняется входному сопротивлению пассивной электрической цепи со стороны выводов а и b при разомкнутой ветви ab. Напряжение на зажимах ab определятся любым, ранее изученным методом (рис.1.15, б). Так как для определения напряжения  $R_{\rm H}$  исключается, то напряжение эквивалентного генератора называют напряжением холостого хода и обозначают  $U_{\rm abxx}$ .

При определении внутреннего сопротивления источника напряжения (рис.1.15, в) необходимо ветви, содержащие источники тока, разорвать, т.е. исключить все элементы, находящиеся в таких ветвях, а источники напряжения закоротить, т.е. на месте источников напряжения включить перемычки.



2. Определить искомый ток по формуле

$$I_{\rm H} = U_{\rm abxx}/(R_{\rm \Gamma} + R_{\rm H}).$$

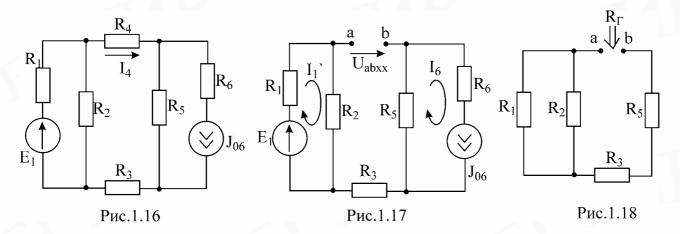
**Пример 6**. Определить ток в ветви с  $R_4$  (рис.1.16) МЭГН, если

$$R_1 = R_2 = R_3 = R_4 = 100 \text{ Om},$$

$$R_5 = R_6 = 50 \text{ Om},$$

$$E_1 = 100 B$$
,

$$J_{06} = 2 A.$$



**Решение: 1**. Определим ЭДС эквивалентного генератора напряжения, равную  $U_{abxx}$  (рис.1.17).

Исходная схема распалась на две одноконтурные схемы, токи которых равны:

$$I_1 = \frac{E_1}{R_1 + R_2} = \frac{100}{100 + 100} = 0,5A;$$
  
 $I_6 = J_{06}.$ 

Ток в сопротивлении  $R_3$  равен нулю. Определим напряжение  $U_{abxx}$  :

$$U_{abxx} = I_1R_2 + I_3R_3 + I_6R_5 = 0.5 \cdot 100 + 0 \cdot 100 + 2 \cdot 50 = 150 \text{ B}.$$

Для определения  $R_{\Gamma}$  источник ЭДС  $E_1$  заменим его внутренним сопротивлением (так как  $R_{1BH}=0$ , то на месте  $E_1$  включим перемычку), ветвь с источником  $J_{06}$  разорвём (рис.1.18):

$$R_{\Gamma} = R_5 + R_3 + \frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2} = 50 + 100 + \frac{100 \cdot 100}{100 + 100} = 200 \text{ Om}.$$

**2**. Определим ток  $I_4$ :

$$I_4 = U_{abxx}/(R_{\Gamma} + R_4) = 150/(200 + 100) = 0.5A.$$

# 1.6.2. Метод эквивалентного генератора тока (МЭГТ)

Для того чтобы определить ток в произвольной ветви схемы МЭГТ (рис.1.19, a), необходимо:

а) электрическую цепь, к которой подключена данная ветвь, заменить эквивалентным источником тока; ток эквивалентного источника должен быть равен току, проходящему между выводами m и n (рис.1.19, б), замкнутыми накоротко, а внутренняя проводимость источника  $Y_{\Gamma}$  должна равняться входной проводимости пассивной электрической цепи (рис.1.19, в) со стороны выводов m и n;

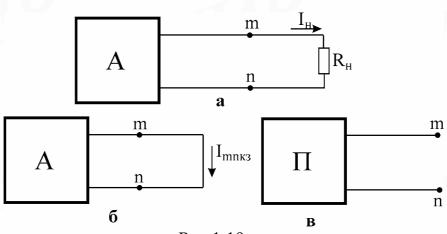


Рис.1.19

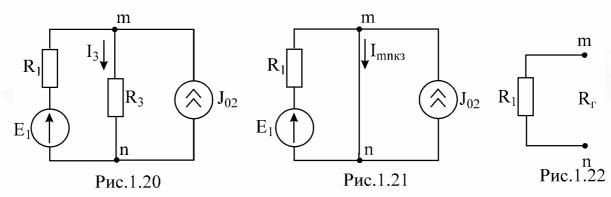
б) определить искомый ток в ветви по формуле

$$I_{\rm H} = R_{\Gamma} I_{\rm mnk3} / (R_{\Gamma} + R_{\rm H}) = Y_{\rm H} I_{\rm mnk3} / (Y_{\rm H} + Y_{\Gamma}),$$

где

$$Y_{\rm H} = 1/R_{\rm H}.$$

**Пример 7**. Определить ток в ветви с  $R_3$  МЭГТ (рис.1.20), если  $E_1$  = 10 B ,  $R_1$  =  $R_3$  = 10 Ом,  $J_{02}$  = 1A.



**Решение:** 1. Определим ток короткого замыкания в ветви при условии замены сопротивления  $R_3$  перемычкой (рис.1.21). Используя метод наложения (см. подразд. 1.4), определим ток  $I_{nmk_3}$ . При воздействии только источника напряжения  $E_1$ 

$$I'_{mnk3} = E_1/R_1 = 1 A$$

при воздействии только источника тока  $\,{\rm J}_{02}\,$  получаем  $\,{\rm I}_{\rm mnk3}^{"}={\rm J}_{02}=1\,$  А.

Сумма частичных токов  $I_{mnk3}^{'}$  и  $I_{mnk3}^{''}$  даст общий ток  $I_{mnk3} = I_{mnk3}^{'} + I_{mnk3}^{''} = 2$  А.

Для того чтобы определить  $R_\Gamma$  , исключим из схемы источник напряжения  $E_1$  и источник тока  $J_{02}$  (рис.1.22):

$$R_{\Gamma} = R_1 = 10 \text{ Om}; \ Y_{\Gamma} = 0.1 \text{ Cm}.$$

# 2. Определим ток І<sub>3</sub>:

$$I_3 = I_{k3}R_{\Gamma}/(R_{\Gamma} + R_{H}) = 2 \cdot 10/(10 + 10) = 1A$$

или

$$I_3 = I_{k3}Y_H/(Y_H + Y_\Gamma) = 2 \cdot 0, 1/(0,1+0,1) = 1A.$$

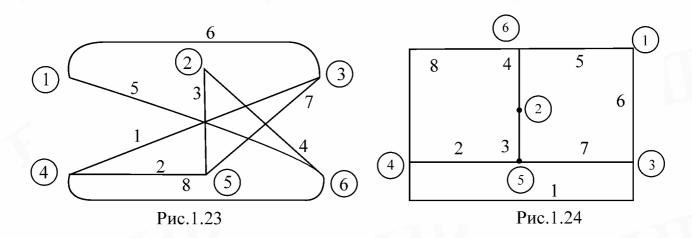
### Указания к расшифровке типового расчета №1

Типовой расчет подготовлен с помощью ЭВМ для каждого студента индивидуально. Расшифровка исходных данных для построения исходной схемы пояснена на следующем примере.

#### Источники Начало – ко-Сопротивление, Источники Номер ветви ЭДС, В тока, А Oм нец

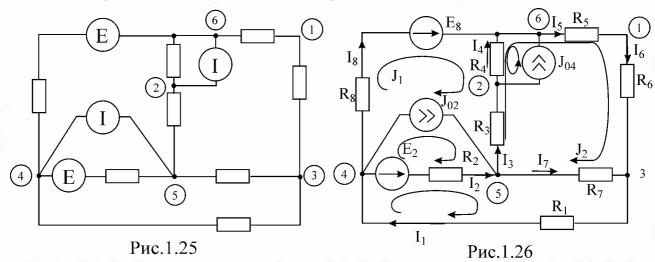
Исходные данные варианта

1. Расположить шесть узлов цепи в указанном порядке и в соответствии с вариантом задания соединить их ветвями (рис.1.23).



- 2. Перерисовать полученный граф схемы, изменив расположение узлов таким образом, чтобы ветви не пересекались (рис.1.24).
- 3. Включить в ветви сопротивления и заданные ЭДС. Источники тока подключить параллельно соответствующим ветвям (рис.1.25).
  - 4. Придать элементам схемы удобное расположение. Обозначить положитель-

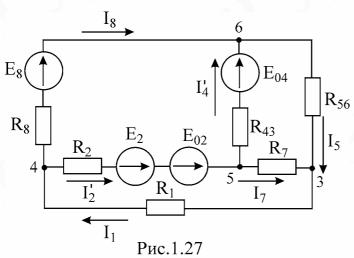
ные направления источников ЭДС, источников тока и токов ветвей. Положительные направления определяются индексами начального и конечного узлов, к которым присоединена ветвь. Всем сопротивлениям, источникам и токам ветвей присвоить номера соответствующих ветвей (рис.1.26).



Расчет схем заключается в определении токов во всех ветвях схемы, напряжения между узлами, указанными в задании, составлении баланса мощностей в цепи, определении тока в заданном сопротивлении методом эквивалентного генератора.

### Пример выполнения типового расчета №1

### 1.Расчет токов методом преобразования



На схеме рис.1.26 преобразуем источник тока  $J_{04}$  в источник напряжения  $E_{04}$ :

$$E_{04} = J_{04} \cdot R_4 = 540 \cdot 4 = 2160 B,$$
 источник тока  $J_{02}-$  в источник напряжения  $E_{02}$ :

$$E_{02} = J_{02} \cdot R_2 = 620 \cdot 3 = 1860B,$$

а также объединим последовательно включенные сопротивления  $R_5, R_6$ 

и R<sub>4</sub>, R<sub>3</sub>:

$$R_{56} = R_5 + R_6 = 770 \text{ Om},$$
  
 $R_{43} = R_4 + R_3 = 790 \text{ Om}.$ 

Полученная схема показана на рис.1.27. На этой схеме объединим источники напряжения  $E_2$  и  $E_{02}$ :

$$E_2' = E_2 + E_{02} = 1860 + 500 = 2360 \text{ B}.$$

Чтобы сделать треугольник 6-3-5 пассивным, преобразуем источник напряжения  $\rm E_{04}$  в источник тока  $\rm J_{43}$  :

$$J_{43} = \frac{E_{04}}{R_{43}} = \frac{2160}{790} = 2,743 \text{ A}.$$

Пассивный треугольник 6-3-5 преобразуем в пассивную звезду (рис.1.28 а,б), где

$$R_{437} = \frac{R_{43}R_{7}}{R_{43} + R_{7} + R_{56}} = 176,86 \text{ Om};$$

$$R_{4356} = \frac{R_{43}R_{56}}{R_{43} + R_{7} + R_{56}} = 302,64 \text{ Om};$$

$$R_{567} = \frac{R_{56}R_{7}}{R_{43} + R_{7} + R_{56}} = 172,39 \text{ Om}.$$

$$I_{8} = \frac{R_{43}R_{56}}{R_{43} + R_{7} + R_{56}} = 172,39 \text{ Om}.$$

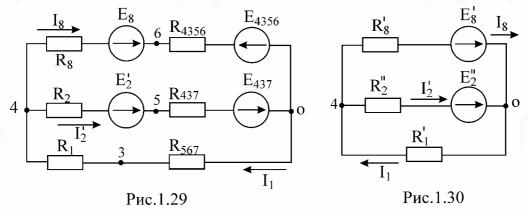
$$I_{143} = \frac{R_{43}R_{56}}{R_{43} + R_{7} + R_{56}} = 172,39 \text{ Om}.$$

$$I_{143} = \frac{R_{43}R_{56}}{R_{437}} = 172,39 \text{ Om}.$$

Источник тока  $J_{43}$  преобразуем в источник напряжения  $E_{437}$  и  $E_{4356}$ :

$$\begin{split} E_{437} &= J_{43}R_{437} = 2,734 \cdot 176,86 = 483,54 \text{ B}; \\ E_{4356} &= J_{43}R_{4356} = 2,734 \cdot 302,64 = 837,42 \text{ B}. \end{split}$$

В результате этих преобразований схема будет иметь следующий вид (рис.1.29):



С целью дальнейшего упрощения схемы объединим источники напряжения и сопротивления:

$$\begin{split} &E_8'=E_8-E_{4356}=-627,\!42\,\mathrm{B};\\ &E_2''=E_2'+E_{437}=2843,\!54\,\mathrm{B};\\ &R_8'=R_8+R_{4356}=822,\!64\,\mathrm{Om};\\ &R_2''=R_2+R_{437}=796,\!86\,\mathrm{Om};\\ &R_1''=R_1+R_{567}=332,\!39\,\mathrm{Om}. \end{split}$$

Схема примет вид, указанный на рис.1.30.

Далее целесообразно использовать метод узловых напряжений. Для определения напряжения  $\rm U_{04}$  необходимо составить одно уравнение:

$$U_{04}\left(\frac{1}{R_8'} + \frac{1}{R_2''} + \frac{1}{R_1'}\right) = \frac{E_8'}{R_8'} + \frac{E_2''}{R_2''}.$$

Отсюда

$$U_{04} = \frac{\frac{E_8'}{R_8'} + \frac{E_2''}{R_2''}}{\frac{1}{R_8''} + \frac{1}{R_2''} + \frac{1}{R_1'''}} = \frac{-\frac{627,42}{822,64} + \frac{2843,54}{796,86}}{\frac{1}{822,64} + \frac{1}{796,86} + \frac{1}{332,39}} = 512,02 \text{ B}.$$

Определим токи в схеме рис. 1.30 на основании закона Ома:

$$U_{04} = E_2'' - I_2' R_2'', \quad I_2' = \frac{E_2'' - U_{04}}{R_2''} = \frac{2843,54 - 512,02}{796,86} = 2,93 \text{ A};$$

$$U_{04} = E_8' - I_8 R_8', \quad I_8 = \frac{E_8' - U_{04}}{R_8'} = \frac{-627,42 - 512,02}{822,64} = -1,385 \text{ A};$$

$$I_1 = \frac{U_{04}}{R_1'} = \frac{512,02}{322,39} = 1,54 \text{ A}.$$

По схеме рис.1.29 определим напряжения между узлами 6, 3, 5:

$$\begin{split} &U_{63} = I_8 R_{4356} + E_{4356} + I_1 R_{567} = -1,385 \cdot 302,54 + 837,42 + 1,54 \cdot 172,39 = 673,745 \text{ B}; \\ &U_{53} = I_2' R_{437} - E_{437} + I_1 R_{567} = 2,93 \cdot 176,86 - 483,54 + 1,54 \cdot 172,39 = 300,14 \text{ B}; \\ &U_{56} = U_{53} - U_{63} = 300,14 - 373,605 \text{ B}. \end{split}$$

Определим токи  $I_5$ ,  $I_7$  и  $I_{43}$  (см. рис.1.28):

$$I_{43} = \frac{U_{56}}{R_{43}} = \frac{-373,605}{790} = -0,474 \text{ A}.$$

$$I_5 = \frac{U_{63}}{R_{56}} = \frac{673,745}{770} = 0,875 \text{ A};$$

$$I_7 = \frac{U_{53}}{R_7} = \frac{300,14}{450} = 0,667 \text{ A}.$$

Для определения неизвестных токов  $I_4$ ;  $I_3$ ;  $I_2$  составим уравнения по первому закону Кирхгофа (см. рис.1.26) для узлов 4, 6 и 2:

для узла 4 
$$I_2=I_1-I_8-J_{02}=1,54+1,385-3=-0,075$$
 А; для узла 6  $I_4=I_5-I_8-J_{04}=0,875+1,385-4=-1,74$  А; для узла 2  $I_3=I_4+J_{04}=-1,74+4=2,26$  А.

### 2.Составление баланса мощностей

Мощность источника ЭДС ( $P_E$ )положительна при совпадающих направлениях ЭДС и тока ветви и отрицательна при противоположном направлении ЭДС и тока ветви (рис.1.31):

$$P_{E} = I_{1} \cdot E_{1}, \quad P_{E} = -I_{1} \cdot E_{1}.$$

$$1 - \underbrace{R_{1}}_{I_{1}} \qquad \underbrace{E_{1}}_{Puc, 1, 31} \qquad \underbrace{E_{1}}_{I_{1}} \qquad \underbrace{E_{1}}_{I_{2}} \qquad \underbrace{E_{1}}_{I_{2}}$$

Мощность источника тока  $(P_J)$  определяется произведением тока данного источника и напряжения на его зажимах. Она положительна при противоположных направлениях напряжения на зажимах источника тока и тока источника (рис.1.32):

$$P_{J} = U_{21}J_{04} = I_{4} \cdot R_{4} \cdot J_{04}.$$
 $U_{21}$ 
 $R_{4}$ 
 $I_{4}$ 

Рис.1.32

Мощность, выделяемая в активных сопротивлениях, всегда положительна и равна  $P = I^2 R$ .

Баланс мощности записывается в виде  $P_{\text{uct}} = P_{\text{пр}}$  :

$$\sum_{i=1}^{m} E_{i} I_{i} + \sum_{k=1}^{n} J_{k} U_{k} = \sum_{i=1}^{f} I_{i}^{2} R_{i},$$

где т - число источников ЭДС в схеме;

n - число источников тока в схеме;

f - число активных сопротивлений в схеме.

