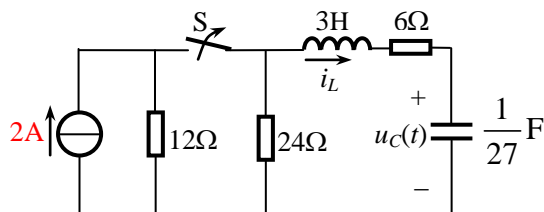


## 第 8 章 二阶电路

**8-1** 题图 8-1 所示电路换路前已达稳态,  $t=0$  时打开开关 S。求  $u_C(t)$  的零输入响应, 并定性画出其变化曲线。



题图 8-1

**解** 由换路前的稳态电路可得

$$u_C(0^-) = \frac{12 \times 24}{12 + 24} \times 2 = 16\text{V}, \quad i_L(0^-) = 0$$

根据换路定则, 有

$$u_C(0^+) = u_C(0^-) = 16\text{V}, \quad i_L(0^+) = i_L(0^-) = 0$$

由  $0^+$  电路可得

$$\left. \frac{du_C}{dt} \right|_{t=0^+} = \frac{1}{C} i_L(0^+) = 0$$

换路后关于  $u_C$  的微分方程为

$$LC \frac{d^2 u_C}{dt^2} + RC \frac{du_C}{dt} + u_C = 0$$

代入参数值, 整理得

$$\frac{d^2 u_C}{dt^2} + 10 \frac{du_C}{dt} + 9u_C = 0$$

上述方程对应的特征方程为

$$p^2 + 10p + 9 = 0$$

解得特征根为  $p_1 = -1$ ,  $p_2 = -9$ 。

$u_C$  的解答表达式为

$$u_C(t) = Ae^{-t} + Be^{-9t}$$

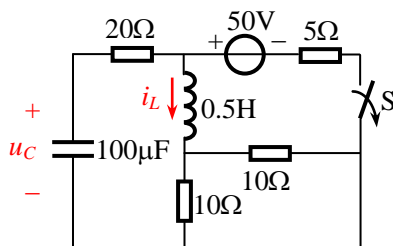
由起始值定参数, 有

$$\begin{cases} A+B=16 \\ -A-9B=0 \end{cases}$$

解得  $A=18$ ,  $B=-2$ 。所以

$$u_C(t) = 18e^{-t} - 2e^{-9t} \text{ V} \quad (t \geq 0)$$

**8-2** 题图 8-2 所示电路换路前已达稳态,  $t=0$  时打开开关 S。求  $u_C(t)$ , 并定性画出其变化曲线。



题图 8-2

**解** 由换路前的稳态电路可得

$$u_C(0^-) = \frac{10//10}{10//10+5} \times 50 = 25\text{V}, \quad i_L(0^-) = \frac{50}{10//10+5} = 5\text{A}$$

根据换路定则, 有

$$u_C(0^+) = u_C(0^-) = 25\text{V}, \quad i_L(0^+) = i_L(0^-) = 5\text{A}$$

由  $0^+$  电路可得

$$\left. \frac{du_C}{dt} \right|_{t=0^+} = -\frac{1}{C} i_L(0^+) = -\frac{1}{100 \times 10^{-6}} \times 5 = -5 \times 10^4 \text{ V/s}$$

换路后关于  $u_C$  的微分方程为

$$LC \frac{d^2 u_C}{dt^2} + RC \frac{du_C}{dt} + u_C = 0$$

代入参数值, 整理得

$$\frac{d^2 u_C}{dt^2} + 50 \frac{du_C}{dt} + 2 \times 10^4 u_C = 0$$

上述方程对应的特征方程为

$$p^2 + 50p + 2 \times 10^4 = 0$$

解得特征根为  $p_{1,2} = -25 \pm j139$ 。

$u_C$  的解答表达式为

$$u_C(t) = Ae^{-25t} \sin(139t + \theta)$$

由起始值定参数，有

$$\begin{cases} A \sin \theta = 25 \\ -25A \sin \theta + 139A \cos \theta = -5 \times 10^4 \end{cases}$$

解得  $\theta = 176^\circ$ ， $A = 358$ 。所以

$$u_C(t) = 358e^{-25t} \sin(139t + 176^\circ) \text{ V} \quad (t \geq 0)$$

$u_C(t)$  的定性变化曲线如题图 8-2(a)所示。

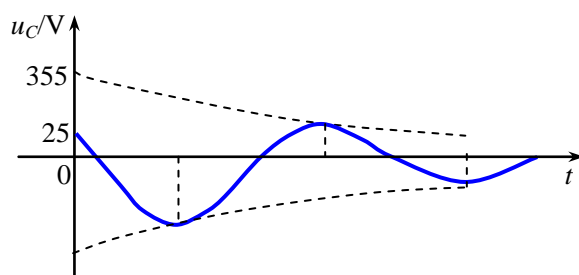
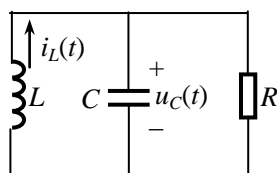


图 8-2(a)

**8-3** 题图 8-3 所示电路中电容无初始储能，电感中有初始电流  $i_L(0)=10\text{A}$ ，且  $L=7\text{H}$ ， $C=0.0238\text{F}$ 。求  $R$  在下列三种情况下的电容电压  $u_C(t)$ ：(1)  $R=6\Omega$ ；(2)  $R=8.575\Omega$ ；(3)  $R=14.85\Omega$ 。并分别定性画出三种情况下  $u_C(t)$  ( $t > 0$ ) 的变化曲线。



题图 8-3

**解**  $u_C(0^-) = 0$ ， $i_L(0^+) = 10\text{A}$ 。

$$\left. \frac{du_C}{dt} \right|_{t=0^+} = \frac{1}{C} \left[ i_L(0^+) - \frac{u_C(0^+)}{R} \right] = \frac{1}{0.0238} \times 10 = 420.2 \text{ V/s}$$

