

第七章 一阶电路和二阶电路的时域分析

1. 动态电路方程的建立及初始条件的确定;
2. 一阶电路的零输入响应、零状态响应;
3. 一阶电路的全响应（三要素法）;
4. 一阶电路的阶跃响应、冲激响应;
5. 二阶电路的零输入响应、零状态响应。

重点

初始条件的确定

三要素法

7.1 动态电路的方程及其初始条件

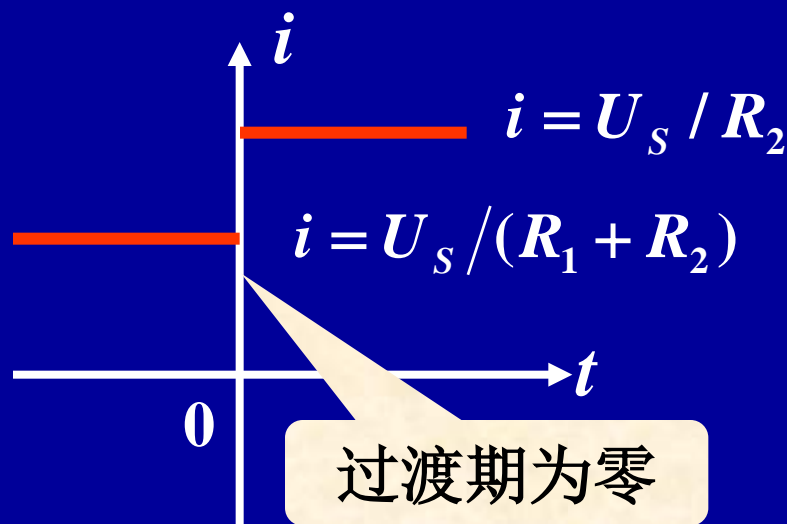
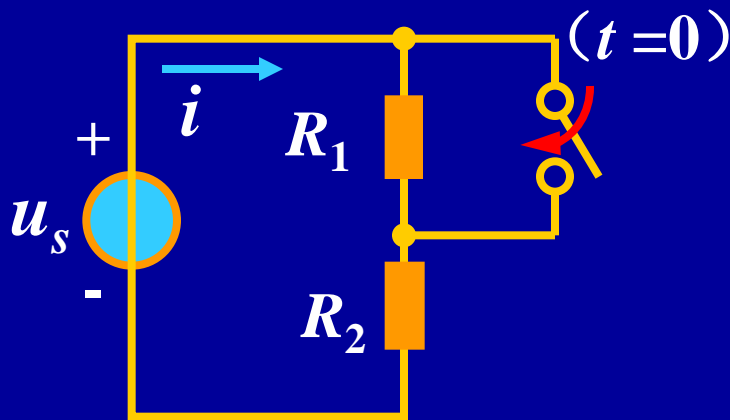
1. 动态电路 含有动态元件电容和电感的电路称动态电路。

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。

例

电阻电路



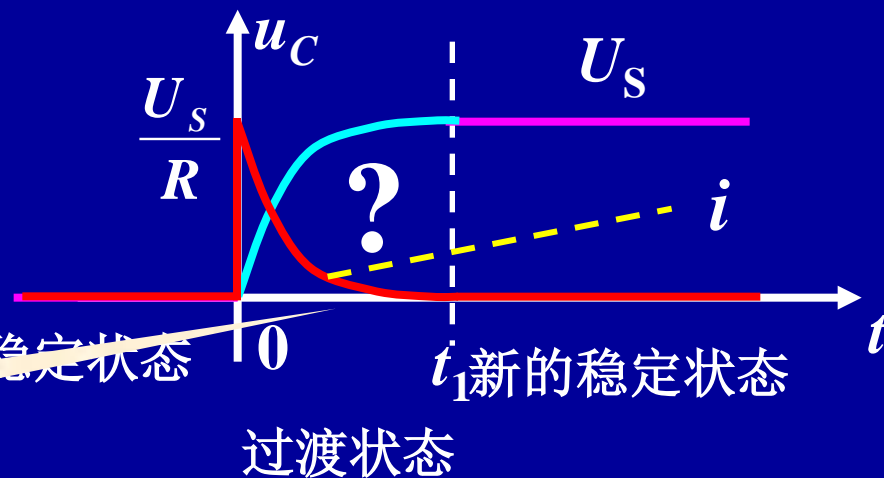
电容电路

K 未动作前，电路处于稳定状态

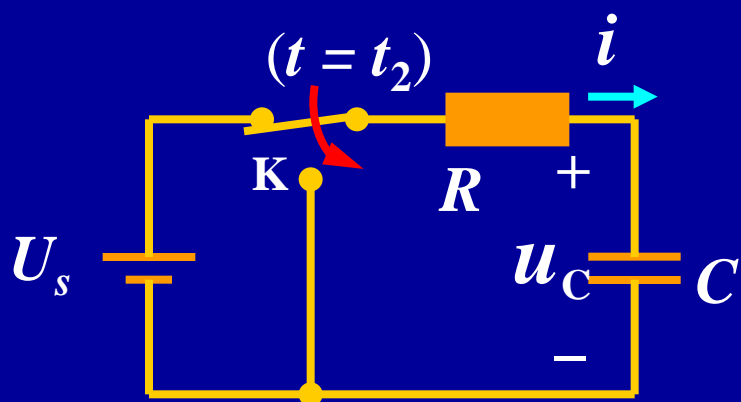
$$i = 0, \quad u_C = 0$$

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

$$i = 0, \quad u_C = U_S$$



有一个过渡期



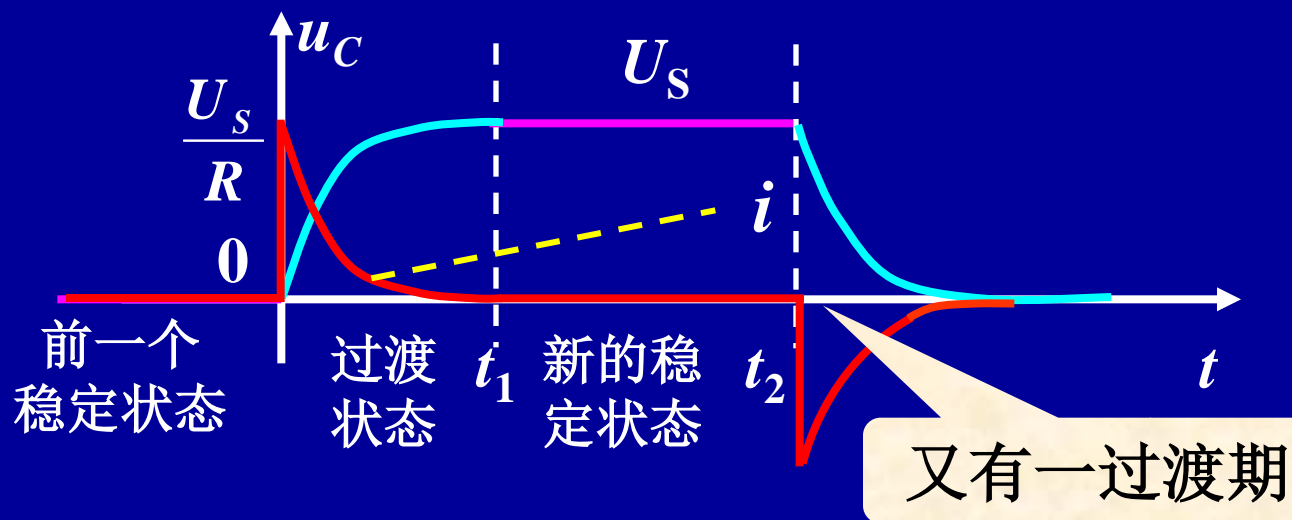
K 未动作前，电路处于稳定状态

$$i = 0, \quad u_C = U_s$$

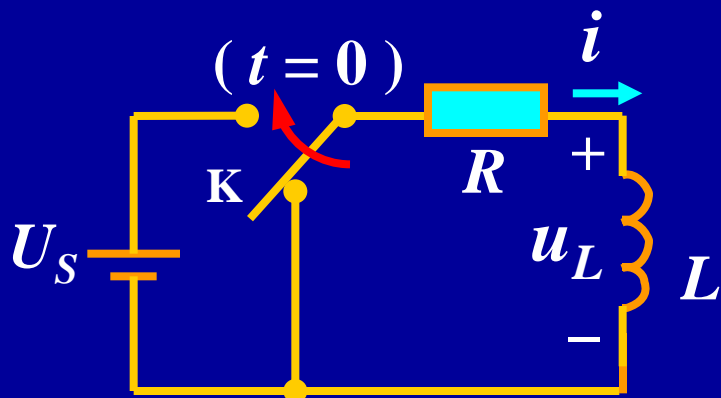
K 动作后很长时间，电容放电完毕，电路达到新的稳定状态

第三个稳定状态

$$i = 0, \quad u_C = 0$$



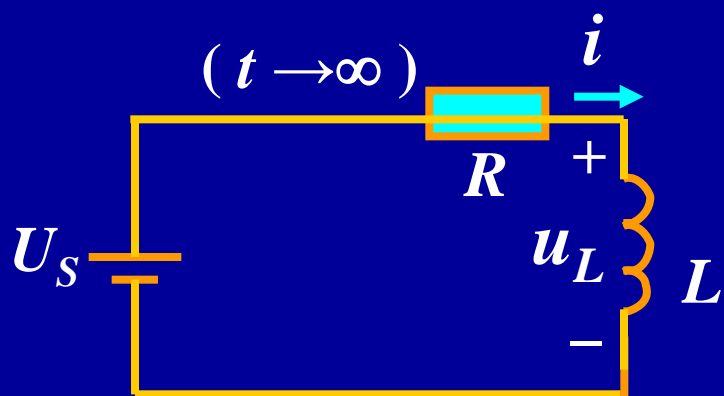
电感电路



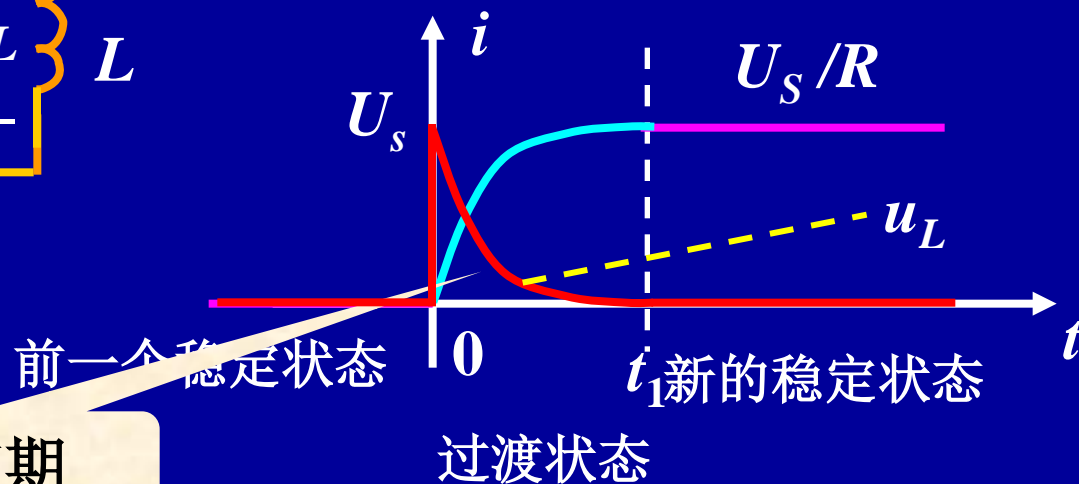
K 未动作前，电路处于稳定状态

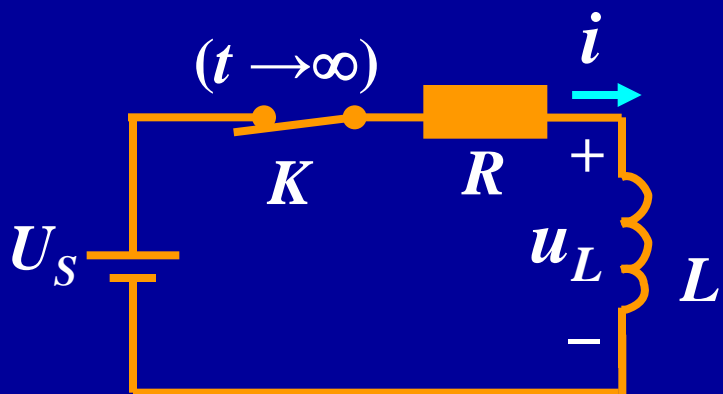
$$i = 0, \quad u_L = 0$$

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



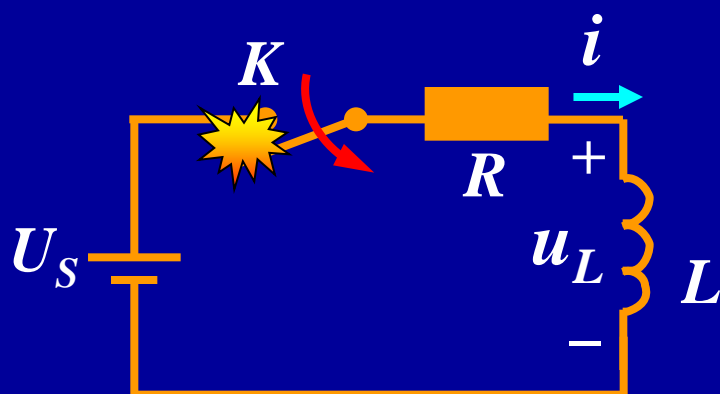
$$i = U_S / R, \quad u_L = 0$$





K 未动作前，电路处于稳定状态

$$i = U_S / R, \quad u_L = 0$$



K 断开瞬间

$$i = 0, \quad u_L = \infty$$

注意工程实际中的过电压过电流现象

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。

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

$$\Delta t \rightarrow 0$$

$$p \rightarrow \infty$$

2. 动态电路的方程

应用KVL和电容的VCR得:

