第11章 线性动态电路的时域分析

- 重点
 - 1. 动态电路方程的建立及初始条件的确定;
 - 2. 一阶电路的三要素分析及三要素的确定;
 - 3. 一阶电路的阶跃响应和冲激响应。



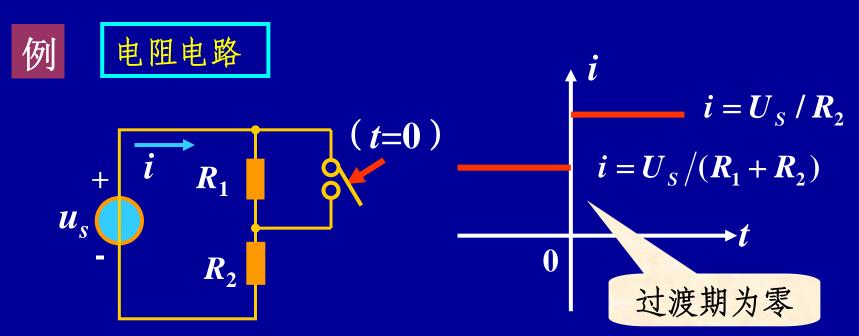
11.1 动态电路及方程

1. 动态电路

含有电容和电感这样的动态元件的电路称动态电路。

特点:

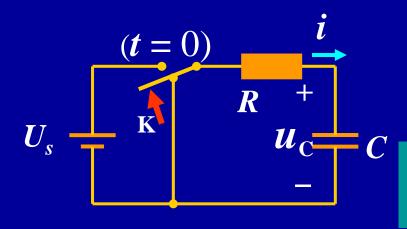
当动态电路状态发生改变时(换路)需要经历一个变化过程才能达到新的稳定状态。这个变化过程称为电路的过渡过程。





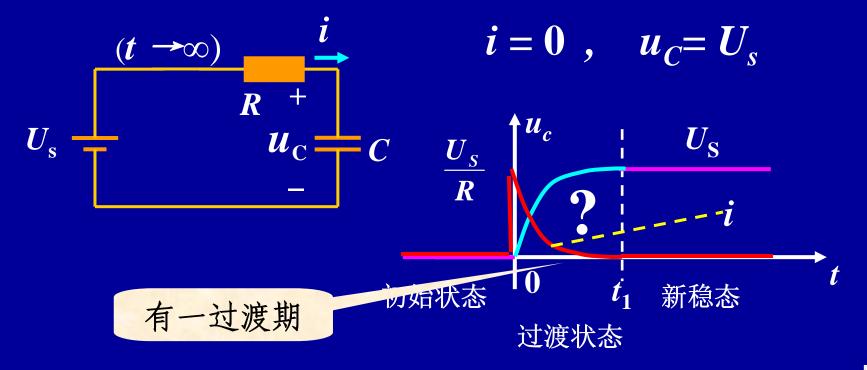
电容电路

K未动作前,电路处于稳定状态



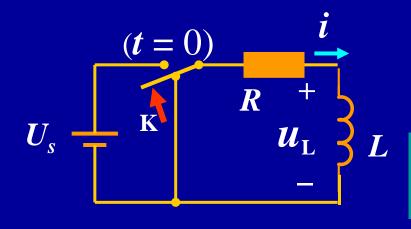
$$i=0$$
 , $u_C=0$

K接通电源后很长时间,电容充电 完毕,电路达到新的稳定状态



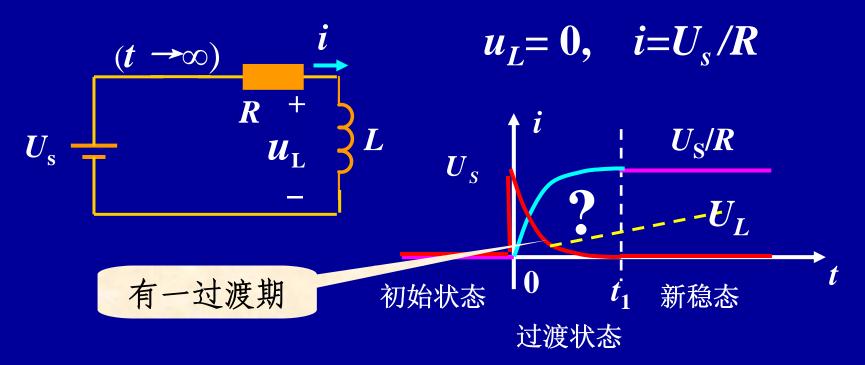
电感电路

K未动作前,电路处于稳定状态



$$i=0$$
 , $u_L=0$

K接通电源后很长时间,电路达到 新的稳定状态,电感视为短路



换路

电路结构、状态发生变化、

支路接入或断开 电路参数变化

过渡过程产生的原因



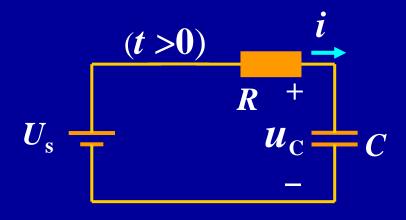
电路内部含有储能元件 L、C, 电路在换路时能量发生变化, 而能量的储存和释放都需要一定的时间来完成。

