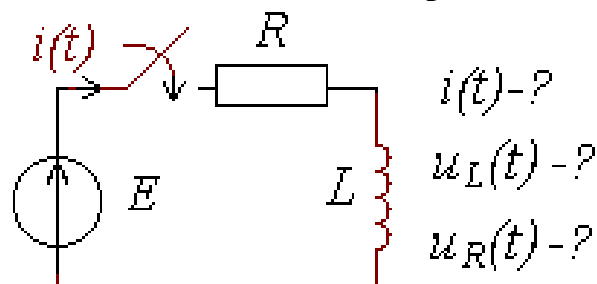


Классический метод анализа переходных процессов в линейных электрических цепях

Классический метод анализа переходных процессов в общем случае основан на составлении и решении системы линейных дифференциальных уравнений с постоянными коэффициентами, описывающих схему с n накопителями энергии после коммутации.

Рассмотрим несколько примеров анализа переходных процессов классическим методом в простейших цепях.

Включение RL – цепи под постоянное напряжение



1. Определяем начальные условия при $t = 0$ используя 1-ый закон коммутации

$$i(0) = 0$$

2. Составляем дифференциальное уравнение после коммутации для данной цепи.

По второму закону Кирхгофа можно записать

$$u_R + u_L = E$$

так как

$$u_R = Ri \quad \text{и} \quad u_L = L \frac{di}{dt}$$

то можно записать

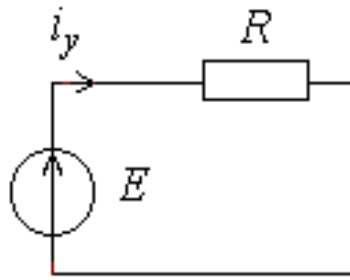
$$L \frac{di}{dt} + Ri = E \quad (1)$$

Мы получили неоднородное дифференциальное уравнение первого порядка с постоянными коэффициентами.

3. Решение данного уравнения находим как сумму установившейся i_y и свободной $i_{CB}(t)$ составляющих

$$i(t) = i_y + i_{CB}(t) \quad (2)$$

Установившийся режим в цепи после коммутации (при $t = \infty$) есть частное решение уравнения 1



$$i_y = E / R \quad (3)$$

Свободная составляющая есть общее решение однородного уравнения соответствующего уравнению (1),

$$L \frac{di_{CB}}{dt} + Ri_{CB} = 0 \quad (4)$$

решение, которого ищем в виде

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

постоянная p определяется из характеристического уравнения, соответствующего (4)

$$Lp + R = 0$$

откуда $p = -R/L$.

Таким образом

$$i_{CB}(t) = Ae^{-\frac{R}{L}t} \quad (5)$$

С учетом формул (2, 3 и 5) получим общее решение уравнения (1)

