# Правительство Российской Федерации Федеральное государственное автономное образовательное учреждение

высшего образования «Национальный исследовательский университет «Высшая школа экономики»» Московский институт электроники и математики

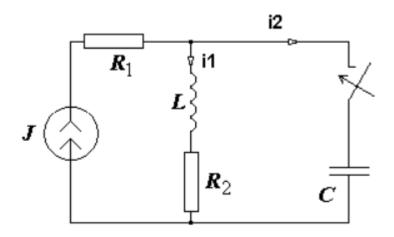
## Электротехника

Домашняя работа №2

Тема: Расчёт переходных процессов в электрических схемах

Выполнил: Студент группы БИВ205: Пардаев Азизбек Атамжон угли Вариант 17

Москва, 2022 год



### Найти:

- 1. Выражения для токов i1(t) и i2(t) классическим методом.
- 2. Практическую длительность переходного процесса, а в случае колебательного характера этого процесса также и период свободных колебаний и логарифмический декремент колебаний
- 3. Построить графики переходных процессов токов i1(t) и i2(t)
- 4. Рассчитать переходные процессы токов i1(t) и i2(t) с помощью программы моделирования электрических и электронных схем.

### Вариант 17

Дано: R1 = 40 Ом, R2 = 20 Ом, L = 20 мГн, C = 50 мк $\Phi$ , J = 10 А

#### Решение

1. Найдем принужденные составляющие искомых токов и напряжений. Это означает расчет установившегося режима в после коммутационной схеме. В ней действует постоянная ЭДС, значит, токи и напряжения будут постоянными, а следовательно, емкость представляет собой разрыв цепи (ток равен нулю), а индуктивность — короткое замыкание (напряжение равно нулю). Расчетная схема - на рис. 1.

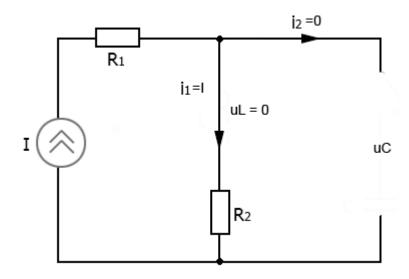


Рис.1.1 – Расчетная схема принужденной составляющей.

В этой схеме

$$i_{1 \text{ mp}} = J = 10 \text{ A};$$

$$i_{2 \text{ np}} = 0 \text{ A};$$

Определим общий вид свободных составляющих. Для этого составим характеристическое уравнение схемы, пользуясь методом входного сопротивления. Разорвем цепь в произвольном месте и запишем выражение входного сопротивления Z(p), считая индуктивность сопротивлением pL, а емкость 1/pC (рис.2).

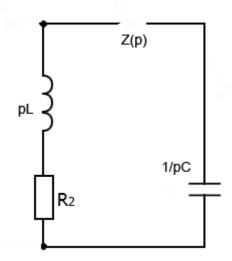


Рис. 2- Схема для расчета характеристического сопротивления.

$$Z(p) = R_2 + pL + \frac{1}{pC} = 0;$$

$$p^{2}L + R_{2}p + \frac{1}{C} = 0;$$

$$p^{2} + p \cdot \frac{R_{2}}{L} + \frac{1}{LC} = 0;$$

$$p^{2} + p \cdot \frac{20}{0.02} + \frac{1}{0.02 \cdot 50 \cdot 10^{-6}} = 0;$$

$$p^{2} + 1000p + 1000000 = 0;$$

$$D = b^{2} - 4ac = 1000^{2} - 4 \cdot 1 \cdot 10^{6} = -3000000;$$

$$p_{12} = \frac{-b \pm \sqrt{D}}{2a} = \frac{-1000 \pm j\sqrt{3000000}}{2} = -500 \pm j866 c^{-1} = \delta \pm j\omega;$$

Корни оказались комплексно-сопряженными, следовательно в цепи имеет место колебательный процесс.

Общий вид свободных составляющих в таком случае определяется формулой:

$$i_{\rm CB}(t) = Ae^{-\delta t}\sin(\omega t + \gamma)$$

здесь А,  $\gamma$  - константы интегрирования, определяемые по начальным условиям. Чтобы их найти, нужно знать  $i_{cs}(0)$  и  $i_{cs}^{\prime}(0)$  для каждого тока.

Анализ начальных условий.