$$p = \frac{\Delta w}{\Delta t}$$

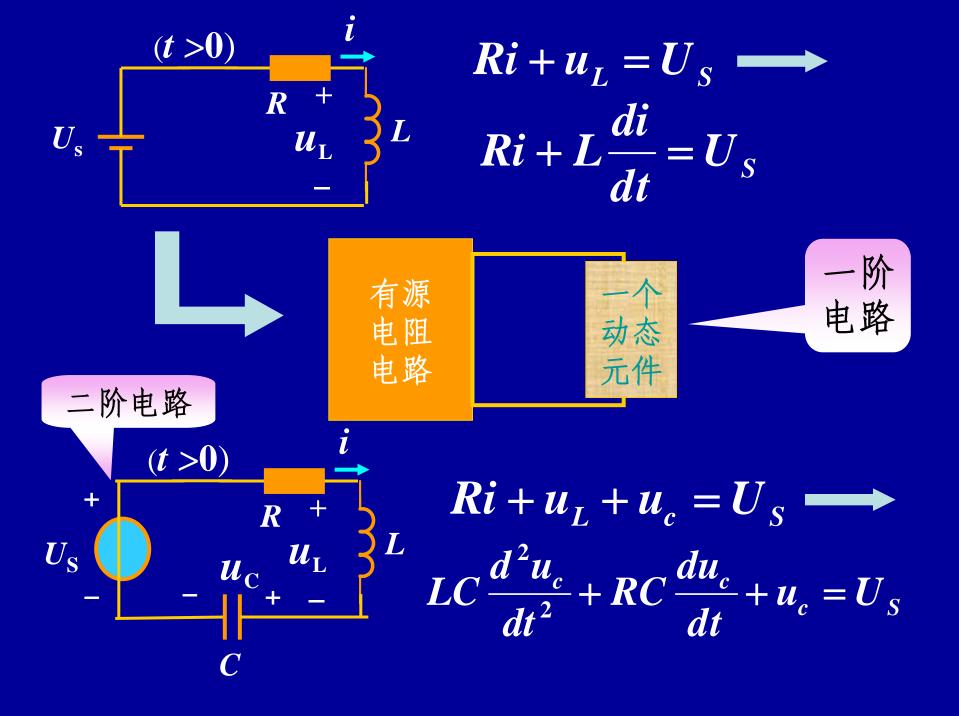
2. 动态电路的方程

应用KVL和元件的VCR得:

$$Ri + u_c = U_S$$



$$RC\frac{du_c}{dt} + u_c = U_S$$



- 结论: (1) 描述动态电路的电路方程为微分方程;
 - (2) 动态电路方程的阶数等于电路中动态元件的个数;

一阶电路

描述电路的方程是一阶微分方程。 一阶电路中只有一个动态元件。

稳态分析和动态分析的区别

稳态

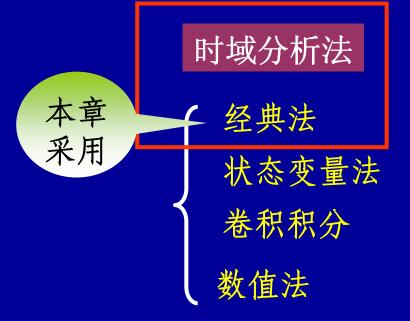
恒定或周期性激励 换路发生很长时间后状态 微分方程的特解 动态

任意激励 换路发生后的整个过程 微分方程的一般解

动态电路的分析方法

建立微分方程:

$$a_n \frac{d^n x}{dt^n} + a_{n-1} \frac{d^{n-1} x}{dt^{n-1}} + \dots + a_1 \frac{dx}{dt} + a_0 x = e(t)$$
 $t \ge 0$



复频域分析法

拉普拉斯变换法 状态变量法 付氏变换



下面以RC电路为例先分析一阶动态电路

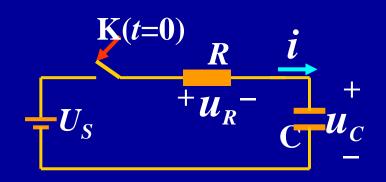
以RC电路为例,非齐次方程

$$RC \frac{\mathrm{d}u_C}{\mathrm{d}t} + u_C = U_S$$

解答为
$$u_C(t) = u_C' + u_C''$$

稳态解
$$u_{C}' = U_{S}$$

「智态解 $u_{C}'' = Ae^{-\frac{t}{\tau}}$
 $\tau = RC$



由起始值定A

$$u_{C}(0^{-})=U_{0}$$
 $u_{C}(0^{+})=A+U_{S}=U_{0}$
 $\therefore A=U_{0}-U_{S}$

$$u_C = U_S + Ae^{\frac{-t}{\tau}} = U_S + (U_0 - U_S)e^{-\frac{t}{\tau}} \qquad t \ge 0$$

$$u_C = U_S + Ae^{\frac{-t}{\tau}} = U_S + (U_0 - U_S)e^{\frac{-t}{\tau}} \qquad t \ge 0$$

全响应

强制分量自由分量(暂态解)

全响应的两种分解方式

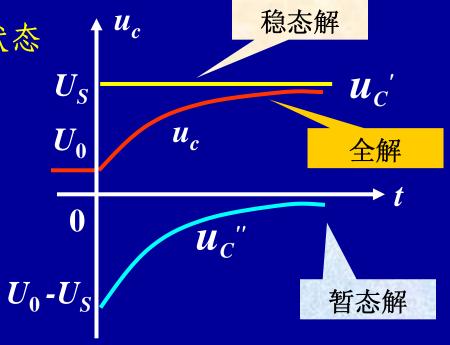
(1) 着眼于电路的两种工作状态

全响应 =

强制分量(稳态解)

+

自由分量(暂态解)



物理概念清晰

(2). 着眼于因果关系

便于叠加计算

$$u_C = U_S (1 - e^{-\frac{t}{\tau}}) + U_0 e^{-\frac{t}{\tau}}$$
 $(t \ge 0)$

零状态响应

零输入响应

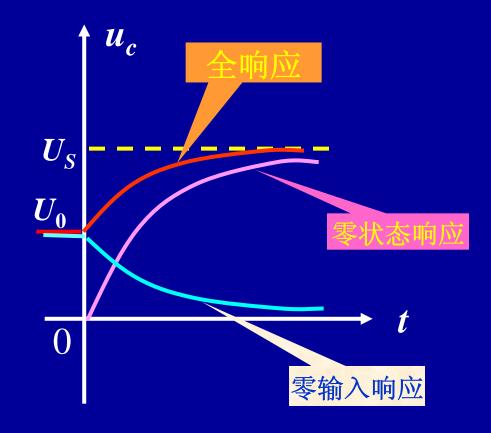
全响应=零状态响应+零输入响应



$$u_C = U_S(1 - e^{-\frac{t}{\tau}}) + U_0 e^{-\frac{t}{\tau}}$$
 $(t \ge 0)$

零状态响应

零输入响应







归纳一阶动态电路的解的形式

 $a\frac{df}{dt} + bf = c$

一阶电路的数学模型是一阶微分方程:

其解答一般形式为:
$$f(t) = f(\infty) + Ae^{-\frac{t}{\tau}}$$

$$f(t) = f(\infty) + [f(0^+) - f(\infty)]_{0^+} e^{-\frac{t}{\tau}}$$

$$= f(\infty)$$
 稳态解 \longrightarrow 用 $t \to \infty$ 的稳态电路求解
 $f(0^+)$ 初始值 \longrightarrow 用 0^+ 等效电路求解
 时间常数

分析一阶电路问题转为求解电路的三个要素的问题



11.2 一阶电路的三要素分析

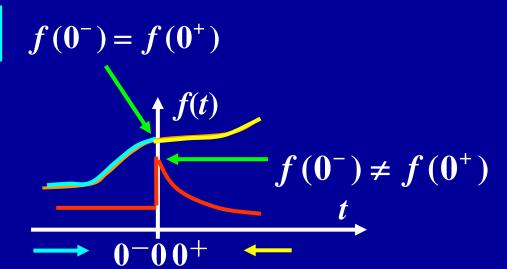
11.2.1. 初始值f(0+)

(1)
$$t = 0^+$$
与 $t = 0^-$ 的概念

认为换路在 t=0时刻进行

- 0- 换路前一瞬间
- 0+ 换路后一瞬间

$$f(0^{-}) = \lim_{\substack{t \to 0 \\ t < 0}} f(t)$$



$$f(0^+) = \lim_{\substack{t \to 0 \\ t > 0}} f(t)$$

初始条件为t=0+时u,i及其各阶导数的值



(2) 电容的初始条件

$$u_C(t) = \frac{1}{C} \int_{-\infty}^{t} i(\xi) d\xi$$

$$i$$
 u_c C

$$= \frac{1}{C} \int_{-\infty}^{0^{-}} i(\xi) d\xi + \frac{1}{C} \int_{0^{-}}^{t} i(\xi) d\xi$$

$$= u_C(0^-) + \frac{1}{C} \int_{0^-}^t i(\xi) d\xi$$

$$t = 0$$
+时刻

$$u_C(0^+) = u_C(0^-) + \frac{1}{C} \int_{0^-}^{0^+} i(\xi) d\xi$$

当i(ξ)为有限值时

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

$$q = C u_C$$

$$q\left(0^{+}\right)=q\left(0^{-}\right)$$

电荷守恒

结论

换路瞬间,若电容电流保持为有限值, 则电容电压(电荷)换路前后保持不变。



电感的初始条件
$$i_L(t) = \frac{1}{L} \int_{-\infty}^t u(\xi) d\xi$$

$$i_L$$
 u L

$$= \frac{1}{L} \int_{-\infty}^{0^{-}} u(\xi) d\xi + \frac{1}{L} \int_{0^{-}}^{t} u(\xi) d\xi$$

$$=i_{I}$$

$$= i_L(0^-) + \frac{1}{L} \int_{0^-}^t u(\xi) d\xi$$

$$t = 0$$
+时刻

$$i_L(0^+) = i_L(0^-) + \frac{1}{L} \int_{0^-}^{0^+} u(\xi) d\xi$$

当u为有限值时

$$\psi = Li_{L}$$

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

$$\psi_L(0^+) = \psi_L(0^-)$$

磁链 守恒

结

换路瞬间, 若电感电压保持为有限值, 则电感电流(磁链)换路前后保持不变。



(4)换路定律

 $\begin{cases} q_c(0^+) = q_c(0^-) &$ 换路瞬间,若电容电流保持为有限值, $u_C(0^+) = u_C(0^-) &$ 则电容电压(电荷)换路前后保持不变。

 $\left\{ egin{aligned} \psi_L(0^+) &= \psi_L(0^-) \end{aligned}
ight.$ 换路瞬间,若电感电压保持为有限值, $i_L(0^+) &= i_L(0^-) \end{aligned}
ight.$ 则电感电流(磁链)换路前后保持不变。

注意:

- (1) 电容电流和电感电压为有限值是换路定律成立的条件
- (2) 换路定律反映了能量不能跃变。

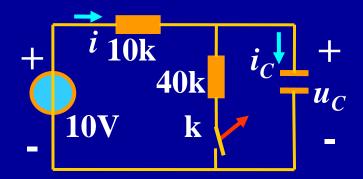


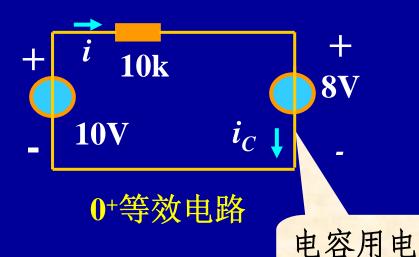
5. 电路初始值的确定

- 1. 由换路前电路(一般为稳定状态) 求 $u_{C}(0^{-})$ 和 $i_{I}(0^{-})$;
- 2. 由换路定律得 $u_{C}(0^{+})$ 和 $i_{I}(0^{+})$ 。
- 3. 画0+等效电路。

 - a. 换路后的电路 b. 电容用电压源替代; 电感用电流源替代。
- (取0+时刻值,方向同原假定的电容电压、电感电流方向)。
 - 4. 由0+电路求所需各变量的0+值。