换路后关于  $u_C$  的微分方程为

$$\frac{d^2 u_C}{dt^2} + \frac{1}{RC} \frac{du_C}{dt} + \frac{1}{LC} u_C = 0$$

(1) 当  $R = 6\Omega$  时，代入参数值得

$$\frac{d^2 u_C}{dt^2} + 7.00 \frac{du_C}{dt} + 6.00 u_C = 0$$

上述方程对应的特征方程为

$$p^2 + 7.00p + 6.00 = 0$$

解得特征根为  $p_1 = -1.00$ ,  $p_2 = -6.00$ 。

$u_C$  的解答表达式为

$$u_C(t) = Ae^{-t} + Be^{-9t}$$

由起始值定参数, 有

$$\begin{cases} A + B = 0 \\ -1.00A - 6.00B = 420.2 \end{cases}$$

解得  $A = 84.0$ ,  $B = -84.0$ 。所以

$$u_C(t) = 84.0(e^{-1.00t} - 2e^{-6.00t}) \text{ V} \quad (t > 0)$$

(2) 当  $R = 8.575\Omega$  时, 特征根为  $p_1 = p_2 = -2.45$

$$u_C(t) = (A + Bt)e^{-2.45t}$$

由起始值定参数, 有

$$\begin{cases} A = 0 \\ B - 2.45A = 420.2 \end{cases}$$

解得  $A = 0$ ,  $B = 420$ 。所以

$$u_C(t) = 420te^{-2.45t} \text{ V} \quad (t > 0)$$

(3) 当  $R = 14.85\Omega$  时, 特征根为  $p_{1,2} = -1.42 \pm j2.00$

$$u_C(t) = Ke^{-1.415t} \sin(2.00t + \beta)$$

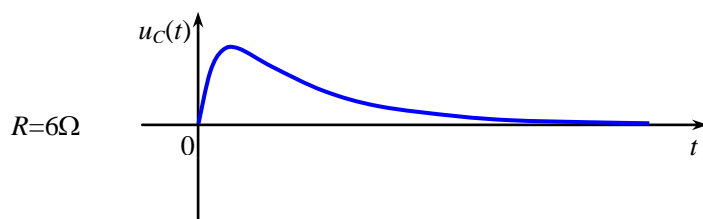
由起始值定参数, 有

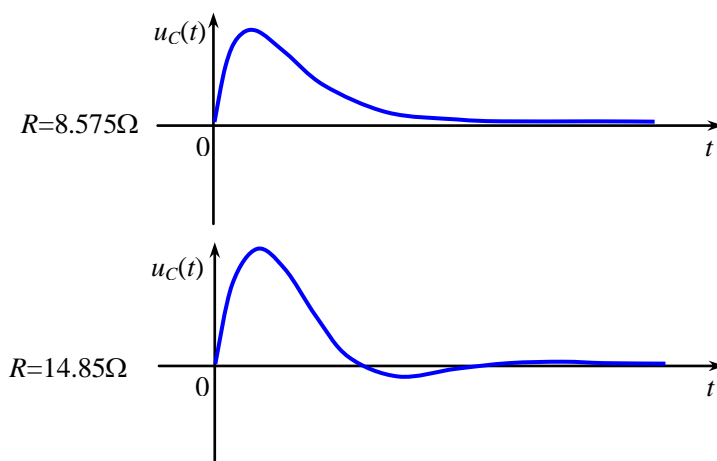
$$\begin{cases} K \sin \beta = 0 \\ -1.42K \sin \beta + 2.00K \cos \beta = 420.2 \end{cases}$$

解得  $K = 210$ ,  $\beta = 0$ 。所以

$$u_C(t) = 210e^{-1.415t} \sin 2.00t \text{ V} \quad (t > 0)$$

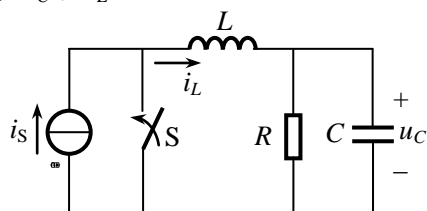
三种情况下的  $u_C(t)$  ( $t > 0$ ) 的定性变化曲线如图所示。





**说明：**上述定性波形参考了仿真结果。若要是振荡波形更明显，应将  $R$  的参数值再增大些。

**8-4** 题图 8-4 所示电路中，已知  $i_s=1\text{A}$ ， $R=100\Omega$ ， $L=2.083\text{H}$ ， $C=50\mu\text{F}$ ，换路前电路已达稳态， $t=0$  时闭合开关  $S$ 。求  $u_C$  和  $i_L$ 。



题图 8-4

**解** 由换路前稳态电路及换路定则，有

$$u_C(0^+) = u_C(0^-) = 100 \times 1 = 100\text{V}, \quad i_L(0^+) = i_L(0^-) = 1\text{A}$$

由  $0+$  电路可得

$$\left. \frac{du_C}{dt} \right|_{t=0^+} = \frac{1}{C} \left[ i_L(0^+) - \frac{u_C(0^+)}{R} \right] = \frac{1}{50 \times 10^{-6}} (1 - 1) = 0$$

换路后关于  $u_C$  的微分方程为

$$\frac{d^2 u_C}{dt^2} + \frac{1}{RC} \frac{du_C}{dt} + \frac{1}{LC} u_C = 0$$

代入参数值，将微分方程整理

$$\frac{d^2 u_C}{dt^2} + 200 \frac{du_C}{dt} + 9602 u_C = 0$$

上述方程对应的特征方程为

$$p^2 + 200p + 9602 = 0$$

解得特征根为  $p_1 = -80.0$ ， $p_2 = -120$ 。

$u_C$  的解答表达式为

$$u_C(t) = Ae^{-80.0t} + Be^{-120t}$$

由起始值定参数，有

$$\begin{cases} A + B = 100 \\ -80.0A - 120B = 0 \end{cases}$$

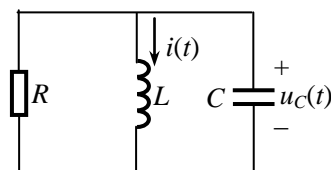
解得  $A = 300$ ， $B = -200$ 。所以

$$u_C(t) = 300e^{-80.0t} - 200e^{-120t} \text{ V} \quad (t \geq 0)$$

进而可导出

$$i_L(t) = C \frac{du_C}{dt} + \frac{u_C}{R} = 1.8e^{-80.0t} - 0.8e^{-120t} \text{ A} \quad (t \geq 0)$$

**8-5** 题图 8-5 所示电路中，已知电容初始储能为  $\frac{1}{30} \text{ J}$ ， $u_C$  的零输入响应为  $u_C(t) = 100e^{-600t} \cos 400t \text{ V}$  ( $t > 0$ )。求  $R$ 、 $L$ 、 $C$  和  $i(t)$ 。



题图 8-5

**解** 由电容初始储能和  $u_C$  的表达式可得

$$\frac{1}{30} = \frac{1}{2} C [u_C(0^+)]^2 = \frac{1}{2} C \times 100^2$$

可得

$$C = \frac{1}{15} \times 10^{-4} \text{ F} = 6.67 \mu\text{F}$$

关于  $u_C$  的微分方程为

$$\frac{d^2 u_C}{dt^2} + \frac{1}{RC} \frac{du_C}{dt} + \frac{1}{LC} u_C = 0$$

标准形式为

$$\frac{d^2 u_C}{dt^2} + 2\alpha \frac{du_C}{dt} + \omega_0^2 u_C = 0$$

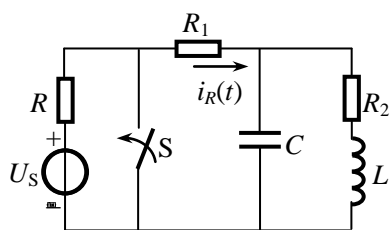
由  $u_C$  的零输入响应及标准方程可得

$$\begin{cases} \alpha = \frac{1}{2RC} = 600 \\ \omega = \sqrt{\omega_0^2 - \alpha^2} = \sqrt{\frac{1}{LC} - \left(\frac{1}{2RC}\right)^2} = 400 \end{cases}$$