$$i(t) = \frac{E}{R} + Ae^{-\frac{R}{L}t} \quad (6)$$

постоянная A определяется из начального условия $i(0) = 0$

$$i(0) = 0 = \frac{E}{R} + A, \text{ откуда } A = -E/R$$

Следовательно, искомый ток с учетом (6) равен

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

Обозначим множитель в показателе степени

$$L/R = \tau$$

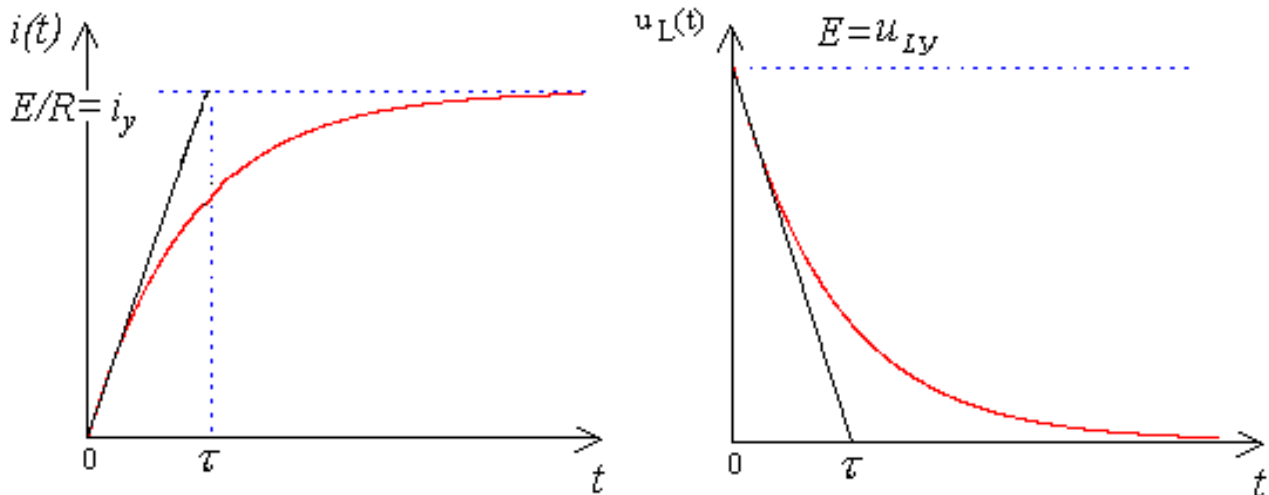
С учетом этого можно записать

$$i(t) = \frac{E}{R} (1 - e^{-\frac{t}{\tau}})$$

Напряжения на других участках цепи:

$$u_R(t) = Ri(t) = E(1 - e^{-\frac{t}{\tau}}) \quad u_L(t) = L \frac{di}{dt} = Ee^{-\frac{t}{\tau}}$$

Графики переходных величин - тока и напряжения на индуктивности приведены на рисунках.



На графиках показаны также установившиеся значения переходных величин, и касательные, проведенные к графикам в момент времени $t = 0$.

Величина τ , именуемая **постоянной времени цепи** равна времени, за которое сила тока или напряжение могли бы достичь своего установившегося значения, если бы скорости изменения этих величин di/dt или du_L/dt оставались неизменными и равными начальным значениям при $t = 0$.

Докажем это утверждение. Умножим начальную скорость $du_L(0)/dt$ на постоянную времени τ , и найдем, что спустя время τ после замыкания напряжение u_L достигнет своего значения

$$-\frac{du_L(0)}{dt} \tau = -\frac{d(Ee^{-\frac{t}{\tau}})}{dt} \tau = E$$

Знак «-» взят с учетом того, что угловой коэффициент касательной к графику $u_L = u_L(t)$ имеет отрицательное значение.

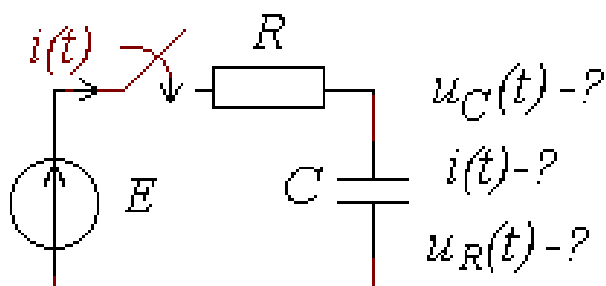
Таким образом, по графикам (осциллограммам) переходной величины можно определять постоянную времени цепи.

За время порядка $3\tau - 5\tau$ переходной процесс можно считать завершённым, так как переходная функция отличается не более чем на 10% от своего **установившегося значения**

$$\frac{u_L(3\tau)}{u_L(0)} \cdot 100\% = - = \frac{Ee^{-3}}{Ee^0} \cdot 100\% = \frac{1}{e^3} \approx 5\%$$

Таким образом, постоянная времени цепи характеризует время переходного процесса

Включение источника постоянного напряжения в RC – цепи (Зарядка конденсатора)



1. Определяем начальные условия при $t = 0$ используя 2-ой закон коммутации

$$u_C(0) = 0$$

2. Составляем дифференциальное уравнение после коммутации для данной цепи.