Независимые начальные условия. Это те величины, которые подчиняются законом коммутации, то есть начальные значения тока через индуктивность и напряжения на емкости. В нашей схеме это  $i_L(0)$  и  $u_C(0)$ . В соответствии с законами коммутации обе эти величины не изменятся мгновенно, а значит в первый момент после коммутации (именно при t=0) остаются такими же, какими были в предшествующий коммутации момент. До коммутации напряжение на конденсаторе равно нулю  $u_C(0) = 0B$ , а ток через индуктивность:

$$i_L(0) = J = 10 \text{ A};$$
  
 $u_C(0) = 0 \text{ B};$ 

Зависимые начальные условия. Это все остальные необходимые для определения постоянных интегрирования величины в момент t=0, не попавшие в число независимых. Они определяются из уравнений Кирхгофа для схемы в момент t=0 после коммутации.

$$i_2(0) = J - i_L(0) = 10 - 10 = 0 \text{ A};$$
  
 $u_L(0) = u_C(0) - i_L(0)R_2 = 0 - 10 \cdot 20 = -200 \text{ B};$ 

Теперь прейдем к определению начальных значений производных искомых величин. Производные токов  $i_1^{'}(t)$  и  $i_2^{'}(t)$  найдем из уравнений Кирхгофа:

$$i'_{L}(0) = \frac{u_{L}(0)}{L} = -\frac{200}{0.02} = -10000 \frac{A}{c};$$

$$u'_{C}(0) = \frac{i_{2}(0)}{C} = \frac{0}{50 \cdot 10^{-6}} = 0 \frac{B}{c};$$

$$i'_{1}(0) = -\frac{u'_{C}(0)}{R_{1}} = -\frac{0}{40} = 0 \frac{A}{c};$$

$$i'_{2}(0) = J' - i'_{L}(0) = 0 + 10000 = 10000 \frac{A}{c};$$

Начальные значения свободных составляющих легко найти по формулам

$$i_{ce}(0) = i(0) - i_{np}$$
,

а начальные значения их производных  $i_{\it cs}^{'}(0)=i^{'}(0)$  , так как  $i_{\it np}^{'}=0$  .

Результаты анализа начальных условий и принужденные составляющих сведем в таблицу 1.

Таблица 1. – Начальные условия и принужденные составляющие.

$i_{1\pi\mathrm{p}} = 10A$	$i_1(0)$	$i_1'(0)$	$i_{1_{\mathrm{CB}}}(0) = 0A$	$i'_{1{\scriptscriptstyle \mathrm{CB}}}(0)$
	= 10 A	$=-10000\frac{A}{c}$		$= -10000 \frac{A}{c}$
$i_{2\pi p} = 0 A$	$i_2(0) = 0 A$	$i_2'(0)$	$i_{2cB}(0) = 0 A$	$i'_{2\scriptscriptstyle{\mathrm{CB}}}(0)$
		$= 10000 \frac{A}{c}$		$= 10000 \frac{A}{c}$

Вычислим постоянные интегрирования.

$$i_{CB}(t) = Ae^{-\delta t}\sin(\omega t + \gamma)$$

$$i'_{CB}(t) = -\delta Ae^{-\delta t}\sin(\omega t + \gamma) + A\omega e^{-\delta t}\cos(\omega t + \gamma)$$

$$i_{CB}(0) = A \cdot \sin(\gamma)$$

$$i'_{CB}(0) = -\delta A\sin(\gamma) + A\omega\cos(\gamma)$$

$$\gamma = arctg\left[\frac{\omega i_{CB}(0)}{i'_{CB}(0) + \delta i_{CB}(0)}\right]$$

$$A = \frac{i_{CB}(0)}{\sin(\gamma)}$$

Рассчитываем константы:

$$\begin{split} \gamma_{I1} &= arctg \left[ \frac{\omega i_{1_{\text{CB}}}(0)}{i_{1_{\text{CB}}}(0)' + \delta i_{1_{\text{CB}}}(0)} \right] = arctg \left( \frac{8663 \cdot 0}{-10000 + 500 \cdot 0} \right) = 0^{\circ} \\ A_{I1} &= \frac{i_{1_{\text{CB}}}(0)}{\sin(\gamma_{I1})} = \frac{0}{\sin(0^{\circ})} \end{split}$$

В этом уравнение и числитель и знаменатель дроби равны нулю, получаем неопределенность, что не позволяет вычислить А. Воспользуемся формулой производных:

$$i'_{CB}(0) = -\delta A \sin(\gamma) + A\omega \cos(\gamma)$$

$$i'_{CB}(0) = A\omega \cos(\gamma)$$

$$A_{I1} = \frac{i'_{1CB}(0)}{\omega \cdot \cos(\gamma_{I1})} = \frac{-10000}{866 \cdot \cos(0^{\circ})} = -11.55 A$$

$$\gamma_{I2} = arctg \left[ \frac{\omega i_{2cB}(0)}{i_{2cB}(0)' + \delta i_{2cB}(0)} \right] = arctg \left( \frac{866 \cdot 0}{10000 + 500 \cdot 0} \right) = 0^{\circ}$$

$$A_{I2} = \frac{i_{2cB}(0)}{\sin(\gamma_{I2})} = \frac{0}{\sin(0^{\circ})}$$

$$A_{I2} = \frac{i'_{2cB}(0)}{\omega \cdot \cos(\gamma_{I2})} = \frac{10000}{866 \cdot \cos(0^{\circ})} = 11.55 A$$