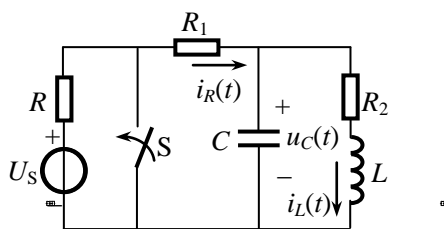
解上述方程可得  $R = 125\Omega$ ,  $L = 0.288\text{H}$ 。

$$\begin{aligned} i(t) &= -C \frac{du_C}{dt} - \frac{u_C}{R} \\ &= \left( \frac{6}{15} e^{-600t} \cos 400t + \frac{4}{15} e^{-600t} \sin 400t \right) - \frac{100}{125} e^{-600t} \cos 400t \text{ A} \\ &= -0.4e^{-600t} \cos 400t + 0.267e^{-600t} \sin 400t \text{ A} \end{aligned}$$

**8-6** 题图 8-6 所示电路中, 已知  $U_S=6\text{V}$ ,  $R=40\Omega$ ,  $R_1=R_2=10\Omega$ ,  $L=1\text{mH}$ ,  $C=1\mu\text{F}$ , 换路前电路已达稳态,  $t=0$  时闭合开关 S。求  $i_R(t)$ , 并定性画出其波形。



题图 8-6



题图 8-6(a)

**解** 电压、电流参考方向如题图 8-6(a)所示。由换路前的稳态电路及换路定则可得

$$u_C(0^+) = u_C(0^-) = \frac{R_2}{R + R_1 + R_2} \times U_S = \frac{10}{60} \times 6 = 1\text{V}$$

$$i_L(0^+) = i_L(0^-) = \frac{U_S}{R + R_1 + R_2} = 0.1\text{A}$$

由 0+ 电路可得

$$\left. \frac{du_C}{dt} \right|_{t=0^+} = \frac{1}{C} \left[ -i_L(0^+) - \frac{u_C(0^+)}{R_1} \right] = \frac{1}{10^{-6}} (-0.1 - 0.1) = -2 \times 10^5 \text{ V/s}$$

为方便计, 先求  $u_C$ , 再导出  $i_R$ 。列写开关 S 闭合后关于  $u_C$  的微分方程为

$$\frac{LC}{R_2} \frac{d^2 u_C}{dt^2} + \left( C + \frac{L}{R_1 R_2} \right) \frac{du_C}{dt} + \frac{2}{R_1} u_C = 0$$

代入参数, 并整理得

$$\frac{d^2 u_C}{dt^2} + 1.1 \times 10^5 \frac{du_C}{dt} + 2 \times 10^9 u_C = 0$$

特征方程为

$$p^2 + 1.1 \times 10^5 p + 2 \times 10^9 = 0$$

解得  $p_1 = -2.298 \times 10^4$ ,  $p_2 = -8.702 \times 10^4$ 。

$u_C$  的解答表达式为

$$u_C(t) = Ae^{-2.298 \times 10^4 t} + Be^{-8.702 \times 10^4 t}$$

由起始值定参数, 有

$$\begin{cases} A + B = 1 \\ -2.298 \times 10^4 A - 8.702 \times 10^4 B = -2 \times 10^5 \end{cases}$$

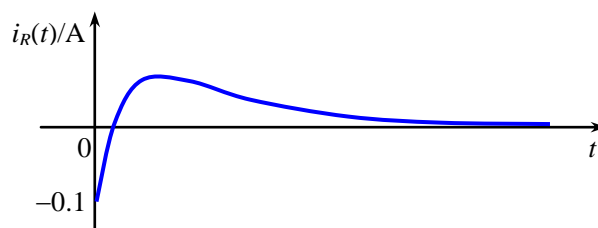
解得  $A = -1.765$ ,  $B = 2.765$ 。所以

$$u_C(t) = -1.765e^{-2.298 \times 10^4 t} + 2.765e^{-8.702 \times 10^4 t} \text{ V} \quad (t \geq 0)$$

进而可导出

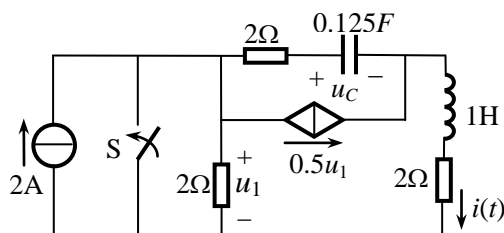
$$i_R(t) = -\frac{u_C}{R_1} = 0.177e^{-2.298 \times 10^4 t} - 0.277e^{-8.702 \times 10^4 t} \text{ A} \quad (t > 0)$$

$i_R(t)$  的定性波形如题图 8-6(b) 所示。



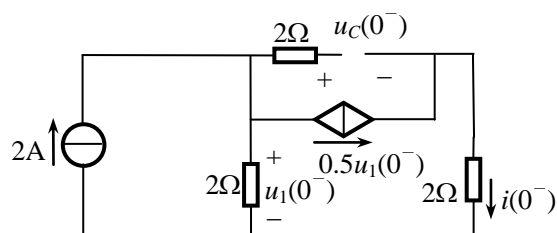
题图 8-6(b)

**8-7** 电路如题图 8-7 所示。换路前电路已达稳态, 在  $t=0$  时闭合开关 S。求换路后的  $i(t)$ 。



题图 8-7

**解**  $t=0^-$  时的稳态电路如题图 8-7(a) 所示。



题图 8-7(a)



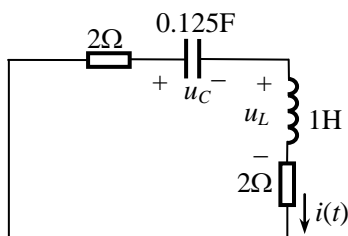
由  $0^-$  等效电路可解得

$$i(0^-) = 1\text{A}, \quad u_C(0^-) = 0$$

由换路定则, 有

$$i(0^+) = i(0^-) = 1\text{A}, \quad u_C(0^+) = u_C(0^-) = 0$$

换路后受控源为零, 等效电路如题图 8-7(b)所示。



题图 8-7(b)