По второму закону Кирхгофа можно записать

$$u_R + u_C = E$$

так как

$$i = C \frac{du_C}{dt} \quad \text{то} \quad u_R = RC \frac{du_C}{dt}$$

то можно записать

$$RC \frac{du_C}{dt} + u_C = E$$

Решение данного уравнения находим как сумму установившейся i_y и свободной $i_{св}(t)$ составляющих

$$u_C(t) = u_{C_y} + u_{C_{св}}(t)$$

Установившийся режим в цепи после коммутации (при $t = \infty$) есть частное решение дифференциального уравнения

$$u_{C_y} = E$$

Свободная составляющая есть общее решение однородного уравнения

$$RC \frac{du_{C_{CB}}}{dt} + u_{C_{CB}} = 0$$

решение, которого ищем в виде

$$u_{C_{CB}}(t) = Ae^{pt}$$

где $p = -1/RC$ – корень характеристического уравнения

$$RCp + 1 = 0$$

Таким образом

$$u_{C_{CB}}(t) = Ae^{-\frac{t}{RC}}$$

общее решение

$$u_C(t) = E + Ae^{-\frac{t}{RC}}$$

постоянная A определяется из начального условия $u_C(0) = 0$

$$u_C(0) = 0 = E + A, \text{ откуда } A = -E$$

Следовательно, искомое напряжение равно

$$u_C(t) = E(1 - e^{-\frac{t}{RC}})$$

Обозначим множитель в показателе степени

$$RC = \tau$$

С учетом этого можно записать

$$u_C(t) = E(1 - e^{-\frac{t}{\tau}})$$

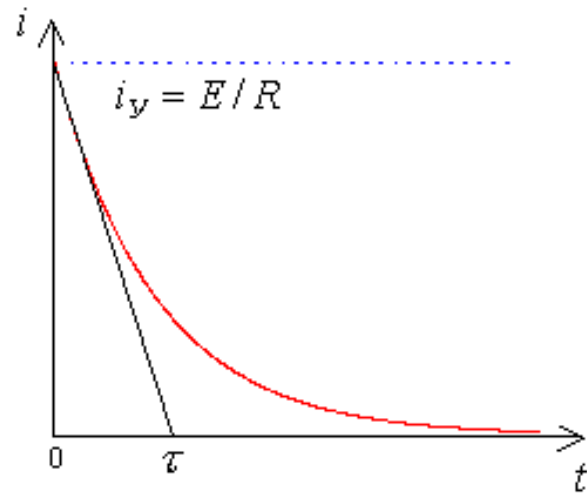
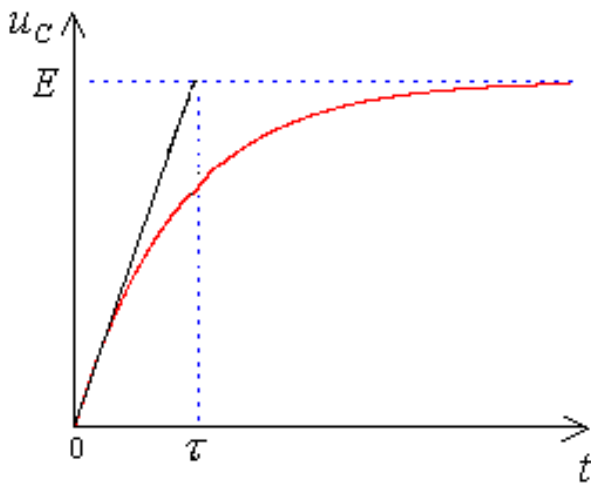
Сила тока

$$i = C \frac{du_C}{dt} = \frac{E}{R} e^{-\frac{t}{\tau}}$$

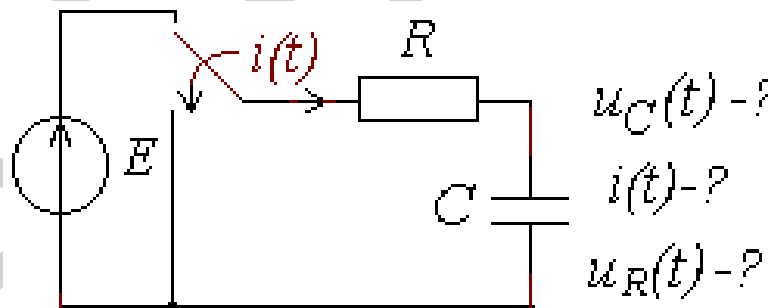
Напряжение на сопротивлении

$$u_R(t) = Ri = Ee^{-\frac{t}{\tau}}$$

Графики переходных величин - тока и напряжения на емкостном элементе приведены на рисунках.