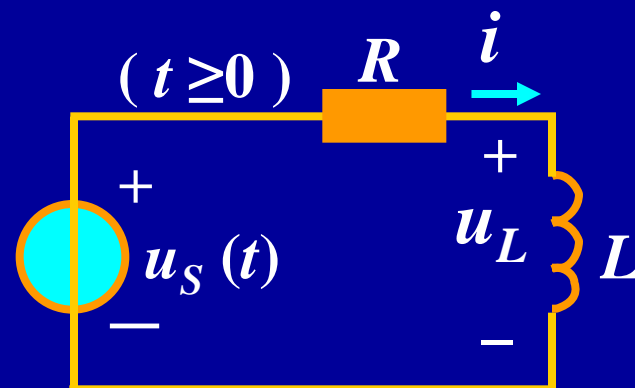
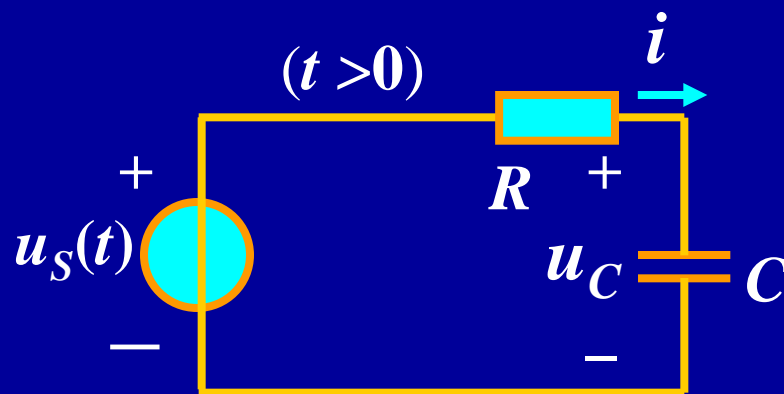
$$Ri + u_C = u_S(t)$$

$$i = C \frac{du_C}{dt} \longrightarrow RC \frac{du_C}{dt} + u_C = u_S(t)$$

应用KVL和电感的VCR得:

$$Ri + u_L = u_S(t)$$

$$u_L = L \frac{di}{dt} \longrightarrow Ri + L \frac{di}{dt} = u_S(t)$$



有源
电阻
电路

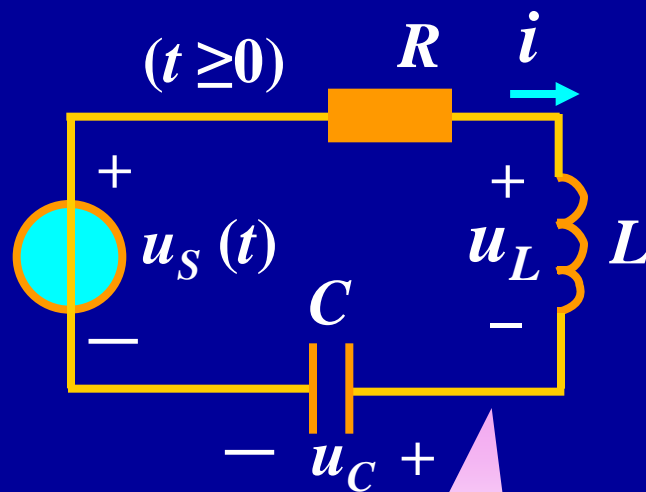
一个动
态元件

一阶
电路

$$Ri + u_L + u_C = u_S(t)$$

$$i = C \frac{du_C}{dt} \quad u_L = L \frac{di}{dt}$$

$$\rightarrow LC \frac{d^2 u_C}{dt^2} + RC \frac{du_C}{dt} + u_C = u_S(t)$$



二阶电路

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



一阶电路中只有一个动态元件，描述电路的方程是一阶线性微分方程。

$$a_1 \frac{dx}{dt} + a_0 x = e(t) \quad t \geq 0$$

二阶电路



二阶电路中有二个动态元件，描述电路的方程是二阶线性微分方程。

$$a_2 \frac{d^2 x}{dt^2} + a_1 \frac{dx}{dt} + a_0 x = e(t) \quad t \geq 0$$

高阶电路



电路中有多个动态元件，描述电路的方程是高阶微分方程。

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

动态电路的分析方法

(1) 根据KVL、KCL和VCR建立微分方程

(2) 求解微分方程

稳态分析和动态分析的区别

稳态分析

换路发生很长时间后状态

微分方程的特解

恒定或周期性激励

动态分析

换路发生后的整个过程

微分方程的一般解

任意激励

3. 电路的初始条件

(1) $t = 0_+$ 与 $t = 0_-$ 的概念

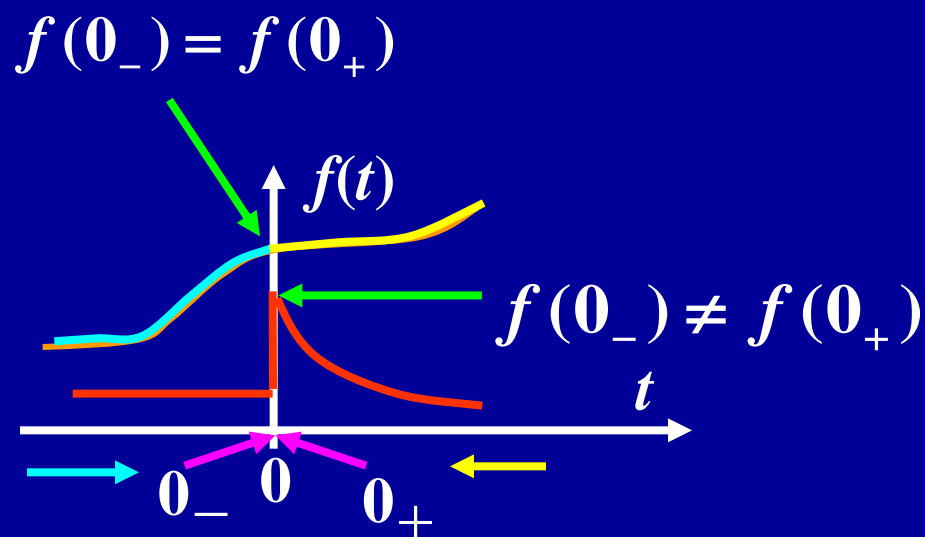
认为换路在 $t = 0$ 时刻进行

0_- 换路前一瞬间

0_+ 换路后一瞬间

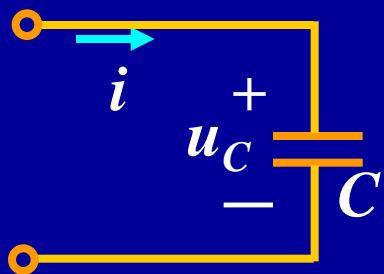
$$f(0_-) = \lim_{\substack{t \rightarrow 0 \\ t < 0}} f(t)$$

$$f(0_+) = \lim_{\substack{t \rightarrow 0 \\ t > 0}} f(t)$$



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



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

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

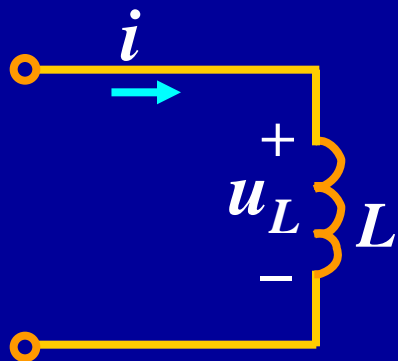
An orange arrow points from the upper limit 0_+ of the integral to a 0 above the integral, indicating that the integral is zero when the current is finite.

当 $i(\xi)$ 为有限值时 $u_C(0_+) = u_C(0_-)$

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。

(3) 电感的初始条件



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

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

Note: In the original image, the integral term is crossed out with a red diagonal line, and a red arrow points from the 0_+ in the limit to a 0 above the integral, indicating that the integral is zero.

当 $u(\xi)$ 为有限值时 $i_L(0_+) = i_L(0_-)$

结
论

换路瞬间，若电感电压保持为有限值，电感电流（磁链）换路前后保持不变。

(4) 换路定律

换路瞬间，若电容电流（或电感电压）保持为有限值，则电容电压（或电感电流）换路前后保持不变。

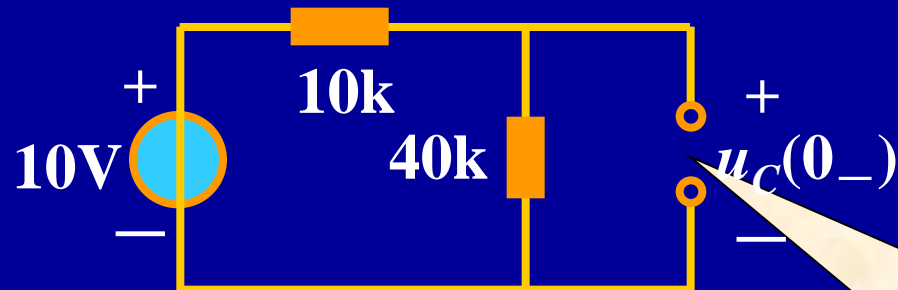
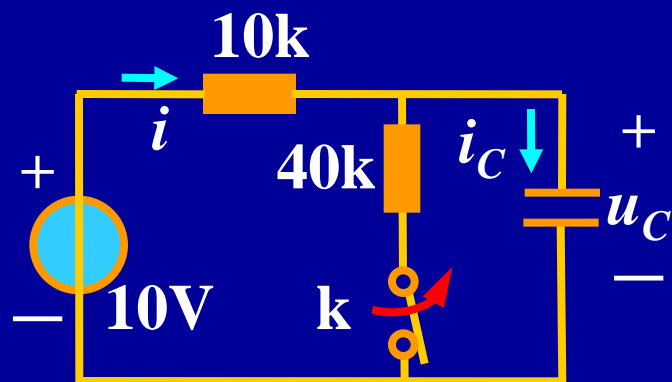
$$u_C(0_+) = u_C(0_-) \quad i_L(0_+) = i_L(0_-)$$

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

例1 求 $i_C(0_+)$



电容开路

$$u_C(0_-) = 8V$$

(2) 由换路定律

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

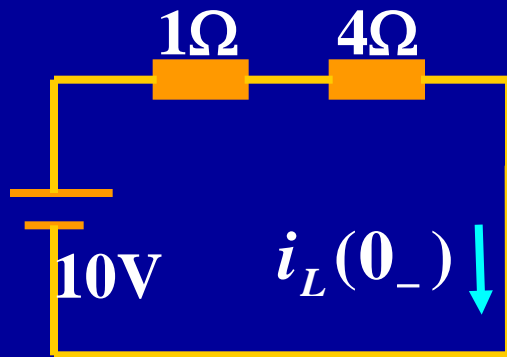
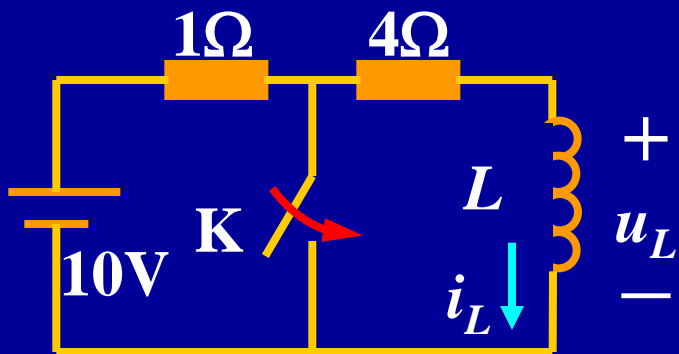
(3) 由 0_+ 等效电路求 $i_C(0_+)$

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

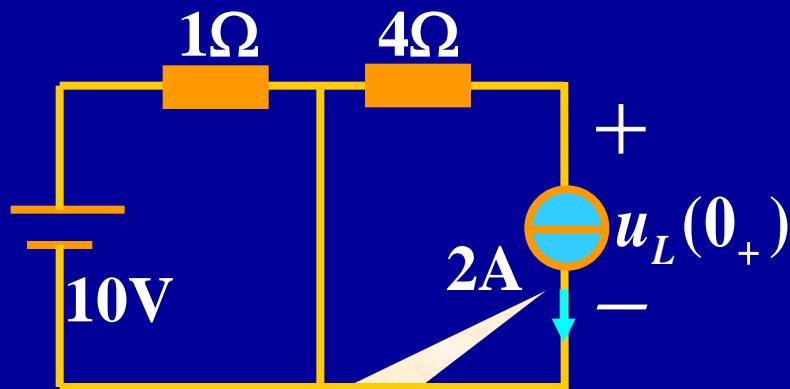
$$i_C(0_-) = 0 \neq i_C(0_+)$$

0_+ 等效电路

电容用电压源替代

例 2 $t = 0$ 时闭合开关 k , 求 $u_L(0_+)$ **解**先求 $i_L(0_-)$ 

电感短路

 0_+ 电路电感用电
流源替代

$$\because u_L(0_-) = 0 \quad \therefore u_L(0_+) \neq 0$$

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

由换路定律:

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

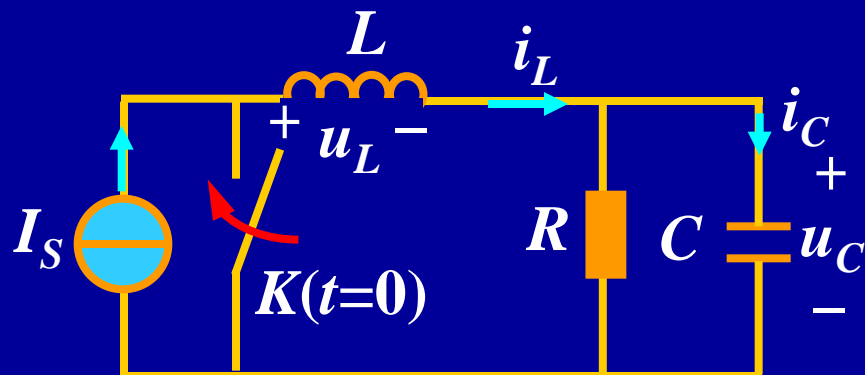
$$u_L(0_+) = -2 \times 4 = -8V$$

求初始值的步骤:

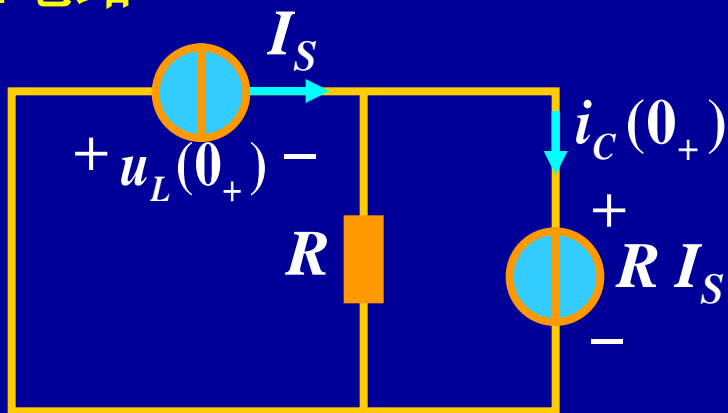
1. 由换路前电路（一般为稳定状态）求 $u_C(0_-)$ 和 $i_L(0_-)$;
2. 由换路定律得 $u_C(0_+)$ 和 $i_L(0_+)$ 。
3. 画 0_+ 等效电路。
 - a. 换路后的电路
 - b. 电容（电感）用电压源（电流源）替代。
（取 0_+ 时刻值，方向与原假定的电容电压、电感电流方向相同）。
4. 由 0_+ 电路求所需各变量的 0_+ 值。

例3

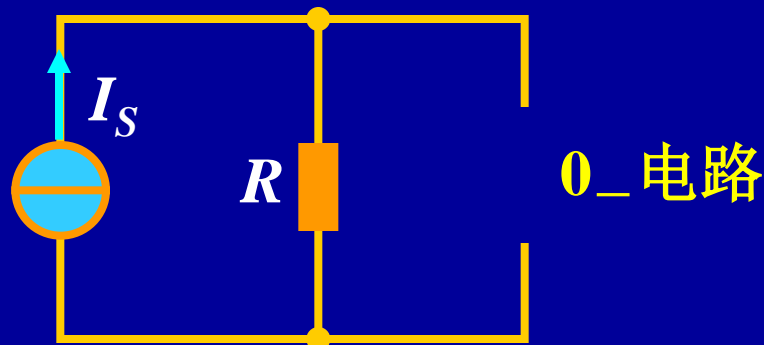
求 $i_C(0_+)$, $u_L(0_+)$



0_+ 电路



解



由 0_- 电路得:

$$i_L(0_+) = i_L(0_-) = I_S$$

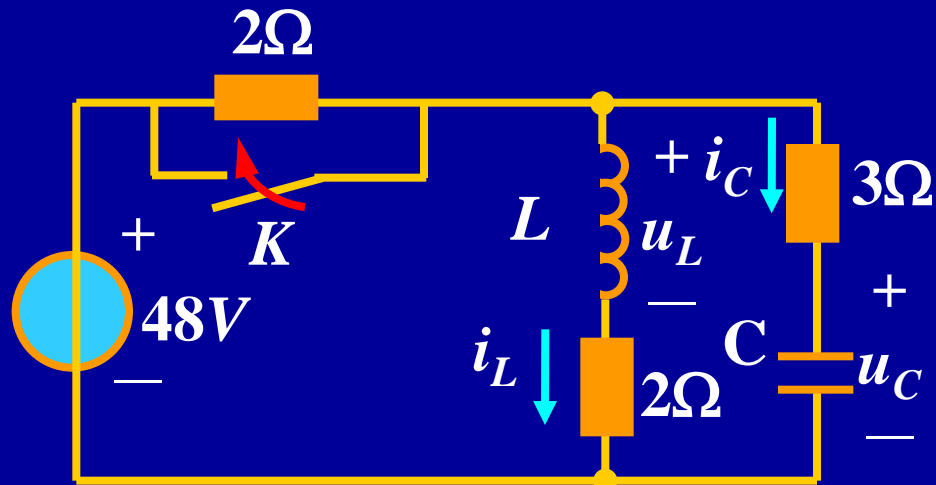
$$u_C(0_+) = u_C(0_-) = RI_S$$

由 0_+ 电路得:

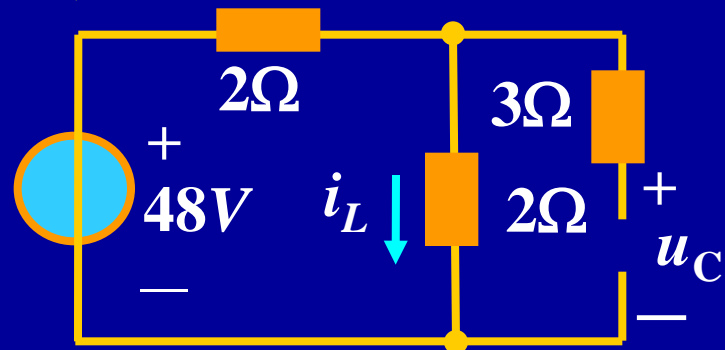
$$i_C(0_+) = I_S - \frac{RI_S}{R} = 0$$

$$u_L(0_+) = -RI_S$$

例4 求 K 闭合瞬间各支路电流和电感电压



解



由 0_- 电路得:

$$i_L(0_+) = i_L(0_-) = 48 / 4 = 12A$$

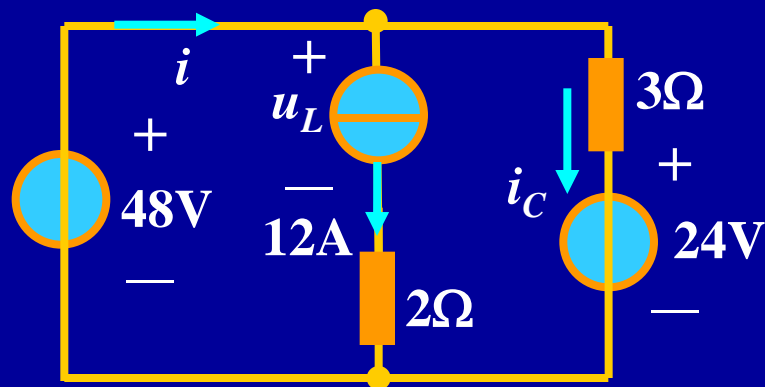
$$u_C(0_+) = u_C(0_-) = 2 \times 12 = 24V$$

由 0_+ 电路得:

$$i_C(0_+) = (48 - 24) / 3 = 8A$$

$$i(0_+) = 12 + 8 = 20A$$

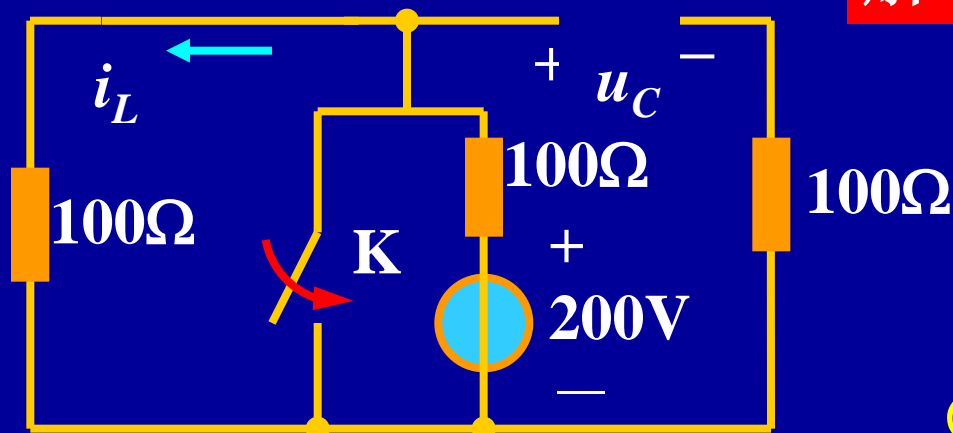
$$u_L(0_+) = 48 - 2 \times 12 = 24V$$



0_+ 电路

例5

求K闭合瞬间流过它的电流值。



解

(1) 确定 0_- 值

$$i_L(0_+) = i_L(0_-) = \frac{200}{200} = 1A$$

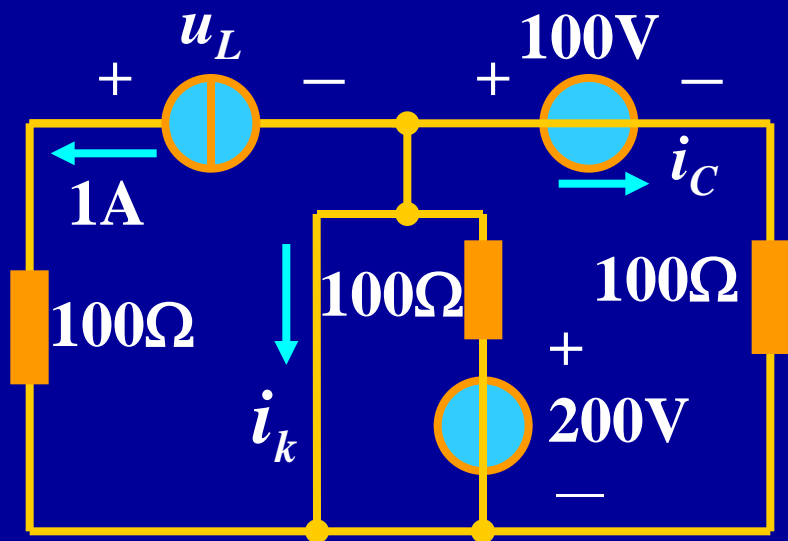
$$u_C(0_+) = u_C(0_-) = 100V$$

(2) 给出 0_+ 等效电路

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

$$u_L(0_+) = 1 \times 100 = 100V$$

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



7.2 一阶电路的零输入响应

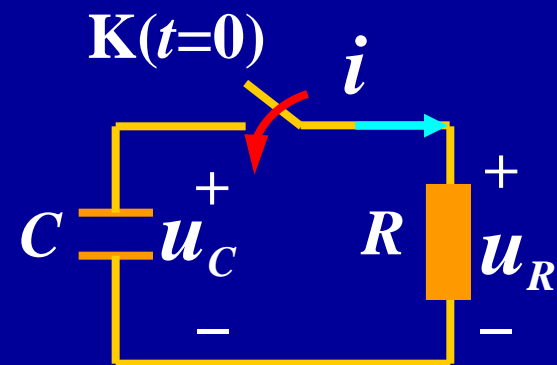
零输入响应

→ 换路后外加激励为零，仅由动态元件初始储能所产生的电压和电流。

1. RC电路的零输入响应

已知 $u_C(0_-) = U_0$

$$-u_R + u_C = 0$$



$$\begin{cases} i = -C \frac{du_C}{dt} \\ u_R = Ri \end{cases}$$

$$\begin{cases} RC \frac{du_C}{dt} + u_C = 0 \\ u_C(0_+) = U_0 \end{cases}$$

$$\text{设 } u_C = Ae^{pt} = Ae^{-\frac{1}{RC}t}$$

$$\text{特征方程 } RCp + 1 = 0 \quad \text{特征根 } p = -\frac{1}{RC}$$

$$u_C = Ae^{-\frac{1}{RC}t} \quad \text{代入初始值} \quad u_C(0_+) = u_C(0_-) = U_0$$

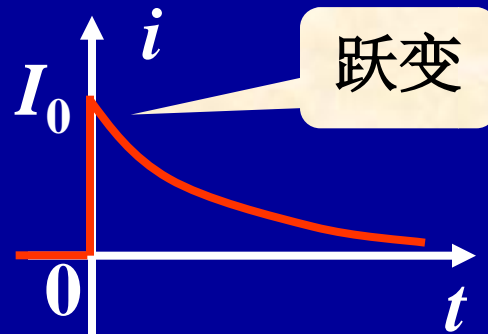
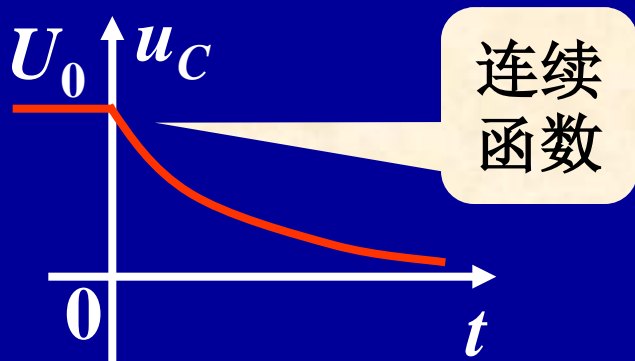
$$A = U_0 \longrightarrow u_C = U_0 e^{-\frac{t}{RC}} \quad t \geq 0$$

$$i = \frac{u_C}{R} = \frac{U_0}{R} e^{-\frac{t}{RC}} = I_0 e^{-\frac{t}{RC}} \quad t \geq 0$$

$$\text{或} \quad i = -C \frac{du_C}{dt} = -CU_0 e^{-\frac{t}{RC}} \left(-\frac{1}{RC}\right) = \frac{U_0}{R} e^{-\frac{t}{RC}}$$

