Лекция 12 п/п

Ст. преподаватель Коваленко В. Е. кафедра ПрЭ, Томск 2021 г.

Тема: «Переходные процессы в линейных электрических цепях».

Изучаем операторный метод расчёта переходных процессом. Используем преобразование Лапласа. Рассматриваем порядок расчёта. Прямую и обратную задачи, которые надо выполнить при решение этим методом.

Сформулируем правила Кирхгофа, и закон Ома в операторной форме. Рассмотрим пример решения задачи этим методом.

Операторный метод

Алгоритм расчета переходного процесса операторным методом

Операторный метод — это метод расчёта переходных процессов в электрических цепях, основанный на переносе расчёта переходного процесса из области функций действительной переменной (времени t) в область функций комплексного переменного (либо операторной переменной), в которой дифференциальные уравнения преобразуются в алгебраические.

Преобразование функций действительного переменного в операторную функцию производится с помощью методов операционного исчисления.

Последовательность расчёта операторным методом:

1) Анализ цепи до коммутации и определение ННУ.

Нахождение токов в индуктивностях и напряжений на емкостях в моменты времени до коммутации и момент коммутации (t = -0, t = 0).

2) Составление операторной схемы замещения цепи после коммутации.

При ненулевых HHV в каждую ветвь с индуктивность включают источник ЭДС, равной $Li_L(0)$ и направленной по току, а в ветвь с емкостью включают ЭДС, равную $U_C(0)/p$ и направленную против тока ветви.

3) Определение операторных изображений.

Находят операторное изображение воздействия и по рассчитанной операторной схеме выражают искомые величины.

4) Нахождение операторных характеристических корней.

Операторное характеристическое уравнение строят из приравнивания знаменателя операторного изображения искомой величины к нулю.

5) Определение оригиналов искомых функций.

Осуществляется обратная задача по теореме разложения.

Операторный метод позволяет производить расчёт сложных схем менее трудоёмко, чем классический метод.

Сущность операторного метода заключается в том, что функции f(t) вещественной переменной t, которую называют **оригиналом**, ставится в соответствие функция F(p) комплексной переменной $p = s + j\omega$, которую называют **изображением**. В результате этого производные и интегралы от оригиналов заменяются алгебраическими функциями от соответствующих изображений (дифференцирование заменяется умножением на оператор p, а интегрирование — делением на него), что в свою очередь определяет переход от системы интегро-дифференциальных уравнений к системе алгебраических уравнений относительно изображений искомых переменных. При решении этих уравнений находятся изображения и далее путем обратного перехода — оригиналы. Важнейшим моментом при этом в практическом плане является необходимость определения только независимых начальных условий, что существенно облегчает расчет переходных процессов в цепях высокого порядка по сравнению с классическим методом.

Изображение f(p) заданной функции f(t) определяется в соответствии с **прямым** преобразованием Лапласа:

$$F(p) = \int_{0}^{\infty} e^{-pt} f(t)dt \tag{1}$$

В сокращенной записи соответствие между изображением и оригиналом обозначается, как:

$$F(p) = f(t)$$
 или $F(p) = L\{f(t)\}$

Следует отметить, что если оригинал $f^{(t)}$ увеличивается с ростом t, то для сходимости интеграла (1) необходимо более быстрое убывание модуля e^{-St} . Функции, с которыми встречаются на практике при расчете переходных процессов, этому условию удовлетворяют.

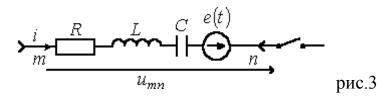
В качестве примера в табл. 1 приведены изображения некоторых характерных функций, часто встречающихся при анализе нестационарных режимов.

Изображения типовых функций

Оригинал $f(t)$	A	e ^{ct}	sin at	cos art	sh at	ch at
Изображение $F(p)$	$\frac{A}{p}$	$\frac{1}{p-\alpha}$	$\frac{\omega}{p^2 + \omega^2}$	$\frac{p}{p^2 + \omega^2}$	$\frac{\alpha}{p^2 - \alpha^2}$	$\frac{p}{p^2 - \alpha^2}$

Закон Ома в операторной форме

Пусть имеем некоторую ветвь от m до n (см. рис. 3), выделенную из цепи. Замыкание ключа во внешней цепи приводит к переходному процессу, при этом начальные условия для тока в ветви и напряжения на конденсаторе в общем случае ненулевые.