Отключение источника постоянного напряжения в RC – цепи (разрядка конденсатора)



2. Определяем начальные условия при $t = 0$ используя 2-ой закон коммутации

$$u_C(0) = E$$

2. Составляем дифференциальное уравнение после коммутации для данной цепи.

$$RC \frac{du_C}{dt} + u_C = 0$$

3. Общее решение данного уравнения

$$u_C(t) = A e^{-\frac{t}{\tau}}$$

где $\tau = RC$

постоянная A определяется из начального условия

$$u_C(0) = E, \text{ следовательно } A = E$$

Искомое напряжение

$$u_C(t) = E e^{-\frac{t}{\tau}}$$

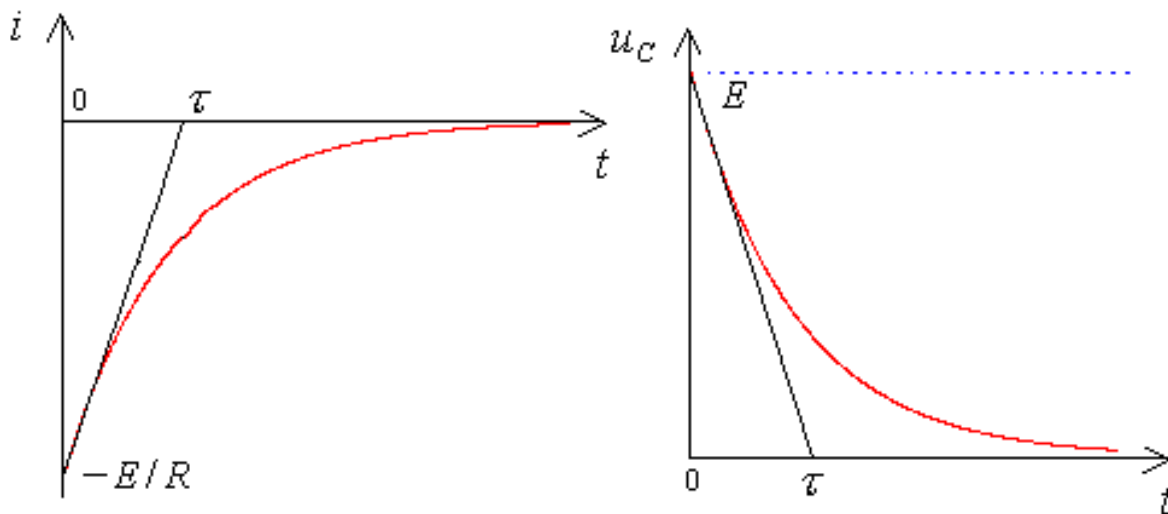
Сила тока

$$i = C \frac{du_C}{dt} = -\frac{E}{R} e^{-\frac{t}{\tau}}$$

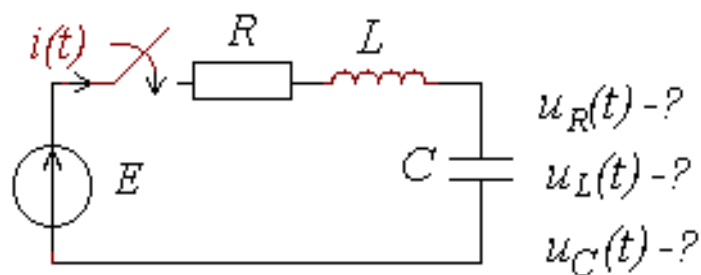
Напряжение на сопротивлении

$$u_R(t) = Ri = -E e^{-\frac{t}{\tau}}$$

Графики переходных величин - тока и напряжения на емкостном элементе приведены на рисунках.