从以上各式可以得出：

(1) 电压、电流是随时间按同一指数规律衰减的函数；



(2) 响应与初始状态成线性关系，其衰减快慢与 RC 有关；

令 $\tau = RC$ ，称 τ 为一阶电路的时间常数

$$[\tau] = [RC] = [\text{欧}][\text{法}] = [\text{欧}] \left[\frac{\text{库}}{\text{伏}} \right] = [\text{欧}] \left[\frac{\text{安秒}}{\text{伏}} \right] = [\text{秒}]$$

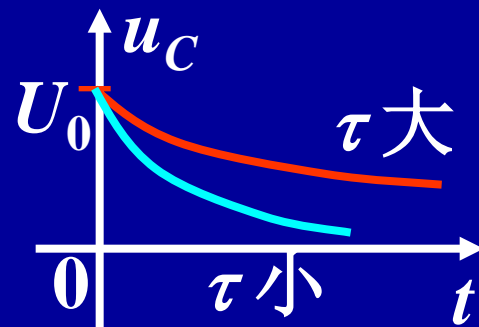
$$\tau = R C$$

$$p = -\frac{1}{RC} = -\frac{1}{\tau}$$

时间常数 τ 的大小反映了电路过渡过程时间的长短

τ 大 \rightarrow 过渡过程时间长

τ 小 \rightarrow 过渡过程时间短



物理含义

\longrightarrow 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

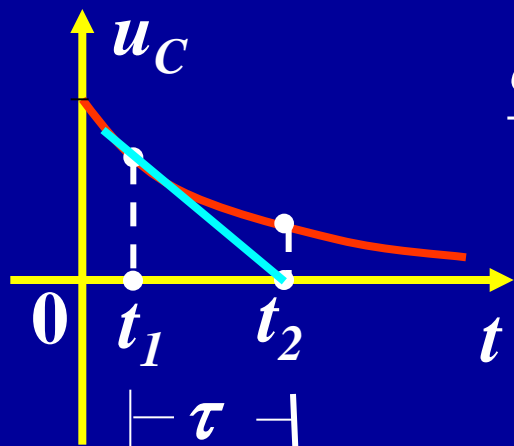
} 放电时间长

t	0	τ	2τ	3τ	5τ
$u_C = U_0 e^{-\frac{t}{\tau}}$	U_0	$U_0 e^{-1}$	$U_0 e^{-2}$	$U_0 e^{-3}$	$U_0 e^{-5}$
	U_0	$0.368 U_0$	$0.135 U_0$	$0.05 U_0$	$0.007 U_0$

τ : 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 3τ — 5τ , 过渡过程结束。

时间常数 τ 还可以用次切距来获得:



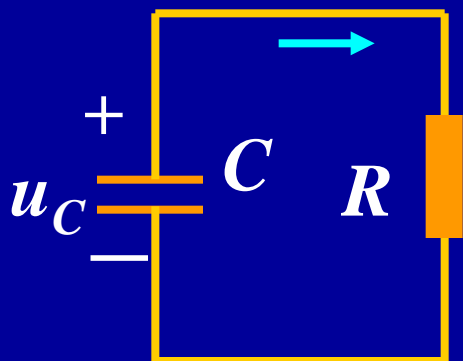
$$\left. \frac{du_C}{dt} \right|_{t_1} = -\frac{1}{\tau} U_0 e^{-\frac{t}{\tau}} \Big|_{t_1} = -\frac{1}{\tau} u_C(t_1)$$

$$k = \frac{u_C(t_1) - 0}{t_1 - t_2} \quad \tau = t_2 - t_1$$

(3) 能量关系



电容不断释放能量被电阻吸收，直到全部消耗完毕。



设 $u_C(0_+) = U_0$

电容放出能量：

→ $\frac{1}{2}CU_0^2$

电阻吸收（消耗）能量：



$$\begin{aligned} W_R &= \int_0^{\infty} i^2 R dt = \int_0^{\infty} \left(\frac{U_0}{R} e^{-\frac{t}{RC}} \right)^2 R dt \\ &= \frac{U_0^2}{R} \int_0^{\infty} e^{-\frac{2t}{RC}} dt = \frac{U_0^2}{R} \left(-\frac{RC}{2} e^{-\frac{2t}{RC}} \right) \Big|_0^{\infty} = \frac{1}{2} C U_0^2 \end{aligned}$$

例

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：

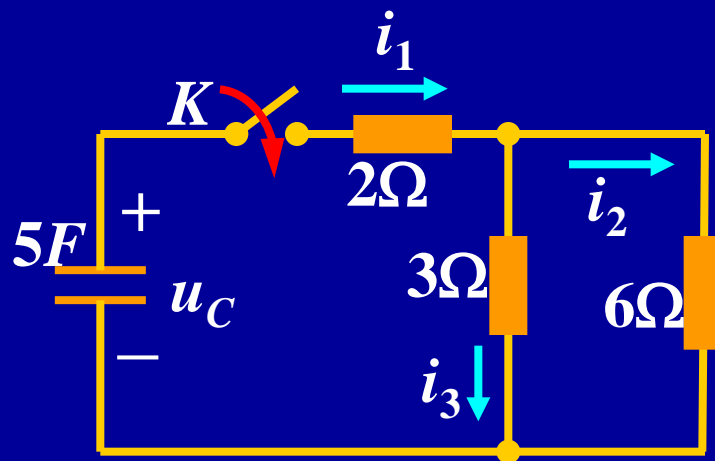
$$u_C = U_0 e^{-\frac{t}{RC}} \quad t \geq 0$$

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

$$\longrightarrow u_C = 24e^{-\frac{t}{20}}V \quad t \geq 0$$

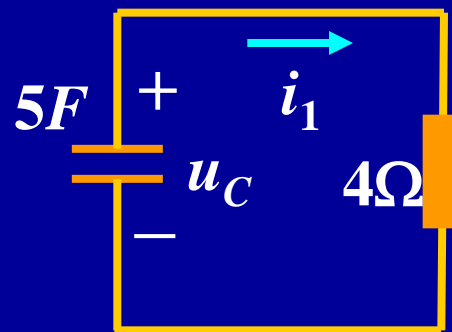
$$i_1 = u_C / 4 = 6e^{-\frac{t}{20}}A$$

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

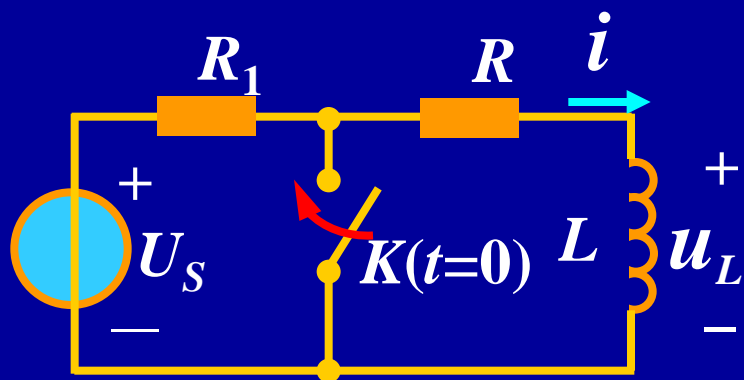


等效电路

↓ $t > 0$



2. RL 电路的零输入响应



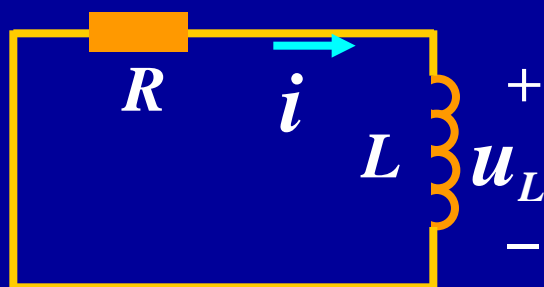
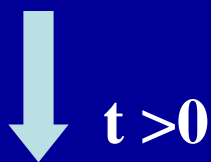
$$i_L(0_+) = i_L(0_-) = \frac{U_s}{R_1 + R} = I_0$$

$$L \frac{di}{dt} + Ri = 0 \quad t \geq 0$$

$$i(t) = Ae^{pt}$$

特征方程 $Lp + R = 0$

特征根 $p = -\frac{R}{L}$



代入初始值 $i(0_+) = I_0 \longrightarrow A = i(0_+) = I_0$

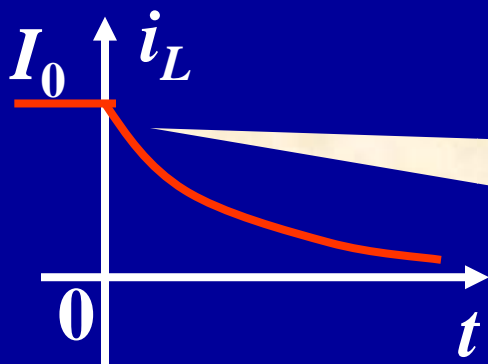
得 $i(t) = I_0 e^{pt} = I_0 e^{-\frac{R}{L}t} \quad t \geq 0$

$$i_L(t) = I_0 e^{-\frac{t}{L/R}} \quad t \geq 0$$

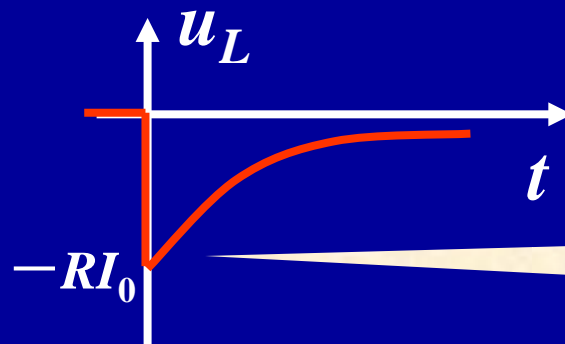
$$u_L(t) = L \frac{di_L}{dt} = -RI_0 e^{-\frac{t}{L/R}}$$

从以上式子可以得出：

(1) 电压、电流是随时间按同一指数规律衰减的函数；



连续
函数



跃变

(2) 响应与初始状态成线性关系，其衰减快慢与 L/R 有关；

令 $\tau = L/R$ ，称为一阶 RL 电路时间常数。

$$[\tau] = \left[\frac{L}{R} \right] = \left[\frac{\text{亨}}{\text{欧}} \right] = \left[\frac{\text{韦}}{\text{安} \cdot \text{欧}} \right] = \left[\frac{\text{伏} \cdot \text{秒}}{\text{安} \cdot \text{欧}} \right] = [\text{秒}]$$

$$\tau = L/R \quad p = \frac{-1}{L/R} = \frac{-1}{\tau}$$

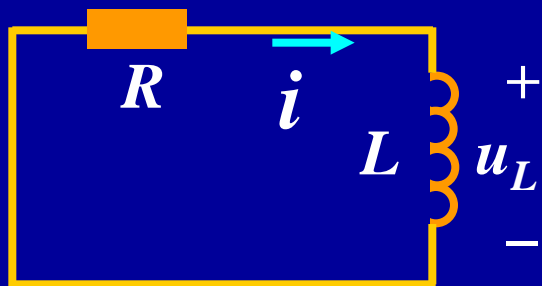
时间常数 τ 的大小反映了电路过渡过程时间的长短

τ 大 \rightarrow 过渡过程时间长 τ 小 \rightarrow 过渡过程时间短

物理含义 \longrightarrow 电流初值 $i(0)$ 一定：

L 大	$W = Li^2/2$ 起始能量大	} 放电慢 τ 大
R 小	$P = Ri^2$ 放电过程消耗能量小	

(3) 能量关系 \longrightarrow 电感不断释放能量被电阻吸收,
直到全部消耗完毕。



设 $i_L(0_+) = I_0$

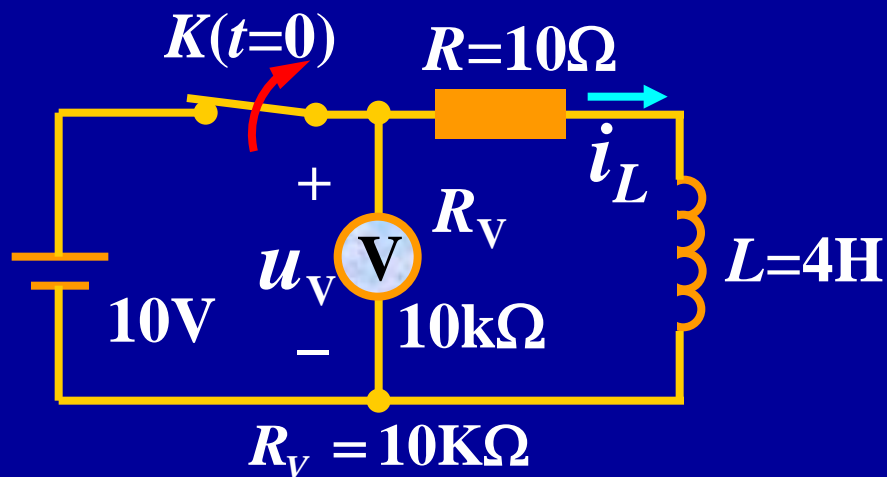
电感放出能量: \longrightarrow

$$\frac{1}{2} L I_0^2$$

电阻吸收 (消耗) 能量: \longrightarrow

$$\begin{aligned} W_R &= \int_0^{\infty} i^2 R dt = \int_0^{\infty} (I_0 e^{-\frac{t}{L/R}})^2 R dt \\ &= I_0^2 R \int_0^{\infty} e^{-\frac{2t}{L/R}} dt = I_0^2 R \left(-\frac{L/R}{2} e^{-\frac{2t}{L/R}} \right) \Big|_0^{\infty} = \frac{1}{2} L I_0^2 \end{aligned}$$