Для мгновенных значений переменных можно записать:

$$u_{mn}(t) = iR + L\frac{di}{dt} + \frac{1}{C} \int_{0}^{t} idt + u_{C}(0) - e(t)$$

Тогда на основании приведенных выше соотношений получим:

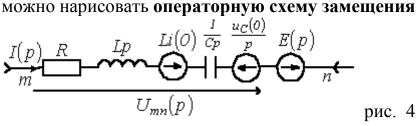
$$U_{mn}(p) = I(p)\left(R + Lp + \frac{I}{Cp}\right) - Li(O) + \frac{u_C(O)}{p} - E(p)$$

Отсюда

$$I(p) = \frac{U_{mn}(p) + Li(0) - \frac{u_C(0)}{p} + E(p)}{Z(p)},$$
(2)

 $Z(p) = R + Lp + \frac{l}{Cp}$ - операторное сопротивление рассматриваемого участка цепи. Следует обратить внимание, что операторное сопротивление Z(p) соответствует комплексному сопротивлению Z(p) ветви в цепи синусоидального тока при замене оператора р на Z(p) .

Уравнение (2) есть математическая запись закона Ома для участка цепи с источником ЭДС в операторной форме. В соответствии с ним для ветви на рис. 3 можно нарисовать **операторную схему замещения,** представленную на рис. 4.



Законы Кирхгофа в операторной форме

Первый закон Кирхгофа: алгебраическая сумма изображений токов, сходящихся в узле, равна нулю

$$\sum_{\kappa=I}^{n} I_{\kappa}(p) = 0$$

Второй закон Кирхгофа: алгебраическая сумма изображений ЭДС, действующих в контуре, равна алгебраической сумме изображений напряжений на пассивных элементах этого контура

$$\sum_{\kappa=1}^{m} E_{\kappa}(p) = \sum_{\kappa=1}^{m} U_{\kappa}(p)$$

При записи уравнений по второму закону Кирхгофа следует помнить о необходимости учета ненулевых начальных условий (если они имеют место). С их учетом последнее соотношение может быть переписано в развернутом виде.

$$\sum_{\kappa=1}^{m} \left(E_{\kappa}(p) + L_{\kappa} i_{\kappa}(0) - \frac{u_{C\kappa}(0)}{p} \right) = \sum_{\kappa=1}^{m} \left(R + Lp + \frac{1}{Cp} \right) I_{\kappa}(p)$$

В качестве примера запишем выражение для изображений токов в цепи на рис. 5 для двух случаев: 1 - $u_{\mathcal{C}}(0) = 0$; 2 _ $u_{\mathcal{C}}(0) \neq 0$

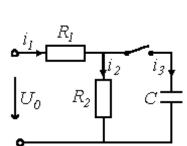


Рис. 5

В первом случае в соответствии с законом Ома

$$I_{I}(p) = \frac{U_{0}(p)}{R_{1} + \frac{1}{Cp}} = \frac{U_{0}(l + R_{2}Cp)}{p(R_{1}R_{2}Cp + R_{1} + R_{2})}$$

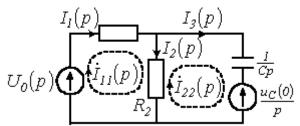
Тогда

$$I_2(p) = I_1(p) \frac{1}{R_2 C p + 1} = \frac{U_0}{p(R_1 R_2 C p + R_1 + R_2)}$$

И

$$I_3(p) = I_1(p) \frac{R_2 C p}{R_2 C p + 1} = \frac{U_0 R_2 C}{R_1 R_2 C p + R_1 + R_2}$$

Во втором случае, т.е. при $u_{\mathcal{C}}(0) \neq 0$, для цепи на рис. 5 следует составить операторную схему замещения, которая приведена на рис. 6. Изображения токов в



ней могут быть определены любым методом расчета линейных цепей, например, методом контурных токов:

рис. 6

$$I_{II}(p)(R_1 + R_2) - I_{22}(p)R_2 = \frac{U_0}{p};$$

$$-I_{II}(p)R_2 + I_{22}\left(R_2 + \frac{I}{Cp}\right) = -\frac{u_C(O)}{p},$$

откуда $I_I(p) = I_{II}(p)$; $I_2(p) = I_{II}(p) - I_{22}(p)$ и $I_3(p) = I_{22}(p)$.