Запишем итоговые результаты:

$$i_1(t) = i_{1\pi p} + A_{I1}e^{-\delta t}\sin(\omega t + \gamma_{I1}) = 10 - 11.55e^{-500t}\sin(866t)$$
 A;  
 $i_2(t) = i_{2\pi p} + A_{I2}e^{-\delta t}\sin(\omega t + \gamma_{I2}) = 11.55e^{-500t}\sin(866t)$  A;

2. Определим временную постоянную переходного процесса:

$$\tau = \frac{1}{|\delta|} = \frac{1}{500} = 0.002 \text{ c}$$

Длительность переходного процесса примерно составляет  $5\tau$ :

$$T_{\text{nep}} = 5\tau = 5 \cdot 0.002 = 0.01 \text{ c};$$

Период затухающих колебаний составит:

$$T = \frac{2\pi}{\omega} = \frac{2\pi}{866} = 0.00726 c$$

Логарифмический декремент затухания равен:

$$\chi = \delta T = 500 \cdot 0.00726 = 3.63$$

3. Графики переходного процесса приведем на рис. 3.

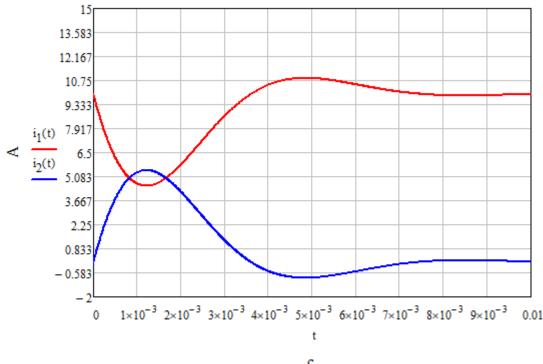
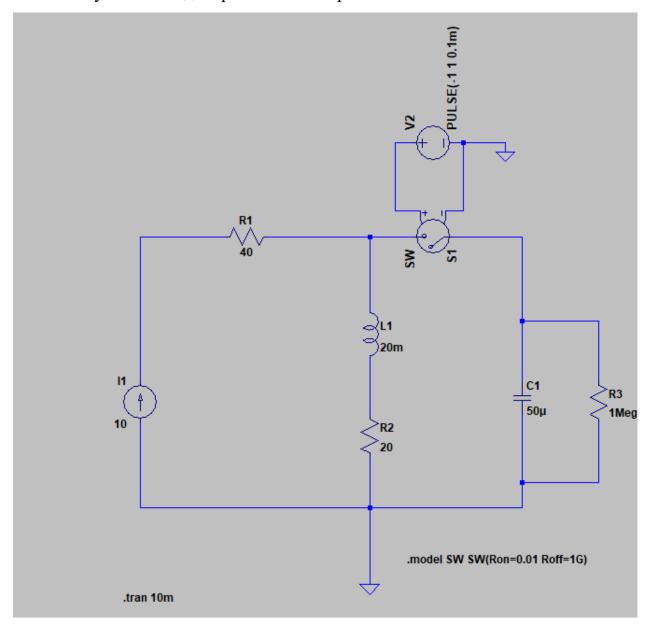
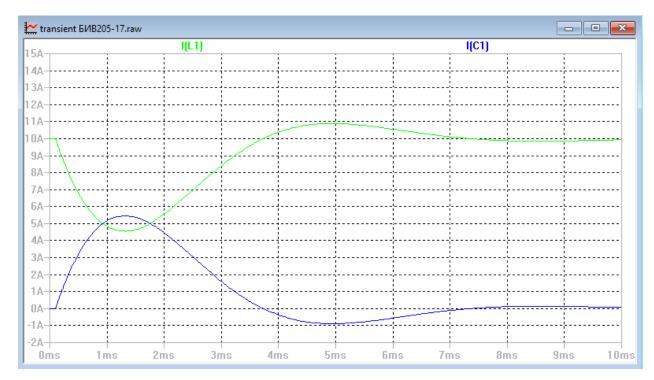


Рисунок 3. Графики искомых токов цепи во время переходного процесса

# 4. Результаты моделирования в LTSpice





Полученный график сходится с графиком из Mathcad, следовательно, вычисления проведены верно.

## Литература:

- 1. Бессонов Л.А. Теоретические основы электротехники. Электрические цепи.- М.: Высшая школа, 2006.
  - 2. Яворский Б.М., Детлаф А.А. Справочник по физике. М.: Наука, 1978.
- 3. Электротехника и электроника. Кн. 3. Электрические измерения и основы электроники. под ред. В.Г. Герасимова.–М.:Энергоатомиздат,1998.
- 4. Атабеков Г.И. Основы теории цепей: Учебник, 2-е изд., испр. СПб.: Изда- тельство «Лань», 2006.