例1 $t=0$ 时, 打开开关K, 求 u_v 。 电压表量程: 50V



解 $i_L(0_+) = i_L(0_-) = 1 \text{ A}$

$$i_L = e^{-t/\tau} \quad t \geq 0$$

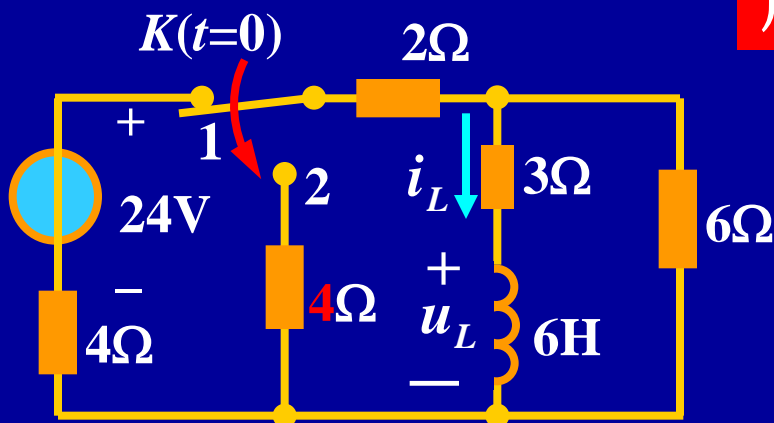
$$\tau = \frac{L}{R + R_v} \approx \frac{4}{10000} = 4 \times 10^{-4} \text{ s}$$

$$u_v = -R_v i_L = -10000 e^{-2500t} \quad t \geq 0$$

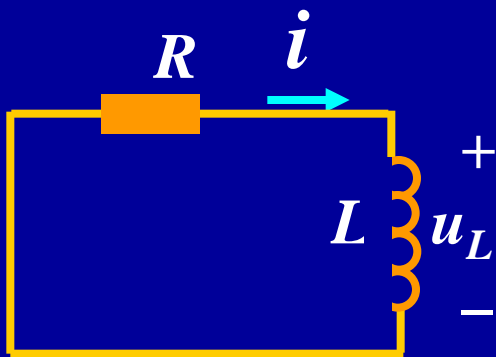
$u_v(0_+) = -10000 \text{ V}$ 造成  损坏。

例2

$t=0$ 时, 开关K由1 \rightarrow 2, 求电感电压和电流及开关两端电压 u_{12} 。



$t > 0$



解

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

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

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

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

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

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

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

小结

1. 一阶电路的零输入响应是由储能元件的初值引起的响应, 都是由初始值按指数规律衰减为零的函数。

$$y(t) = y(0_+)e^{-\frac{t}{\tau}}$$

$$RC \text{ 电路 } u_C(0_+) = u_C(0_-)$$

$$RL \text{ 电路 } i_L(0_+) = i_L(0_-)$$

2. 衰减快慢取决于时间常数 τ

$$RC \text{ 电路 } \tau = RC, \quad RL \text{ 电路 } \tau = L/R$$

R 是与动态元件相连的一端口电路的等效电阻。

3. 同一电路中所有响应具有相同的时间常数。
4. 一阶电路的零输入响应和初始值成正比, 称为零输入线性。

7.3 一阶电路的零状态响应

零状态响应

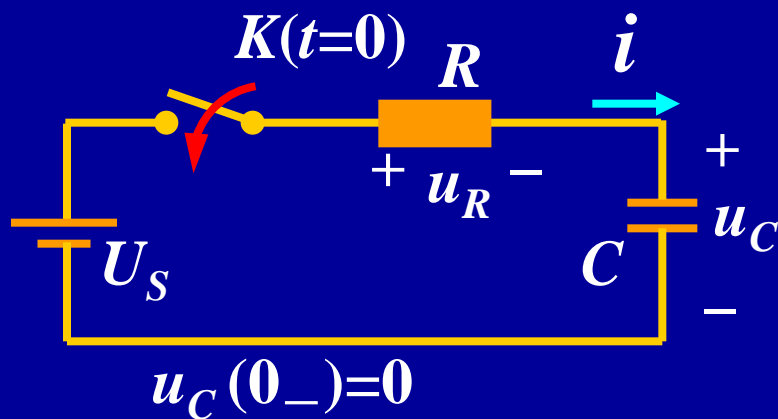
→ 动态元件初始能量为零，由 $t \geq 0$ 时电路中外施激励作用所产生的响应。

1. RC电路的零状态响应

列方程：

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

非齐次线性常微分方程



非齐次方程特解

解的形式为：

$$u_C = u'_C + u''_C$$

齐次方程通解

u'_C \longrightarrow 特解（强制分量，稳态分量）

$$RC \frac{du_C}{dt} + u_C = U_S \quad \text{的特解} \quad \longrightarrow \quad u'_C = U_S$$

与输入激励的变化规律有关，为电路的稳态解

u''_C \longrightarrow 通解（自由分量，暂态分量）

$$RC \frac{du_C}{dt} + u_C = 0 \quad \text{的通解} \quad \longrightarrow \quad u''_C = Ae^{-\frac{t}{RC}}$$

变化规律由电路参数和结构决定

全解 $u_C(t) = u'_C + u''_C = U_S + Ae^{-\frac{t}{RC}}$

由初始条件 $u_C(0_+) = 0$ 定积分常数 A

$$u_C(0_+) = A + U_S = 0 \quad \longrightarrow \quad A = -U_S$$

$$u_C = U_S - U_S e^{-\frac{t}{RC}} = U_S (1 - e^{-\frac{t}{RC}}) \quad (t \geq 0)$$

从以上式子可以得出：

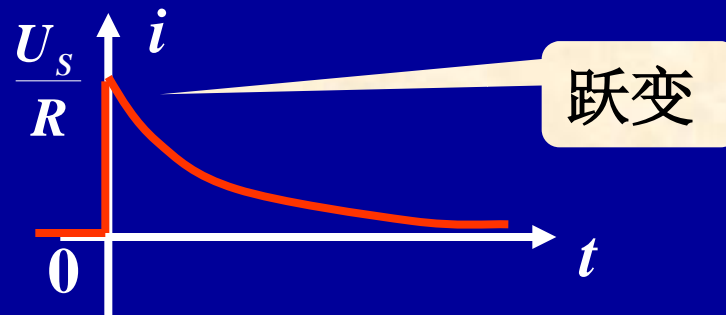
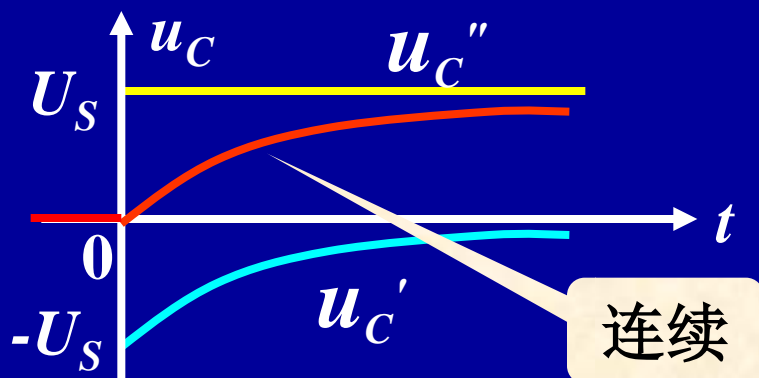
$$i = C \frac{du_C}{dt} = \frac{U_S}{R} e^{-\frac{t}{RC}}$$

(1) 电压、电流是随时间按同一指数规律变化的函数；
电容电压由两部分构成：

稳态分量（强制分量）

+

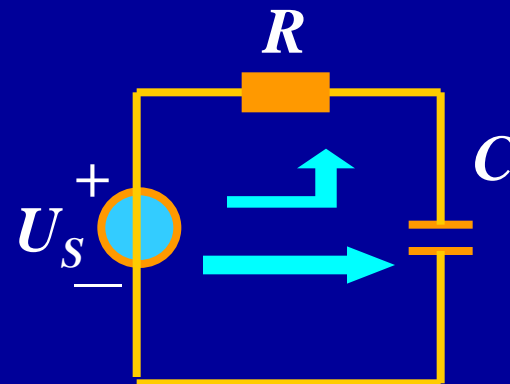
暂态分量（自由分量）



(2) 响应变化的快慢，由时间常数 $\tau = RC$ 决定；
 τ 大，充电慢， τ 小充电就快。

(3) 响应与外加激励成线性关系；

(4) 能量关系



电容储存: $\frac{1}{2}CU_s^2$

电阻消耗 $\int_0^\infty i^2 R dt = \int_0^\infty \left(\frac{U_s}{R} e^{-\frac{t}{RC}}\right)^2 R dt = \frac{1}{2}CU_s^2$

电源提供能量: $\int_0^\infty U_s i dt = U_s q = CU_s^2$

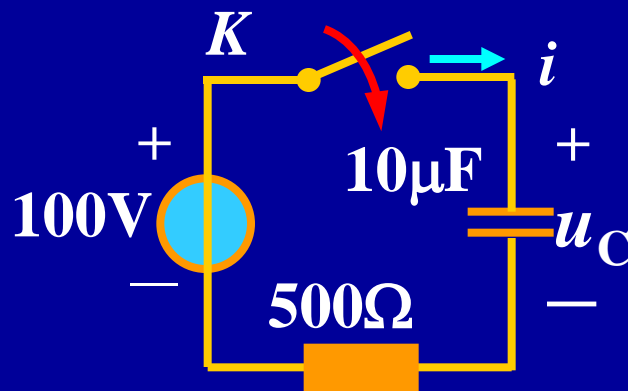
电源提供的能量一半消耗在电阻上，
一半转换成电场能量储存在电容中。

例

$t=0$ 时, 开关 K 闭合, 已知 $u_C(0_-)=0$, 求 (1) 电容电压和电流, (2) $u_C=80\text{V}$ 时的充电时间 t 。

解

(1) 这是一个 RC 电路零状态响应问题。



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

$$u_C = U_s (1 - e^{-\frac{t}{RC}}) = 100(1 - e^{-200t}) \text{ V} \quad (t \geq 0)$$

$$i = C \frac{du_C}{dt} = \frac{U_s}{R} e^{-\frac{t}{RC}} = 0.2e^{-200t} \text{ A}$$

(2) 设经过 t_1 秒, $u_C=80\text{V}$

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

2. RL 电路的零状态响应

已知 $i_L(0_-)=0$ ，电路方程为：

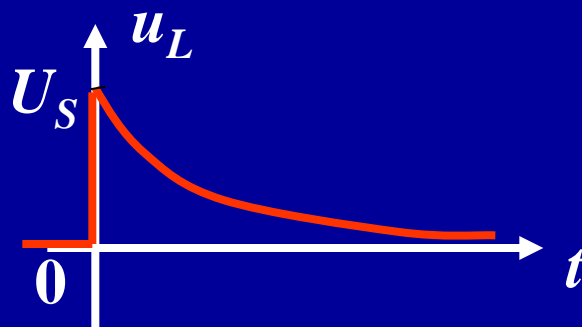
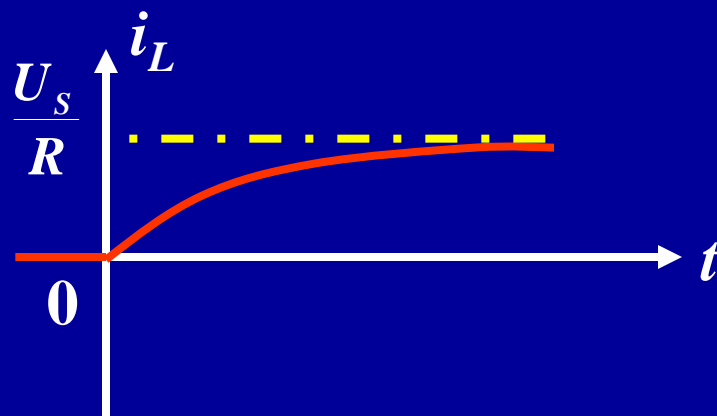
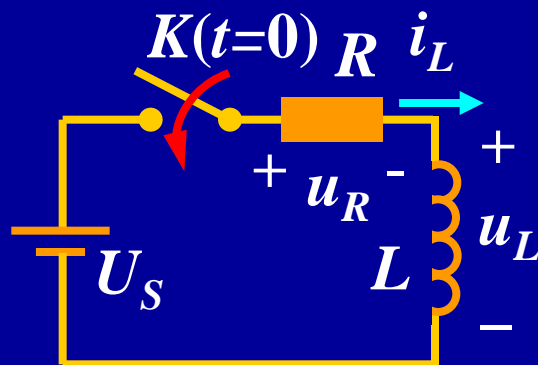
$$L \frac{di_L}{dt} + Ri_L = U_S$$