Переход от изображений к оригиналам

Переход от изображения искомой величины к оригиналу может быть осуществлен следующими способами:

1. Посредством обратного преобразования Лапласа

$$f(t) = \frac{1}{2\pi j} \int_{\sigma - j\infty}^{\sigma + j\infty} F(p) e^{pt} dp$$

которое представляет собой решение интегрального уравнения (1) и сокращенно записывается, как:

$$f(t) = L^{-1}\{F(p)\}$$

На практике этот способ применяется редко.

2. По таблицам соответствия между оригиналами и изображениями

В специальной литературе имеется достаточно большое число формул соответствия, охватывающих практически все задачи электротехники. Согласно данному способу необходимо получить изображение искомой величины в виде, соответствующем табличному, после чего выписать из таблицы выражение оригинала.

Например, для изображения тока в цепи на рис. 7 можно записать

$$U_0$$
 U_0
 U_0
 U_0
 U_0

$$I(p) = \frac{U_0(p)}{Z(p)} = \frac{U_0}{p(R+pL)} = \frac{U_0}{R} \left(\frac{1}{p} - \frac{1}{p + \frac{R}{L}} \right)$$

Тогда в соответствии с данными табл. 1

$$i(t) = \frac{U_0}{R} \left(1 - e^{-\frac{R}{L}t} \right)$$

что соответствует известному результату.

3. С использованием формулы разложения

Пусть изображение F(p) искомой переменной определяется отношением двух полиномов

$$F(p) = \frac{F_I(p)}{F_2(p)} = \frac{b_m p^m + b_{m-1} p^{m-1} + \dots b_I p + b_0}{a_n p^n + a_{n-1} p^{n-1} + \dots a_I p + a_0}$$

где m < n.

Это выражение может быть представлено в виде суммы простых дробей

$$F(p) = \frac{F_I(p)}{F_2(p)} = \sum_{\kappa=I}^n \frac{A_{\kappa}}{p - p_{\kappa}}$$
(3)

где p_{κ} - к-й корень уравнения $F_{2}(p) = 0$.

Для определения коэффициентов $^{A_{\kappa}}$ умножим левую и правую части соотношения (3) на ($^{p-p_{\kappa}}$):

$$(p - p_{\kappa}) \sum_{\substack{i=1 \\ i \neq k}}^{n} \frac{A}{p - p_{i}} + A_{\kappa} = \frac{F_{I}(p)(p - p_{\kappa})}{F_{2}(p)}$$

При $p \to p_{\kappa}$

$$A_{\kappa} = F_{I}(p_{\kappa}) \lim_{p \to p_{\kappa}} \frac{p - p_{\kappa}}{F_{2}(p)}$$

Рассматривая полученную неопределенность типа $^{O/O}$ по правилу Лопиталя, запишем

$$A_{\kappa} = F_{I}(p_{\kappa}) \lim_{p \to p_{\kappa}} \frac{\frac{d}{dp}(p - p_{\kappa})}{F_{2}'(p)} = \frac{F_{I}(p_{\kappa})}{F_{2}'(p_{\kappa})}$$

Таким образом,

$$F(p) = \frac{F_{I}(p)}{F_{2}(p)} = \sum_{\kappa=1}^{n} \frac{F_{I}(p_{\kappa})}{F_{2}'(p_{\kappa})} \frac{1}{p - p_{\kappa}}$$

$$\frac{F_I(p_\kappa)}{f_I(p_\kappa)}$$

Поскольку отношение $\frac{F_l(p_\kappa)}{F_2^{'}(p_\kappa)}$ есть постоянный коэффициент, то учитывая,

 $e^{at} = \frac{1}{p-\alpha}$, окончательно получаем

$$f(t) = \sum_{\kappa=1}^{n} \frac{F_I(p_\kappa)}{F_2(p_\kappa)} e^{p_\kappa t}$$
(4)

Соотношение (4) представляет собой формулу разложения. Если один из корней уравнения $F_2(p) = 0$ равен нулю, т.е. $F_2(p) = pF_3(p)$, то уравнение (4) сводится к виду

$$f(t) = \frac{F_{I}(O)}{F_{3}(O)} + \sum_{\kappa=1}^{n} \frac{F_{I}(p_{\kappa})}{p_{\kappa}F_{3}'(p_{\kappa})} e^{p_{\kappa}t}$$

В заключение раздела отметим, что для нахождения начального f(0) и конечного $f^{\left(\stackrel{\frown}{\infty} \right)}$ значений оригинала можно использовать **предельные** соотношения

$$f(O) = \lim_{p \to \infty} p F(p);$$

$$f(\infty) = \lim_{p \to 0} p F(p),$$

которые также могут служить для оценки правильности полученного изображения.