Включение последовательной RLC – цепи под постоянное напряжение



1. Определяем начальные условия при $t = 0$

$$i(0) = 0 \quad u_C(0) = 0 \quad (2.2.38)$$

2. Составляем дифференциальное уравнение после коммутации для данной цепи.

По второму закону Кирхгофа можно записать

$$u_R + u_L + u_C = E$$

или с учётом формул

$$u_L = L \frac{di}{dt} = LC \frac{d^2 u_C}{dt^2} \quad \text{и} \quad u_R = RC \frac{du_C}{dt} \quad \text{или}$$

$$LC \frac{d^2 u_C}{dt^2} + RC \frac{du_C}{dt} + u_C = E$$

Мы получили неоднородное дифференциальное уравнение второго порядка.

3. Общее решение данного однородного уравнения ищем в виде

$$u_C(t) = u_{CY} + A_1 e^{p_1 t} + A_2 e^{p_2 t}$$

где

$$u_{CY} = E \quad (\text{конденсатор заряжен}),$$

а постоянные p_1 и p_2 определяются из характеристического уравнения

$$LC \cdot p^2 + RC \cdot p + 1 = 0$$

его решение:

$$p_{1,2} = -\frac{R}{2L} \pm \sqrt{\frac{R^2}{4L^2} - \frac{1}{LC}}$$

Характер переходного процесса зависит от корней характеристического уравнения

(от соотношения $\frac{R^2}{4L^2}$ и $\frac{1}{LC}$ или от соотношения $\frac{R}{2L}$ и $\frac{1}{\sqrt{LC}}$).

А) $\frac{R}{2L} > \frac{1}{\sqrt{LC}}$ – корни вещественные, отрицательные разные:

В цепи имеет место **апериодический ПП**. Используя начальные условия, определим постоянные интегрирования

$$u_C(0) = E + A_1 + A_2 = 0$$

Возьмем производную от выражения (2.2.41) при $t = 0$.

$$C \frac{du_C(0)}{dt} = i(0) = A_1 p_1 + A_2 p_2 = 0$$

Из данной системы найдем

$$A_1 = E \frac{p_2}{p_1 - p_2} \quad \text{и} \quad A_2 = -E \frac{p_1}{p_1 - p_2}$$

После подстановок получим выражение для переходного напряжения ёмкости:

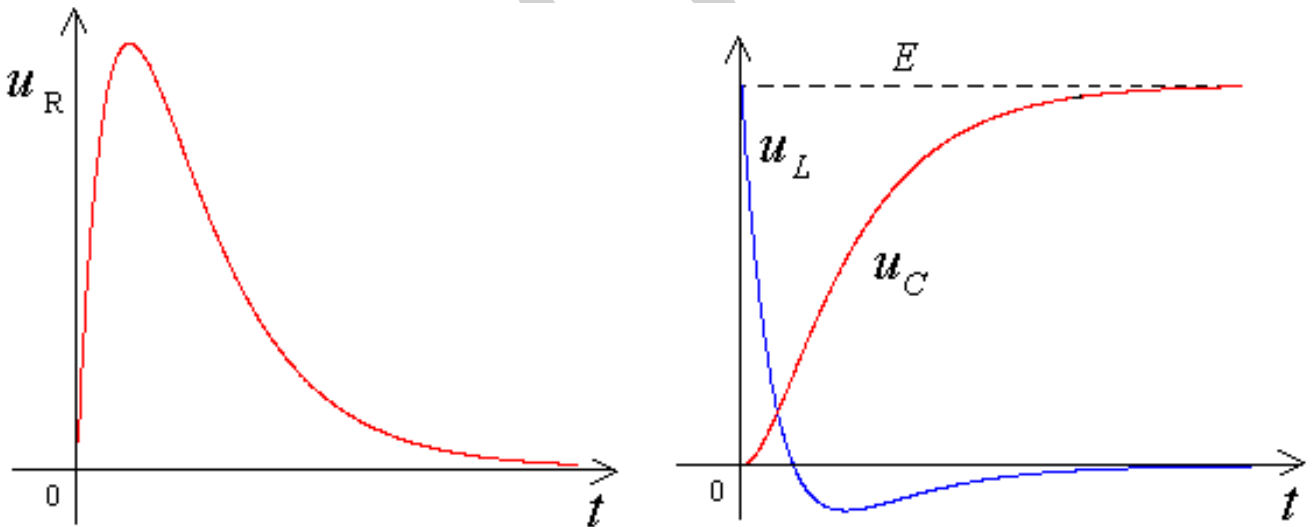
$$u_C(t) = E + \frac{E}{(p_1 - p_2)} (p_2 e^{p_1 t} - p_1 e^{p_2 t})$$