Составим баланс мощностей для схемы рис.1.26:

$$\begin{split} E_2I_2 + E_8I_8 + J_{04}U_{62} + J_{02}U_{54} &= P_{\text{ист}}; \\ I_1^2R_1 + I_2^2R_2 + I_3^2R_3 + I_4^2R_4 + I_5^2(R_1 + R_6) + I_7^2R_7 + I_8^2R_8 &= P_{\text{пр}}, \\ \Gamma \text{Де} \qquad U_{62} &= -I_4R_4, \ U_{54} = E_2 - I_2R_2; \\ P_{\text{ист}} &= -37 - 277 + 3758 + 1632 = 5076 \ \text{BT}; \\ P_{\text{пр}} &= 379.9 + 3.4 + 1276.9 + 1634.9 + 589.5 + 199.6 + 997.5 = 5081 \ \text{BT}. \end{split}$$

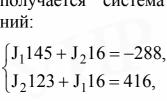
# 3. Определение тока в ветви с сопротивлением методом эквивалентного генератора напряжения

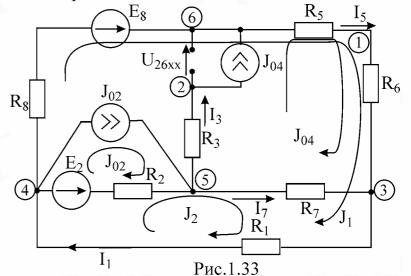
Пусть требуется определить ток  $I_4$  методом эквивалентного генератора напряжения. Для этого необходимо следующее.

1. Определить напряжение эквивалентного генератора напряжения, для чего исключим сопротивление  $R_4$  из исходной схемы (рис.1.33). Методом контурных токов определим токи в ветвях схемы. Уравнения имеют вид:

$$\begin{cases} J_{1}(R_{8} + R_{5} + R_{6} + R_{1}) + \\ + J_{2}R_{1} + J_{04}(R_{5} + R_{6}) = E_{8}; \\ J_{1}R_{1} + J_{2}(R_{2} + R_{7} + R_{1}) - \\ - J_{04}R_{7} - J_{02}R_{2} = E_{2}. \end{cases}$$

В этих уравнениях контурные токи  $J_{04}$  и  $J_{02}$  равны токам источников тока. После подстановки численных значений получается система уравнений:





отсюда

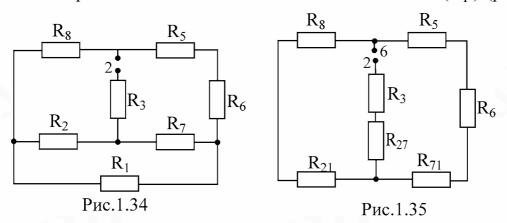
$$J_1 = -2.4A; \quad J_2 = 3.69A.$$

Токи в ветвях схемы (см. рис.1.33)

$$I_5 = J_{04} + J_1 = 1,6A,$$
  
 $I_3 = J_{04} = 4A,$   
 $I_7 = -J_{04} + J_2 = -0,31A.$ 

Значения этих трех токов дает возможность определить напряжение  $U_{26xx}$ :  $U_{26xx} = -R_3I_3 + R_7I_7 - (R_5 + R_6)I_5 = -4,250 - 0,31 \cdot 450 - 1,6 \cdot 770 = -237$  В.

Далее, закоротив источники ЭДС и разомкнув ветви с источниками тока, находим эквивалентное сопротивление схемы относительно зажимов  $2-6(R_{\Gamma})$  (рис.1.34).



Эквивалентное сопротивление генератора  $R_{\Gamma}$  можно определить, преобразовав треугольник сопротивлений  $R_2, R_7, R_1$  в эквивалентную звезду  $R_{27}, R_{71}, R_{21}$  (рис.1.35) по формулам:

$$\begin{split} R_{27} = & \frac{R_2 R_7}{R_1 + R_2 + R_7}; \quad R_{71} = \frac{R_7 R_1}{R_1 + R_2 + R_7}; \quad R_{21} = \frac{R_2 R_1}{R_1 + R_2 + R_7}; \\ R_{\Gamma} = & \frac{\left(R_8 + R_{21}\right)\!\left(R_{71} + R_6 + R_5\right)}{R_8 + R_{21} + R_{71} + R_6 + R_5} + R_{27} + R_3 = 825\,\mathrm{Om}\,. \end{split}$$

2. Определить ток в искомой ветви схемы (см. рис.1.26) по формуле

$$I_4 = U_{26xx}/(R_{\Gamma} + R_4) = -2371/(825 + 540) = -1,74 \text{ A}.$$

### 2. ТИПОВОЙ РАСЧЕТ № 2

Типовой расчет соответствует разделу программы "Электрические цепи синусоидального тока". Синусоидальный ток описывается выражением

$$i = I_m \sin(\omega t + \varphi_i)$$
,

где і - мгновенное значение тока,

 ${\rm I}_{\rm m}$ - амплитудное значение тока,

ω - угловая частота,

 $\phi_{i}$  - начальная фаза тока,

 $(\omega t + \varphi_i)$  - фаза синусоидального колебания.

Кроме этого, синусоидальный ток характеризуется еще следующими значениями: действующим

$$I = \sqrt{\frac{1}{T} \int_{0}^{T} i^{2} dt} = \frac{I_{m}}{\sqrt{2}} = 0,707 I_{m},$$

$$I_{cp} = \frac{1}{T} \int_{0}^{T} i dt = 0,$$

средним за полпериода или средним выпрямленным значением

$$I_{\text{ср.вып}} = \frac{2}{T} \int_{0}^{T/2} i dt = \frac{2 I_{\text{m}}}{\pi} \approx 0,64 I_{\text{m}}.$$

Такими же значениями характеризуются синусоидальные напряжения.

Для расчета целей синусоидального тока пользуются методом комплексных амплитуд (символическим методом). При этом оперируют не с реальными гармоническими токами и напряжениями, а с их комплексными амплитудами:

$$\dot{I}_m = I_m e^{j\phi_i} \;,\;\; \dot{U}_m = U_m e^{j\phi_u} \label{eq:image}$$

или с комплексами действующих значений

$$\dot{I} = \frac{I_m}{\sqrt{2}} e^{j\phi_i} = I e^{j\phi_i} \; , \quad \dot{U} = \frac{U_m}{\sqrt{2}} e^{j\phi_u} = U e^{j\phi_u} \; ,$$

где  $I_{m}$ ,  $U_{m}$ - амплитуды тока и напряжения;

I, U - действующие значения тока и напряжения;

 $\phi_{i}$ ,  $\phi_{u}$  - начальные фазы тока и напряжения.

Рассмотрим взаимосвязь между синусоидальными токами и напряжениями на основных элементах электрической цепи.

# Синусоидальный ток в активном сопротивлении

Мгновенные значения напряжения и тока на активном сопротивлении связаны выражением  $u=r\cdot i$ . Если  $i=I_m sin(\omega t+\phi_i)$ , то  $u=rI_m sin(\omega t+\phi_i)=U_m sin(\omega t+\phi_u)$ , где  $U_m=rI_m$ ,  $\phi_u=\phi_i$ . Таким образом, на активном сопротивлении напряжение и ток совпадают по фазе.

Для комплексных амплитуд запишем

$$\dot{I}_m = I_m e^{j\phi_i} \; , \; \dot{U}_m = r \dot{I}_m \, . \label{eq:master}$$

Для комплексов действующих значений

$$\dot{I} = I r^{j\phi_i} \; , \; \dot{U} = r \dot{I} \; . \label{eq:continuous}$$

# Синусоидальный ток в индуктивности

Мгновенные значения напряжения и тока в индуктивности связаны выражением

$$u = L \frac{di}{dt}$$
.

Если  $i=I_m sin(\omega t+\phi_i)$ , то  $u=\omega LI_m sin(\omega t+\phi_i+\frac{\pi}{2})=U_m sin(\omega t+\phi_u)$ , где  $U_m=\omega LI_m$ ,  $\phi_u=\phi_i+\frac{\pi}{2}$ . Отсюда следует, что напряжение на индуктивности опережает ток на  $90^0$ . Индуктивность в цепи синусоидального тока обладает реактивным сопротивлением  $X_L$ , величина которого пропорциональна частоте  $X_L=\omega L$ .

Комплексные амплитуды тока и напряжения на индуктивности запишутся следующим образом:

$$\dot{I}_{m} = I_{m}e^{j\phi_{i}}, \ \dot{U}_{m} = \omega Le^{j\frac{\pi}{2}}\dot{I}_{m}.$$

Для комплексов действующих значений

$$\dot{\mathbf{I}} = \mathbf{I}e^{\mathbf{j}\phi_i}, \ \dot{\mathbf{U}} = \omega \mathbf{L}e^{\mathbf{j}\frac{\pi}{2}}\dot{\mathbf{I}}.$$

Комплексное сопротивление индуктивности определяется выражением

$$Z_{L} = \omega L e^{j\frac{\pi}{2}} = j\omega L = jX_{L}.$$

### Синусоидальный ток в емкости

Мгновенные значения напряжения и тока в емкости связаны выражением

$$i = C \frac{du}{dt}$$
.

Если  $u=U_m sin(\omega t+\phi_u)$ , то  $i=\omega CU_m sin(\omega t+\phi_u+\frac{\pi}{2})=I_m sin(\omega t+\phi_i)$  , где  $I_m=\omega CU_m$ ,  $\phi_i=\phi_u+\frac{\pi}{2}$ . Отсюда следует, что ток в емкости опережает напряжение на  $90^0$  . Емкость в цепи синусоидального тока обладает реактивным сопротивлением  $X_{\mathbf{C}}$ , величина которого обратно пропорциональна частоте

$$X_C = \frac{1}{\omega C}$$
.

Комплексные амплитуды тока и напряжения на емкости запишутся следующим образом:

$$\dot{U}_{m} = U_{m}e^{j\phi_{u}}, \ \dot{I}_{m} = \omega Ce^{j\frac{\pi}{2}}\dot{U}_{m}.$$

Для комплексов действующих значений

$$\dot{\mathbf{U}} = \mathbf{U} \mathbf{e}^{\mathbf{j}\phi_{\mathbf{u}}}, \ \dot{\mathbf{I}} = \omega \mathbf{C} \mathbf{e}^{\mathbf{j}\frac{\pi}{2}} \dot{\mathbf{U}}.$$

Комплексное сопротивление емкости определяется выражением

$$X_{C} = \frac{1}{\omega C} e^{-j\frac{\pi}{2}} = -j\frac{1}{\omega C} = -jX_{C}.$$

Комплексное сопротивление Z линейного пассивного двухполюсника, состоящего из последовательно соединенных активного сопротивления, индуктивности и емкости:

$$Z = r + jX_L - jX_C = r + jX = ze^{j\varphi},$$

где  $X = X_L - X_C$  – полное реактивное сопротивление;

$$z = \sqrt{r^2 + (X_L - X_C)^2}$$
 — модуль полного сопротивления;

 $\phi = \operatorname{arctg} \frac{x}{r}$  — угол сдвига фаз между напряжением и током двухполюсника.

Комплексная проводимость линейного пассивного двухполюсника, состоящего из параллельного соединения активного сопротивления, индуктивности и емкости:

$$Y = g + jb_C - jb_L = g + jb = ye^{i\varphi},$$

где  $g = \frac{1}{r}$  – активная проводимость;

$$b_{C} = \frac{1}{X_{C}} = \omega C -$$
 реактивная проводимость емкости;

$$b_{L} = \frac{1}{X_{L}} = \frac{1}{\omega L} -$$
 реактивная проводимость индуктивности;

 $b = b_C - b_L -$  полная реактивная проводимость;

$$y = \sqrt{g^2 + (b_C - b_L)^2}$$
 – модуль полной проводимости;

$$\phi = \operatorname{arctg} \frac{b}{g}$$
 — угол сдвига фаз между током и напряжением двухполюсника.

Для расчета цепей синусоидального тока можно пользоваться любыми методами расчета цепей, рассмотренными в методических указаниях к выполнению типового расчета  $\mathbb{N}$  1. Однако при этом обязательно используется символический метод.

В процессе расчета необходимо уметь переходить от алгебраической формы записи комплексного числа к показательной и обратно:

$$A = a + jb = Ae^{j\phi}$$
,

$$a = A\cos\varphi$$
,  $b = A\sin\varphi$ ,  
 $A = \sqrt{a^2 + b^2}$ ,  $\varphi = arctg \frac{b}{a}$ .

Следует заметить, что при переходе от алгебраической формы записи комплексного числа к показательной возможно неправильное определение фазы ф. Это происходит в тех случаях, когда действительная часть комплексного числа отрицательна. Избежать ошибки поможет изображение комплексного числа в алгебраической форме на плоскости.

### Примеры расчета электрических цепей синусоидального тока

**Пример 1**. Рассчитать комплексные входные сопротивление и проводимость цепи, определить их характер, изобразить последовательную и параллельную схемы замещения цепи. Ток и напряжение на входе цепи:

$$i = 7.07 \cdot 10^{-3} \cdot \sin(10^3 t + 60^\circ) A$$
,  
 $u = 14.14 \cdot \sin(10^3 t + 90^\circ) B$ .

**Решение**. Для определения комплексного входного сопротивления  $Z = ze^{j\phi}$  необходимо вычислить его модуль Z и сдвиг фаз  $\phi$ :

$$z = \frac{U_m}{I_m} = \frac{14,14}{7,07 \cdot 10^{-3}} = 2 \cdot 10^3 \text{ Om},$$
  

$$\phi = \psi_u - \psi_i = 90^\circ - 60^\circ = 30^\circ,$$
  

$$Z = ze^{j\phi} = 2 \cdot 10^3 \cdot e^{j30^\circ} \text{ Om}.$$

Проводимость – величина, обратная сопротивлению:

$$Y = \frac{1}{Z} = 0.5 \cdot 10^{-3} \cdot e^{-j30^{\circ}}$$
.

Определяя алгебраическую форму записи  ${\bf Z}$  и  ${\bf Y}$ , находим активные и реактивные сопротивления и проводимости:

$$Z = 2 \cdot 10^{3} \cdot e^{j30^{\circ}} = 1,73 \cdot 10^{3} + j1 \cdot 10^{3} \text{ Ом,}$$

$$Y = 0,5 \cdot 10^{-3} \cdot e^{-j30^{\circ}} = 0,43 \cdot 10^{-3} - j0,25 \cdot 10^{-3} \text{ См.}$$

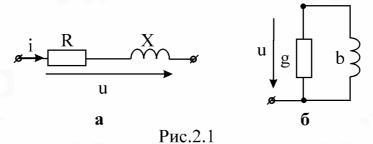
Следовательно:

R = 
$$1,73 \cdot 10^3$$
 Om, X =  $1 \cdot 10^3$  Om,  
g =  $0,43 \cdot 10^{-3}$  Cm, b =  $0,25 \cdot 10^{-3}$  Cm.

Знак "+" перед мнимой частью Z говорит об активно-индуктивном характере

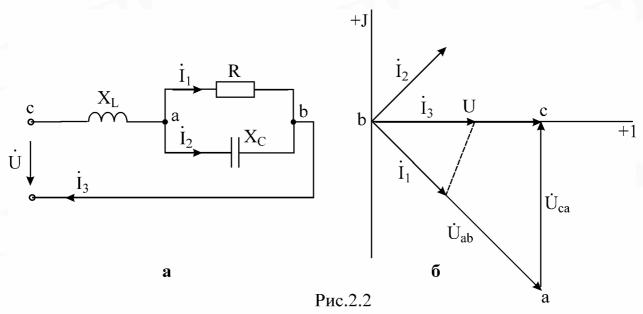
нагрузки.

Последовательная и параллельная схемы замещения представлены соответственно на рис.2.1, а, б.



**Пример 2.** Определить токи в схеме (рис.2.2, а) при: U = 25 B, R = 5 Om,  $X_C = 5 \text{ Om}$ ,  $X_L = 2.5 \text{ Om}$ .

Составить баланс мощностей, построить топографическую диаграмму напряжений.



**Решение**. Используем метод эквивалентных преобразований. Заменяем параллельные ветви одной эквивалентной ветвью с сопротивлением  $Z_{AB}$ :

$$Z_{AB} = \frac{R(-jX_C)}{R - jX_C} = \frac{5(-5j)}{5 - 5j} = 3,536e^{-j45^{\circ}} = 2,5 - 2,5j \text{ Om}.$$

Участки са и сb соединены последовательно, поэтому входное полученное сопротивление цепи:

$$Z_{BX} = Z_{CA} + Z_{AB} = 2.5j + 2.5 - 2.5j = 2.5 \text{ Om}.$$

Поскольку входное сопротивление является активным, в цепи установился резонанс напряжений.

Находим токи:

$$\dot{I}_3 = \dot{U}/Z_{hx} = 25/2.5 = 10 \text{ A};$$

$$\begin{split} \dot{U}_{ca} &= j X_L \dot{I}_3 = 25 j = 25 e^{j90^{\circ}} B; \\ \dot{U}_{ab} &= \dot{U} - \dot{U}_{ca} = 25 - 25 j = 35,36 e^{-j45^{\circ}} B; \\ \dot{I}_1 &= \dot{U}_{ab} / R = 5 - 5 j = 7,071 e^{-j45^{\circ}} A; \\ \dot{I}_2 &= \dot{U}_{ab} / (-j X_C) = 5 + 5 j = 7,071 e^{j45^{\circ}} A. \end{split}$$

Составим баланс мощностей. Активная мощность источника

$$P_{\text{UCT}} = U \cdot I_3 \cdot \cos(U I_3) 25 \cdot 10 \cdot \cos 0^\circ = 250 \text{ Bt.}$$

Реактивная мощность источника

$$Q_{\text{HCT}} = U \cdot I_3 \cdot \sin(UI_3) = 25 \cdot 7,071 \cdot \sin 0^{\circ} = 0.$$

Активная мощность приёмников

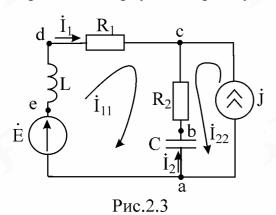
$$P_{\text{TIP}} = I_1^2 \cdot R = 7,071^2 \cdot 5 = 250 \text{ Bt.}$$

Реактивная мощность приёмников

$$Q_{\Pi P} = -I_2^2 \cdot X_C + I_3^2 X_L = 7,071^2 \cdot 5 + 10^2 \cdot 2,5 = 0$$
.