由换路后的等效电路可得

$$u_L(0^+) = -4 \times i(0^+) = -4\text{V}$$

微分方程为

$$\frac{d^2 i}{dt^2} + 4 \frac{di}{dt} + 8i = 0$$

由其特征方程可得特征根为  $p_{1,2} = -2 \pm j2$ 。

解答形式为

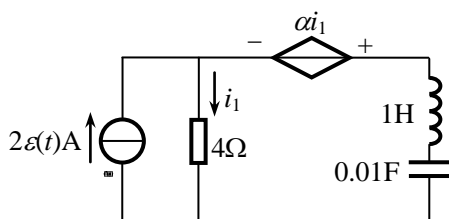
$$i(t) = e^{-2t} (A \sin 2t + B \cos 2t)$$

$$L \frac{di}{dt} = e^{-2t} [(-2A - 2B) \sin 2t + (2A - 2B) \cos 2t]$$

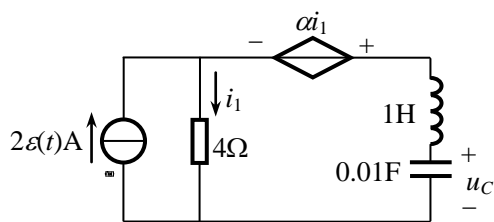
由起始条件, 可求得  $A = -1$ ,  $B = 1$ 。所以

$$\begin{aligned} i(t) &= e^{-2t} (-\sin 2t + \cos 2t) \text{ A} \\ &= \sqrt{2} e^{-2t} \cos(2t + 45^\circ) \text{ A} \end{aligned}$$

**8-8** 若要使题图 8-8 所示电路分别处于欠阻尼、临界阻尼和过阻尼状态, 试确定相应的  $\alpha$  的取值范围。



题图 8-8



题图 8-8(a)

**解法 1** 参考方向如题图 8-8(a)所示。直接列写以  $u_C$  为变量的微分方程:

$$\begin{cases} 0.01 \frac{du_C}{dt} = 2\varepsilon(t) - i_1 \\ 4i_1 = -\alpha i_1 + 0.01 \frac{d^2 u_C}{dt^2} + u_C \end{cases}$$

整理得

$$\frac{d^2 u_C}{dt^2} + (4 + \alpha) \frac{du_C}{dt} + 100u_C = 800\varepsilon(t) + 200\alpha$$

其特征方程为

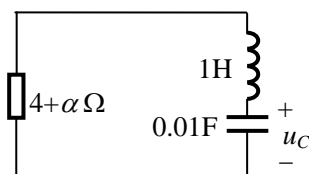
$$p^2 + (4 + \alpha)p + 100 = 0$$

特征根为

$$p_{1,2} = \frac{-(4 + \alpha) \pm \sqrt{(4 + \alpha)^2 - 400}}{2}$$

由此可知, 当  $\alpha > 16$  时, 为过阻尼; 当  $\alpha = 16$  时, 为临界阻尼; 当  $\alpha < 16$  时, 为欠阻尼。(设  $\alpha > 0$ )

**解法 2** 因线性非时变电路响应的性质与激励无关, 所以可仅考虑零输入情况, 对题图 8-8, 令独立电流源电流为零, 并对受控源等效变换, 可得题图 8-8(b)所示电路。



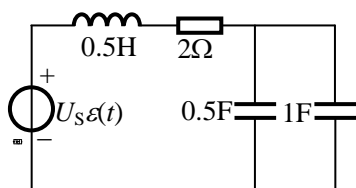
题图 8-8(b)

对题图 8-8(b)所示电路, 列写以  $u_C$  为变量的微分方程为

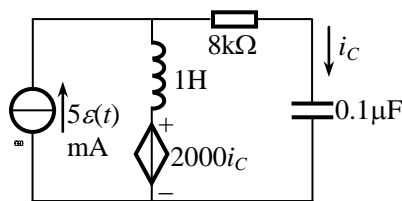
$$\frac{d^2 u_C}{dt^2} + (4 + \alpha) \frac{du_C}{dt} + 100u_C = 0$$

其余判断方法与解法 1 相同。

**8-9** 判断题图 8-9 所示电路的过渡过程性质, 若振荡则求出衰减系数  $\delta$  及振荡角频率  $\omega$ 。



题图 8-9(a)



题图 8-9 (b)

**解法 1** 直接列方程 (略)。

**解法 2** 因响应性质与激励无关, 可仅讨论零输入电路。

(a) 列方程:

$$0.5 \frac{di_L}{dt} + 2i_L + \frac{1}{1.5} \int i_L(t) dt = 0$$

$$LC \frac{d^2 u_C}{dt^2} + RC \frac{du_C}{dt} + u_C = 0$$

其特征方程为

$$0.5p^2 + 2p + \frac{1}{1.5} = 0, \text{ 即 } p^2 + 4p + \frac{4}{3} = 0$$

因  $4^2 - 4 \times \frac{4}{3} > 0$ , 所以过渡过程为过阻尼, 非振荡 (特征根为两个不等的负实根)。两个特征根分别为  $p_1 = -0.367$ ,  $p_2 = -3.633$  (不要求)。

(b) 方程为

$$8000i_C + \frac{1}{C} \int i_C dt = L \frac{d(0.005 - i_C)}{dt} + 2000i_C$$

整理得

$$LC \frac{d^2 i_C}{dt^2} + 6000C \frac{di_C}{dt} + i_C = 0$$

代入参数值, 其特征方程为

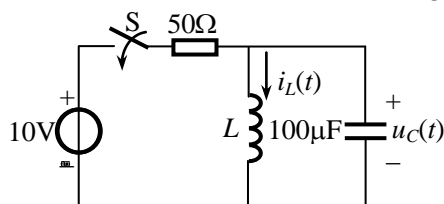
$$p^2 + 6000p + 10^7 = 0$$

因  $6000^2 - 4 \times (10^7)^2 < 0$ , 所以过渡过程为欠阻尼, 响应为振荡波形。特征根为

$$p_{1,2} = -3000 \pm j1000$$

即  $\alpha = 3000 \text{ s}^{-1}$ ,  $\omega = 1000 \text{ rad} \cdot \text{s}^{-1}$ 。

**8-10** 题图 8-10 所示电路换路前电路已达稳态, 储能元件无初始储能,  $t=0$  时闭合开关 S。求下列两种情况下的  $i_L(t)$ , 并定性画出其波形: (1)  $L = \frac{4}{3} \text{ H}$ ; (2)  $L = 0.1 \text{ H}$ 。



题图 8-10

**解** 换路后的电路方程如下:

$$\begin{cases} 50(i_L + C \frac{du_C}{dt}) + u_C = 10 \\ L \frac{di_L}{dt} = u_C \end{cases}$$

整理得

$$50LC \frac{d^2 i_L}{dt^2} + L \frac{di_L}{dt} + 50i_L = 0$$

特征方程为

$$p^2 + 200p + \frac{10^4}{L} = 0$$

(1) 当  $L = \frac{4}{3}\text{H}$  时, 特征根为  $p_1 = -50$ ,  $p_2 = -150$ 。解的形式为

$$i_L(t) = A_1 e^{-50t} + A_2 e^{-150t} + 0.2\text{A} \quad t \geq 0$$

初值为

$$i_L(0^+) = 0, \quad \left. \frac{di_L}{dt} \right|_{0^+} = \frac{1}{L} u_C(0^+) = 0$$