$$i_L = i'_L + i''_L = \frac{U_S}{R} + Ae^{-\frac{R}{L}t}$$

$$i_L(0_+) = 0 \rightarrow A = -\frac{U_S}{R}$$

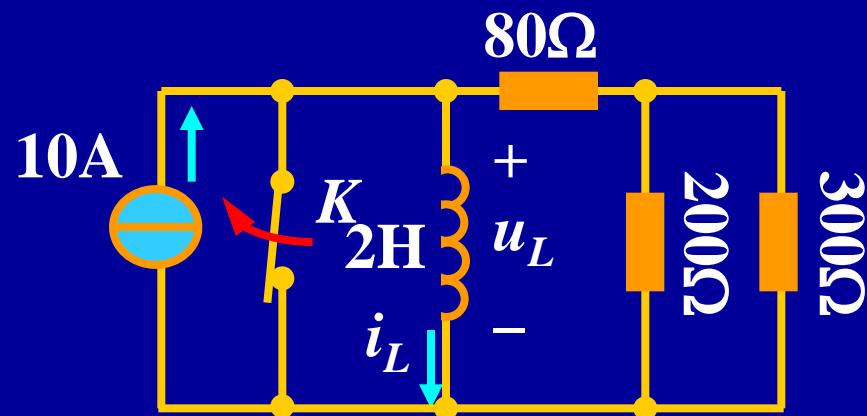
$$i_L = \frac{U_S}{R} (1 - e^{-\frac{R}{L}t})$$

$$u_L = L \frac{di_L}{dt} = U_S e^{-\frac{R}{L}t}$$



例1 $t=0$ 时,开关 K 打开,求 $t>0$ 后 i_L 、 u_L 的变化规律。

解 这是一个 RL 电路零状态响应问题,先化简电路。



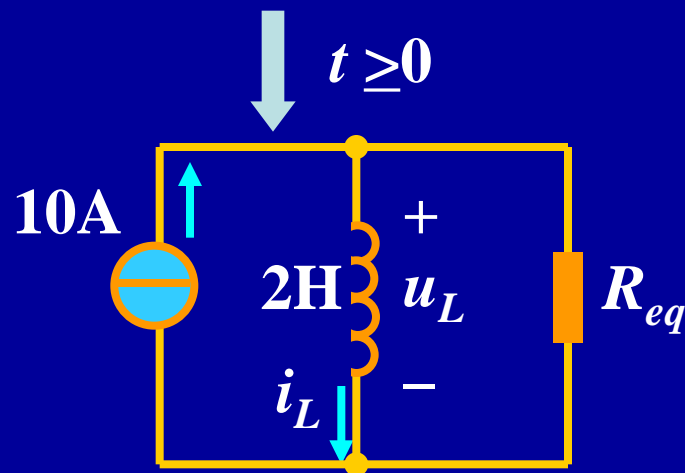
$$R_{eq} = 80 + 200 // 300 = 200\Omega$$

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

$$i_L(\infty) = 10A$$

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

$$u_L(t) = L \frac{di_L}{dt} = 2000e^{-100t}V$$



例2 $t=0$ 时,开关 K 打开, 求 $t>0$ 后 i_L 、 u_L 的及电流源的端电压 u 。

解

$$R_{eq} = 10 + 10 = 20\Omega$$

$$U_S = 2 \times 10 = 20V$$

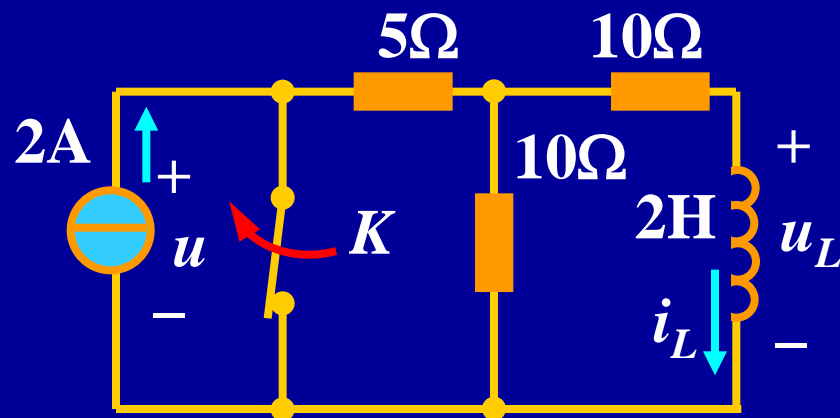
$$\tau = L / R_{eq} = 2 / 20 = 0.1s$$

$$i_L(\infty) = U_S / R_{eq} = 1A$$

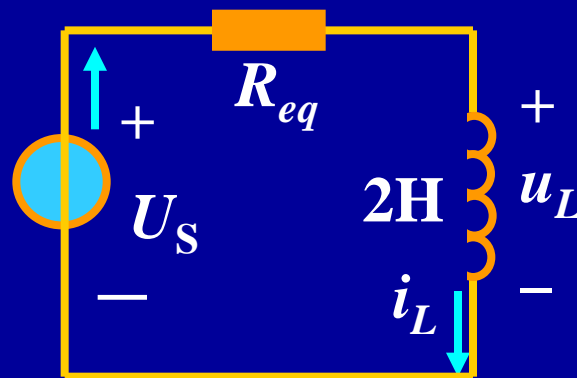
$$i_L(t) = (1 - e^{-10t})A$$

$$u_L(t) = L \frac{di_L(t)}{dt} = 20e^{-10t}V$$

$$u = 5I_S + 10i_L + u_L = 20 + 10e^{-10t}V$$



$t \geq 0$



7.4 一阶电路的全响应

全响应



电路的初始状态不为零，同时又有外加激励源作用时电路中产生的响应。

1. 全响应

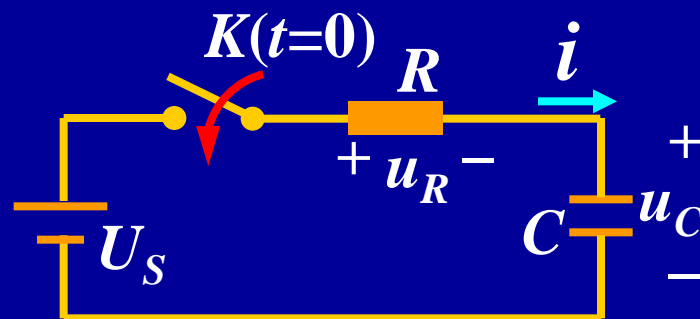
以RC电路为例，电路微分方程：

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

$$u_C(t) = u'_C + u''_C$$

$$\begin{cases} \text{稳态解} & u'_C = U_S \\ \text{暂态解} & u''_C = A e^{-\frac{t}{\tau}} \end{cases}$$

$$\tau = RC$$



由起始值定A

$$u_C(0_-) = U_0$$

$$u_C(0_+) = A + U_S = U_0$$

$$\therefore A = U_0 - U_S$$

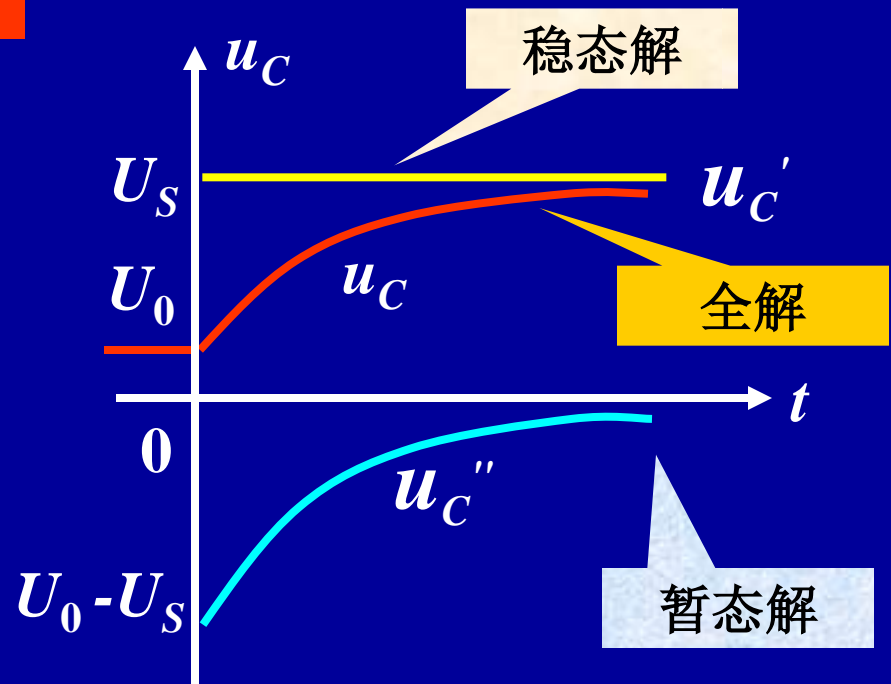
$$u_C = U_S + Ae^{\frac{-t}{\tau}} = U_S + (U_0 - U_S)e^{\frac{-t}{\tau}} \quad t \geq 0$$

强制分量(稳态解)

自由分量(暂态解)