Баланс мощностей выполняется :  $P_{\text{ИСТ}} = P_{\Pi P}$  ,  $Q_{\text{ИСТ}} = Q_{\Pi P}$ , значит, токи найдены правильно. Векторная диаграмма токов и топографическая диаграмма напряжений приведены на рис.2.2, б. Масштабы:  $M_{\rm I} = 3,5 {\rm A/Cm}$  ,  $M_{\rm U} = 7~{\rm B/Cm}$  .

**Пример 3**. Для схемы (рис.2.3) определить комплексы действующих значений токов в ветвях и напряжений на ее элементах. Составить баланс мощностей. Построить векторную диаграмму токов и топографическую диаграмму напряжений.



Параметры элементов цепи:

$$\dot{E} = 2B, \dot{J} = 4 \text{ MA},$$
 $R_1 = 1 \text{ KOM},$ 
 $R_2 = 3 \text{ KOM},$ 
 $L = 2 \text{ M} \Gamma \text{H},$ 
 $C = 3 \text{ H} \Phi,$ 
 $\omega = 10^6 \text{ c}^{-1}.$ 

Решение. Определим сопротивления индуктивности и емкости:

$$X_{L} = \omega L = 10^{6} \cdot 2 \cdot 10^{-3} = 2$$
 кОм, 
$$X_{C} = 1/\omega = 1/(10^{6} \cdot 3 \cdot 10^{-9}) = 0,33$$
кОм.

Для нахождения токов и напряжений выберем метод контурных токов:

$$\dot{I}_{11}(R_1 + R_2 + jX_L - jX_C) + \dot{I}_{22}(R_2 - jX_C) = \dot{E},$$

где

$$\dot{I}_{22} = \dot{J} = 4e^{j0^{\circ}} = 4 \text{ MA}.$$

Вычислим контурный ток  $\dot{I}_{11}$ :

$$\dot{I}_{11}(1+3+j2-j0,33)+4(3-j0,33)=2.$$

Откуда

$$\dot{I}_{11} = 2,28e^{j150,4^{\circ}} \text{ MA}.$$

Токи ветвей:

$$\dot{I}_1 = \dot{I}_{11} = 2,28e^{j150,4^{\circ}} \text{ MA};$$
 
$$\dot{I}_2 = -\dot{I}_{11} - \dot{I}_{22} = 2,3e^{j209,2^{\circ}} \text{ MA}.$$

Напряжения на элементах цепи:

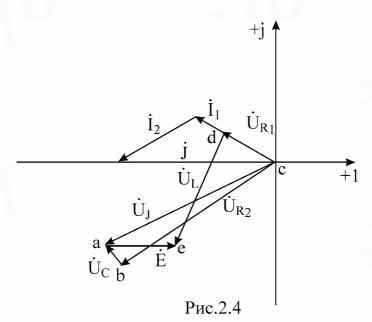
$$\begin{split} \dot{U}_L &= \dot{I}_1 j X_L = 2,28 e^{j150,4^{\circ}} \cdot 2 e^{j90^{\circ}} = 4,56 e^{j240,4^{\circ}} B; \\ \dot{U}_{R_1} &= \dot{I}_1 R_1 = 2,28 e^{j150,4^{\circ}} B; \\ \dot{U}_{R_2} &= \dot{I}_2 R_2 = 6,9 e^{j209,4^{\circ}} B; \\ \dot{U}_C &= \dot{I}_2 (-j X_C) = 2,3 e^{j209,2^{\circ}} \cdot 0,33 e^{-j90^{\circ}} 0,76 e^{j119,2^{\circ}} B; \\ \dot{U}_J &= -\dot{I}_2 (R_2 - j X_L) = 6,94 e^{j23,63^{\circ}} B. \end{split}$$

Баланс мошностей:

$$\begin{split} &\widetilde{S}_{UCT} = \dot{E}\,I_1 + \dot{U}_J\,J = 2 \cdot 2,28 e^{-j150,4^\circ} + 6,94 e^{j23,63} \cdot 4 = 21,47 + j8,87\,B \cdot A; \\ &\widetilde{S}_{UCT} = P_{UCT} + jQ_{UCT} = 21,47 + j8,87\,B \cdot A; \\ &\widetilde{S}_{\Pi P} = I_1^2 R_1 + I_2^2 R_2 + j(I_1^2 X_L - I_1^2 X_C) = 21,47 + j8,87\,B \cdot A; \\ &\widetilde{S}_{\Pi P} = P_{\Pi P} + jQ_{\Pi P} = 21,47 + j8,87\,B \cdot A. \end{split}$$

Баланс мощностей выполняется.

Векторная диаграмма токов и топографическая диаграмма напряжений представлены на рис.2.4. Масштабы по току и напряжению:  $M_{\rm I}=1$  мA/Cм,  $M_{\rm U}=1,5$  B/Cм .



**Пример 4**. На рис.2.5 приведена схема электрической цепи с двумя источниками синусоидально изменяющихся ЭДС  $e_1 = e_2 = 141\sin(\omega \cdot t)$  В ,  $X_1 = 5$  Ом,  $X_2 = 20$  Ом, R = 3 Ом.

Определить действующие значения токов ветвей методом узловых напряжений. Записать уравнения мгновенных значений токов ветвей.

**Решение**. Находим узловые напряжения цепи при  $\dot{E}_1 = \dot{E}_2 = \frac{141}{\sqrt{2}} = 100 \, \mathrm{B}$ :

$$\dot{\mathbf{U}}_{ab} = \frac{\mathbf{Y}_{1}\dot{\mathbf{E}}_{1} + \mathbf{Y}_{2}\dot{\mathbf{E}}_{2}}{\mathbf{Y}_{1} + \mathbf{Y}_{2} + \mathbf{Y}} = \frac{\frac{1}{5j}100 + \frac{1}{20j}100}{\frac{1}{j5} + \frac{1}{j20} + \frac{1}{3}} = \frac{25e^{-j90^{\circ}}}{0,417e^{-j36,87}} = 60e^{-j53,13^{\circ}} = (36 - j48)B.$$

Применяя закон Ома, находим комплексы действующих значений токов ветвей:

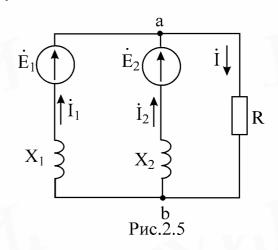
$$\dot{I} = \frac{\dot{U}_{ab}}{R} = \frac{60e^{-j53,13^{\circ}}}{3} = 20e^{j53,13^{\circ}} A;$$

$$\dot{I}_{1} = \frac{\dot{E}_{1} - \dot{U}_{ab}}{jx_{1}} = \frac{100 - 36 + j48}{j5} = 16e^{-j53,13^{\circ}} A;$$

$$\dot{I}_{2} = \frac{\dot{E} - \dot{U}_{ab}}{jx_{2}} = \frac{100 - 36 + j48}{j20} = 4e^{-j53,13^{\circ}} A.$$

Действующие значения токов ветвей

$$I = 20 A$$
,  $I_1 = 16 A$ ,  $I_2 = 4 A$ .

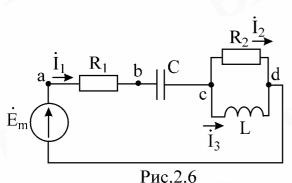


Уравнения мгновенных значений токов ветвей

$$i = 20\sqrt{2}\sin(\omega \cdot t - 53,13^{\circ}) A;$$
  
 $i_1 = 16\sqrt{2}\sin(\omega \cdot t - 53,13^{\circ}) A;$ 

$$i_2 = 4\sqrt{2}\sin(\omega \cdot t - 53,13^\circ) A.$$

**Пример 5**. Параметры цепи (рис.2.6):  $C = 159 \text{ мк}\Phi$ , L = 31,8 мГн,  $R_1 = 10 \text{ Ом}$ ,



 $R_2 = 10 \,\text{Om}, \, \dot{E}_m = 100 \,\text{B}, \, f = 50 \,\Gamma \text{ц}.$ 

Графоаналитическим методом рассчитаем токи и напряжения на участках цепи.

Графоаналитический метод — совокупность графического метода и метода пропорционального пересчета. Метод основан на том, что в линейной цепи токи пропорциональны напряжениям. Векторная диаграмма напряжений и токов, рассчитанная и построенная для одно-

го значения питающего цепь напряжения, сохранит свой вид при изменении величины этого напряжения, на диаграмме при этом изменятся лишь масштабы напряжений и токов.

**Решение**. Построение начинаем с наиболее удаленной точки цепи, соответствующей отрицательной полярности источника ЭДС:

$$X_C = \frac{1}{2\pi \cdot f \cdot C} = \frac{1}{6,28 \cdot 50 \cdot 159 \cdot 10^{-6}} = 20 \text{ Om},$$

$$X_L = 2\pi \cdot f \cdot L = 6,28 \cdot 50 \cdot 31,8 \cdot 10^{-3} = 10 \text{ Om}.$$

Принимаем масштабы:

$$M_I = 0.2A/C_M$$
,  $M_U = 5 B/C_M$ .

Задаемся действующим значением тока  $I_2^{'}=1\,A$ . Вектор  $I_2^{'}$  (рис.2.7) откладывается в заданном масштабе в горизонтальном направлении. Вектор напряжения  $\dot{U}_{cd}^{'}$  на участке с активным сопротивлением  $R_2$  совпадает по фазе с вектором тока  $\dot{I}_2^{'}$ .

$$U'_{cd} = I'_2 R_2 = 10 B.$$

Действующие значение тока  $I_{3}^{'}$  находим по закону Ома:

$$I_3' = \frac{U_{cd}}{X_L} = \frac{10}{10} = 1 \text{ A}.$$

Ток на индуктивности отстает от напряжения на угол  $90^{0}$ . Вектор тока  $I_{3}^{'}$  строим из конца вектора  $I_{2}^{'}$ .

По первому закону Кирхгофа в комплексной форме определяем  $\dot{I}_1'=\dot{I}_2'+\dot{I}_3'$ , что соответствует сложению векторов на комплексной плоскости. Ток  $\dot{I}_1'=1,4$  А (определен в масштабе диаграммы). Определяем и строим на диаграмме напряжения на участках b-c, a-b:

$$U'_{bc} = I'_1 X_C = 28 B;$$
  
 $U'_{ab} = I'_1 R_1 = 14 B.$ 

Вектор напряжения  $\dot{U}'_{bc}$  отстает от тока  $\dot{I}'_1$  на  $90^0$ , строим этот вектор из точки  $\bf c$  под углом  $90^0$  к току  $\dot{I}'_1$  в сторону отставания. Напряжение  $\dot{U}'_{ab}$  совпадает по фазе с током  $\dot{I}'_1$ , вектор  $\dot{U}'_{ab}$  строим из точки  $\bf b$  параллельно вектору тока  $\dot{I}'_1$ .

Теперь соединим начало координат (точку d) с точкой  $\bf a$ , получим вектор приложенной к цепи ЭДС, равный 30 B (в масштабе диаграммы):  $E_m' = 30\sqrt{2}B$ . Истинные значения токов и напряжений на участках цепи, обусловленных действием указанной в условии задачи ЭДС = 100 B, определим умножением величин на коэффициент пересчета:

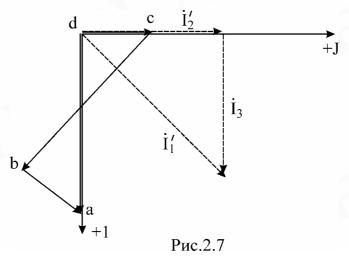
$$K = \frac{E_m}{E'_m} = \frac{100}{30\sqrt{2}} = 2,35.$$

Входная ЭДС имеет начальную фазу  $0^0$ . С учетом этого построим систему координат, вещественная ось которой должна совпадать с вектором da. Относительно этой оси определим начальные фазы всех токов и напряжений.

Комплексы действующих значений искомых токов и напряжений следующие:

$$\begin{split} \dot{I}_2 &= \dot{I}_2' K = 2,35 e^{j90^{\circ}} A, \\ I_3 &= I_3' K = 2,35 A, \\ \dot{I}_1 &= \dot{I}_1' K = 3,29 e^{j45^{\circ}} A, \\ \dot{U}_{cd} &= \dot{U}_{cd}' K = 23,5 e^{j90^{\circ}} B, \\ \dot{U}_{bc} &= \dot{U}_{bc}' K = 65,8 e^{-j45^{\circ}} B, \\ \dot{U}_{ab} &= \dot{U}_{ab}' K = 32,9 e^{j45^{\circ}} B. \end{split}$$

Построенная в такой последовательности диаграмма напряжений является топографической.



## Содержание типового расчета №2

При выполнении контрольной работы необходимо:

- 1. Расшифровать задание. Листок с заданием вклеить в контрольную работу.
- 2. Рассчитать любым известным методом токи во всех ветвях заданной цепи. Результаты расчетов представить в виде комплексов действующих значений и в виде мгновенных значений токов.
  - 3. Составить баланс мощностей для заданной цепи.
  - 4. Определить показания ваттметра, включенного в заданную цепь.
- 5. По результатам расчетов построить векторную диаграмму токов и совмещенную с ней топографическую векторную диаграмму напряжений.
- 6. Полагая наличие индуктивной связи между любыми двумя индуктивностями, записать для заданной цепи уравнения по законам Кирхгофа.

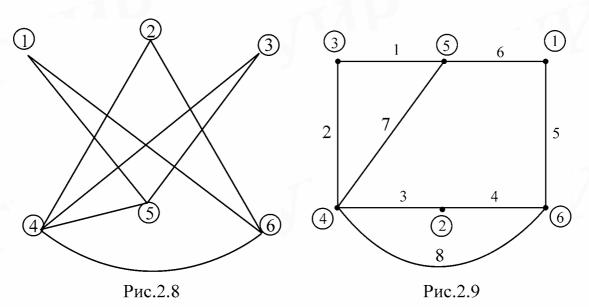
### Пример выполнения типового расчета №2

Каждый студент получает задание, вариант которого приведен ниже:

Шифр студента 00401 - 30					Источник ЭДС		Источник тока	
Номер	Начало -	Соп	ротивл	ения				
ветви	конец	R	XL	XC	модуль	аргумент	модуль	аргумент
1	5 – 3	25	45	0	200	60	0	0
2	3 – 4	0	40	0	0	0	0	0
3	4 - 2	55	0	45	0	0	0	0
4	2 - 6	0	25	45	0	0	0	0
5	6 – 1	60	0	0	0	0	0	0
6	1 – 5	50	0	0	0	0	0	0
7	5 – 4	50	0	55	0	0	0	0
8	4 – 6	0	60	34	0	0	0	0

Токовая обмотка ваттметра включена в ветвь 2, зажим  $I^*$  - к узлу 3,  $U^*$  - к узлу 3, U - к узлу 2. За нулевой потенциал принять потенциал узла №3.

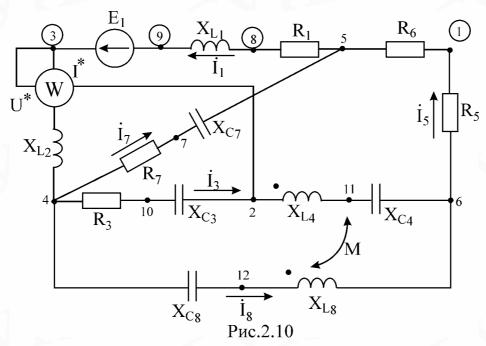
1. Расшифровку задания производим следующим образом: изобразим в произвольном порядке шесть точек и пронумеруем их цифрами от 1 до 6. Соединив точки в соответствии с колонкой "начало – конец" задания, получим граф цепи (рис.2.8).



Перерисуем полученный граф таким образом, чтобы исключить пересечения ветвей (рис.2.9). На данном рисунке цифрами в кружках обозначены точки цепи, определенные заданием, а цифрами без кружков — номера ветвей цепи в соответствии с колонкой "Номер ветви" задания. Точки 4, 5, 6 являются узлами цепи.

В каждую ветвь последовательно включаются активные сопротивления, индуктивности, емкости и источники ЭДС в соответствии с исходными данными. Каждому элементу цепи присваивается индекс в соответствии с номером ветви, в которой он находится. Направление включения источника ЭДС определяется по колонке "начало – конец" задания.

Схема электрической цепи, полученная для рассматриваемого варианта задания, изображена на рис.2.10.



Запишем параметры элементов цепи для приведенной схемы :  $R_1=25~\rm Om,~X_{L_1}=45~\rm Om,~X_{L_2}=40~\rm Om,~R_3=55~\rm Om,~X_{C_3}=45~\rm Om,~X_{L_4}=25~\rm Om,$   $X_{C_4}=45~\rm Om,~R_5=60~\rm Om,~R_6=50~\rm Om,~R_7=50~\rm Om,~X_{C_7}=55~\rm Om,~X_{L_8}=60~\rm Om,$ 

$$X_{C_8} = 34 \text{ Om}, \dot{E}_1 = 200 e^{j60^0} B.$$

2. Расчет цепи с одним источником ЭДС целесообразно проводить методом преобразования. Обозначим направления токов в ветвях заданной цепи (см.рис.2.10).

Запишем комплексные сопротивления каждой из ветвей:

$$Z_1 = R_1 + jX_{L_1} = 25 + j45 \text{ Om}; Z_2 = jX_{L_2} = j40 \text{ Om};$$

$$Z_3 = R_3 - jX_{C_3} = 55 - j45 \text{ Om};$$

$$Z_4 = jX_{L4} - jX_{C4} = j25 - j45 \text{ Om}; Z_5 = R_5 = 60 \text{ Om}; Z_6 = R_6 = 50 \text{ Om};$$

$$Z_7 = R_7 - j X_{C_7} = 50 - j55 \, \hat{l} i; \quad Z_8 = j X_{L_8} - j X_{C_8} = j60 - j34 \, \mathrm{Om}.$$

Преобразуем заданную цепь. Сопротивление  $Z_9$  между узлами 4 и 6 цепи определится как сопротивление двух параллельных ветвей: ветви с сопротивлением  $Z_8$  и ветви, образованной последовательным соединением  $Z_3$  и  $Z_4$ :

$$Z_9 = \frac{(Z_3 + Z_4)Z_8}{Z_3 + Z_4 + Z_8} = \frac{(55 - j45 + j25 - j45)(j60 - j34)}{55 - j45 + j25 - j45 + j60 - j34} = 8,179 + j31,799 \,\mathrm{OM}.$$

Сопротивление  $Z_{10}$  образовано последовательным соединением  $Z_{9}$ ,  $Z_{5}$  и  $Z_{6}$ :

$$Z_{10} = Z_9 + Z_5 + Z_6 = 8,179 + j31,799 + 60 + 50 = 118,179 + j31,799$$
 Om.