Расчеты операторным методом цепей с двумя реактивными элементами.

Ещё раз отметим- операторный метод отличается от классического переходом к операторной схеме замещения и определение постоянных интегрирования. При этом начальные значения находятся только для токов в индуктивностях и для напряжений на емкостях в момент коммутации.

- 1. В исследуемой схеме выбираем направления токов и напряжений, определяем начальные значения токов в индуктивностях и напряжений на емкостях до коммутации, т.е. ННУ.
- 2. По электрической схеме после коммутации составляется операторная. При этом в ветви, содержащие индуктивности и емкости, вводятся дополнительные ЭДС:

согласно с током
$$e_L = L \cdot i_L(0)$$
,

$$e_C = -\frac{U_C(\theta)}{p}.$$
 встречно с током

Если $i_L(0) = 0$, $U_c(0) = 0$, то эти величины в схему не включаются.

Рассмотрим применимо к схеме на рис. 8 а.

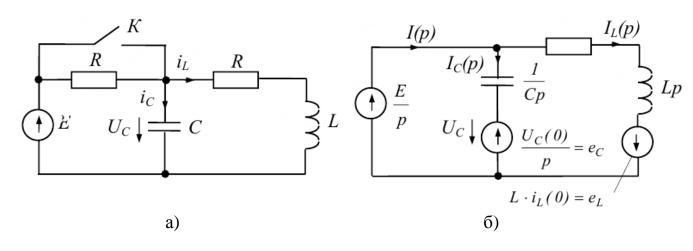


рис. 8

Для схемы на рис. 6 а известны параметры U=100 B, L=100 мГн, C=100 мкФ, $R=10 O_{M}$.

Определим для схемы до коммутации ННУ.

$$\begin{split} i_L(0) &= \frac{E}{2R} = \frac{100}{2 \cdot 10} = 5 \text{ A}, \quad e_L = L \cdot i_L(0) = 100 \cdot 10^{-3} \cdot 5 = 0,5 \text{ B}; \\ U_C(0) &= \frac{E}{2R} \cdot R = \frac{100}{2} = 50 \text{ B}. \end{split}$$

Составить операторную схему замещения она представлено на рис. 6 б. Напомним, что операторная схема замещения составляется для состояния электрической схемы после коммутации.

- 3. По операторной схеме замещения находятся операторные выражения исследуемых величин. При этом используется любой из известных в электротехнике метод: законов Кирхгофа, контурных токов, узловых потенциалов и др. Полученные выражения могут быть двух видов:
- а) с нулевым корнем, например

$$U_C(p) = \frac{A(p)}{p \cdot B(p)} = \frac{a_1 p + a_0}{p(b_2 p^2 + b_1 p + b_0)};$$
(5)

б) без нулевого корня, например

$$I_L(p) = \frac{A(p)}{B(p)} = \frac{a_1 p + a_0}{b_2 p^2 + b_1 p + b_0}.$$
 (6)

В обоих случаях характеристическое уравнение B(p) находится в знаменателе

$$B(p) = b_2 p^2 + b_1 p + b_0 = 0.$$
 (7)

4. Определяются корни характеристического уравнения

$$p_{1,2} = -\frac{b_1}{2b_2} \pm \sqrt{\frac{1}{4} \left(\frac{b_1}{b_2}\right)^2 - \frac{b_0}{b_2}}.$$
 (8)

- 5. Составляются формулы теоремы разложения для искомых переходных величин. Эти уравнения отличаются в зависимости от значения корней.
- а) Нет нулевого корня, остальные вещественные, разные, отрицательные.

$$X(t) = \frac{A(p_1)}{B'(p_1)} \cdot e^{p_1 t} + \frac{A(p_2)}{B'(p_2)} \cdot e^{p_2 t},$$
(9)