由初值定常数, 得

$$\begin{cases} A_1 + A_2 + 0.2 = 0 \\ -50A_1 - 150A_2 = 0 \end{cases}$$

解得  $A_1 = -0.3$ ,  $A_2 = 0.1$ 。所以解答为

$$i_L(t) = -0.3e^{-50t} + 0.1e^{-150t} + 0.2\text{A} \quad (t \geq 0)$$

$i_L(t)$  的定性波形如题图 8-10(a) 所示。

(2) 当  $L = 0.1\text{H}$  时, 特征根为  $p_{1,2} = -100 \pm j300$ 。解的形式为

$$i_L(t) = Ke^{-100t} \sin(300t + \beta) + 0.2$$

由初值定常数, 有

$$\begin{cases} K \sin \beta + 0.2 = 0 \\ \tan \beta = 3 \end{cases}$$

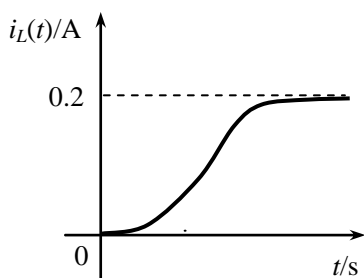
解得  $K = -0.211$ ,  $\beta = 71.56^\circ$ 。所以, 解答为

$$i_L(t) = -0.211e^{-100t} \sin(300t + 71.56^\circ) + 0.2\text{A} \quad (t \geq 0)$$

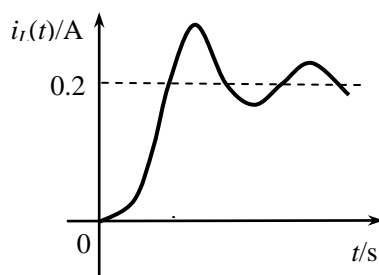
或

$$i_L(t) = e^{-100t} (-0.067 \sin 300t - 0.2 \cos 300t) + 0.2\text{A} \quad (t \geq 0)$$

$i_L(t)$  的定性波形如题图 8-10(b) 所示。

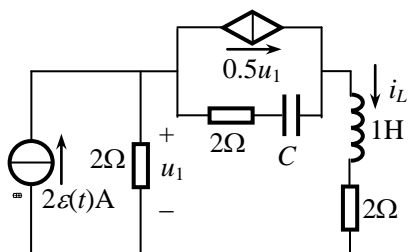


题图 8-10(a)



题图 8-10(b)

**8-11** 求题图 8-11 所示电路在下列三种情况下  $i_L(t)$  的零状态响应：(1)  $C=\frac{1}{6}\text{F}$ ；(2)  $C=\frac{1}{8}\text{F}$ ；(3)  $C=\frac{1}{16}\text{F}$ 。

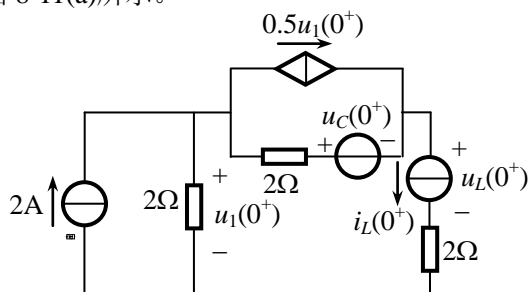


题图 8-11

**解** 由零状态及换路定则，有

$$i(0^+) = i(0^-) = 0, \quad u_C(0^+) = u_C(0^-) = 0$$

$0^+$ 等效电路如题图 8-11(a)所示。



题图 8-11(a)

由  $0^+$ 等效电路可求得

$$u_1(0^+) = 2 \times 2 = 4\text{V}$$

$$u_L(0^+) = 2 \times 0.5u_1(0^+) + u_1(0^+) = 8\text{V}$$

列方程：

$$\begin{cases} u_1 = 2(i_L - 0.5u_1) + \frac{1}{C} \int (i_L - 0.5u_1) dt + 1 \times \frac{di_L}{dt} + 2i_L \\ u_1 = 2(2 - i_L) \end{cases}$$

整理得

$$\frac{d^2 i_L}{dt^2} + 8 \frac{di_L}{dt} + \frac{2}{C} i_L = \frac{2}{C} \quad (t > 0)$$

特征方程为

$$p^2 + 8p + \frac{2}{C} = 0$$

特征根为

$$p_{1,2} = \frac{-8 \pm \sqrt{8^2 - 4 \times \frac{2}{C}}}{2} = -4 \pm \sqrt{16 - \frac{2}{C}}$$

(1) 当  $C = \frac{1}{6} \text{ F}$  时, 特征根为  $p_1 = -2$ ,  $p_2 = -6$ 。解的形式为

$$i_L(t) = 1 + A_1 e^{-2t} + A_2 e^{-6t}$$

由初值定常数, 有

$$\begin{cases} 1 + A_1 + A_2 = 0 \\ -2A_1 - 6A_2 = 8 \end{cases}$$

解得  $A_1 = 0.5$ ,  $A_2 = -1.5$ 。所以

$$i_L(t) = 1 + 0.5e^{-2t} - 1.5e^{-6t} \text{ A} \quad (t \geq 0)$$

(2) 当  $C = \frac{1}{8} \text{ F}$  时, 特征根为  $p_1 = p_2 = -4$ 。解的形式为

$$i_L(t) = 1 + (A_1 + A_2 t) e^{-4t}$$

由初值定常数, 有

$$\begin{cases} 1 + A_1 = 0 \\ -4A_1 + A_2 = 8 \end{cases}$$

解得  $A_1 = -1$ ,  $A_2 = 4$ 。所以

$$i_L(t) = 1 + (-1 + 4t) e^{-4t} \text{ A} \quad (t \geq 0)$$

(3) 当  $C = \frac{1}{16} \text{ F}$  时, 特征根为  $p_{1,2} = -4 \pm j4$ 。解的形式为

$$i_L(t) = 1 + A_1 e^{-4t} \cos 4t + A_2 e^{-4t} \sin 4t$$

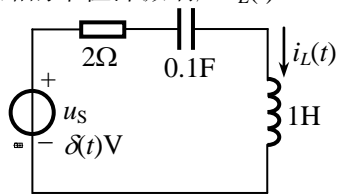
由初值定常数, 有

$$\begin{cases} 1 + A_1 = 0 \\ -4A_1 + 4A_2 = 8 \end{cases}$$

解得  $A_1 = -1$ ,  $A_2 = 1$ 。所以

$$i_L(t) = 1 + e^{-4t} (\sin 4t - \cos 4t) \text{ A} \quad (t \geq 0)$$

**8-12** 求题图 8-12 所示电路的单位冲激响应  $i_L(t)$ 。



题图 8-12

**解法 1** 直接列写微分方程，由微分方程定初值。

微分方程为

$$\frac{d^2 i_L}{dt^2} + 2 \frac{di_L}{dt} + 10i_L = \frac{d\delta(t)}{dt}$$

由方程可得， $\frac{di_L}{dt} = \delta(t)$ ， $i_L(0^+) = 1\text{A}$ ；方程两边  $0^- \sim 0^+$  积分可得

$$u_L(0^+) = \left. \frac{di_L}{dt} \right|_{t=0^+} = -2i_L(0^+) = -2\text{V}$$

由特征方程得特征根为  $p_{1,2} = -1 \pm j3$ 。解的形式为

$$i_L(t) = Ae^{-t} \sin(3t + \varphi) \quad (t > 0)$$

由初值定常数，得

$$\begin{cases} A \sin \varphi = 1 \\ -A \sin \varphi + 3A \cos \varphi = -2 \end{cases}$$