Сопротивление  $Z_{11}$  определяется как параллельное соединение сопротивлений  $Z_{10}$  и  $Z_{7}$ :

$$Z_{11} = \frac{Z_{10}Z_7}{Z_{10} + Z_7} = \frac{(118,179 + j31,799)(50 - j55)}{118,179 + j31,799 + 50 - j55} = 48,636 - j22,485 \text{ Om.}$$

Эквивалентное сопротивление  $Z_0$  пассивной части цепи относительно источника ЭДС находим как последовательное соединение  $Z_1, Z_2$  и  $Z_{11}$ :

$$Z_0 = Z_1 + Z_2 + Z_{11} = 25 + j45 + j40 + 48,636 - j22,485 = 73,636 + j62,515 = 96,594e^{j40,336}O_M.$$

Определим токи во всех ветвях заданной цепи. Так как в цепи имеется только один источник ЭДС, то токи в ветвях направим в сторону уменьшения потенциалов.

Комплекс тока в первой и второй ветвях определим как отношение ЭДС к эквивалентному сопротивлению:

$$\dot{I}_1 = \dot{I}_2 = \frac{\dot{E}}{Z_0} = \frac{200e^{j60^0}}{96.594e^{j40,336^0}} = 2,071e^{j19,652^0} A.$$

Комплекс тока в пятой и шестой ветвях определится выражением

$$\dot{I}_5 = \dot{I}_6 = \dot{I}_1 \frac{Z_7}{Z_7 + Z_{10}} = 2,071 e^{j19,652^0} \cdot \frac{50 - j55}{50 - j55 + 18,179 + j31,799} = 0,907 e^{-j20,225^0} A.$$

Комплекс тока в седьмой ветви определим по первому закону Кирхгофа для узла 5:

$$\dot{I}_7 = \dot{I}_1 - \dot{I}_5 = 2,071e^{j19,652^0} - 0,907e^{-j20,225^0} = 1,493e^{j42,571^0} A.$$

Находим комплекс тока в третьей и четвертой ветвях:

$$\dot{I}_{3} = \dot{I}_{4} = \dot{I}_{5} \frac{Z_{8}}{Z_{8} + Z_{3} + Z_{4}} = 0,907e^{-j20,225^{0}} \cdot \frac{j60 - j34}{j60 - j34 + 55 - j45 + j25 - j45} = 0,35e^{j105,138^{0}} A.$$

Комплекс тока в восьмой ветви определим по первому закону Кирхгофа для узла 6:

$$\dot{I}_8 = \dot{I}_5 - \dot{I}_3 = 0.907e^{-j20,225^0} - 0.35e^{j105,138^0} = 1.145e^{-j34,607^0} A.$$

По найденным комплексам действующих значений токов запишем их мгновенные значения:

$$\begin{split} &i_1 = i_2 = \sqrt{2} \cdot 2,071 \sin{(\omega \cdot t + 19,652^0)} \text{ A}; \\ &i_3 = i_4 = \sqrt{2} \cdot 0,035 \sin{(\omega \cdot t + 105,138^0)} \text{ A}; \\ &i_5 = i_6 = \sqrt{2} \cdot 0,907 \sin{(\omega \cdot t - 20,225^0)} \text{ A}; \\ &i_7 = \sqrt{2} \cdot 1,493 \sin{(\omega \cdot t + 42,571^0)} \text{ A}; \\ &i_8 = \sqrt{2} \cdot 1,145 \sin{(\omega \cdot t - 34,607^0)} \text{ A}. \end{split}$$

3. Определим комплексную мощность, отдаваемую источником ЭДС:

$$\widetilde{S} = \dot{E}_1 \cdot I_1 = 200e^{j60^0} \cdot 2,071e^{-j19,652^0} = 315,724 + j268,05 B.$$

Таким образом, активная мощность, отдаваемая источником ЭДС:

$$P_E = 315,724 \text{ BT},$$

а реактивная мощность

$$Q_E = 268,05$$
 Bap.

Активная мощность, рассеиваемая на активных сопротивлениях цепи:

$$\begin{split} &P_{\text{norp}} = I_1^2 R_1 + I_3^2 R_3 + I_5^2 (R_5 + R_6) + I_7^2 R_7 = 2,071^2 \cdot 25 + 0,35^2 \cdot 55 + \\ &+ 0,907^2 \cdot (60 + 50) + 1,493^2 \cdot 50 = 315,682 \text{ Bt}. \end{split}$$

Реактивная мощность нагрузки определится выражением

$$Q_{np} = I_1^2 (X_{L_1} + X_{L_2}) + I_3^2 (-X_C + X_{L_4} - X_{C_4}) + I_7^2 (-X_{C_7}) + I_8^2 (X_{L_8} - X_{C_8}) = 2,071^2 (45 + 40) + 0,35^2 (-45 + 25 - 45) + 1,493^2 (-55) + 1,145^2 (60 - 34) = 268,006 \text{ Bap}.$$

Таким образом, активные и реактивные мощности и цепи с высокой степенью точности оказываются равными между собой.

4. Для нахождения показания ваттметра, включенного в цепь в соответствии с вариантом задания, необходимо определить напряжение на зажимах U ваттметра. При этом первый индекс у напряжения соответствует узлу, к которому подключен зажим  $U^*$ , а второй индекс - узлу, к которому подключен зажим U.

В рассматриваемом примере

$$\dot{\mathbf{U}}_{32} = \dot{\mathbf{I}}_1 \cdot \mathbf{j} \mathbf{X}_{\mathbf{L}_2} + \dot{\mathbf{I}}_3 (\mathbf{R}_3 - \mathbf{j} \mathbf{X}_{\mathbf{C}_3}) = 2,071 e^{\mathbf{j} 19,652^0} \cdot \mathbf{j} 40 + 0,35 e^{\mathbf{j} 105,138^0} (55 - \mathbf{j} 45) = 102,202 e^{\mathbf{j} 99,981^0} \mathbf{B}.$$

Необходимо также знать величину тока, протекающего через токовую обмотку ваттметра. При этом за положительное направление тока принимается ток, втекающий в зажим  $I^*$  ваттметра. В нашем примере это ток  $\dot{I}_1$ . Тогда показание ваттметра определится выражением  $P_w = U_{32} \cdot I_1 \cdot \cos \phi$ , где  $\phi = \phi_{U32} - \phi_{I1}$  - разность фаз между напряжением на зажимах ваттметра и протекающим через прибор током:

$$P_w = 102,202 \cdot 2,071 \cdot \cos(99,981^{\circ} - 19,652^{\circ}) = 35,615B_T.$$

5. Векторы всех найденных токов, отложенные из начала координат комплексной плоскости, представляют собой векторную диаграмму токов. Для удобства построения найденные комплексные значения токов целесообразно представить в алгебраической форме:

$$\begin{split} &\dot{I}_1 = 1,95 + j0,697 \text{ A}; \\ &\dot{I}_3 = -0,091 + j0,337 \text{ A}; \\ &\dot{I}_5 = 0,851 - j0,313 \text{ A}; \\ &\dot{I}_7 = 1,099 + j1,01 \text{ A}; \\ &\dot{I}_8 = 0,942 - j0,65 \text{ A}. \end{split}$$

Анализ приведенных значений показывает, что для тока удобно выбрать масштаб  $m_i = 0.2~A$  / дел .

Характерной особенностью топографической векторной диаграммы напряжений является то, что на ней комплексные потенциалы отдельных точек цепи откладываются по отношению к одной точке, потенциал которой принимается равным нулю. При этом порядок расположения векторов напряжения на диаграмме соответствует порядку расположения элементов цепи на схеме и каждой точке

электрической цепи соответствует определенная точка на диаграмме.

На схеме электрической цепи (см. рис.2.10) определены заданием точки 1-6, остальные точки обозначим числами 7-12.

По условию задачи нулевой потенциал имеет точка 3:

$$\dot{\varphi}_3 = 0.$$

Определим потенциалы остальных точек:

$$\begin{split} &\dot{\phi}_4 = \dot{\phi}_3 - \dot{I}_1 j X_{L2} = 0 - (1,95 + j0,697) j 40 = 27,877 - j77,988 \; B; \\ &\dot{\phi}_7 = \dot{\phi}_4 - \dot{I}_7 R_7 = 27,877 - j77,988 - (1,099 + j1,01) 50 = -27,07 - j128,487 \; B; \\ &\dot{\phi}_5 = \dot{\phi}_7 - \dot{I}_7 (-j X_{C7}) = -27,07 - j128,487 - (1,099 + j1,01) (-j55) = \\ &= -82,619 - j68,045 \; B; \\ &\dot{\phi}_8 = \dot{\phi}_5 - \dot{I}_1 R_1 = -82,619 - j68,045 - (1,95 + j0,697) 25 = -131,362 - j85,468 \; B; \\ &\dot{\phi}_9 = \dot{\phi}_8 - \dot{I}_1 j X_{L1} = -131,362 - j85,468 - (1,95 + j0,697) j 45 = -100 - j173,205 \; B. \end{split}$$

Мы вычислили потенциалы точек одного из контуров заданной цепи. Между точками 3 и 9 этого контура включен источник ЭДС. Вычислим напряжение

$$\dot{\mathbf{U}}_{39} = \dot{\mathbf{\varphi}}_3 - \dot{\mathbf{\varphi}}_9 = 0 + 100 + \mathbf{j}173,205 = 200e^{\mathbf{j}60^0} \mathbf{B}.$$

Напряжение  $\dot{U}_{39}$  оказалось равным заданному напряжению на зажимах источника ЭДС. Это подтверждает правильность выполненных расчетов по определению потенциалов. Найдем потенциалы остальных точек:

$$\begin{split} &\dot{\phi}_{10} = \dot{\phi}_4 - \dot{I}_1 R_3 = 27,877 - j77,988 - (-0,091 + j0,337)55 = 32,898 - j96,548 \; B; \\ &\dot{\phi}_2 = \dot{\phi}_{10} - \dot{I}_3 (-j X_{C_3}) = 32,898 - j96,548 - (-0,091 + j0,337) (-j45) = \\ &= 17,713 - j100,656 \; B; \\ &\dot{\phi}_{11} = \dot{\phi}_2 - \dot{I}_3 j X_{L_4} = 17,713 - j100,656 - (-0,091 + j0,337) j25 = \\ &= 26,149 - j98,37 \; B; \\ &\dot{\phi}_6 = \dot{\phi}_{11} - \dot{I}_3 (-j X_{C_4}) = 26,149 - j98,373 - (-0,091 + j0,337) (-j45) = \\ &= 10,964 - j102,81 \; B; \\ &\dot{\phi}_1 = \dot{\phi}_6 - \dot{I}_5 R_5 = 10,964 - j102,481 - (0,851 - j0,313)60 = -40,081 - j83,689 \; B; \\ &\dot{\phi}_5 = \dot{\phi}_1 - \dot{I}_5 R_6 = -40,081 - j83,698 - (0,851 - j0313)50 = -82,619 - j68,0 \; B; \end{split}$$

Сравним значение  $\dot{\phi}_5$  с полученным выше потенциалом точки 5. Они оказываются равными:

$$\begin{split} \dot{\phi}_{12} &= \dot{\phi}_4 - \dot{I}_8 (-j X_{C_8}) = 27,877 - j77,988 - (0,942 - j0,65) (-j34) = \\ &= 49,944 - j45,959 \ B; \end{split}$$

$$\begin{split} \dot{\phi}_6 &= \dot{\phi}_{12} - \dot{I}_8(jX_{L_8}) = 49,944 - j45,959 - (0,942 - j0,65)j60 = \\ &= 10,964 - j102,481 \ B. \end{split}$$

Потенциал  $\dot{\phi}_6$  совпадает с полученным ранее значением.

По вычисленным значениям потенциалов выбираем масштаб по напряжению  $m_u$  на комплексной плоскости таким образом, чтобы векторы токов и напряжений были соизмеримы. Принимаем  $m_u = 20 \, \mathrm{B/}$  дел. Диаграмма, построенная по полученным численным значениям токов и напряжений, приведена на рис. 2.11.

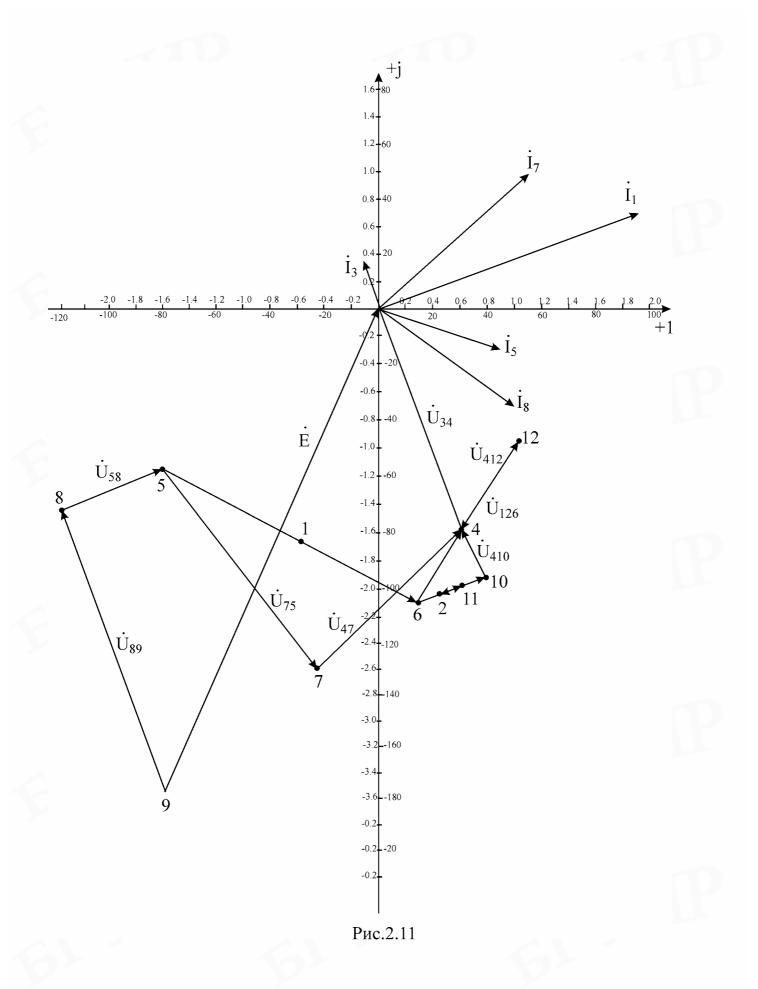
6. Полагаем, что существует индуктивная связь между индуктивностями  $L_4$  и  $L_8$ . Наличие индуктивной связи обозначим на рис.2.10 двухсторонней стрелкой, возле которой указывается взаимная индуктивность M. Одноименные зажимы индуктивно связанных катушек обозначены на этом же рисунке точками. Так как токи относительно одноименных зажимов направлены одинаково, то имеет место согласное включение индуктивностей.

Определим число уравнений, необходимое для описания цепи по законам Кирхгофа. Неизвестных токов в цепи — пять, число узлов в цепи — три. Следовательно, по первому закону Кирхгофа необходимо записать два уравнения. Остальные три уравнения запишем по второму закону Кирхгофа. Для мгновенных значений токов и напряжений уравнения будут иметь вид:

$$\begin{split} i_1 &= i_3 + i_7 + i_8; \\ i_5 &= i_3 + i_8; \\ R_1 i_1 + L_1 \frac{d i_1}{d t} + L_2 \frac{d i_1}{d t} + R_7 i_7 + \frac{1}{C_7} \int i_7 d t = e_1; \\ R_5 i_5 + R_6 i_5 - R_7 i_7 - \frac{1}{C_7} \int i_7 d t + r_3 i_3 + \frac{1}{C_3} \int i_3 d t + L_4 \frac{d i_3}{d t} + M \frac{d i_8}{d t} + \frac{1}{C_4} \int i_3 d t = 0; \\ R_3 i_3 + \frac{1}{C_3} \int i_3 d t + L_4 \frac{d i_3}{d t} + M \frac{d i_8}{d t} + \frac{1}{C_4} \int i_3 d t - L_8 \frac{d i_8}{d t} - M \frac{d i_3}{d t} - \frac{1}{C_8} \int i_8 d t = 0. \end{split}$$

Запишем эти же уравнения в комплексной форме:

$$\begin{split} \dot{I}_{1} &= \dot{I}_{3} + \dot{I}_{7} + \dot{I}_{8}; \\ \dot{I}_{5} &= \dot{I}_{3} + \dot{I}_{8}; \\ R_{1}\dot{I}_{1} + j\omega L_{1}\dot{I}_{1} + j\omega L_{2}\dot{I}_{1} + R_{7}\dot{I}_{7} - j\frac{1}{\omega C_{7}}\dot{I}_{7} = \dot{E}_{1}; \\ R_{5}\dot{I}_{5} + R_{6}\dot{I}_{6} - R_{7}\dot{I}_{7} + j\frac{1}{\omega C_{7}}\dot{I}_{7} + R_{3}\dot{I}_{3} - j\frac{1}{\omega C_{3}}\dot{I}_{3} + j\omega L_{4}\dot{I}_{3} + j\omega M\dot{I}_{8} - \frac{1}{\omega C_{4}}\dot{I}_{3} = 0; \\ R_{3}\dot{I}_{3} - j\frac{1}{\omega C_{2}}\dot{I}_{3} + j\omega L_{4}\dot{I}_{3} + j\omega M\dot{I}_{8} - j\frac{1}{\omega C_{4}}\dot{I}_{3} - j\omega L_{8}\dot{I}_{8} - j\omega M\dot{I}_{3} + j\frac{1}{\omega C_{8}}\dot{I}_{8} = 0. \end{split}$$



### 3. ТИПОВОЙ РАСЧЕТ №3

#### (примеры расчёта переходных процессов в электрических цепях)

### Пример 1

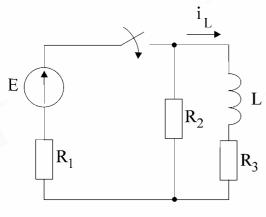


Рис. 3.1

Определить ток в индуктивности классическим методом и построить его график, если  $R_1 = 6 \text{ Om}, R_2 = R_3 = 8 \text{ Om}, L = 2 \text{ mGH}, E = 10 \text{ B}.$ 

**Решение.** Закон изменения тока  $i_1(t)$  ищем

$$i_{L}(t) = i_{L\pi p}(t) + i_{LCB}(t)$$
.