гле

$$A(p_1) = a_1 p_1 + a_0, \qquad A(p_2) = a_1 p_2 + a_0.$$

$$B'(p) = \frac{dB(p)}{dp} = 2b_2p + b_1;$$

$$B'(p_1) = 2b_2p_1 + b_1, \qquad B'(p_2) = 2b_2p_2 + b_1.$$

б) Есть нулевой корень, остальные вещественные, разные, отрицательные.

$$X(t) = \left[\frac{A(0)}{B(0)} = \frac{a_0}{b_0}\right] + \frac{A(p_l)}{p_l B'(p_l)} \cdot e^{p_l t} + \frac{A(p_2)}{p_2 B'(p_2)} \cdot e^{p_2 t}.$$

в) Нет нулевого корня, но другая пара - комплексные, сопряженные $p_{1,2} = -\delta `\pm j\omega$.

$$X(t) = 2Re \left| \frac{A(p_I)}{B'(p_I)} \right| e^{-\delta t} \cdot \sin(\omega t - \Theta),$$
(10)

$$\theta = arctg \left| \frac{\omega}{\delta} \right|, Re$$
 - отношение модулей. (11)

г) Есть нулевой корень при паре комплексных, сопряженных

$$X(t) = \frac{a_0}{b_0} + 2Re \left| \frac{A(p_1)}{p_1 B'(p_1)} \right| e^{-\delta t} \cdot \sin(\omega t - \Theta).$$
(12)

Решите задачу самостоятельно для цепи, рис. 8 а. операторным методом, получите зависимости $i_C(t)$ и $U_L(t)$ после коммутации.

Пример. Задано изображение в виде

$$F(p) = \frac{p+2}{p(p^2 + 5p + 4)}.$$

Обозначим $F_1(p) = p + 2$; $F_2(p) = p(p^2 + 5p + 4)$. При этом получим F(p) в виде (7.25). Найдем корни характеристического уравнения $F_2(p) = p(p^2 + + 5p + 4) = 0$.

$$p_1 = 0$$
; $p_2 = -1$; $p_3 = -4$.

При этом $F_1(p_1) = 2$; $F_1(p_2) = 1$; $F_1(p_3) = -2$.

Определим производную

$$F_2^{\epsilon}(p) = 3p^2 + 10p + 4.$$

Отсюда $F_2 \phi(p_1) = 4$; $F_2 \phi(p_2) = -3$; $F_2 \phi(p_3) = 12$. Воспользовавшись формулой (7.30), окончательно получим:

$$f\left(t\right) = \frac{F_{1}\left(p_{1}\right)}{F_{2}'\left(p_{1}\right)}e^{p_{1}t} + \frac{F_{1}\left(p_{2}\right)}{F_{2}'\left(p_{2}\right)}e^{p_{2}t} + \frac{F_{1}\left(p_{3}\right)}{F_{2}'\left(p_{3}\right)}e^{p_{2}t} = \frac{1}{2} - \frac{1}{3}e^{-t} - \frac{1}{6}e^{-4t}.$$

Учитывая, что среди корней характеристического уравнения $F_2(p)=0$ имеем один нулевой корень, при нахождении f(t) можно было воспользоваться и формулой (7.31). Действительно, если обозначим

$$F_3(p) = p^2 + 5p + 4$$

то получим

$$F(p) = \frac{F_1(p)}{pF_3(p)}.$$

Тогда корни уравнения $F_3(p)=0$ будут равны $p_1=-1$, $p_2=-4$. С учетом значений

$$F_3'(p) = 2p + 5$$
; $F_3'(p_1) = 3$; $F_3'(p_2) = -3$; $F_3(0) = 4$; $F_1(0) = 2$; $F_1(p_1) = 1$; $F_1(p_2) = -2$

согласно (7.31) окончательно получим

$$f\left(t\right) = \frac{F_{1}\left(0\right)}{F_{3}\left(0\right)} + \frac{F_{1}\left(p_{1}\right)}{p_{1}F_{3}'\left(p_{1}\right)}e^{p_{1}t} + \frac{F_{1}\left(p_{2}\right)}{p_{2}F_{3}'\left(p_{2}\right)}e^{p_{2}t} = \left(\frac{1}{2} - \frac{1}{3}e^{-t} - \frac{1}{6}e^{-4t}\right),$$

Задание к Лекции.

Самостоятельно решить задачу для схемы рис. 8 до конца.