解得  $A = -1.054$ ， $\varphi = -71.56^\circ$ 。所以

$$i_L(t) = -1.054e^{-t} \sin(3t - 71.56^\circ) \text{ A} \quad (t > 0)$$

写成全时间域的表达式为

$$i_L(t) = -1.054e^{-t} \sin(3t - 71.56^\circ) \varepsilon(t) \text{ A}$$

**解法 2** 由电路先定初值。

$0^- \sim 0^+$  时：电容相当于短路，电感相当于开路，则  $u_L(t) = \delta(t) \text{ V}$ ， $i_C(t) = 0$  所以

$$i_L(0^+) = i_L(0^-) + \frac{1}{1} \int_{0^-}^{0^+} \delta(\tau) d\tau = 1\text{A}$$

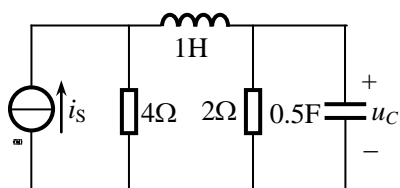
再有  $0^+$  等效电路得  $u_L(0^+) = -2i_L(0^+) = -2\text{V}$ 。

$t \geq 0^+$  时：微分方程为

$$\frac{d^2 i_L}{dt^2} + 2 \frac{di_L}{dt} + 10i_L = 0$$

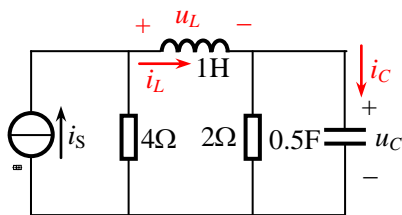
以下求解过程与解法 1 相同。

**8-13** 题图 8-13 所示电路中,  $u_C(0^-)=1\text{V}$ ,  $i_L(0^-)=0\text{A}$ ,  $i_S(t)=0.25\delta(t)\text{A}$ 。求  $u_C(t)$ 。



题图 8-13

**解** 各电压、电流参考方向如题图 8-13(a)所示。



题图 8-13(a)

当  $t=0^- \sim 0^+$  时, 电感可看作开路, 所以

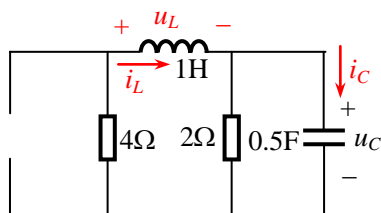
$$u_L(t) = 4i_S = \delta(t) \text{ V}$$

电容中的电流  $i_C(t)$  为有限值。所以有

$$i_L(0^+) = i_L(0^-) + \frac{1}{L} \int_{0^-}^{0^+} u_L(\tau) d\tau = 0 + \frac{1}{1} \int_{0^-}^{0^+} \delta(\tau) d\tau = 1 \text{ A}$$

$$u_C(0^+) = u_C(0^-) = 1 \text{ V}$$

当  $t > 0^+$ , 电路如题图 8-13(b)所示。



题图 8-13(b)

由  $0^+$  等效电路可得

$$i_C(0^+) = i_L(0^+) - \frac{u_C(0^+)}{2} = 1 - 0.5 = 0.5 \text{ A}$$

$$\left. \frac{du_C}{dt} \right|_{t=0^+} = \frac{1}{C} i_C(0^+) = 1 \text{ V/s}$$

列写方程:



$$\begin{cases} u_C + 4i_L + 1 \cdot \frac{di_L}{dt} = 0 \\ i_L = \frac{u_C}{2} + 0.5 \frac{du_C}{dt} \end{cases}$$

整理得

$$\frac{d^2 u_C}{dt^2} + 5 \frac{du_C}{dt} + 6u_C = 0$$

特征方程为

$$p^2 + 5p + 6 = 0$$

解得特征根为  $p_1 = -2$ ,  $p_2 = -3$ 。解的形式为

$$u_C(t) = A_1 e^{-2t} + A_2 e^{-3t} \quad (t > 0)$$

由起始值  $u_C(0^+) = 1 \text{ V}$ 、 $\left. \frac{du_C}{dt} \right|_{t=0^+} = 1 \text{ A/s}$  定常数, 有

$$\begin{cases} 1 = A_1 + A_2 \\ 1 = -2A_1 - 3A_2 \end{cases}$$

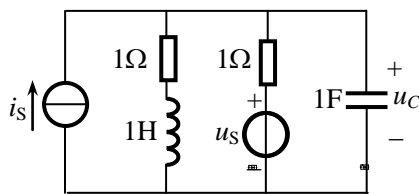
解得  $A_1 = 4$ ,  $A_2 = -3$ 。所以

$$u_C(t) = 4e^{-2t} - 3e^{-3t} \text{ V} \quad (t > 0)$$

$u_C(t)$  的全时间域的表达式为

$$u_C(t) = \varepsilon(-t) + [4e^{-2t} - 3e^{-3t}] \varepsilon(t) \text{ V}$$

**8-14** 题图 8-14 所示电路中,  $i_S = \delta(t) \text{ A}$ ,  $u_S = \varepsilon(t) \text{ V}$ 。求  $u_C(t)$ 。



题图 8-14

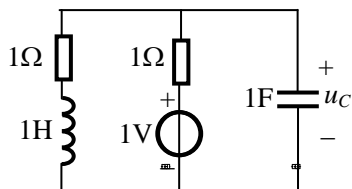
**解**  $t = 0^- \sim 0$  时, 电感可看作开路, 电容看作短路, 有

$$i_C(t) = \delta(t) \text{ A}, \quad u_L(t) = 0$$

$$u_C(0^+) = u_C(0^-) + \frac{1}{C} \int_{0^-}^{0^+} i_C(\tau) d\tau = 0 + \frac{1}{1} \int_{0^-}^{0^+} \delta(\tau) d\tau = 1 \text{ V}$$

$$i_L(0^+) = 0$$

$t > 0^+$  时, 电路如题图 8-14(a)所示。



题图 8-14(a)

有  $0^+$  电路, 可得  $i_C(0^+) = \left. \frac{du_C}{dt} \right|_{t=0^+} = 0$ 。

微分方程为

$$\frac{d^2 u_C}{dt^2} + 2 \frac{du_C}{dt} + 2u_C = 1$$

特征方程为

$$p^2 + 2p + 2 = 0$$

解得特征根为  $p_{1,2} = -1 \pm j1$ 。解的形式为

$$u_C(t) = 0.5 + Ke^{-t} \sin(t + \varphi) \quad (t > 0)$$

由起始值  $u_C(0^+) = 1 \text{ V}$ 、 $\left. \frac{du_C}{dt} \right|_{t=0^+} = 0$  定常数, 有

$$\begin{cases} 1 = 0.5 + K \sin \varphi \\ 0 = -K \sin \varphi + K \cos \varphi \end{cases}$$