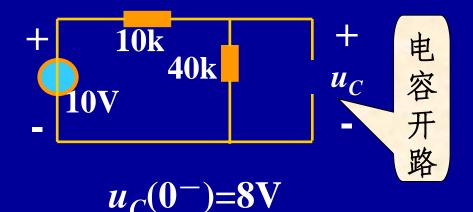






压源替代

(1) 由 0^- 电路求 $u_C(0^-)$



(2) 由换路定律

$$u_C(0^+) = u_C(0^-) = 8V$$

(3) 由0+等效电路求 $i_C(0^+)$

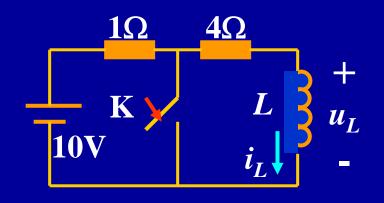
$$i_C(0^+) = \frac{10-8}{10} = 0.2 \text{mA}$$

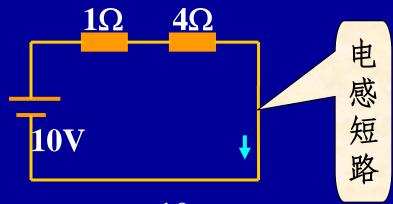
$$i_C(0^-)=0 + i_C(0_+)$$



t=0时闭合开关k , 求 $u_L(0^+)$ 。



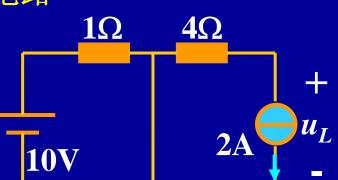




电感用电

流源替代

$$i_L(0^-) = \frac{10}{1+4} = 2A$$



(2)由换路定律:

$$i_L(0^+) = i_L(0^-) = 2A$$

(3) 由0+等效电路求 u₁(0+)

$$u_{I}(0^{+}) = -2 \times 4 = -8V$$

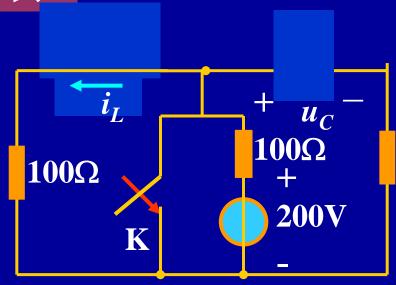
$$u_L(0^-) = 0 \quad \therefore u_L(0^+) = X$$





例3 求K闭合瞬间流过它的电流值。

 100Ω



$$\begin{array}{c|cccc}
 & u_{L} & + 100V \\
 & & \downarrow & i_{C} \\
\hline
 & & \downarrow & 100\Omega \\
 & \downarrow &$$

解 (1) 确定0-值

$$i_L(0^+) = i_L(0^-) = \frac{200}{200} = 1A$$
 $u_C(0^+) = u_C(0^-) = 100V$

(2) 给出0+等效电路

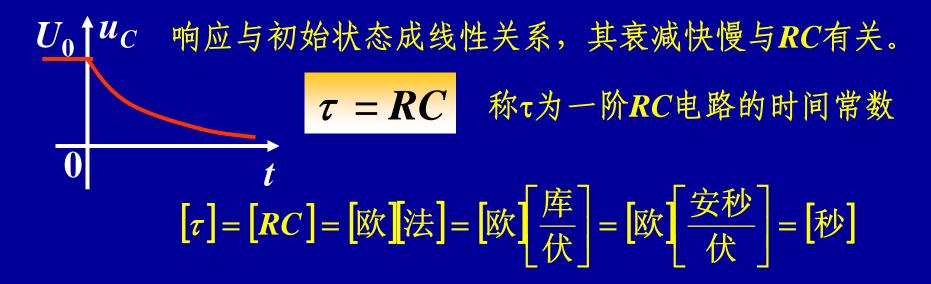
$$i_k(0^+) = \frac{200}{100} + \frac{100}{100} - 1 = 2A$$

$$u_L(0^+) = i_L(0^+) \times 100 = 100V$$

$$i_C(0^+) = -u_C(0^+)/100 = -1A$$



11.2.2. 时间常数τ



$$\tau = L/R$$

称t为一阶RL电路的时间常数

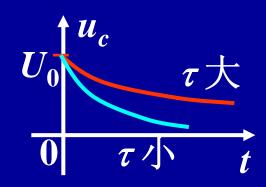
R均为将电感或电容断开后的单口网络的等效电阻,即从储能元件两端看进去,独立电源置零,求等效电阻。对于复杂的一阶电路,均可以采用第四章戴维南定理的方法等效为只含有一个电阻的简单RC电路或RL电路。

$\tau = R C$

时间常数 τ 的大小反映了电路过渡过程时间的长短

τ大 → 过渡过程时间长

τ小 → 过渡过程时间短



物理含义

➡ 电压初值一定:

$$C$$
大 (R 一定) $W=Cu^2/2$ 储能大

R 大 (C一定)

i=u/R

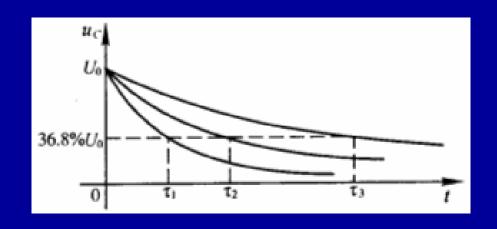
放电电流小

放电时间长



r: 电容电压衰减到原来电压36.8%所需的时间。

工程上认为,经过37-57,过渡过程结束。



τ=RC, R、C越大, 所需 充电、放电时间越长.