2. 全响应的两种分解方式

(1) 全响应可以分解为暂态分量和稳态分量之和

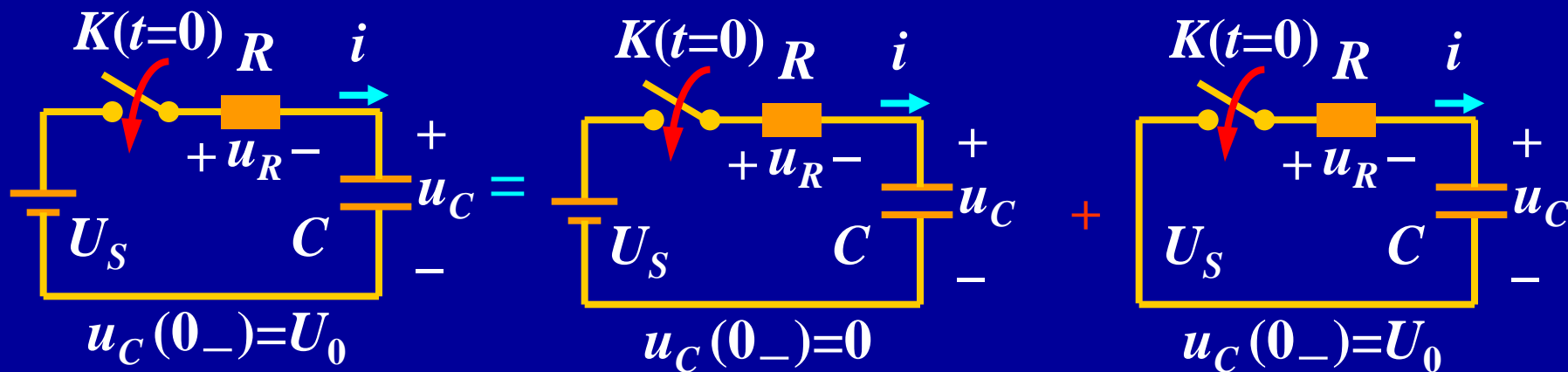


(2) 全响应可以分解为零状态响应和零输入响应之和

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

零状态响应

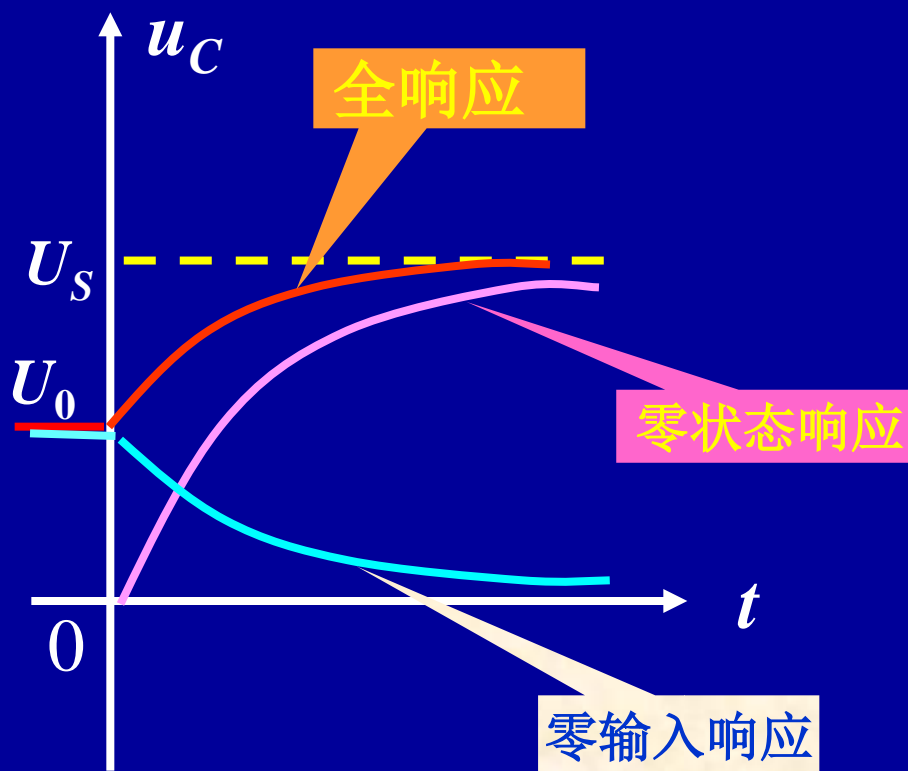
零输入响应



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

零状态响应

零输入响应

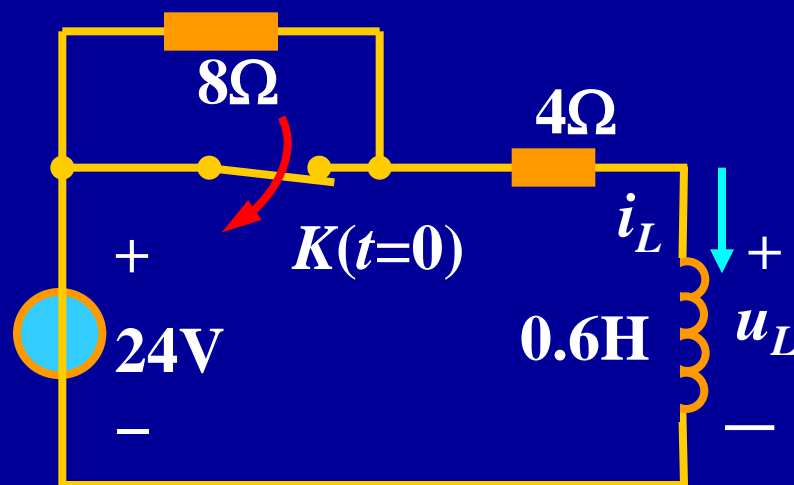


例1 $t=0$ 时,开关K打开, 求 $t>0$ 后的 i_L 、 u_L

解

$$i_L(0_-) = i_L(0_+) = 24/4 = 6A$$

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



零输入响应: $i'_L(t) = 6e^{-20t} A$

零状态响应: $i''_L(t) = \frac{24}{12}(1 - e^{-20t})A$

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

例2 $t=0$ 时,开关 K 闭合, 求 $t>0$ 后的 i_C 、 u_C 及电流源两端的电压。已知: $u_C(0_-)=1V, C=1F$ 。

解

稳态分量: $u_C(\infty) = 10 + 1 = 11V$

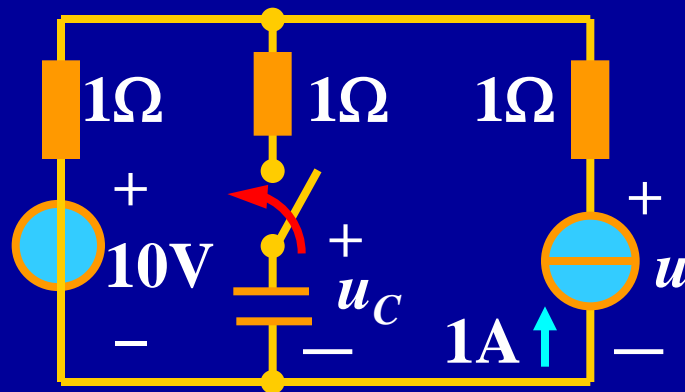
$$\tau = RC = (1+1) \times 1 = 2s$$

全响应: $u_C(t) = 11 + Ae^{-0.5t}V \rightarrow A = -10$

$$u_C(t) = 11 - 10e^{-0.5t}V$$

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

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



3. 三要素法分析一阶电路

一阶电路的数学模型是一阶微分方程: $a \frac{df}{dt} + bf = c$

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

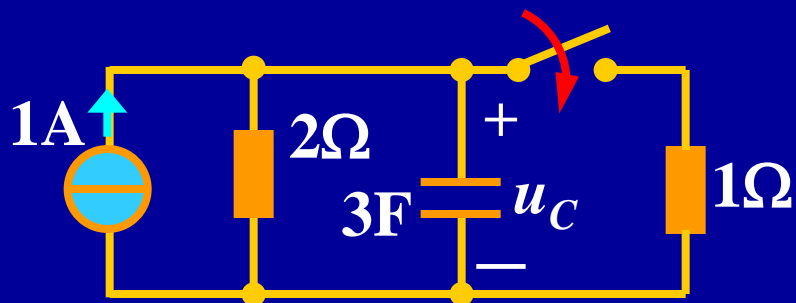
令 $t = 0_+$ $f(0_+) = f(\infty) + A \rightarrow A = f(0_+) - f(\infty)$

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

三要素	{	$f(\infty)$	稳态解	\rightarrow	用 $t \rightarrow \infty$ 的稳态电路求解
		$f(0_+)$	初始值	\rightarrow	用 0_+ 等效电路求解
		τ	时间常数	\rightarrow	用 0_+ 等效电路求解

分析一阶电路问题转为求解电路的三个要素的问题

例1 已知： $t=0$ 时开关闭合，求换路后的 $u_C(t)$ 。



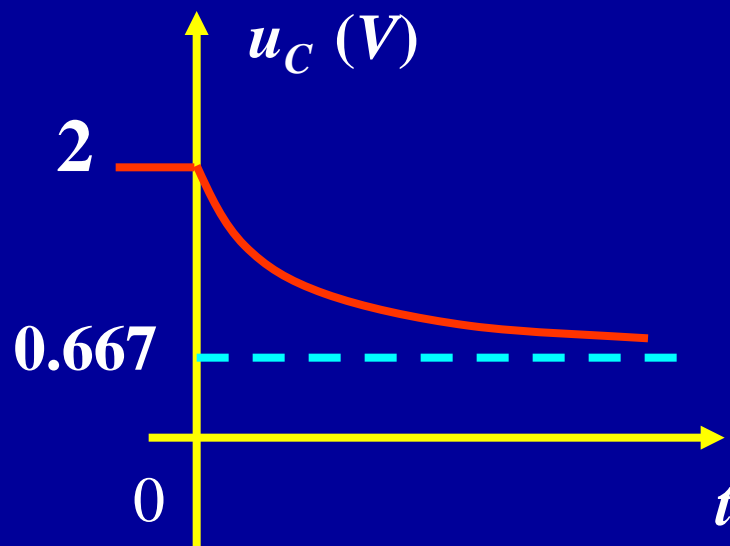
解 $u_C(0_+) = u_C(0_-) = 2V$

$$u_C(\infty) = (2 // 1) \times 1 = \frac{2}{3}V$$

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

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

$$u_C = \frac{2}{3} + (2 - \frac{2}{3})e^{-0.5t} = \frac{2}{3} + \frac{4}{3}e^{-0.5t} \quad t \geq 0$$



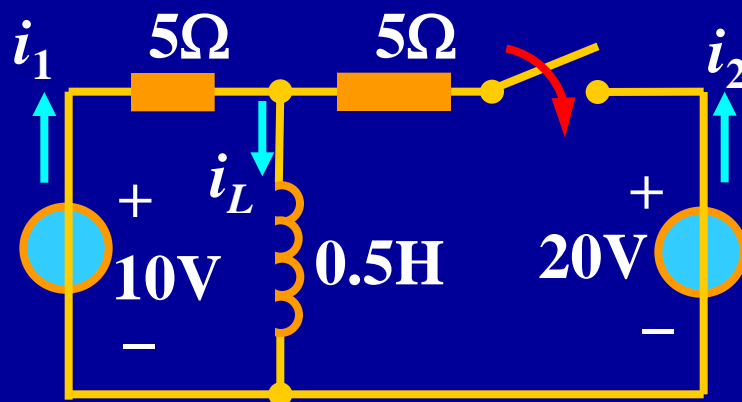
例2 $t=0$ 时,开关闭合, 求 $t>0$ 后的 i_L 、 i_1 、 i_2

解 三要素为:

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

$$i_L(\infty) = 10/5 + 20/5 = 6A$$

$$\tau = L/R = 0.5/(5//5) = 1/5s$$



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

$$i_L(t) = 6 + (2 - 6)e^{-5t} = 6 - 4e^{-5t} \quad t \geq 0$$

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

$$i_1(t) = (10 - u_L)/5 = 2 - 2e^{-5t} A$$

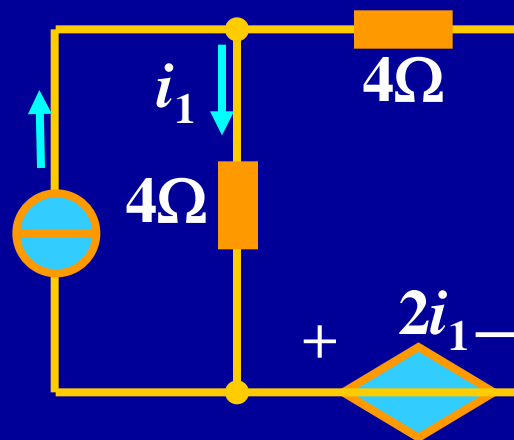
$$i_2(t) = (20 - u_L)/5 = 4 - 2e^{-5t} A$$

例3 已知: $t=0$ 时开关由1 \rightarrow 2, 求换路后的 $u_C(t)$ 。

解 三要素为:

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

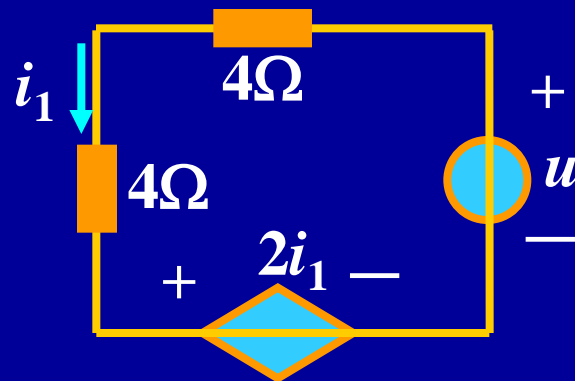
$$u_{OC} = 4i_1 + 2i_1 = 6i_1 = 12V$$



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

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

$$\begin{aligned} u_C(t) &= 12 + [-8 - 12]e^{-t} \\ &= 12 - 20e^{-t}V \end{aligned}$$



$$u = 10i_1 \rightarrow$$

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

例4 已知： $t=0$ 时开关闭合，求换路后的电流 $i(t)$ 。

解 三要素为：

$$u_C(0_+) = u_C(0_-) = 10V$$

$$\tau_1 = R_{eq}C = 2 \times 0.25 = 0.5s$$

$$u_C(\infty) = 0$$

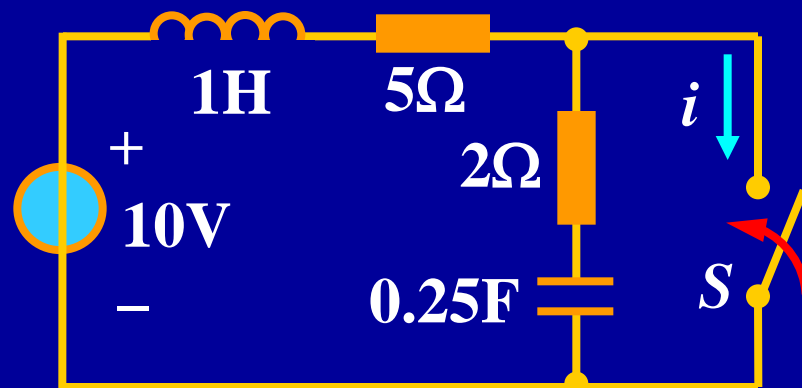
$$i_L(0_+) = i_L(0_-) = 0 \quad i_L(\infty) = 10/5 = 2A$$

$$\tau_2 = L/R_{eq} = 1/5 = 0.2s$$

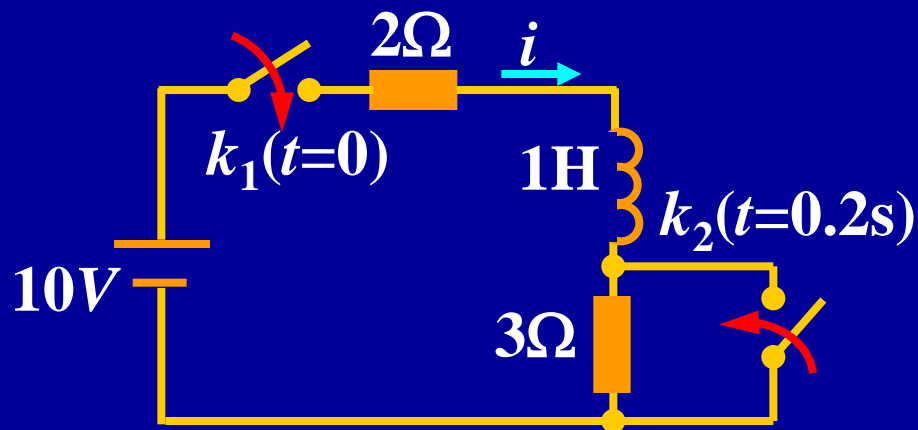
$$u_C(t) = u_C(\infty) + [u_C(0_+) - u_C(\infty)]e^{-\frac{t}{\tau_1}} = 10e^{-2t}V$$

$$i_L(t) = i_L(\infty) + [i_L(0_+) - i_L(\infty)]e^{-\frac{t}{\tau_2}} = 2(1 - e^{-5t})A$$

$$i(t) = i_L(t) + \frac{u_C(t)}{2} = 2(1 - e^{-5t}) + 5e^{-2t}A$$



例5 已知：电感无初始储能，
 $t = 0$ 时合 k_1 ， $t = 0.2\text{s}$ 时合 k_2 ，
 求两次换路后的电感电
 流 $i(t)$ 。