Здесь  $i_{L\pi p}-$  принуждённая составляющая тока;  $i_{LCB}$  – свободная составляющая тока.

Данная схема – с нулевыми начальными условиями. Независимое начальное условие

$$i_L(0+) = i_L(0-) = 0$$
,

где  $i_L(0-)$  - значение тока непосредственно перед коммутацией;  $i_L(0+)$  - значение тока сразу после коммутации.

Определим принуждённую (установившуюся) составляющую тока:

$$i_{Lmp} = \frac{E}{R_1 + \frac{R_2 R_3}{R_2 + R_3}} \cdot \frac{R_2}{R_2 + R_3} = \frac{10}{6 + \frac{8 \cdot 8}{8 + 8}} \cdot \frac{8}{8 + 8} = 0,5 \text{ A}.$$

Получим характеристическое уравнение. Для этого в цепи после коммутации мысленно разомкнём ветвь с индуктивностью, а источник ЭДС заменим его внутренним сопротивлением, т.е. закоротим его зажимы. Запишем сопротивление цепи в операторной форме относительно точек размыкания и приравняем его к нулю. Можно определять сопротивление в операторной форме относительно зажимов источника:

$$pL + R_3 + \frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2} = 0.$$

Характеристическое уравнение

$$2 \cdot 10^{-3} p + 11,43 = 0$$

откуда

$$p = -5.72 \cdot 10^3$$

Свободная составляющая имеет вид

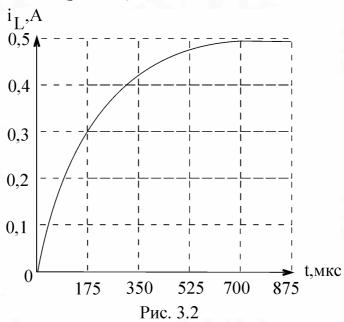
$$i_{LCR}(t) = Ae^{pt}$$
.

$$i_L(0+) = i_{Lmp}(0+) + i_{Lcb}(0+).$$

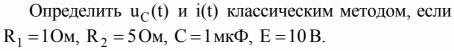
Подставим соответствующие значения в данное уравнение и найдём  $\,A=-0.5\,$  . Запишем решение в окончательном виде

$$i_L(t) = 0.5(1 - e^{-5.72 \cdot 10^3 t}) A.$$

График тока имеет вид (рис. 3.2)



# Пример 2



**Решение.** Решение для  $u_C(t)$  имеет вид

$$u_{C}(t) = u_{C\pi p}(t) + u_{CcB}(t).$$

Независимое начальное условие  $u_C(0+)$ 

$$u_C(0+) = u_C(0-) = E = 10 B.$$

Принуждённое значение

$$u_{C\Pi D} = 0$$
.

Характеристическое уравнение и его решение

$$\frac{1}{pC} + R_2 = 0;$$

$$R_2pC + 1 = 0$$
;

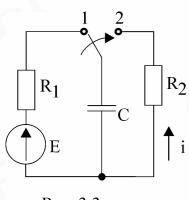


Рис. 3.3

$$p = -\frac{1}{R_2 C} = -\frac{1}{5 \cdot 1 \cdot 10^{-6}} = -0.2 \cdot 10^6$$
.

Свободная составляющая

$$u_{CCB}(t) = Ae^{pt}$$
.

Запишем исходное уравнение для t = 0 + и определим постоянную интегрирования

$$u_{C}(0+) = u_{C\pi p}(0+) + u_{CcB}(0+);$$
  
 $10 = 0 + A;$   
 $A = 10.$ 

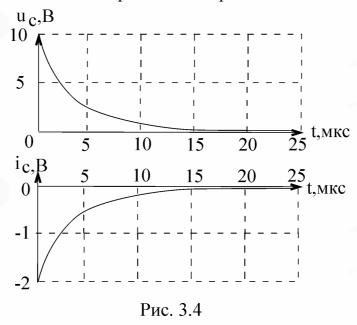
Решение для напряжения на ёмкости

$$u_C(t) = 10e^{-0.2 \cdot 10^6 t}$$
 B.

Вычислим ток i(t)

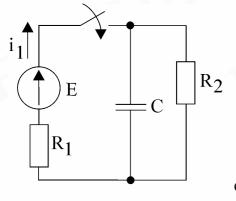
$$i(t) = C \frac{du_C}{dt} = -2e^{-0.2 \cdot 10^6 t} A.$$

Графики напряжения и тока приведены на рис. 3.4



## Пример 3

Определить ток  $i_1$  классическим методом, если  $R_1 = 2\,\mathrm{Om}$ ,  $R_2 = 4\,\mathrm{Om}$ ,  $C = 1\,\mathrm{mk}\Phi$ ,  $e = 8\sin{(10^6\,\mathrm{t} + 90^\circ)}$ .



**Решение.** Запишем закон изменения тока  $i_1(t)$ :

$$i_1(t) = i_{1\pi p}(t) + i_{1cB}(t)$$
.

Независимое начальное условие

$$u_{C}(0+) = u_{C}(0-) = 0$$
.

Находим принуждённый ток  $i_{1np}(t)$  символическим методом

Рис. 3.5

$$\dot{I}_{1m \, \pi p}(t) = \frac{\dot{E}_{m}}{R_{1} + \frac{R_{2}(-j\frac{1}{\omega C})}{R_{2} - j\frac{1}{\omega C}}} = \frac{8e^{j90^{\circ}}}{2 + \frac{4(-j10)}{4 - j10}} = 1,423e^{j104,2^{\circ}} A;$$

$$i_{1\pi p}(t) = 1,423\sin(10^6 t + 104,2^\circ) A.$$

Для определения характеристического уравнения для цепи после коммутации запишем сопротивление в операторном виде относительно зажимов источника ЭДС и приравняем его к нулю:

$$R_1 + \frac{R_2 \frac{1}{pC}}{R_2 + \frac{1}{pC}} = 0.$$

Характеристическое уравнение

$$R_1R_2Cp + R_1 + R_2 = 0;$$
  
 $8 \cdot 10^{-6}p + 6 = 0.$ 

Корень характеристического уравнения

$$p = -0.75 \cdot 10^6$$
.

Свободная составляющая

$$i_{1CB}(t) = Ae^{pt}$$

Находим постоянную интегрирования, используя начальные условия:

$$i_1(0+) = i_{1\pi p}(0+) + i_{1cB}(0+);$$

$$i_1(0+) = 1,423 \cdot \sin 104,2^{\circ} + A = 1,38 + A.$$

Левая часть этого уравнения  $i_1(0+)$  - зависимое начальное условие. Исходя из то-

го, что  $u_C(0+)=0$ , ёмкость представляет собой короткозамкнутый участок при t=0+:

$$i_1(0+) = \frac{e(0+)}{R_1} = \frac{8\sin 90^\circ}{2} = 4 \text{ A},$$

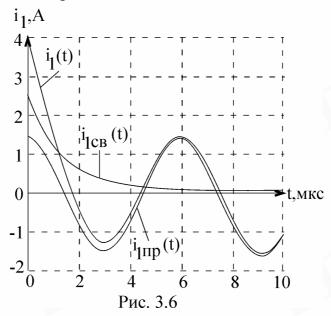
откуда

$$A = 4 - 1,38 = 2,62$$
.

Окончательно

$$i_1(t) = 1,423 \cdot \sin(10^6 t + 104,2^\circ) + 2,62e^{-0.75 \cdot 10^6 t}$$
 A.

График тока показан на рис. 3.6.



### Пример 4

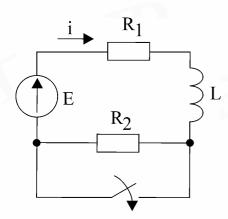


Рис. 3.7

Определить ток і операторным методом (рис. 3.7), если  $R_1 = 2 \, \text{Ом}, \; R_2 = 3 \, \text{Ом}, \; L = 2 \, \text{м} \Gamma \text{H}, \; E = 10 \, \text{B}.$ 

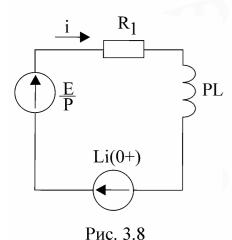
**Решение.** Находим независимое начальное усло- L вие  $i_L(0+)$ .

Согласно закону коммутации,

$$i_{L}(0+) = i_{L}(0-) = \frac{E}{R_1 + R_2} = \frac{10}{2+3} = 2A.$$

Составим операторную схему замещения цепи для послекоммутационной цепи (рис. 3.8).

Определим изображение тока I(р):



$$I(p) = \frac{\frac{E}{p} + \text{Li}(0+)}{R_1 + pL} = \frac{E}{p(R_1 + pL)} + \frac{\text{Li}(0+)}{R_1 + pL}.$$

Вычислим оригинал тока i(t), используя табличные формулы соответствия между оригиналами и изображениями:

$$I(p) = \frac{E}{p(R_1 + pL)} + \frac{Li(0+)}{R_1 + pL} = \frac{E}{L} \frac{1}{p(p + \frac{R_1}{L})} + i(0+) \frac{1}{p + \frac{R_1}{L}}.$$

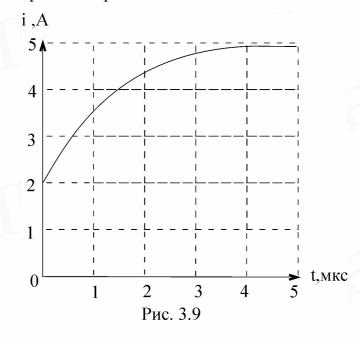
Известно, что

$$\frac{1}{p+\alpha} \rightleftharpoons e^{-\alpha t}, \quad \frac{1}{p(p+\alpha)} \rightleftharpoons \frac{1}{\alpha} (1-e^{-\alpha t}).$$

Используя эти формулы, получим

$$i(t) = \frac{E}{R_1} (1 - e^{-\frac{R_1}{L}t}) + i(0+)e^{-\frac{R_1}{L}t} = 5(1 - e^{-10^3 t}) + 2e^{-10^3 t} = 5 - 3e^{-10^3 t} A.$$

График тока i(t) изображён на рис. 3.9

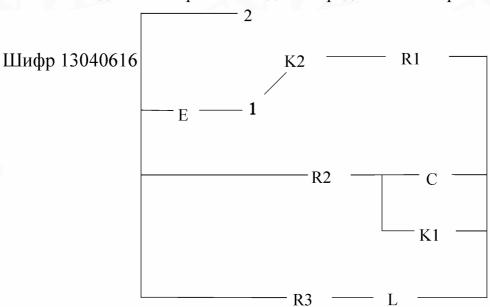


### Пример выполнения типового расчета № 3

Типовой расчет соответствует разделу программы "Переходные процессы в линейных электрических цепях. Классический метод расчёта переходных процессов".

Задание для контрольной работы генерируется ЭВМ каждому студенту индивидуально.

Распечатка одного из вариантов задания представлена на рис. 3.10.



ПАРАМЕТРЫ: R1=100 Ом, R2=24 Ом, R3=21Ом КЛАССИЧЕСКИЙ МЕТОД - L=33 МГн, C=0,54 мкФ ОПЕРАТОРНЫЙ МЕТОД - L=10 МГн, C=0,53 мкФ

Рис. 3.10

В типовом расчете необходимо:

- 1. Записать шифр задания и вклеить листок с распечаткой задания в контрольную работу.
- 2. Получить и записать исходные данные контрольной работы по распечатке, начертить схему цепи.
- 3. Рассчитать классическим методом переходные процессы по току в индуктивности  $i_3(t)$  и по напряжению на ёмкости  $u_C(t)$ .
- 4. По результатам расчётов построить графики переходных процессов  $i_3(t) = i_{3\pi p}(t) + i_{3cB}(t)$  ,  $u_C(t) = u_{C\pi p}(t) + u_{CcB}(t)$  .

Рассмотрим выполнение варианта типового расчета, представленного на рис. 3.10, с необходимыми комментариями:

- 1. Шифр задания 13040616 записан на карточке слева.
- 2. Для получения исходных данных контрольной работы необходимо изобразить схему электрической цепи. Для этого вместо R1, R2, R3 на графической части листка с заданием начертить активные сопротивления, вместо С ёмкость, вместо L индуктивность, вместо Е источник ЭДС. Ключ К2 должен находиться в положении 1. Коммутация происходит путём размыкания ключа К1. Величины сопротивлений заданы в строке "ПАРАМЕТРЫ" листка, величины индуктивностей и ёмкостей в строке "КЛАССИЧЕСКИЙ МЕТОД":  $r_1$ =100 Ом,  $r_2$ =24 Ом,  $r_3$ =21 Ом, L=33 мГн, C=0,53 мкФ. Для всех вариантов задания  $e=100 \sin 10^4 t$  В.

Схема электрической цепи приведена на рис. 3.11.

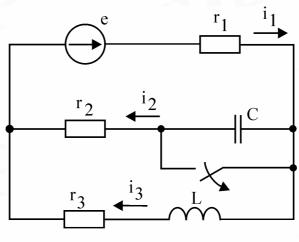


Рис. 3.11

3. Расчёт переходного процесса классическим методом сводится к непосредственному решению дифференциальных уравнений, описывающих цепь. Известно, что решение дифференциального уравнения имеет две составляющие. Это частное решение неоднородного и общее решение однородного дифференциальных уравнений. В электротехнике указанные составляющие называются принуждённой и свободной. Принуждённая составляющая переходного процесса, или установившийся режим, рассчитывается в цепи после коммутации изученными ранее методами расчёта цепей. Свободная составляющая переходного процесса определяется корнями характеристического уравнения.

Расчёт переходного процесса классическим методом производится в следующем порядке:

- рассчитывается цепь до коммутации для определения независимых начальных условий;
  - рассчитываются установившийся режим после коммутации;
  - составляется характеристическое уравнение цепи и определяются его корни;
- записываются общее решение для свободных составляющих и полное выражение для переходного процесса искомой величины как сумма принуждённой и свободной составляющих;
- рассчитываются необходимые зависимые начальные условия и определяются постоянные интегрирования;
  - найденные постоянные интегрирования подставляются в полное решение.

Расчёт переходных процессов в цепи, представленной на рис. 3.11, произведём в предложенном порядке.

Начальные условия — это значения токов в ветвях, напряжений на элементах цепи, их производных любого порядка в момент коммутации. Различают независимые и зависимые начальные условия. К независимым начальным условиям относятся ток в индуктивности и напряжение на ёмкости, так как они в момент коммутации не могут измениться скачком. Это определяется законами коммутации:

$$i_L(0-) = i_L(0+)$$
 ,  $u_C(0-) = u_C(0+)$  .

Остальные начальные условия относятся к зависимым.

До коммутации в рассматриваемом варианте цепи отсутствует ёмкость (её за-

жимы закорочены ключом К1). Следовательно, напряжение на ёмкости до коммутации будет равно нулю и, согласно закону коммутации, не изменится непосредственно после размыкания ключа:  $u_C(0-) = u_C(0+) = 0$ .

Расчёт тока в индуктивности до коммутации проведём по схеме электрической цепи, представленной на рис. 3.12.

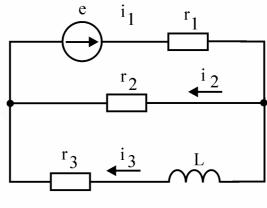


Рис. 3.12

Так как в цепи включён источник синусоидального напряжения, расчёт проводим символическим методом.

Реактивное сопротивление индуктивности

$$X_L = \omega L = 10^4 \cdot 33 \cdot 10^{-3} = 330 \,\mathrm{Om}.$$

Реактивное сопротивление ёмкости

$$X_C = \frac{1}{\omega C} = \frac{1}{10^4 \cdot 0.53 \cdot 10^{-6}} = 188,68 \,\text{Om}.$$

Комплексное сопротивление цепи относительно источника

$$Z = r_1 + \frac{r_2(r_3 + jX_L)}{r_2 + r_3 + jX_L} = 100 + \frac{24(21 + j330)}{24 + 21 + j330} = 123,78e^{j0,8^{\circ}} \text{ Om.}$$

Комплексная амплитуда тока в цепи источника определится по закону Ома:

$$\dot{I}_{1m} = \frac{\dot{E}_m}{Z} = \frac{100}{123,78e^{j0.8^{\circ}}} = 0,808e^{-j0.8^{\circ}} A.$$

Комплексную амплитуду тока в ветви с индуктивностью определим по правилу плеч:

$$\dot{I}_{3m} = \dot{I}_{1m} \frac{r_2}{r_2 + r_3 + jX_L} = 0.808e^{-j0.8^{\circ}} \cdot \frac{24}{24 + 21 + j330} = 0.058e^{-j83.03^{\circ}} A.$$

Мгновенное значение тока в цепи с индуктивностью запишется в виде

$$i_3(t) = 0.058\sin(10^4 t - 83.03^\circ) A.$$

Полагая в последнем выражении t = 0 - 1, получим величину тока в индуктивно-

сти непосредственно перед коммутацией:

$$i_3(0-) = 0.058\sin(-83.03) = -0.057$$
 A.