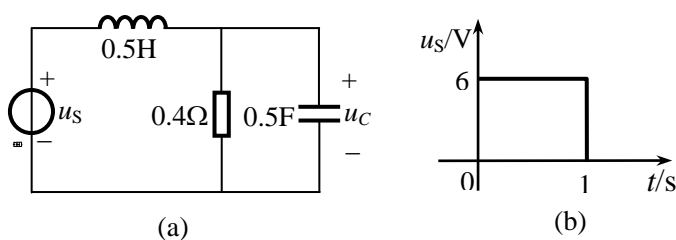
解得  $K = \frac{\sqrt{2}}{2} = 0.707$ ,  $\varphi = 45^\circ$ 。所以

$$u_C(t) = 0.5 + 0.707e^{-t} \sin(t + 45^\circ) \text{ V} \quad (t > 0)$$

$u_C(t)$  的全时间域的表达式为

$$u_C(t) = [0.5 + 0.707e^{-t} \sin(t + 45^\circ)]\varepsilon(t) \text{ V}$$

**8-15** 电路如题图 8-15(a)所示, 激励源  $u_s$  的波形如图(b)所示。试用卷积积分求  $u_C(t)$ 。



题图 8-15

**解** (1) 先求冲激响应。当  $u_s(t) = \delta(t)$  V 时, 电感可看作开路, 电容看作短路, 有

$t = 0^- \sim 0^+$  时:

$$u_L(t) = \delta(t) \text{ V}, \quad i_C(t) = 0$$

$$i_L(0^+) = i_L(0^-) + \frac{1}{L} \int_{0^-}^{0^+} u_L(\tau) d\tau = 0 + \frac{1}{0.5} \int_{0^-}^{0^+} \delta(\tau) d\tau = 2 \text{ A}$$

$$u_C(0^+) = 0$$

由  $0^+$  电路可得

$$i_C(0^+) = i_L(0^+) = 2 \text{ A}$$

$t > 0^+$  时, 微分方程为

$$\frac{d^2 u_C}{dt^2} + \frac{1}{RC} \frac{du_C}{dt} + \frac{1}{LC} u_C = 0$$

特征方程为

$$p^2 + 5p + 4 = 0$$

特征根为  $p_1 = -1$ ,  $p_2 = -4$ 。解的形式为

$$u_C(t) = A_1 e^{-t} + A_2 e^{-4t} \quad (t > 0)$$

由初值定常数有

$$\begin{cases} 0 = A_1 + A_2 \\ 4 = -A_1 - 4A_2 \end{cases}$$

解得  $A_1 = -\frac{4}{3}$ ,  $A_2 = \frac{4}{3}$ 。所以冲激响应为

$$h(t) = u_C(t) = \frac{4}{3} (e^{-t} - e^{-4t}) \text{ V} \quad (t > 0)$$

(2) 做卷积积分。

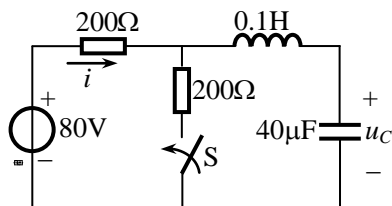
当  $0 < t \leq 1$  s, 有

$$\begin{aligned}
 u_C(t) &= \int_0^t u_S(t-\tau)h(\tau)d\tau \\
 &= \int_0^t 6 \times \frac{4}{3}(e^{-\tau} - e^{-4\tau})d\tau = 6 - 8e^{-t} + 2e^{-4t} \text{ V}
 \end{aligned}$$

当  $t > 1\text{s}$ , 有

$$u_C(t) = \int_{t-1}^t 6 \times \frac{4}{3}(e^{-\tau} - e^{-4\tau})d\tau = 8e^{-(t-1)} - 2e^{-4(t-1)} - 8e^{-t} + 2e^{-4t} \text{ V}$$

**8-16** 题图 8-16 所示电路换路前已达稳态,  $t=0$  时闭合开关 S。求  $u_C(t)$ 。



题图 8-16

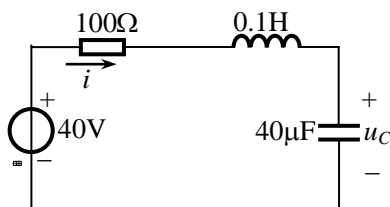
**解** 这是求全响应的问题。由换路前的稳态电路及换路定则, 有

$$u_C(0^+) = u_C(0^-) = 80\text{V}, \quad i_L(0^+) = i_L(0^-) = 0$$

由  $0^+$  电路可得

$$\left. \frac{du_C}{dt} \right|_{t=0^+} = \frac{1}{C} i_L(0^+) = 0$$

换路后电路可作戴维南等效, 等效后电路如题图 8-16(a)所示。



题图 8-16(a)

以  $u_C$  为变量的微分方程为

$$\frac{d^2 u_C}{dt^2} + \frac{R}{L} \frac{du_C}{dt} + \frac{1}{LC} u_C = \frac{40}{LC}$$

代入参数值, 特征方程为

$$p^2 + 1000p + 2.5 \times 10^5 = 0$$

特征根为  $p_1 = p_2 = -500$ 。全解的形式为

$$u_C(t) = 40 + (A_1 + A_2 t)e^{-500t}$$

由初值定常数，有

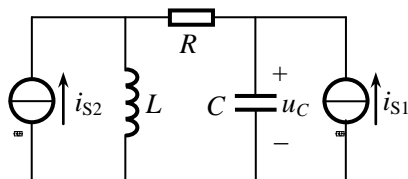
$$\begin{cases} 80 = 40 + A_1 \\ 0 = -500A_1 + A_2 \end{cases}$$

解得  $A_1 = 40$ ， $A_2 = 20000$ 。所以

$$u_C(t) = 40 + (40 + 20000t)e^{-500t} \text{ V} \quad (t \geq 0)$$

**8-17** 题图 8-17 所示电路中，已知  $i_{S1}=5\text{A}$ ， $i_{S2}=4\varepsilon(t)\text{A}$ ， $R=30\Omega$ ， $L=3\text{H}$ ， $C=\frac{1}{27}\text{F}$ 。求

$u_C(t)$ 。



题图 8-17

**解** 由  $i_{S1}=5\text{A}$  所产生的初值为

$$i_L(0^-) = 5\text{A}, \quad u_C(0^-) = 150\text{V}$$

根据换路定则，有

$$i_L(0^+) = i_L(0^-) = 5\text{A}, \quad u_C(0^+) = u_C(0^-) = 150\text{V}$$

由  $0^+$  电路可得

$$\left. \frac{du_C}{dt} \right|_{t=0^+} = \frac{1}{C}(5 + 4 - 5) = 108 \text{ V} \cdot \text{s}^{-1}$$