а напряжение на индуктивном и резистивном элементах:

$$u_R = RC \frac{du_C}{dt} = \frac{E \cdot R}{L(p_1 - p_2)} (e^{p_1 t} - e^{p_2 t})$$

$$u_L(t) = LC \frac{d^2 u_C}{dt^2} = \frac{E}{p_1 - p_2} (p_1 e^{p_1 t} - p_2 e^{p_2 t})$$

На рисунках приведены графики переходных величин



Б) $\frac{R}{2L} < \frac{1}{\sqrt{LC}}$ – корни комплексные сопряженные

$$p_{1,2} = -\frac{R}{2L} \pm j \sqrt{\frac{1}{LC} - \frac{R^2}{4L^2}} = -\alpha \pm j\omega_C$$

где $\alpha = \frac{R}{2L}$ - коэффициент затухания **ПП**, $\omega_c = \sqrt{\frac{1}{LC} - \frac{R^2}{4L^2}} = \sqrt{\omega_0^2 - \alpha^2}$ - угловая частота свободных (собственных) колебаний реального контура, $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ - собственная частота идеального контура ($R = 0$).

В цепи имеет место **колебательный ПП**, вследствие периодического преобразования энергии электрического поля емкостного элемента в энергию магнитного поля индуктивного элемента и наоборот.