По законам коммутации ток в индуктивности не может измениться скачком. Следовательно,  $i_3(0-)=i_3(0+)=-0,057$  А.

Принуждённые составляющие тока в индуктивности и напряжения на ёмкости определим по схеме цепи на рис. 3.11.

Комплексное сопротивление цепи относительно источника

$$Z = r_1 + \frac{(r_2 - jX_C)(r_3 + jX_L)}{r_2 - jX_C + r_3 + jX_L} = 100 + \frac{(24 - j188,68)(21 + j330)}{24 - j188,68 + 21 + j330} = 469,24e^{-j57,28^{\circ}} \text{ Om.}$$

Комплексная амплитуда тока в ветви источника определится по закону Ома:

$$\dot{I}_{1m} = \frac{\dot{E}_m}{Z} = \frac{100}{469.24e^{-j57.28^{\circ}}} = 0,213e^{j57,28^{\circ}} A.$$

Комплексную амплитуду тока в ветви с индуктивностью определим по правилу плеч:

$$\begin{split} \dot{I}_{3m} &= \dot{I}_{1m} \frac{r_2 - jX_C}{r_2 + r_3 - jX_C + jX_L} = 0,213 e^{j57,28^{\circ}} \frac{24 - j188,68}{24 + 21 - j188,68 + j330} = \\ &= 0,273 e^{-j97,81^{\circ}} A. \end{split}$$

Мгновенное значение тока в индуктивности, т.е. искомая принуждённая составляющая, запишется в виде

$$i_{3\pi p} = 0.273 \sin(10^4 t - 97.81^\circ) A.$$

Комплексную амплитуду тока в цепи с ёмкостью определим по правилу плеч:

$$\dot{I}_{2m} = \dot{I}_{1m} \frac{r_3 + jX_L}{r_2 + r_3 - jX_C + jX_L} = 0,213e^{j57,28^{\circ}} \frac{21 + j330}{24 + 21 - j188,68 + j330} = 0,475e^{j71,3^{\circ}} A.$$

Комплексная амплитуда напряжения на ёмкости определится по закону Ома:

$$\dot{U}_{cm} = \dot{I}_{2m}(-jX_C) = 0.475e^{j71.3^{\circ}}(-j188.68) = 89.62e^{-j18.7^{\circ}}B.$$

Мгновенное значение напряжения на ёмкости, т.е. искомая принуждённая составляющая, запишется в виде

$$u_{cmp} = 89,62 \sin(10^4 t - 18,7^\circ) B.$$

Характеристическое уравнение цепи составляется по дифференциальному уравнению, описывающему цепь. Можно также составить характеристическое уравнение через входное сопротивление. Для этого в цепи после коммутации исключают источники (вместо источников необходимо включить их внутренние со-

противления). В полученной пассивной цепи разрывают любую ветвь и относительно разрыва записывают комплексное входное сопротивление  $Z(j\omega)$ . В выражении  $Z(j\omega)$   $j\omega$  заменяют на p. Выражение Z(p) приравнивают к нулю.

Для рассматриваемого варианта задания в цепи на рис 3.11 замыкаем накоротко зажимы источника ЭДС. Разрываем ветвь с ёмкостью. Комплексное входное сопротивление относительно разрыва запишется в виде

$$Z(j\omega) = r_2 + \frac{1}{j\omega C} + \frac{r_1(r_3 + j\omega L)}{r_1 + r_3 + j\omega L}.$$

Полагая в последнем выражении  $j\omega = p$ , получим

$$Z(p) = r_2 + \frac{1}{pC} + \frac{r_1(r_3 + pL)}{r_1 + r_3 + pL} = 0.$$

После выполнения алгебраических преобразований получим характеристическое уравнение второго порядка

$$p^{2} + \left[ \frac{(r_{1} + r_{3})r_{2}}{(r_{1} + r_{2})L} + \frac{r_{1}r_{3}}{(r_{1} + r_{2})L} + \frac{1}{C(r_{1} + r_{2})} \right] p + \frac{r_{1} + r_{3}}{LC(r_{1} + r_{2})} = 0.$$

Подставляя численные значения параметров цепи, находим

$$p^2 + 16439p + 55792249 = 0.$$

Корни уравнения

$$p_1 = -4789$$
,  $p_2 = -11649$ .

По виду корней характеристического уравнения записывается свободная составляющая переходного процесса. Так как число корней равно двум и они действительные, то

$$i_{3cB}(t) = A_1 e^{p_1 t} + A_2 e^{p_2 t}$$

Для случая комплексно-сопряжённых корней  $p_{1,2} = -\delta \pm j\omega_{cB}$ 

$$i_{3CB}(t) = Ae^{-\delta t}\sin(\omega_{CB}t + \phi_{3CB})$$
 или 
$$i_{3CB}(t) = (B_1\cos\omega_{CB}t + B_2\sin\omega_{CB}t)e^{-\delta t}.$$

Полный переходной ток в индуктивности равен сумме принуждённой и свободной составляющих:

$$i_3(t) = 0.273\sin(10^4 t - 97.81^\circ) + A_1e^{-4789t} + A_2e^{-11649t}$$
 A.

В последнем уравнении неизвестными являются  $A_1$  и  $A_2$ , следовательно, для их однозначного определения необходимо второе уравнение. Получим его дифференцированием первого

$$\frac{di_3}{dt} = 0.273 \cdot 10^4 \cos(10^4 t - 97.81^\circ) + (-4789)A_1 e^{-4789t} + (-11649)A_2 e^{-11649t}.$$

Полагая в вышеприведённых уравнениях t = 0 +, получим

$$\begin{cases} i_3(0+) = 0.273\sin(-97.81^\circ) + A_1 + A_2, \\ \frac{di_3(0+)}{dt} = 0.273 \cdot 10^4 \cdot \cos(-97.81^\circ) + (-4789)A_1 + (-11649)A_2. \end{cases}$$

Производная тока в индуктивности в момент коммутации относится к зависимым начальным условиям. Для определения зависимых начальных условий составим систему уравнений по законам Кирхгофа для момента времени t=0+ послекоммутационной схемы

$$\begin{cases} r_1 i_1(0+) + u_C(0+) + r_2 i_2(0+) = e(0+), \\ -r_2 i_2(0+) - u_C(0+) + L \frac{di_3(0+)}{dt} + r_3 i_3(0+) = 0, \\ i_1(0+) = i_2(0+) + i_3(0+). \end{cases}$$

Подставляя численные значения найденных ранее независимых начальных условий  $i_3(0+)$ ,  $u_C(0+)$  и значение e(0+)=0, получим

$$\frac{di_3(0+)}{dt}$$
 = 69,73 A/c.

Тогда уравнения для определения постоянных интегрирования примут вид

$$-0.057 = -0.270 + A_1 + A_2$$
;  
 $69.73 = -371 - 4789A_1 - 11649A_2$ .

Постоянные интегрирования будут равны

$$A_1 = 0.426$$
;  $A_2 = -0.213$ .

Окончательное выражение для переходного тока в индуктивности запишется в виде

$$i_3(t) = 0.273\sin(10^4 t - 97.81^\circ) + 0.426e^{-4789t} - 0.213e^{-11649t} A.$$

Переходной процесс по напряжению на ёмкости рассчитывается аналогично. Записываем выражение для  $\mathfrak{u}_{\mathbb{C}}(t)$  как сумму двух составляющих:

$$u_{C}(t) = u_{C_{\Pi D}}(t) + u_{C_{CB}}(t)$$
.

Принуждённая составляющая переходного процесса определена выше. Свободную составляющую ищем в виде суммы двух экспонент. С учётом этого

$$u_C(t) = 89,62\sin(10^4 t - 18,7^\circ) + A_1e^{-4789t} + A_2e^{-11649t}$$

Второе уравнение, необходимое для однозначного определения постоянных интегрирования, получим дифференцированием первого

$$\frac{du_{C}}{dt} = 89,62 \cdot 10^{4} \cos(10^{4} t - 18,7^{\circ}) + (-4789)A_{1}e^{-4789t} + (-11649)A_{2}e^{-11649t}$$

Полагая в обоих уравнениях t = 0 +, получим

$$\begin{cases} u_{C}(0+) = 89,62\sin(-18,7^{\circ}) + A_{1} + A_{2}, \\ \frac{du_{C}(0+)}{dt} = 89,62 \cdot 10^{4}\cos(-18,7^{\circ}) + (-4789)A_{1} + (-11649)A_{2}. \end{cases}$$

Производная напряжения на ёмкости в момент коммутации относится к зависимым начальным условиям. Определим её значение по выражению

$$\frac{du_{C}(0+)}{dt} = \frac{i_{2}(0+)}{C}$$
.

Значение  $i_2(0+)$  определим из системы уравнений по законам Кирхгофа для момента времени t=0+, записанной выше. Тогда

$$\frac{du_{C}(0+)}{dt} = \frac{0.046}{0.53 \cdot 10^{-6}} = 86792,45 \text{ B/c}.$$

Уравнения для определения постоянных интегрирования примут вид

$$\begin{cases} 0 = -28,73 + A_1 + A_2, \\ 86792,45 = 848890 - 4798A_1 - 11649A_2. \end{cases}$$

Решая полученную систему уравнений, определим постоянные интегрирования

$$A_1 = -62,31, A_2 = 91,04.$$

Окончательное выражение для переходного напряжения на ёмкости

$$u_C(t) = 89,62\sin(10^4 t - 18,7^\circ) - 62,31e^{-4789t} + 91,04e^{-11649t}$$
 B.

При построении графиков переходных процессов прежде всего необходимо определить их длительность. Теоретически переходные процессы длятся бесконечно долго, практически же оканчиваются за время, равное трём постоянным времени  $t_{\Pi\Pi}=3\tau$ . За это время свободная составляющая переходного процесса будет иметь значение, составляющее 5% от значения при t=0+.

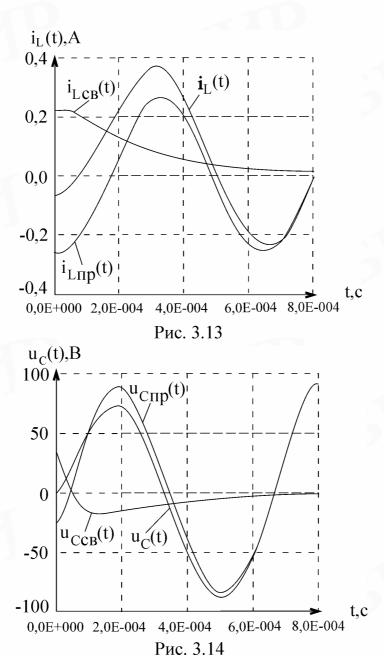
Постоянная времени т определяется как величина, обратная минимальному по модулю корню характеристического уравнения

$$\tau = \frac{1}{|p|_{\min}} = \frac{1}{|-4798|} = 0.208 \cdot 10^{-3} \text{ c.}$$

Следовательно, длительность переходного процесса для рассматриваемой задачи

$$t_{nn} = 3 \cdot 0.208 \cdot 10^{-3} = 0.624 \cdot 10^{-3} \approx 0.6 \cdot 10^{-3} c.$$

Графики переходных процессов  $i_3(t)$  и  $u_C(t)$  представлены соответственно на рис. 3.13 и 3.14.



## 4. ТИПОВОЙ РАСЧЕТ №4

Типовой расчет соответствует разделу программы "Переходные процессы в линейных электрических цепях. Операторный метод расчёта переходных процессов". Задание для типового расчета генерируется ЭВМ каждому студенту индивидуально. Распечатка одного из вариантов задания представлена на рис.3.10.

В типовом расчете необходимо:

- 1. Записать шифр задания.
- 2. Получить и записать исходные данные типового расчета по распечатке, начертить схему цепи.
- 3. Рассчитать операторным методом переходные процессы по току в индуктивности  $i_3(t)$  и по напряжению на ёмкости  $u_C(t)$ .
  - 4. По результатам расчётов построить график переходных процессов. Рассмотрим выполнение варианта типового расчета, представленного

на рис. 3.10, с необходимыми комментариями:

- 1. Шифр задания 13040616 записан на карточке слева.
- 2. Для получения исходных данных типового расчета необходимо изобразить

схему электрической цепи. Для этого вместо  $R_1$ ,  $R_2$ ,  $R_3$  на графической части листка с заданием начертить активные сопротивления, вместо C – ёмкость, вместо L – индуктивность, вместо E – источник ЭДС. Ключ K1 должен быть разомкнут. Коммутация происходит путём переключения ключа K2 из положения 1 в положение 2. Величины сопротивлений заданы в строке "ПАРАМЕТРЫ" листка, величины индуктивностей и ёмкостей – в строке "ОПЕРАТОРНЫЙ МЕТОД":

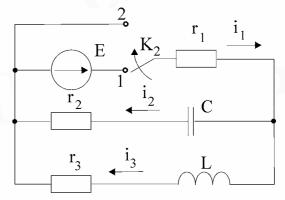


Рис. 4.1

 $r_1 = 100$  Ом,  $r_2 = 24$  Ом,  $r_3 = 21$  Ом, L = 10 мГн, C = 0,54 мкФ. Для всех вариантов задания E = 100 В.

Схема электрической цепи приведена на рис. 4.1.

3. Расчёт переходных процессов операторным методом основан на использовании преобразования Лапласа. Это позволяет перейти от непосредственного решения дифференциальных уравнений, описывающих цепь во временной области, к решению алгебраических уравнений в области изображений.

Расчёт переходных процессов операторным методом производится в следующем порядке:

- рассчитывается цепь до коммутации с целью определения независимых начальных условий;
- составляется операторная схема замещения цепи;
- производится расчёт операторной схемы замещения, в результате чего определяются изображения по Лапласу искомых функций;
- на основе обратного преобразования Лапласа от найденных изображений переходят к оригиналам.

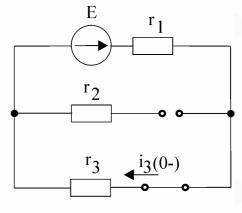


Рис. 4.2

Расчёт переходных процессов в цепи, представленной на рис. 4.1, произведём в предложенном порядке.

До коммутации в цепи был включён источник постоянного напряжения. На постоянном токе индуктивность обладает нулевым сопротивлением, а ёмкость — бесконечно большим. В эквивалентной схеме цепи для расчёта независимых начальных условий, изображённой на рис. 4.2, реактивные элементы показаны как короткое замыкание и обрыв.

Ток в цепи с индуктивностью определится выражением

$$i_3(0-) = \frac{E}{r_1 + r_3} = \frac{100}{100 + 21} = 0,826$$
 A.

Напряжение на ёмкости:

$$u_C(0-) = i_3(0-)r_3 = 0.826 \cdot 21 = 17.35 \text{ B}.$$

Согласно законам коммутации, ток в индуктивности и напряжение на ёмкости в момент коммутации не могут измениться скачком. Следовательно,

$$i_3(0-) = i_3(0+) = 0.826 \text{ A};$$
  
 $u_C(0-) = u_C(0+) = 17.35 \text{ B}.$ 

При составлении операторной схемы замещения все элементы цепи замещаются их операторными эквивалентами. Так, индуктивность замещается операторным индуктивным сопротивлением pL, ёмкость — операторным ёмкостным сопротивлением 1/pC; активное сопротивление не изменяется. При этом ненулевые начальные условия учитываются в цепях с индуктивностью и с ёмкостью дополнительными источниками ЭДС (рис 4.3).

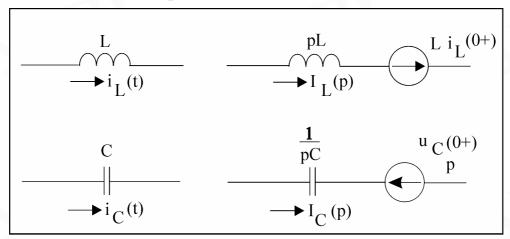


Рис. 4.3

Операторная схема замещения послекоммутационной цепи для рассматриваемого примера, построенная в соответствии с изложенным выше, приведена на рис. 4.4.

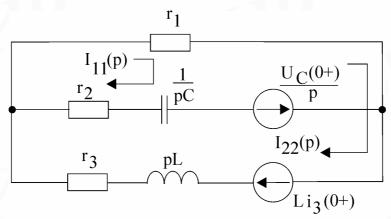


Рис. 4.4

Для расчёта операторной схемы замещения может быть применён любой известный метод: метод узловых потенциалов, метод наложения, метод контурных

токов и т.д. Однако целесообразно использовать метод контурных токов, который при надлежащем выборе независимых контуров обеспечивает наиболее быстрое получение конечного результата.

Выберем независимые контуры таким образом, чтобы общая ветвь содержала только сопротивление  $r_l$ . Тогда контурные токи  $I_{11}(p)$  и  $I_{22}(p)$  будут равны изображениям токов в ёмкости и в индуктивности.