$t > 0$  的方程为

$$u_C = R \left( 5 - C \frac{du_C}{dt} \right) + L \frac{d}{dt} \left( 5 + 4 - C \frac{du_C}{dt} \right)$$

整理得

$$\frac{d^2 u_C}{dt^2} + 10 \frac{du_C}{dt} + 9u_C = 9 \times 150$$

特征根方程为

$$p^2 + 10p + 9 = 0$$

特征根为  $p_1 = -1$ ， $p_2 = -9$ 。解的形式为

$$u_C(t) = 150 + A_1 e^{-t} + A_2 e^{-9t}$$

由初值定常数，有

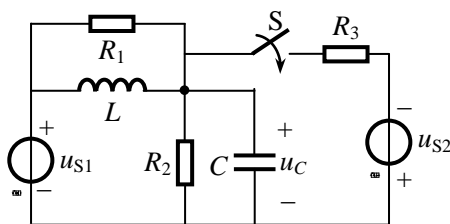
$$\begin{cases} A_1 + A_2 = 0 \\ -A_1 - 9A_2 = 108 \end{cases}$$

解得  $A_1 = 13.5$ ,  $A_2 = -13.5$ 。所以

$$u_C(t) = 150 + 13.5e^{-t} - 13.5e^{-9t} \text{ V} \quad (t \geq 0)$$

**8-18** 题图 8-18 所示电路中, 已知  $u_{S1}=1\text{V}$ ,  $u_{S2}=2\text{V}$ ,  $R_1=2\Omega$ ,  $R_2=R_3=4\Omega$ ,  $L=\frac{5}{6}\text{H}$ ,  $C=\frac{1}{5}\text{F}$ 。

换路前电路已达稳态,  $t=0$  时闭合开关  $S$ 。求  $u_C(t)$ 。



题图 8-18

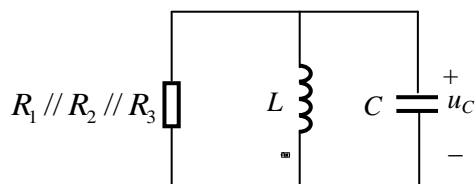
**解** 换路前  $u_C(0^-) = 1\text{V}$ ,  $i_L(0^-) = 0.25\text{A}$ 。由换路定则有

$$u_C(0^+) = u_C(0^-) = 1\text{V}, \quad i_L(0^+) = i_L(0^-) = 0.25\text{A}$$

由  $0^+$  等效电路可得

$$i_C(0^+) = i_L(0^+) + \frac{1-1}{R_1} - \frac{u_C(0^+)}{R_2} - \frac{2+u_C(0^+)}{R_3} = -0.75\text{A}.$$

由换路后的零输入电路确定解的自由分量的性质。原电路的零输入电路为



对零输入电路列方程为

$$\frac{1}{5} \frac{du_C}{dt} + \frac{6}{5} \int u_C dt + \frac{u_C}{1} = 0$$

整理得

$$\frac{d^2 u_C}{dt^2} + 5 \frac{du_C}{dt} + 6u_C = 0$$

特征根为  $p_1 = -2$ ,  $p_2 = -3$ 。

由原电路可得换路后  $u_C(t)$  的稳态分量 (强制分量) 为

$$u_C(\infty) = u_{S1} = 1\text{V}$$

全响应为

$$u_C(t) = 1 + Ae^{-2t} + Be^{-3t}$$

由  $u_C(0^+) = 1\text{V}$ ,  $i_C(0^+) = -0.75\text{A}$  定常数  $A$ ,  $B$ 。可得

$$\begin{cases} 1+A+B=1 \\ \frac{1}{5}(-2A-3B)=-0.75 \end{cases}$$

解得  $A=-3.75$ ,  $B=3.75$ 。所以

$$u_C(t)=1-3.75e^{-2t}+3.75e^{-3t} \text{ V } (t \geq 0)$$

## 第8章 二阶电路

8-1  $u_C=18e^{-t}-2e^{-9t}$  V,  $t \geq 0$

8-2  $u_C=355e^{-25t}\sin(139t+176^\circ)$  V,  $t \geq 0$

8-3 (1)  $=84(e^{-t}-e^{-6t})$  V,  $t \geq 0$ ; (2)  $u_C=420te^{-2.45t}$  V,  $t \geq 0$ ; (3)  $u_C=210e^{-1.415t}\sin 2t$  V,  $t \geq 0$

8-4  $u_C=300e^{-80t}-200e^{-120t}$  V,  $t \geq 0$ ;  $i_L=1.8e^{-80t}-0.8e^{-120t}$  A,  $t \geq 0$

8-5  $R=125\Omega$ ,  $L=0.288\text{H}$ ,  $C=6.67\mu\text{F}$ ,  $i=-0.4e^{-600t}\cos 400t+0.267e^{-600t}\sin 400t$  A,  $t \geq 0$

8-6  $i_R=0.177e^{-22980t}-0.277e^{-87000t}$  A,  $t > 0$

8-7  $i=\sqrt{2}e^{-2t}\cos(2t+45^\circ)$  A

8-8  $-4 < \alpha < 16$ ,  $\alpha = 16$ ,  $\alpha > 16$

8-9 (a) 过阻尼; (b) 振荡,  $\delta=3000\text{ s}^{-1}$ ,  $\omega=1000\text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$

8-10 (1)  $i_L=-0.3e^{-50t}+0.1e^{-150t}+0.2$  A,  $t \geq 0$ ; (2)  $i_L=-0.211e^{-100t}\sin(300t+71.6^\circ)+0.2$  A,  $t \geq 0$

8-11 (1)  $i_L=(1+0.5e^{-2t}-1.5e^{-6t})\varepsilon(t)$  A; (2)  $i_L=[1+(4t-1)e^{-4t}]\varepsilon(t)$  A;  
(3)  $[1+e^{-4t}(\sin 4t-\cos 4t)]\varepsilon(t)$  A

8-12  $i_L=e^{-t}(\cos 3t-0.333\sin 3t)\varepsilon(t)$  A

8-13  $u_C=(4e^{-2t}-3e^{-3t})\varepsilon(t)$  V

8-14  $u_C=[0.5+0.707e^{-t}\sin(t+45^\circ)]\varepsilon(t)$  V

8-15  $u_C = \begin{cases} 6-8e^{-t}+2e^{-4t} \text{ V}, & (0 \leq t \leq 1) \\ 8e^{-(t-1)}-2e^{-4(t-1)}+2e^{-4t}-8e^{-t} \text{ V}, & (t \geq 1) \end{cases}$

8-16  $u_C=40+40e^{-500t}+20000te^{-500t}$  V,  $t \geq 0$

8-17  $u_C=150+13.5e^{-t}-13.5e^{-9t}$  V,  $t \geq 0$

8-18  $u_C=1-3.75(e^{-2t}-e^{-3t})$  V,  $t \geq 0$