11.2.3. 稳态值f(∞)

 $f(\infty)$ 是指动态过程达到稳态时的电压或电流的值。在直流电源激励的一阶电路中,稳态电路是用开路替代电容、或用短路替代电感的直流电阻电路,所以,求任一 $u(\infty)$ 或 $i(\infty)$ 都是采用直流电路求解电压和电流的分析方法,对我们来说不是新内容。

在电源为直流电源的一阶电路中,三要素表达式可改写为:

$$f(t) = f(\infty) + [f(0_{+}) - f(\infty)]e^{-\frac{t}{\tau}}$$
$$= f(\infty)(1 - e^{-\frac{t}{\tau}}) + f(0_{+})e^{-\frac{t}{\tau}}$$

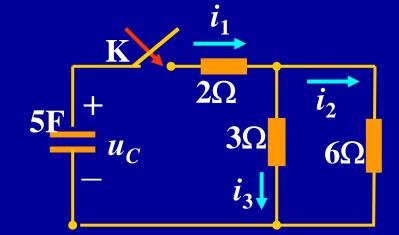
例1

已知图示电路中的电容原本充有24V电压, 求K闭合后, 电容电压和各支路电流随时间变化的规律。

解

这是一个求一阶RC零输入响应问题,有:

$$u_c = U_0 e^{-\frac{t}{\tau}} \quad t \ge 0$$

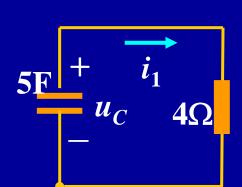


代入 $U_0 = 24V$ $\tau = RC = 5 \times 4 = 20s$

 $u_c = 24e^{-\frac{t}{20}}V t \ge 0$ $i_1 = u_C/4 = 6e^{-\frac{t}{20}}A$

分流得:
$$i_2 = \frac{2}{3}i_1 = 4e^{-\frac{t}{20}}A$$
 $i_3 = \frac{1}{3}i_1 = 2e^{-\frac{t}{20}}A$

等效电路





t=0时,打开开关K,求 u_v 。 电压表量程: 50V

解 $i_L(0^+) = i_L(0^-) = 1$ A K(t=0)

$$R_V = 10k\Omega$$

$$u_V = -R_V i_L = -10000e^{-2500t} \quad t \ge 0$$

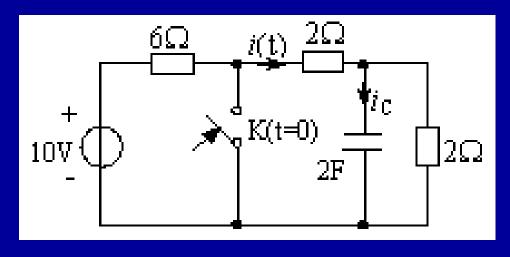
u_V(0+)=− 10000V 造成 (V) 损坏。

现象: 电压表坏了



例3

t=0时,开关K闭合,求电流i(t)。 $t \ge 0$



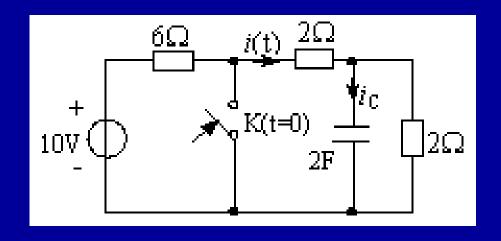
用三要素法先求解 $u_{C}(t)$,再利用KVL、KCL和VCR求 解法1 其它的电压和电流。

由换路定理,得
$$u_C(\theta_+) = u_C(\theta_-) = 2V$$

 $t=\infty$ 时,电容C放电完毕, $u_{C}(\infty)=0$

$$\boldsymbol{u}_{C}(\infty) = 0$$

电路换路后断开电容,从端口看进去的等效电阻为2个2电 阻的并联,即1Ω



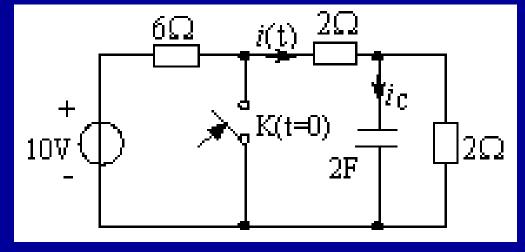
所以
$$\tau = 2 \times 1 = 2s$$

$$\boldsymbol{u}_{\boldsymbol{C}}(\boldsymbol{t}) = 2\boldsymbol{e}^{-0.5\boldsymbol{t}} \boldsymbol{V} \quad \boldsymbol{t} \ge 0$$

$$\mathbf{i}_{C}(t) = \mathbf{C} \frac{d\mathbf{u}_{C}(t)}{dt} = -2e^{-0.5} \mathbf{A} \quad t \ge 0$$

$$i(t) = i_C(t) + \frac{u_C(t)}{R} = -e^{-0.5t} A \quad t \ge 0$$

解法 2 直接用三要素法求解



 $t=\infty$ 时,电容C放电完毕,

$$i(\infty) = 0$$

因为

$$u_{C}(\boldsymbol{\theta}_{+}) = u_{C}(\boldsymbol{\theta}_{-}) = 2V$$

由0+时刻电路图求得

$$i(\mathbf{0}_{+}) = -\frac{2}{2} = -1A$$

所以

$$\tau = 2 \times 1 = 2s$$

练习

t=0时,开关K由1→2,求电感电压和电流及开关两

端电压*u*₁₂。



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

$$=\frac{24}{4+2+3/(6)}\times\frac{6}{3+6}=2A$$

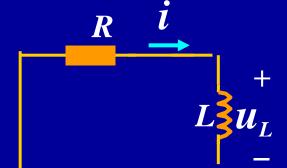
$$6\Omega$$
 $R = 3 + (2 + 4) // 6 = 6\Omega$

$$\tau = \frac{L}{R} = \frac{6}{6} = 1s$$

$$K(t=0)$$
 2Ω
 $+ 1 2 i_L 3\Omega$
 $-4\Omega u_L 6H$

$$i_L = 2e^{-t}A$$

$$u_L = L \frac{di_L}{dt} = -12e^{-t} \mathbf{V} \quad t \ge 0$$



$$u_{12} = 24 + 4 \times \frac{i_L}{2} = 24 + 4e^{-t}V$$

例 4 t=0时 ,开关K闭合,已知 $u_C(0^-)=0$,求(1) 电 容电压和电流, $(2)u_{C}=80V$ 时的充电时间t。

解

(1) 这是一个RC电路零状 态响应问题,有:

$$\tau = RC = 500 \times 10^{-5} = 5 \times 10^{-3} s$$

$$100V^{+}$$

$$10\mu F$$

$$u_{C}$$

$$-$$

$$u_c = U_S (1 - e^{-\frac{t}{RC}}) = 100(1 - e^{-200t})V \quad (t \ge 0)$$

$$i = C \frac{du_{C}}{dt} = \frac{U_{S}}{R} e^{-\frac{t}{RC}} = 0.2e^{-200t}A$$

(2) 设经过 t_1 秒, u_C =80V

$$80 = 100(1 - e^{-200t_1}) \rightarrow t_1 = 8.045 \text{ms}$$



练习 t=0时,开关K打开,求 $t>0后i_{t_0}$ u_{t_0} 的变化规律。

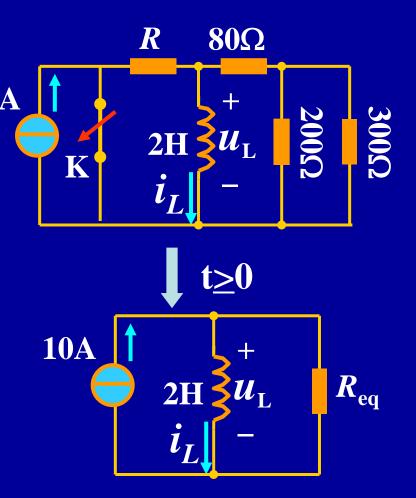
这是一个RL电路零状态响 应问题,先化简电路,有: 10A

$$R_{eq} = 80 + 200 // 300 = 200 \Omega$$

$$\tau = L/R_{eq} = 2/200 = 0.01s$$

$$i_{I}(\infty) = 10A$$

$$i_L(t) = 10(1 - e^{-100t})A$$



$$u_L(t) = 10 \times R_{eq} e^{-100t} = 2000 e^{-100t}V$$



例 5 t=0时,开关K打开,求t>0后的 i_L 、 u_L

解 这是一个RL电路全响应问 题,有:

$$i_L(0^+) = i_L(0^-) = U_S / R_1 = 6A$$

$$\tau = L/R = 0.6/12 = 1/20s$$

$$i_L(\infty) = U_S/(8+4) = 2A$$

利用三要素直接求,得

全响应:
$$i_L(t) = 6e^{-20t} + 2(1 - e^{-20t}) = 2 + 4e^{-20t}A$$



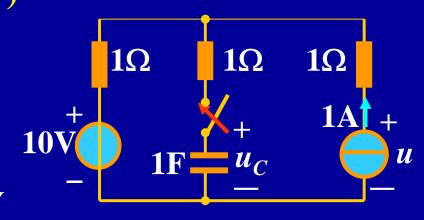
练习

t=0时,开关K闭合,求t>0后的 $i_{C_{\infty}}u_{C}$ 及电流源两端的电压。 $(u_{C}(0^{-})=1V)$

解

这是一个RC电路全响应问题,有:

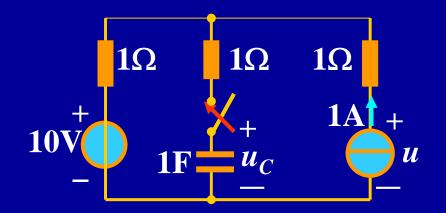
初始分量:
$$u_C(0^+) = u_C(0^-) = 1V$$



稳态分量:
$$u_C(\infty) = 10 + 1 = 11V$$

时间常数:
$$\tau = RC = (1+1) \times 1 = 2s$$

全响应:
$$u_C(t) = 11 - 10e^{-0.5t}V$$

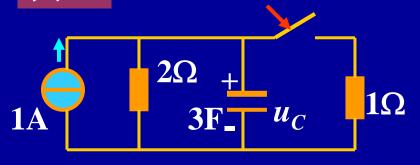


$$i_C(t) = C \frac{du_C}{dt} = 5e^{-0.5t}A$$

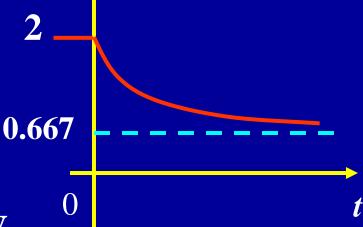
$$u(t) = 1 \times 1 + 1 \times i_C + u_C = 12 - 5e^{-0.5t}V$$



例 6 已知: t=0时开关闭合,求换路后的 $u_c(t)$ 。



解



$$u_C(0^+) = u_C(0^-) = 2V$$

$$u_C(\infty) = (2//1) \times 1 = 0.667 \text{V}$$

$$\tau = R_{eq}C = \frac{2}{3} \times 3 = 2 \ s$$

$$u_c(t) = u_c(\infty) + [u_c(0^+) - u_c(\infty)]e^{-\frac{1}{\tau}}$$

$$u_C = 0.667 + (2 - 0.667)e^{-0.5t} = 0.667 + 1.33e^{-0.5t} \ t \ge 0$$

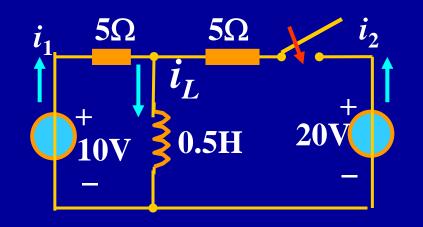
例 7 t=0时,开关闭合,求t>0后的 i_L 、 i_1 、 i_2

解 三要素为:

$$i_L(0^-) = i_L(0^+) = 10/5 = 2A$$

 $i_L(\infty) = 10/5 + 20/5 = 6A$
 $\tau = L/R = 0.6/(5//5) = 1/5s$

 $\overline{i_2(t)} = (20 - u_I)/5 = 4 - 2e^{-5t}A$



应用三要素公式
$$i_L(t) = i_L(\infty) + [i_L(0^+) - i_L(\infty)]e^{-\tau}$$

$$i_{L}(t) = 6 + (2 - 6)e^{-5t} = 6 - 4e^{-5t} \quad t \ge 0$$

$$u_{L}(t) = L\frac{di_{L}}{dt} = 0.5 \times (-4e^{-5t}) \times (-5) = 10e^{-5t}V$$

$$i_{1}(t) = (10 - u_{L})/5 = 2 - 2e^{-5t}A$$



练习 已知: t=0时开关由 $1\to 2$,求换路后的 $u_c(t)$ 。

解 三要素为:

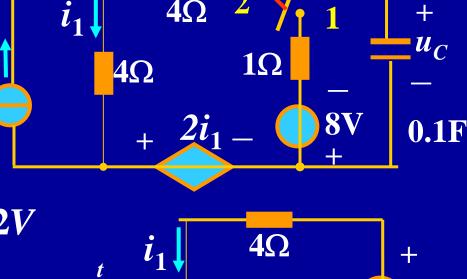
$$u_C(0^+) = u_C(0^-) = -8V$$

$$\tau = R_{eq}C = 10 \times 0.1 = 1s$$

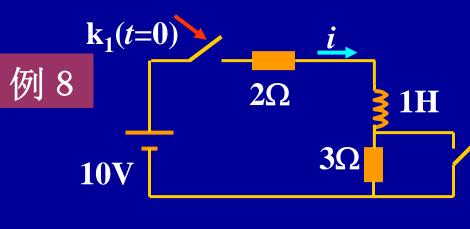
$$u_{C}(\infty) = 4i_{1} + 2i_{1} = 6i_{1} = 12V$$

$$u_c(t) = u_c(\infty) + [u_c(0^+) - u_c(\infty)]e^{-\tau}$$

$$u_c(t) = 12 + [-8 - 12]e^{-t}$$
$$= 12 - 20e^{-t}V$$



$$u = 10i_1 \rightarrow R_{eq} = u / i_1 = 10\Omega$$



已知: 电感无初始储能 t=0 时 k_1 闭合, t=0.2s时 k_2 闭合 求两次换路后的电感电流i(t)。

 $k_2(t=0.2s)$

解

0 < t < 0.2s

$$i(0^{+}) = i(0^{-}) = 0$$
 $\tau_{1} = L/R = 1/5 = 0.2 \text{ s}$
 $i(\infty) = 10/5 = 2\text{A}$
 $i(t) = 2 - 2e^{-5t} \text{ A}$

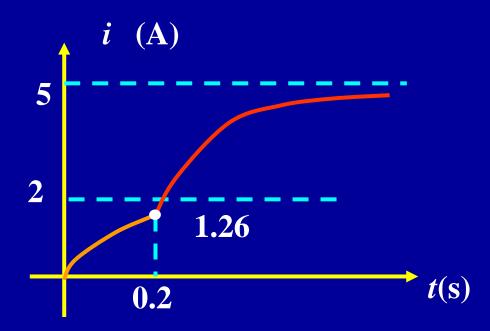
t > 0.2s

$$i(0.2^{-}) = 2 - 2e^{-5 \times 0.2} = 1.26$$
 $i(0.2^{+}) = 1.26A$
 $\tau_2 = L/R = 1/2 = 0.5$
 $i(\infty) = 10/2 = 5A$
 $i(t) = 5 - 3.74e^{-2(t-0.2)}$ A



$$i = 2 - 2e^{-5t}$$
 (0 < t \le 0.2s)

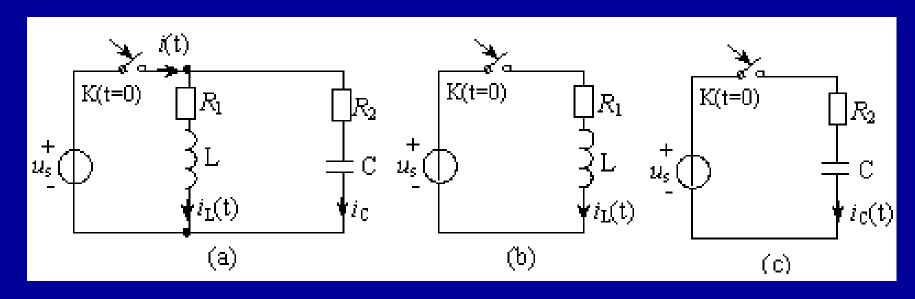
$$i = 5 - 3.74e^{-2(t-0.2)}$$
 ($t \ge 0.2s$)





例 9

开关在t=0时刻闭合,换路前电路已处于稳态,已知 $u_{C}(0_{-})=0$, $i_{L}(0_{-})=0$ 求 i(t) $t\geq 0$



解

形式上是二阶动态电路,实际上换路后是两个独立的一阶动态电路。即两条串联支路并联到一个理想电压源上互为虚支路,可以看成是 (b)和图 (c)所示的两个一阶电路,且 $i(t)=i_{\Gamma}(t)+i_{C}(t)$

由三要素法求得

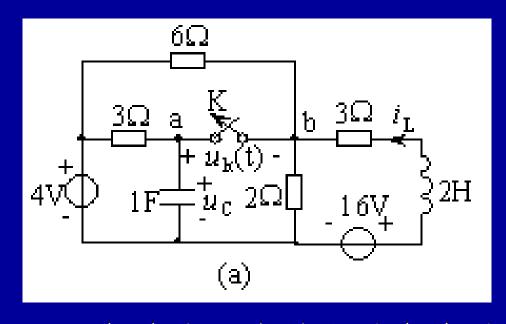
$$\dot{\boldsymbol{i}}_{L}(t) = \frac{\boldsymbol{u}_{S}}{\boldsymbol{R}_{1}} (1 - \boldsymbol{e}^{-\frac{\boldsymbol{R}_{1}}{L}t}) \boldsymbol{A} \quad t \geq 0$$

$$i_{C}(t) = \frac{u_{S}}{R_{2}}e^{-\frac{t}{R_{2}C}}A \quad t \ge 0$$

从而,有

$$i(t) = i_{L}(t) + i_{C}(t) = \frac{u_{S}}{R_{1}} - \frac{u_{S}}{R_{1}}e^{-\frac{R_{1}}{L}t} + \frac{u_{S}}{R_{2}}e^{-\frac{t}{R_{2}C}}A$$
 $t \ge 0$