Уравнения, описывающие цепь на рис. 4.4 по методу контурных токов, запишутся в виде

$$\left( r_1 + r_2 + \frac{1}{pC} \right) I_{11}(p) + r_1 I_{22}(p) = \frac{-u_C(0+)}{p};$$

$$r_1 I_{11}(p) + (r_1 + r_3 + pL) I_{22}(p) = Li_3(0+).$$

Решая полученную систему с помощью определителей, получим

$$\begin{split} I_{11}(p) &= -\frac{p \Big[ LC(u_C(0+) + i_3(0+)r_1) \Big] + C(r_1 + r_3)u_C(0+)}{p^2 LC(r_1 + r_2) + p \Big[ C(r_1 + r_2)(r_1 + r_3) + L - Cr_1^2 \Big] + (r_1 + r_3)}; \\ I_{22}(p) &= \frac{pC(r_1 + r_2)Li_3(0+) + Li_3(0+) + r_1Cu_C(0+)}{p^2 LC(r_1 + r_2) + p \Big[ C(r_1 + r_2)(r_1 + r_3) + L - Cr_1^2 \Big] + (r_1 + r_3)}. \end{split}$$

Разделив числитель и знаменатель в двух последних выражениях на  $LC(r_1 + r_2)$  и подставив численные значения, получим

$$I_{11}(p) = -\frac{0,806p + 1693}{p^2 + 18970p + 181 \cdot 10^6};$$
$$I_{22}(p) = \frac{0,826p + 13785}{p^2 + 18970p + 181 \cdot 10^6}.$$

Ёмкость на операторной схеме замещения цепи изображается операторным сопротивлением и источником ЭДС, учитывающим ненулевые начальные условия. Поэтому выражение для операторного напряжения на ёмкости запишется в виде

$$U_C(p) = \frac{u_C(0+)}{p} + \frac{1}{pC}I_{11}(p).$$

После подстановки получим

$$U_C(p) = \frac{17,35}{p} - \frac{1,493 \cdot 10^6 p + 3135 \cdot 10^6}{p(p^2 + 18970p + 181 \cdot 10^6)}.$$

Для перехода от найденных операторных изображений токов и напряжений к оригиналам воспользуемся теоремой разложения. Если изображение по Лапласу искомой зависимости представлено в виде отношения двух полиномов

$$F(p) = \frac{M(p)}{N(p)},$$

то оригинал находится по выражению

$$f(t) = \sum_{k=1}^{n} \frac{M(p_k)}{N'(p_k)} e^{p_k \cdot t}$$
,

где  $p_k$  - k -й корень характеристического уравнения N(p)=0;

n – порядок характеристического уравнения;

N'(p) - производная полинома N(p).

Для тока в индуктивности  $i_3(t)$  запишем

M(p)=0,826p+13735;  
N(p)= 
$$p^2+18970p+181\cdot10^6$$
;  
N'(p) =  $2p+18970$ .

Решая характеристическое уравнение  $p^2+18970p+181\cdot 10^6=0$ , находим два корня  $p_1=-9485+j9525$  и  $p_2=-9485-j9525$ . При этом ток в индуктивности  $i_3(t)$  в соответствии с теоремой разложения запишется в виде

$$i_3(t) = \frac{M(p_1)}{N'(p_1)}e^{p_1t} + \frac{M(p_2)}{N'(p_2)}e^{p_2t}.$$

Коэффициенты при экспонентах в случае комплексно—сопряжённых корней тоже будут комплексно—сопряжёнными, поэтому при суммировании мнимая часть будет равна нулю и ток  $i_3(t)$  можно определить как удвоенное значение вещественной части первого или второго слагаемых.

$$i_3(t) = 2Re \left[ \frac{M(p_1)}{N'(p_1)} e^{p_1 t} \right].$$

После подстановки в последнее выражение численных значений получим

$$i_3(t) = 2\text{Re} \left[ \frac{0,826(-9485 + j9525) + 13735}{2(-9485 + j9525) + 18970} e^{-(9485 + j9525)t} \right] =$$

$$= 1,032e^{-9485t} \sin(9525t + 53,17^\circ) \text{ A}.$$

Переходное напряжение на ёмкости вычислим, используя полученное раньше изображение  $\mathrm{U}_{\mathrm{C}}(p)$  и свойство линейности преобразования Лапласа. Сумме изображений

$$U_{\mathcal{C}}(p) = U_1(p) + U_2(p)$$

будет соответствовать сумма оригиналов

$$u_C(t) = u_1(t) + u_2(t)$$
.

Введём обозначения:

$$U_1(p) = \frac{17,35}{p}; U_2(p) = -\frac{1,493 \cdot 10^6 p + 3135 \cdot 10^6}{p(p^2 + 18970p + 181 \cdot 10^6)} = \frac{M(p)}{N(p)}.$$

Изображению  $U_1(p)$  в области оригиналов будет соответствовать константа  $u_1(t) = 17,35$  .

Оригинал  $u_2(t)$  определим, используя теорему разложения. Характеристическое уравнение N(p) = 0 имеет три корня:

$$p = 0$$
;  $p = -9485 + j9525$ ;  $p = -9485 - j9525$ .

Следовательно,

$$u_2(t) = -\frac{M(p_1)}{N'(p_1)}e^{p_1 \cdot t} + \frac{M(p_2)}{N'(p_2)}e^{p_2 \cdot t} + \frac{M(p_3)}{N'(p_3)}e^{p_3 \cdot t}.$$

После подстановки численных значений и выполнения всех преобразований получим

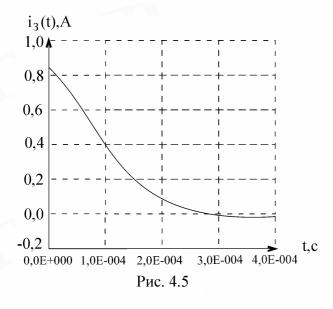
$$u_2(t) = 141e^{-9485t}\sin(9525t + 173^\circ) - 17{,}35 \text{ B}.$$

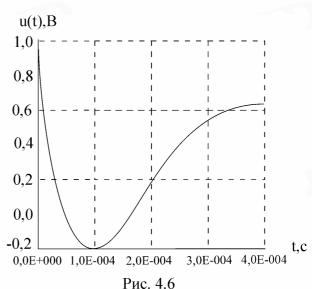
Складывая  $u_1(t)$  и  $u_2(t)$ , находим полное переходное напряжение на ёмкости

$$u_C(t) = 141e^{-9485t} \sin(9525t + 173^{\circ}) B.$$

Длительность переходного процесса равна трём постоянным времени. Постоянная времени определяется как величина, обратная действительной части корня характеристического уравнения.

Графики переходных процессов по току в индуктивности  $i_3(t)$  и по напряжению на ёмкости  $u_C(t)$  представлены соответственно на рис. 4.5 и 4.6.





### 5. ТИПОВОЙ РАСЧЕТ №5

Типовой расчет соответствует разделу программы "Цепи с распределёнными параметрами". В нем исследуется однородная длинная линия без потерь в установившемся и переходном режимах.

Исходные данные контрольной работы определяются числом NABC,

где N – порядковый номер фамилии студента в журнале;

А – номер столбца из табл. 5.1;

В – номер строки из табл. 5.2;

С – номер схемы нагрузки из рис. 5.1.

Первичные параметры линии для всех вариантов одинаковы и равны:  $L_0 = 1,67~{\rm M\Gamma H/km};~C_0 = 6,67~{\rm H\Phi/km}.$ 

Входное напряжение линии определяется выражениями:

$$\begin{aligned} u_1 &= U_{1m} cos(\omega \cdot t) \ B \ \text{для пп.}2 - 4; \\ u_1 &= U_{1m} \ B \text{для пп.} \ 5 - 10, \\ \text{где} \quad U_{1m} &= 20(1 + N/2) \ B, \\ f &= 100(50 - N) \ \Gamma\text{ц.} \end{aligned}$$

Длина линии  $\ell = 5(N + 3)$  км.

В контрольной работе необходимо:

- 1. Рассчитать исходные данные работы согласно варианту задания и записать их.
- 2. Найти распределение действующих значений напряжения и тока вдоль линии, замкнутой на заданную нагрузку в установившемся режиме. Построить графики U(y), I(y).
- 3. Произвести расчёт установившегося режима в линии, заменив нагрузку волновым сопротивлением. Построить графики U(y), I(y).
- 4. Произвести расчёт установившегося значения в линии при отключенной нагрузке (режим холостого хода). Построить графики U(y), I(y).
- 5. Построить графики  $u_{\Pi}(x)$ ,  $i_{\Pi}(x)$  распределения падающих волн напряжения и тока в переходном режиме для момента, когда фронт падающих волн достигнет конца линии.
- 6. Определить законы изменения тока и напряжения нагрузки в переходном режиме. Построить графики  $u_{\rm H}(t)$ ,  $i_{\rm H}(t)$ .
- 7. Определить законы изменения отражённых волн напряжения и тока в сечении нагрузки. Построить графики  $u_0(t)$ ,  $i_0(t)$ .
- 8. Построить графики  $u_0(x)$ ,  $i_0(x)$  распределения напряжения и тока отражённой волны вдоль линии при переходном режиме для момента времени, когда фронт отражённой волны достигнет точки на расстоянии " $k\ell$ " от конца линии.
- 9. Построить графики u(x), i(x) распределения напряжения и тока вдоль линии при переходном режиме для момента времени, когда фронт отражённой волны достигнет точки на расстоянии " $k\ell$ " от конца линии.

10. Построить графики u(t), i(t) при переходном режиме для точки, находящейся на расстоянии " $k\ell$ " от конца линии.

Таблица 5.1

A	1	2	3	4	5
k	0,4	0,5	0,6	0,7	0,8
р	0,8	0,7	0,6	0,5	0,4

Таблица 5.2

В	r <sub>1</sub> , Ом	r <sub>2</sub> ,Ом	L, Гн	С, мкФ
1	200	300	0,1	0,12
2	250	400	0,08	0,08
3	350	500	0,06	0,06
4	400	200	0,05	0,07
5	500	400	0,04	0,05
6	200	400	0,1	0,15
7	350	200	0,08	0,1
8	450	300	0,06	0,08
9	700	300	0,05	0,06
0	500	700	0,04	0,04

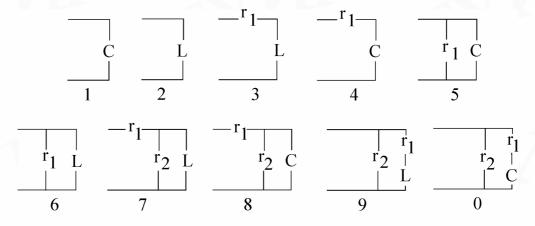


Рис. 5.1

Изобразим линию в виде, представленном на рис. 5.2,

где х - расстояние от начала линии до некоторого сечения;

у - расстояние от конца линии до этого же сечения;

и<sub>1</sub>- входное напряжение линии;

 $i_1$  - входной ток линии;

и 2 - напряжение в конце линии;

 $i_2$ -ток в конце линии.

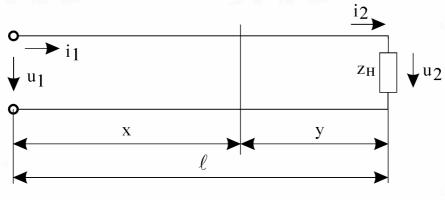


Рис. 5.2

### Пример выполнения типового расчета №5

1. Пусть номер варианта определяется числом 30357,

где N = 30 – порядковый номер фамилии студента в журнале;

A = 3 – номер столбца из табл. 5.1;

B = 5 - номер строки из табл. 5.2;

C = 7 - схема нагрузки 7 из рис. 5.1.

Тогда  $U_{1m} = 20(1 + N/2) = 20(1 + 30/2) = 320 B;$ 

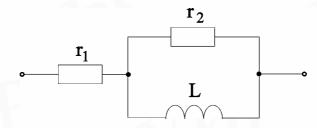
$$f = 100(50 - N) = 100(50 - 30) = 2000 \Gamma_{II}$$
;

$$\ell = 5(N+3) = 5(30+3) = 165$$
 km;

$$k = 0.6$$
;  $p = 0.6$ .

Параметры нагрузки:  $r_1 = 500\,$  Ом,  $r_2 = 400\,$  Ом,  $L = 0.04\,$  Гн.

Схема нагрузки приведена ниже



2. Найти распределение действующих значений напряжения и тока вдоль линии, замкнутой на заданную нагрузку в установившемся режиме. Построить графики U(y), I(y).

Напряжение и ток в произвольном сечении линии без потерь, находящемся на расстоянии "y" от конца линии, описываются выражениями:

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{U}}(\mathbf{y}) = \dot{\mathbf{U}}_2 \cos\beta \mathbf{y} + \mathbf{j} \mathbf{Z}_{\mathbf{B}} \dot{\mathbf{I}}_2 \sin\beta \mathbf{y}, \\ \dot{\mathbf{I}}(\mathbf{y}) = \mathbf{j} (\dot{\mathbf{U}}_2 / \mathbf{Z}_{\mathbf{B}}) \sin\beta \mathbf{y} + \dot{\mathbf{I}}_2 \cos\beta \mathbf{y}, \end{cases}$$
(5.1)

где 
$$Z_B = \sqrt{L_0/C_0} = \sqrt{1,67 \cdot 10^{-3}/6,67 \cdot 10^{-9}} = 500 \text{ Ом};$$

$$\beta = \omega \sqrt{L_0 C_0} = 2\pi 2000 \sqrt{1,67 \cdot 10^{-3} 6,67 \cdot 10^{-9}} = 0,04187$$
 рад/км.

Преобразуем уравнения 5.1:

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{U}}(\mathbf{y}) = \dot{\mathbf{U}}_{2}(\cos\beta \,\mathbf{y} + \mathbf{j}(\mathbf{Z}_{\mathrm{B}}/\mathbf{Z}_{\mathrm{H}})\sin\beta \,\mathbf{y}), \\ \dot{\mathbf{I}}(\mathbf{y}) = \dot{\mathbf{I}}_{2}(\mathbf{j}(\mathbf{Z}_{\mathrm{H}}/\mathbf{Z}_{\mathrm{B}})\sin\beta \,\mathbf{y} + \cos\beta \,\mathbf{y}), \end{cases}$$
(5.2)

где  $Z_H = \dot{U}_2/\dot{I}_2$ .

Согласно варианту задания,

$$Z_{H} = r_{1} + \frac{r_{2} \cdot j\omega L}{r_{2} + j\omega L} = 500 + \frac{400 \cdot j2\pi \cdot 2000 \cdot 0,04}{400 + j2\pi \cdot 2000 \cdot 0,04} = 778,4e^{j15^{\circ}} \text{ Om}.$$

Полагая  $y = \ell$ , из первого уравнения (5.2) выразим напряжение  $\dot{U}_2$ :

$$\dot{\mathbf{U}}_{2} = \frac{\dot{\mathbf{U}}_{1}}{\cos\beta \ \ell + \mathbf{j}(\mathbf{Z}_{B}/\mathbf{Z}_{H})\sin\beta \ \ell}.$$

Подставляя численные значения, получим

$$\dot{\mathbf{U}}_{2} = \frac{(320/\sqrt{2})e^{\mathbf{j}90^{\circ}}}{\cos(0,04187\cdot165) + \mathbf{j}(500/778,4e^{\mathbf{j}15^{\circ}})\sin(0,04187\cdot165)} = 232e^{\mathbf{j}68^{\circ}} \text{ B.}$$

Тогда ток в конце линии определится выражением

$$\dot{I}_2 = \frac{\dot{U}_2}{Z_H} = \frac{232e^{j68^\circ}}{778.4e^{j15^\circ}} = 0,298e^{j53^\circ} A.$$

Комплексы действующих значений напряжения и тока в произвольном сечении линии, находящемся на расстоянии "у" от её конца, получим из уравнений (5.2) с учётом найденных значений  $\dot{\rm U}_2$  и  $\dot{\rm I}_2$ :

$$\dot{U}(y) = 232e^{j68^{\circ}} (\cos(0.04187y) + j(500/778.4e^{j15^{\circ}})\sin(0.04187y));$$

$$\dot{I}(y) = 0.298e^{j53^{\circ}} (j(778.4e^{j15^{\circ}}/500)\sin(0.04187y) + \cos(0.04187y)).$$

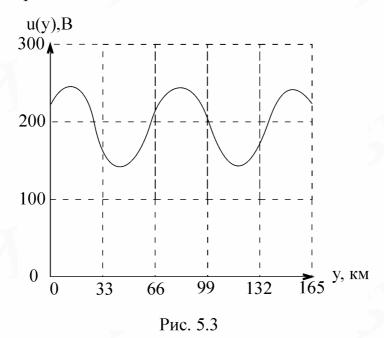
В комплексных выражениях  $\dot{U}(y)$  и  $\dot{I}(y)$  выделяем действительные и мнимые час-

$$\dot{U}(y) = \text{Re}[\dot{U}(y)] + j\text{Im}[\dot{U}(y)]; \quad \dot{I}(y) = \text{Re}[\dot{I}(y)] + j\text{Im}[\dot{I}(y)].$$

Модули действующих значений U(y) и I(y) напряжения и тока определятся выражениями :

$$U(y) = \sqrt{(Re[\dot{U}(y)])^2 + (Im[\dot{U}(y)])^2};$$
  
$$I(y) = \sqrt{(Re[\dot{I}(y)])^2 + (Im[\dot{I}(y)])^2}.$$

По выражениям U(y) и I(y) с учётом численных значений построены графики, представленные на рис. 5.3 и 5.4.

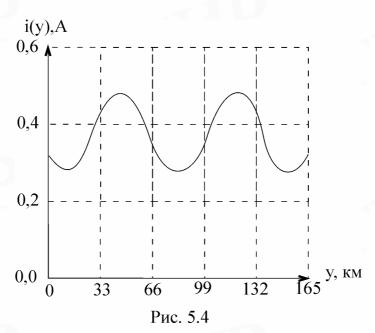


При выполнении этого пункта задания в контрольной работе необходимо привести окончательные выражения U(y) и I(y) для построения соответствующих графиков.

3. Произвести расчёт установившегося режима в линии, заменив нагрузку волновым сопротивлением. Построить графики U(y) и I(y).

Полагая  $Z_H = Z_B$ , из уравнений (5.2) получим

$$\dot{\mathbf{U}}(\mathbf{y}) = \dot{\mathbf{U}}_2(\cos\beta \mathbf{y} + \mathbf{j}\sin\beta \mathbf{y}) = \dot{\mathbf{U}}_2 e^{\mathbf{j}\beta \mathbf{y}};$$
$$\dot{\mathbf{I}}(\mathbf{y}) = \dot{\mathbf{I}}_2(\mathbf{j}\sin\beta \mathbf{y} + \cos\beta \mathbf{y}) = \dot{\mathbf{I}}_2 e^{\mathbf{j}\beta \mathbf{y}}.$$



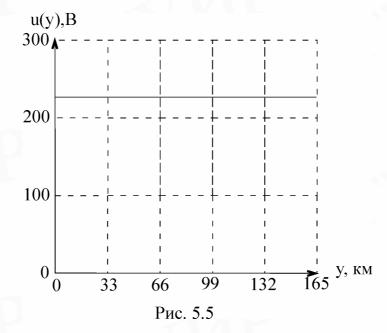
Модули действующих значений напряжения и тока в произвольном сечении линии не зависят от расстояния  $U(y) = U_2$ ;  $I(y) = I_2$ .