С учётом формулы

$$p_{1,2} = -\alpha \pm j\omega_c$$

и соотношения Эйлера

$$e^{j\varphi} = \cos \varphi + j \sin \varphi$$

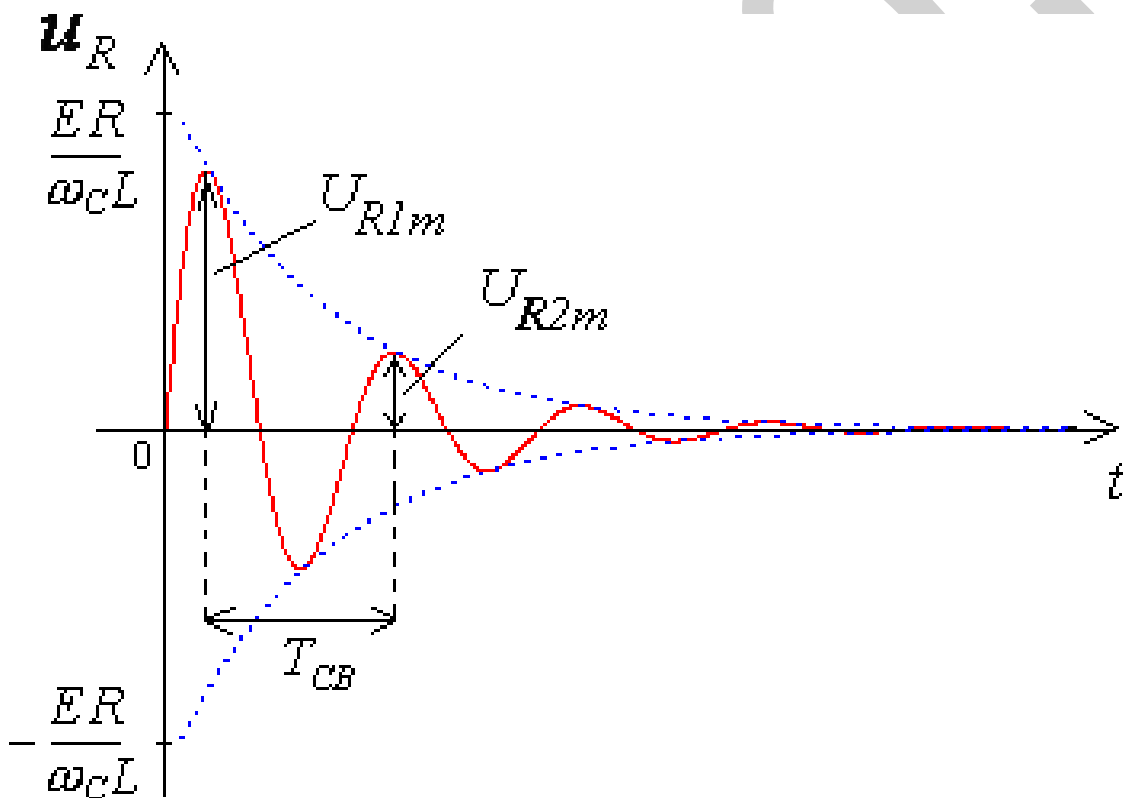
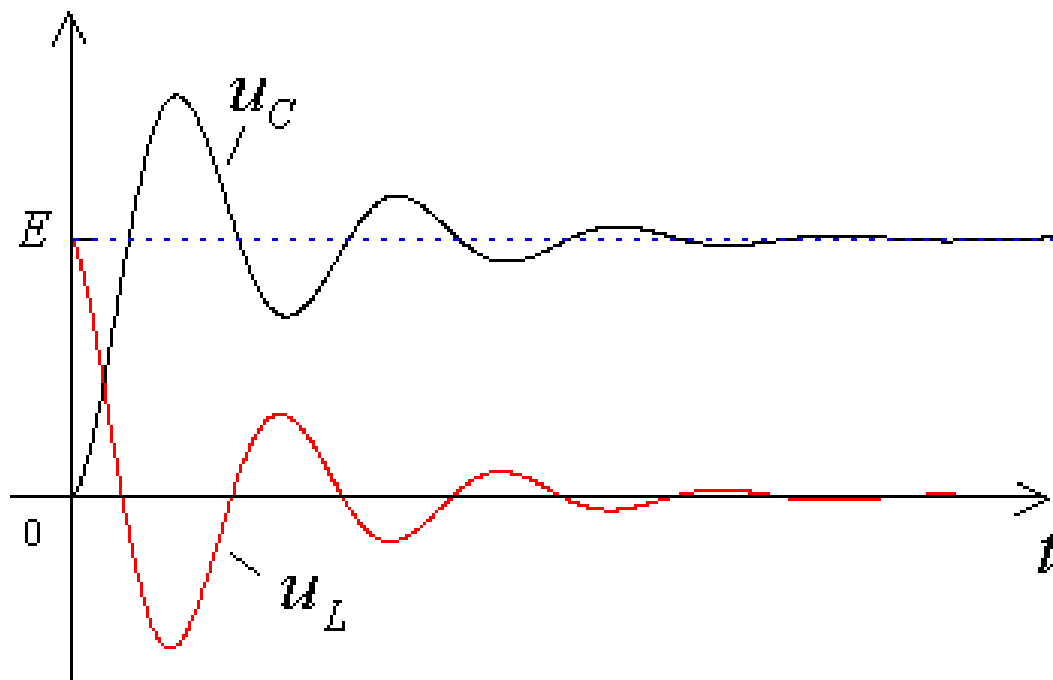
Получим:

$$u_C(t) = E + \frac{E}{(p_1 - p_2)} (p_2 e^{p_1 t} - p_1 e^{p_2 t}) \approx E(1 - e^{-\alpha t} \cos \omega_c t)$$

$$u_L(t) = E e^{-\alpha t} \left(\cos \omega_c t - \frac{\alpha}{\omega_c} \sin \omega_c t \right)$$

$$u_R = RC \frac{du_C}{dt} = \frac{ER}{\omega_c L} e^{-\alpha t} \sin \omega_c t$$

На рисунках приведены графики данных переходных величин



Периодом свободных колебаний называется величина $T_{CB} = \frac{2\pi}{\omega_c}$

Отношение амплитуд U_{1m}/U_{2m} отстоящих во времени на отрезок T_{CB} , носит название **декремента затухания**

$$\Delta = \frac{U_{1m}}{U_{2m}} = e^{\alpha T_{CB}}$$

Логарифмическим декрементом затухания называют величину

$$\Theta = \ln \Delta = \ln e^{\alpha T_{CB}} = \alpha T_{CB} = \frac{2\pi\alpha}{\omega_C}$$

Как видно из рисунка, за период T_{CB} , ток i_R затухает в $e^{\alpha T_{CB}}$ раз.