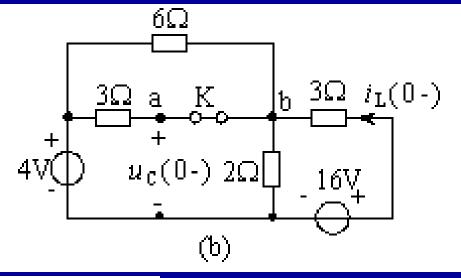
练习 开关在t=0时刻打开,换路前电路已处于稳态,求 $u_k(t)$



解 如图 (a)所示电路为两个独立的复杂的一阶RC 电路和RL电路并联在4V的理想电压源上,是 互为虚支路的类型。

所求电压为 $u_k(t) = u_a(t) - u_b(t)$

换路前电路如图(b)所示, 求 $u_c(0_-)$, 和 $i_L(0_-)$.



$$\boldsymbol{u}_{C}(0_{-}) = \frac{\frac{2}{2} + \frac{16}{3}}{(\frac{1}{2} + \frac{1}{2} + \frac{1}{3})} = \frac{44}{8} = 5.5 \text{ V}$$

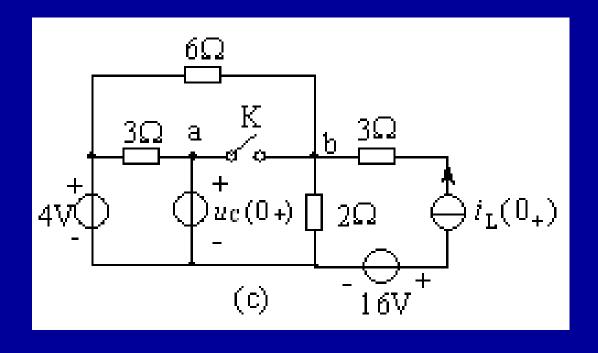
$$i_L(0_-) = \frac{16 - 5.5}{3} = 3.5 \text{ A}$$

由换路定则

$$u_{\rm C}(0_{+}) = u_{\rm C}(0_{-}) = 5.5 \text{ V}$$

$$i_{\rm L}(0_+) = i_{\rm L}(0_-) = 3.5 \text{ A}$$

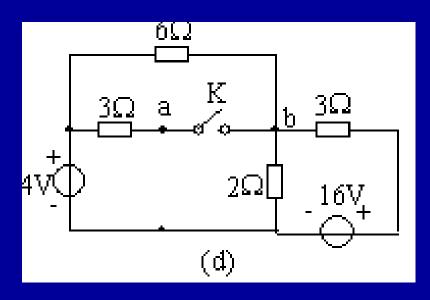
0+时刻电路如图 (c)所示, 求 $u_a(0_+)$, 和 $u_b(0_+)$.



$$u_a(0_+) = u_C(0_+) = 5.5 \text{ V}$$

$$u_b(0_+) = \frac{3.5 + \frac{4}{6}}{\frac{1}{6} + \frac{1}{2}} = 6.25 \text{ V}$$

换路后稳态电路如图 (d)所示, 求 $u_a(\infty)$, 和 $u_b(\infty)$.



$$u_a(\infty) = u_C(\infty) = 4 \text{ V}$$

$$\mathbf{u_b}(\infty) = \frac{\frac{4}{6} + \frac{16}{3}}{\frac{1}{6} + \frac{1}{2} + \frac{1}{3}} = 6 \text{ V}$$

求时间常数飞和石

$$\tau_{\rm C}$$
 =3×1=3 s

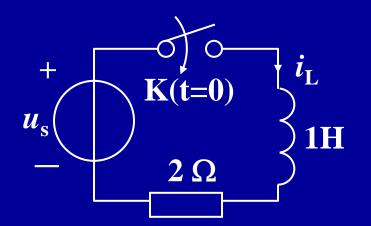
$$\tau_{\rm C} = 3 \times 1 = 3 \text{ s}$$

$$\tau_{L} = \frac{2}{3 + \frac{2 \times 6}{2 + 6}} = \frac{4}{9} \text{ s}$$

$$u_k(t) = u_a(t) - u_b(t) = 4 + (5.5 - 4)e^{-\frac{t}{3}} - [6 + (6.25 - 6)e^{-\frac{9}{4}t}]$$
$$= -2 + 1.5e^{-\frac{t}{3}} - 0.25e^{-2.25t} V \qquad t \ge 0$$

例10 正弦电源激励

t=0时刻开关闭合,换路前电路 处于稳态, $u_s=10\sin(t+45^\circ)V$,求 开关闭合后 $i_{T}(t)$



解: $(1) i_{\mathbf{L}}(0+)=0A$

(2) 求稳态解
$$I_L = \frac{10 \angle 45^{\circ}}{2 + j1} = 4.47 \angle 18.4^{\circ}A$$

$$i_{L}' = 4.47\sin(t+18.43^{\circ})A$$

$$i_L'(0+) = 4.47\sin 18.43^{\circ} = 1.414A$$

$$(3)\tau = 0.5s$$

(4)由三要素法:

$$i_L(t)=4.47\sin(t+18.43^\circ)+(0-1.414) e^{-2t}$$

= 4.47\sin(t+18.43^\circ)-1.414 e^{-2t} (A)