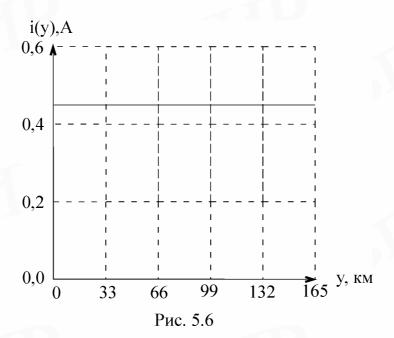
В линии имеет место режим бегущих волн. Напряжение и ток в произвольном сечении линии равны входным напряжению и току:

$$U(y) = U_{1m}/\sqrt{2} = 320/\sqrt{2} = 227 B;$$

$$I(y) = U_1/Z_B = 227/500 = 0,454 A.$$

Графики U(y) и I(y) представлены на рис. 5.5, 5.6.





4. Произвести расчёт установившегося режима в линии при отключённой нагрузке (режим холостого хода). Построить графики U(y) и I(y).

В режиме холостого хода ток  $I_2 = 0$ , тогда уравнения (5.1) запишутся в виде

$$\dot{\mathbf{U}}(\mathbf{y}) = \dot{\mathbf{U}}_2 \cos\beta \mathbf{y}$$
;

$$\dot{I}(y) = j(U_2/Z_B)\sin\beta y$$
.

Полагая в первом уравнении  $\,y=\ell\,$ , определим напряжение  $\,\dot{U}_2\,$ :

$$\dot{\mathbf{U}}_2 = \frac{\dot{\mathbf{U}}_1}{\cos\beta\,\ell} = \frac{227e^{j90^\circ}}{\cos(0.04187 \cdot 165)} = 280e^{j90^\circ}.$$

Комплексы действующих значений напряжения и тока в произвольном сечении линии на расстоянии "y" от её конца получим из последней системы уравнений с учётом найденного значения  $\dot{U}_2$ :

$$\dot{U}(y) = 280e^{j90^{\circ}} \cdot (\cos 0,04187y);$$

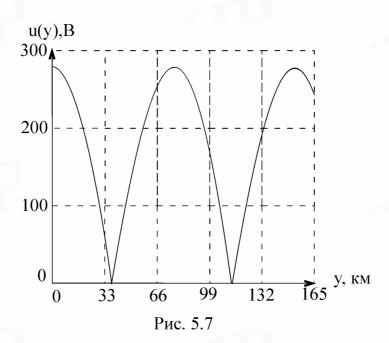
$$\dot{I}(y) = j(280e^{j90^{\circ}}/500)\sin(0,04187y)$$
.

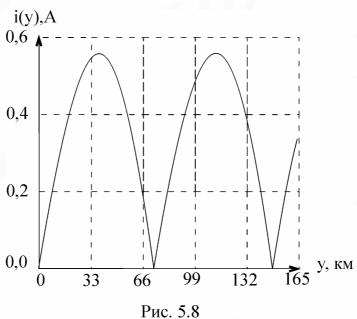
Из этих уравнений получим модули действующих значений напряжения и тока в произвольном сечении линии на расстоянии "y" от её конца:

$$U(y) = 280 |(\cos 0.04187y)|;$$

$$I(y) = 0.56 |\sin(0.04187y)|$$
.

Графики U(y) и I(y) представлены на рис. 5.7, 5.8.



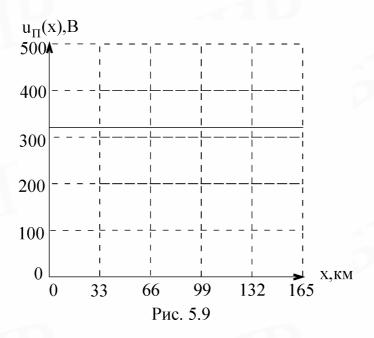


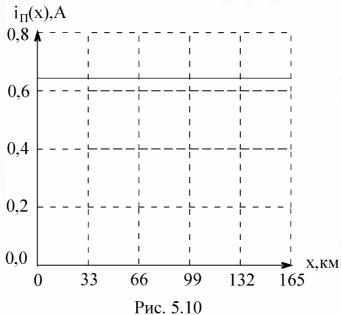
5. Построить графики  $u_{\Pi}(x)$ ,  $i_{\Pi}(x)$  распределения падающих волн напряжения и тока в переходном режиме для момента, когда фронт падающих волн достигнет конца линии.

К линии подключается источник постоянного напряжения  $U_1 = U_{1m} = 320~B$  . При этом возникают падающие волны напряжения и тока  $\ u_{\Pi}$  и  $i_{\Pi}$ , распространяющиеся вдоль линии с фазовой скоростью

$$V_{\Phi} = 1/\sqrt{L_0 C_0} = 1/\sqrt{1,67 \cdot 10^{-3} 6,67 \cdot 10^{-9}} = 3 \cdot 10^5 \text{ km/c}.$$

Величины напряжения и тока падающих волн равны  $u_{\Pi} = 320\,\mathrm{B};\ i_{\Pi} = u_{\Pi}/Z_{\mathrm{B}} = 320/500 = 0,64\,\mathrm{A}.$  Графики распределения падающих волн  $u_{\Pi}(x)$  и  $i_{\Pi}(x)$  представлены на рис. 5.9, 5.10.





6. Определить законы изменения тока и напряжения нагрузки в переходном режиме. Построить графики  $u_{\rm H}(t),\,i_{\rm H}(t)$ .

Эквивалентная схема цепи для расчёта переходного напряжения и тока в нагрузке линии представлена на рис.5.11.

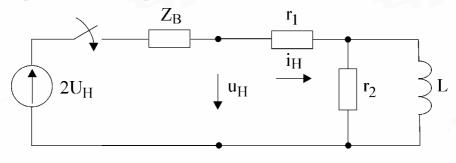


Рис. 5.11

Произведём расчёт  $u_{\rm H}(t)$  классическим методом. Решение найдём в виде сум-

мы принуждённой и свободной составляющих:

$$u_{H}(t) = u_{H\Pi p}(t) + u_{HCB}(t)$$
.

Определим принуждённую составляющую переходного напряжения на нагрузке

$$u_{Hnp} = \frac{2u_{\Pi}}{Z_B + r_1} r_1 = \frac{2 \cdot 320}{500 + 500} 500 = 320 \text{ B}.$$

Решая характеристическое уравнение цепи

$$Z(p) = pL + \frac{r_2(r_1 + Z_B)}{r_2 + r_1 + Z_B} = 0,$$

определим p = -7143, следовательно  $u_{HCB}(t) = Ae^{-7143t}$ 

Для определения постоянной интегрирования решение

$$u_{\rm H}(t) = 320 + Ae^{-7143t}$$

рассмотрим при  $t = 0 + : u_H(0+) = 320 + A$ .

Зависимые начальные условия  $u_H(0+)$  определим с учётом независимых начальных условий  $i_L(0-)=i_L(0+)=0$  :

$$u_{H}(0+) = \frac{2u_{\Pi}}{Z_{B} + r_{1} + r_{2}}(r_{1} + r_{2}) = \frac{2 \cdot 320}{500 + 500 + 400}(500 + 400) = 411 \text{ B},$$

тогда  $A = u_H(0+) - 320 = 411 - 320 = 91 B.$ 

Окончательно получим  $u_H(t) = 320 + 91e^{-7143t}$ . Аналогично определяем  $i_H(t) = 0.64 - 0.18e^{-7143t}$ .

Графики  $u_H(t)$  и  $i_H(t)$  представлены на рис. 5.12, 5.13.

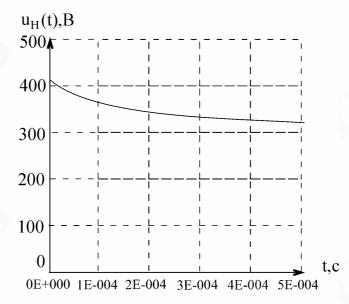


Рис. 5.12

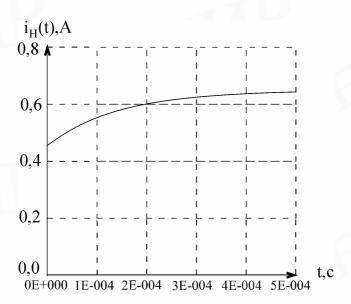


Рис. 5.13

7. Определить законы изменения отражённых волн напряжения и тока в сечении нагрузки. Построить графики  $\mathbf{u}_0(t)$ ,  $\mathbf{i}_0(t)$ .

Если сопротивление нагрузки линии не равно волновому сопротивлению, то возникают отражённые волны напряжения и тока. Напряжение и ток в любом сечении линии, в том числе и в сечении нагрузки, складываются соответственно из напряжения и тока падающей волны и напряжения и тока отражённой волны:

$$u = u_{\Pi} + u_{0}; \quad i = i_{\Pi} - i_{0}.$$

Для сечения нагрузки  $u_{\rm H}(t) = u_{\rm \Pi} + u_{\rm 0}(t)$ ;  $i_{\rm H}(t) = i_{\rm \Pi} - i_{\rm 0}(t)$ .

Из последних соотношений с учётом результатов пп.5, 6 получим

$$u_0(t) = u_H(t) - u_{\Pi} = 320 + 91e^{-7143t} - 320 = 91e^{-7143t};$$

$$i_0(t) = i_{\Pi} - i_{H}(t) = 0.64 - 0.64 + 0.18e^{-7143t} = 0.18e^{-7143t}$$
.

Графики  $u_0(t)$  и  $i_0(t)$  представлены на рис. 5.14, 5.15.

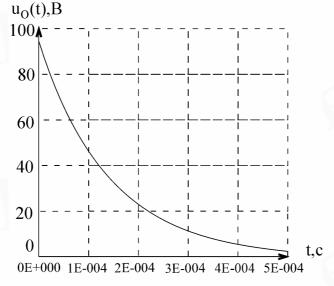


Рис. 5.14

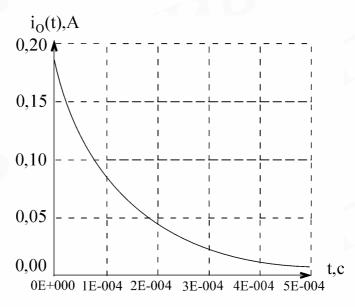
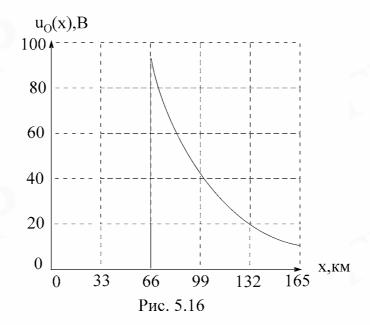


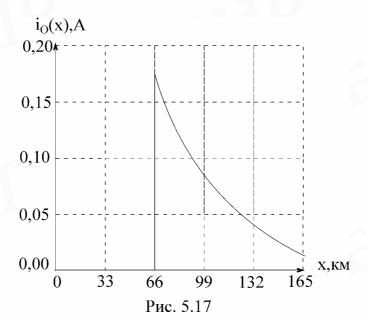
Рис. 5.15

8. Построить графики  $u_0(x)$ ,  $i_0(x)$  распределения напряжения и тока отражённой волны вдоль линии при переходном режиме для момента времени, когда фронт отражённой волны достигнет точки на расстоянии "k  $\ell$ " от конца линии.

Возникнув в сечении нагрузки, отражённые волны тока и напряжения распространяются к началу линии с фазовой скоростью. Точки, отстоящей от конца линии на  $k\ell=0,6\cdot 165=99\,$  км, фронт отражённой волны достигнет спустя время  $t=k\ell/V_{\varphi}=99/(3\cdot 10^5)=3,3\cdot 10^{-4}\,\mathrm{c}$ . Напряжение и ток отражённой волны в произвольном сечении линии из интервала  $[\ell-k\ell,\ell]=[66,165]\,$  км определяем по выражениям  $u_0(t)$  и  $i_0(t)$ , полученным в п.7, задаваясь значениями времени  $t=x/V_{\varphi}$ . При этом x принимает значения из диапазона  $[0,k\ell]=[0,99]$ .

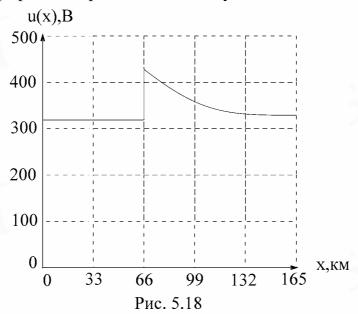
Графики  $u_0(x)$  и  $i_0(x)$  представлены на рис. 5.16, 5.17.



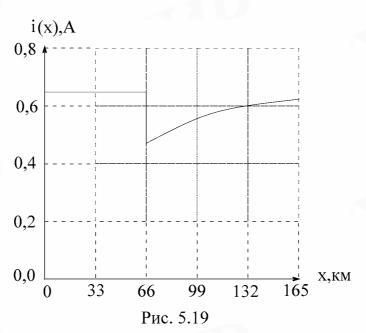


9. Построить графики u(x), i(x) распределения напряжения и тока вдоль линии при переходном режиме для момента времени, когда фронт отражённой волны достигнет точки на расстоянии " $k\ell$ " от конца линии.

Так как в произвольном сечении линии напряжение и ток складываются из падающих и отражённых волн  $u(x) = u_{\Pi} + u_{0}(x)$ ,  $i(x) = i_{\Pi} - i_{0}(x)$ , то соответствующие распределения, представленные на рис. 5.18, 5.19, получаются из графиков на рис. 5.9, 5.16 и из графиков на рис. 5.10 и 5.17 с учётом последних соотношений.



10. Построить графики u(t), i(t) при переходном режиме для точки, находящейся на расстоянии "р $\ell$ " от конца линии.



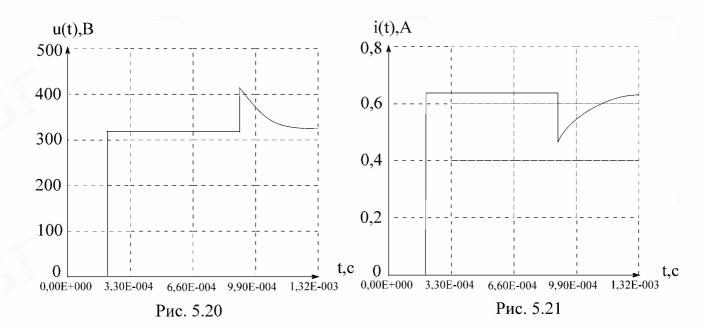
Падающие волны напряжения и тока, возникающие в линии при подключении источника напряжения, достигнут точки на расстоянии  $p\ell=0,6\cdot 165=99$  км от конца линии (или на расстоянии  $\ell-p\ell=165-0,6\cdot 165=66$  км от начала линии) спустя время

$$t_1 = (\ell - p\ell)/V_{\phi} = 66/(3 \cdot 10^5) = 2.2 \cdot 10^{-4} \text{ c.}$$

Далее падающие волны распространяются к нагрузке. Возникшие в сечении нагрузки отражённые волны достигают точки "р $\ell$ " спустя время

$$t_2 = t_1 + 2p\ell/V_\varphi = 2, 2\cdot 10^{-4} + 2\cdot 99/(3\cdot 10^5) = 9, 9\cdot 10^{-4} \ c.$$

После этого в точке " $p\ell$ " появляются отражённые волны, которые складываются с падающими. Закон изменения отражённых волн получен в п.7. Построенные с учётом изложенного графики u(t) и i(t) представлены на рис. 5.20, 5.21.



### ЛИТЕРАТУРА

- 1. Шебес М.Р., Каблукова М.В. Задачник по теории линейных электрических цепей. М.: Высш. шк., 1991.
- 2. Зевеке Г.В., Ионкин П.А., Нетушил А.В., Страхов С.В. Основы теории цепей. М.: Энергоатомиздат, 1989.
- 3. Сборник задач по электротехнике и основам электроники / Под ред. В.Г. Герасимова. М.: Высш. шк., 1987.
  - 4. Лосев А.К. Теория линейных электрических цепей. М.: Высш. шк., 1987.
- 5. Белецкий А.Ф. Теория линейных электрических цепей. М.: Радио и связь, 1986.
  - 6. Атабеков Г.И. Теоретические основы электротехники.-М.: Энергия, 1978.

### Учебное издание

#### ЭЛЕКТРОТЕХНИКА С ОСНОВАМИ ЭНЕРГОСБЕРЕЖЕНИЯ

Методические указания к выполнению типовых расчётов и самостоятельной работы для студентов специальностей 53 01 03 «Автоматическое управление в технических системах», 53 01 02 «Автоматизированные системы обработки информации», 40 03 01 «Искусственный интеллект» всех форм обучения

Авторы-составители: Шмаков Михаил Сергеевич, Брилевский Юрий Альбертович, Коваленко Валентин Максимович и др.

Редактор Н.А. Бебель Корректор Е.Н. Батурчик

Подписано в печать 19.11.2004. Гарнитура «Таймс».

Уч.-изд. л. 4,0.

Формат 60х84 1/16. Печать ризографическая. Тираж 200 экз.

Бумага офсетная. Усл. печ. л. 4,53. Заказ 155.

Издатель и полиграфическое исполнение: Учреждение образования «Белорусский государственный университет информатики и радиоэлектроники» Лицензия на осуществление издательской деятельности №02330/0056964 от 01.04.2004. Лицензия на осуществление полиграфической деятельности №02330/0133108 от 30.04.2004. 220013, Минск, П. Бровки, 6