В) $\frac{R}{2L} = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ – корни равные, отрицательные: $p_1 = p_2 = p = -\frac{R}{2L}$

В цепи имеет место **предельный аperiodический ПП**.

Из условия $\frac{R}{2L} = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ определим критическое сопротивление, $R_{KP} = 2\sqrt{L/C}$

при котором имеет место данный ПП

Общее решение уравнения в этом случае ищем в виде:

$$u_C(t) = (A_1 + A_2 t) e^{pt}$$

Постоянные A_1 и A_2 определим также как и в предыдущих пунктах из начальных условий.

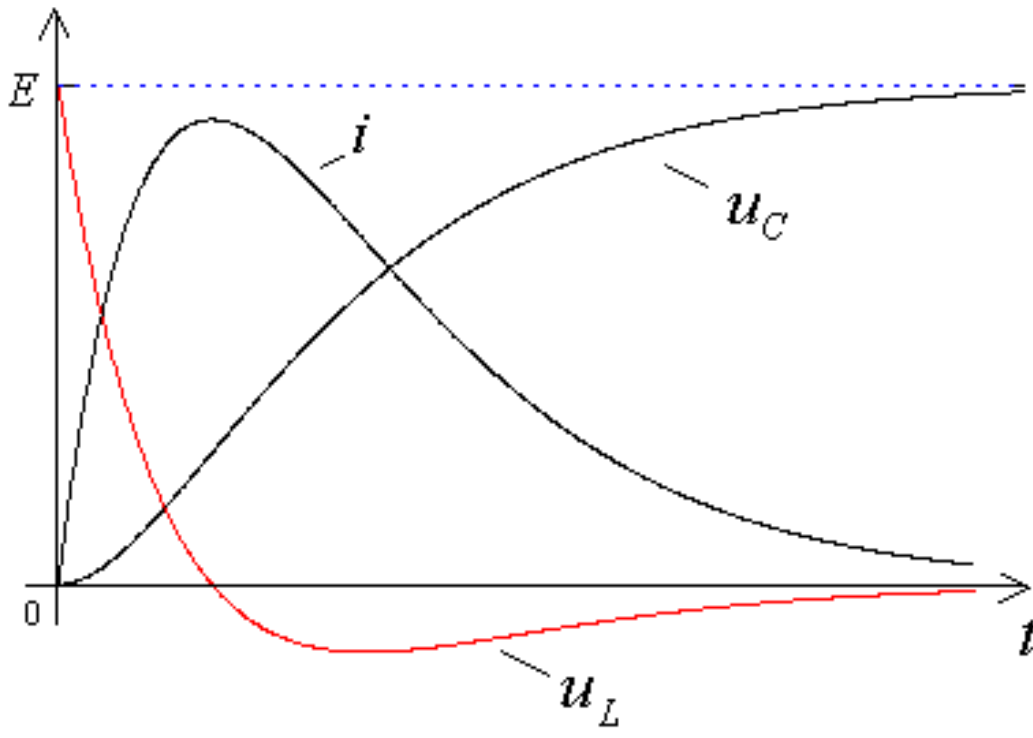
С учетом этого получим выражение для переходных величин

$$u_C(t) = \frac{E}{LC} e^{pt} \left(\frac{t}{p} - \frac{1}{p^2} \right) + E$$

$$u_R(t) = \frac{ER}{L} t e^{pt}$$

$$u_L(t) = E e^{pt} (1 + pt)$$

На рисунках приведены графики данных переходных величин:



toe100