解

$$0 < t < 0.2\text{s}$$

$$i(0_+) = i(0_-) = 0$$

$$\tau_1 = L/R = 1/5 = 0.2\text{s}$$

$$i(\infty) = 10/5 = 2\text{A}$$

$$i(t) = 2 - 2e^{-5t} \text{ A}$$

$$t > 0.2\text{s}$$

$$i(0.2_-) = 2 - 2e^{-5 \times 0.2} = 1.26\text{A}$$

$$i(0.2_+) = 1.26\text{A}$$

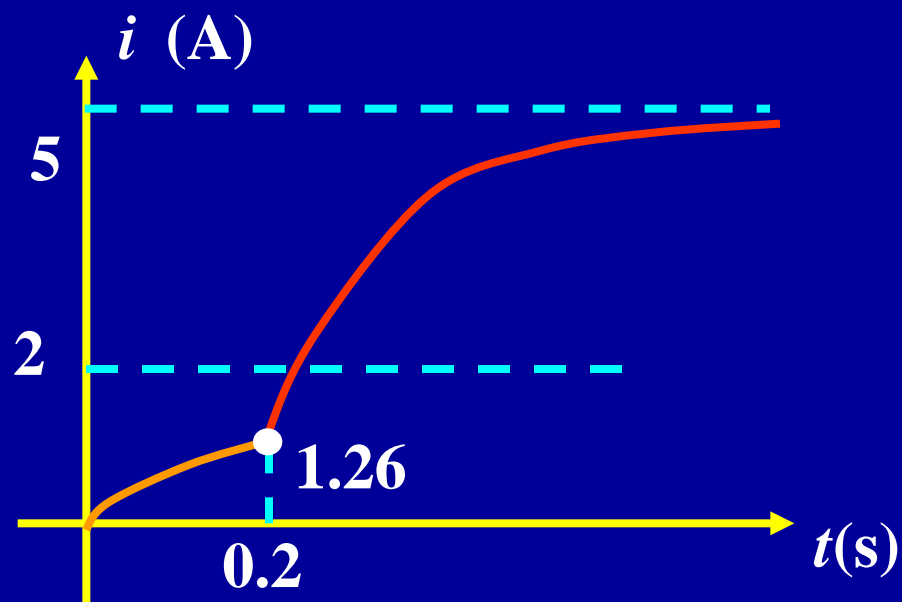
$$\tau_2 = L/R = 1/2 = 0.5$$

$$i(\infty) = 10/2 = 5\text{A}$$

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

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

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

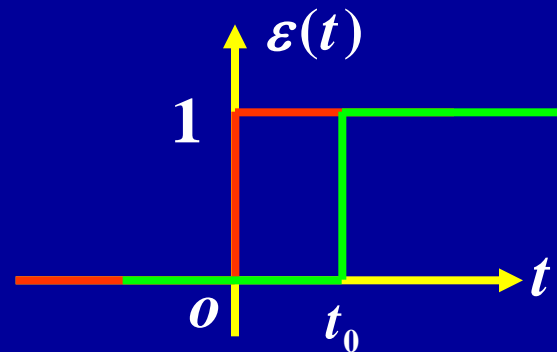


7.5 一阶电路的阶跃响应

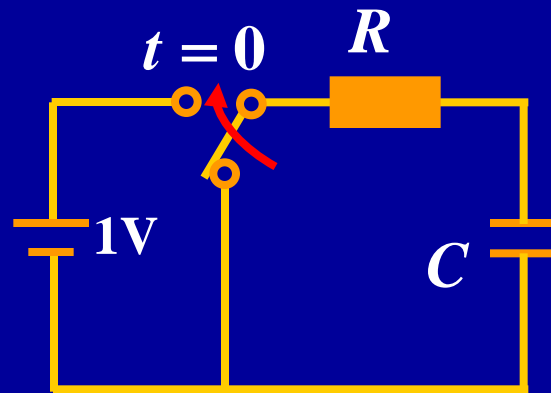
单位阶跃函数

是一种奇异函数，定义为：

$$\varepsilon(t) = \begin{cases} 0 & t \leq 0_- \\ 1 & t \geq 0_+ \end{cases}$$

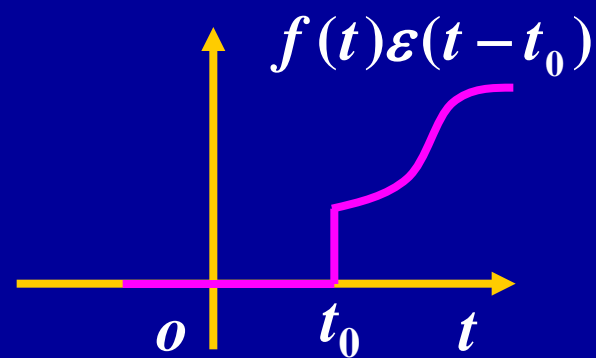
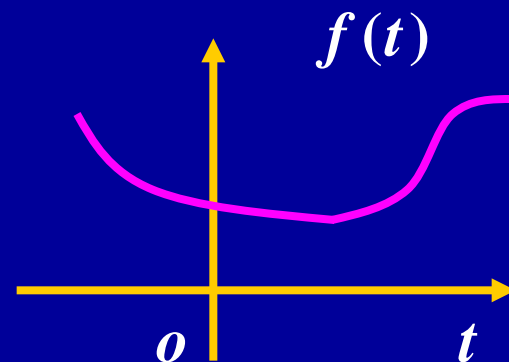


$$\varepsilon(t - t_0) = \begin{cases} 0 & t \leq t_{0-} \\ 1 & t \geq t_{0+} \end{cases}$$



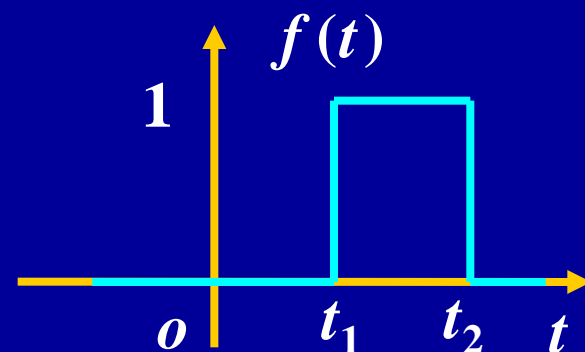
1. 用阶跃函数可以起始任意一个函数 $f(t)$

$$f(t)\varepsilon(t-t_0)=\begin{cases} 0 & t \leq t_{0-} \\ f(t) & t \geq t_{0+} \end{cases}$$



2. 用阶跃函数表示矩形脉冲

$$f(t) = \varepsilon(t-t_1) - \varepsilon(t-t_2)$$



单位阶跃响应

在单位阶跃函数作用下电路引起的响应，记为 $s(t)$ 。

阶跃响应

若已知电路的单位阶跃响应为 $s(t)$ ，激励为：

$$u_s(t) = U_0 \varepsilon(t - t_1)$$

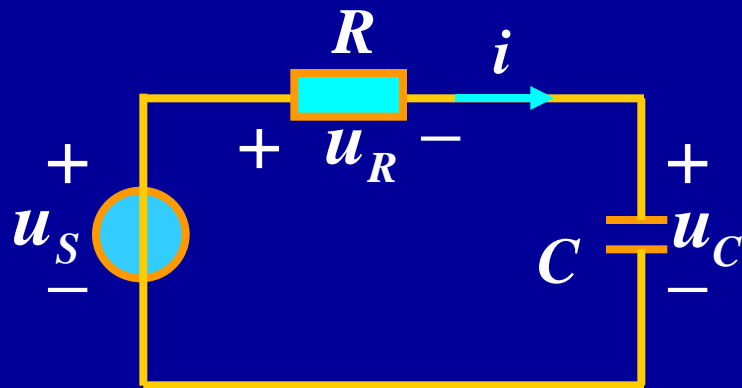
则电路的阶跃响应（零状态响应）为：

$$f(t) = U_0 s(t - t_1)$$

例6 脉冲序列分析

1. RC 电路在单个脉冲作用的响应

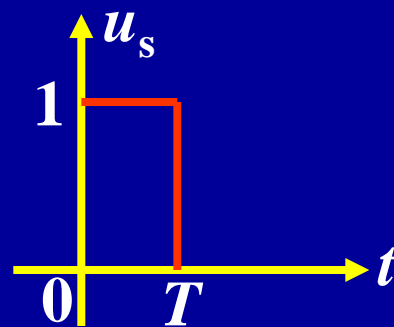
(1) $0 < t < T$



$$u_{C1}(0_+) = u_{C1}(0_-) = 0 \text{ V}$$

$$u_{C1}(\infty) = 1 \text{ V} \quad \tau = RC$$

$$u_{C1}(t) = u_{C1}(\infty) + [u_{C1}(0_+) - u_{C1}(\infty)]e^{-\frac{t}{RC}}$$



$$\begin{cases} u_{C1}(t) = 1 - e^{-\frac{t}{RC}} \text{ V}, & t > 0 \\ u_{R1}(t) = e^{-\frac{t}{RC}} \text{ V}, & t > 0 \\ i_1(t) = \frac{1}{R} e^{-\frac{t}{RC}} \text{ A}, & t > 0 \end{cases}$$

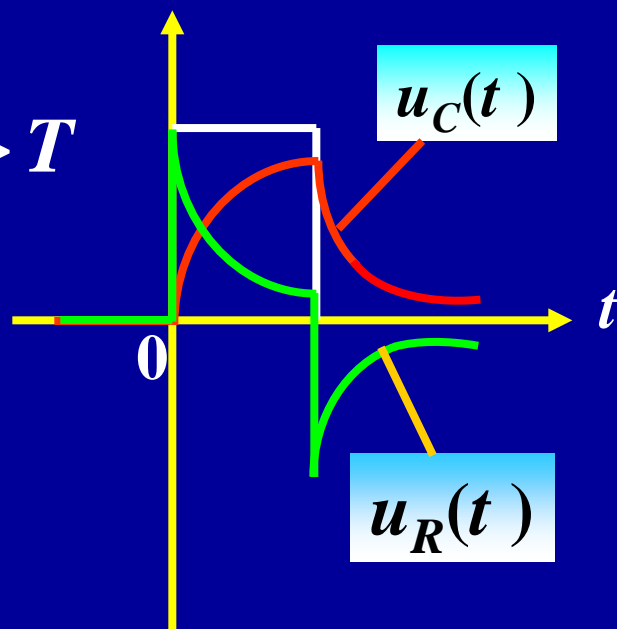
$$\begin{cases} u_s = 0 & \begin{cases} t > T \\ t < 0 \end{cases} \\ u_s = 1 & (0 < t < T) \end{cases}$$

$$(2) \quad t > T \quad u_{C2}(0_+) = u_{C1}(T) = 1 - e^{-\frac{T}{RC}} V$$

$$u_{C2}(\infty) = 0 V \quad \tau = RC$$

$$u_{C2}(t) = u_{C2}(\infty) + [u_{C2}(0_+) - u_{C2}(\infty)]e^{-\frac{t-T}{RC}}$$

$$\begin{cases} u_{C2}(t) = (1 - e^{-\frac{T}{RC}})e^{-\frac{t-T}{RC}} V, & t > T \\ u_{R2}(t) = -u_{C2}(t), & t > T \\ i_2(t) = -\frac{1 - e^{-\frac{T}{RC}}}{R} e^{-\frac{t-T}{RC}} A, & t > T \end{cases}$$



利用阶跃响应求解

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

$$s_{u_R}(t) = e^{-\frac{t}{RC}} V$$

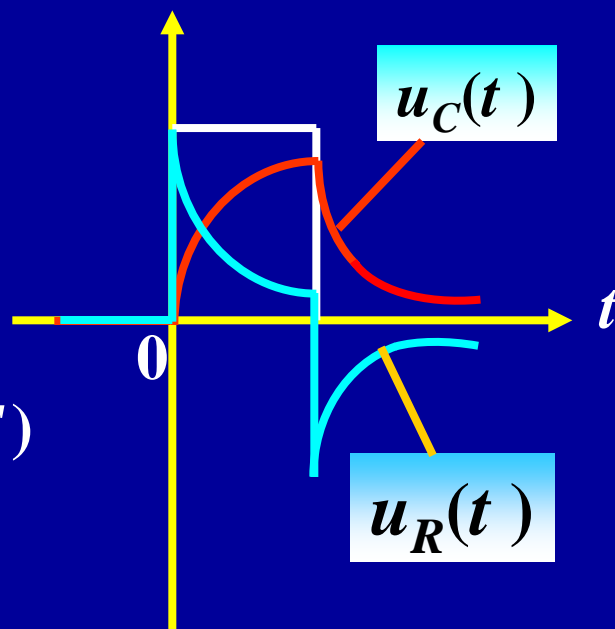
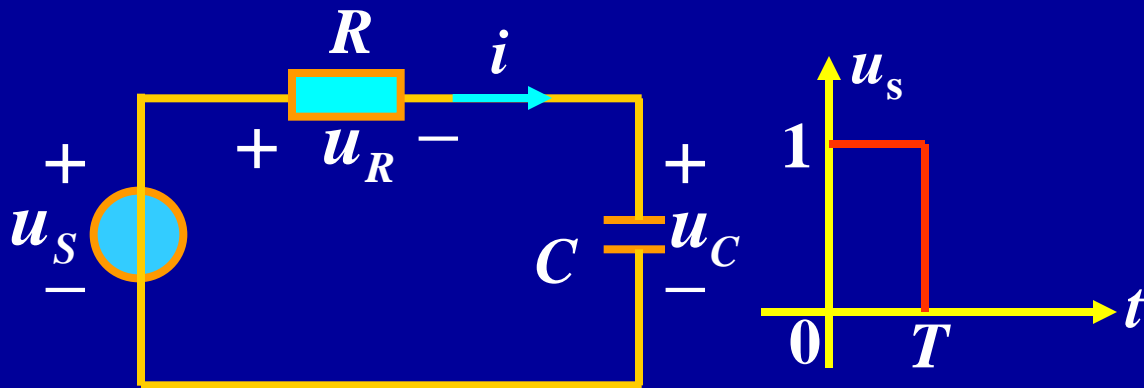
$$s_i(t) = \frac{1}{R} e^{-\frac{t}{RC}} A$$

$$u_s(t) = \varepsilon(t) - \varepsilon(t - T)$$

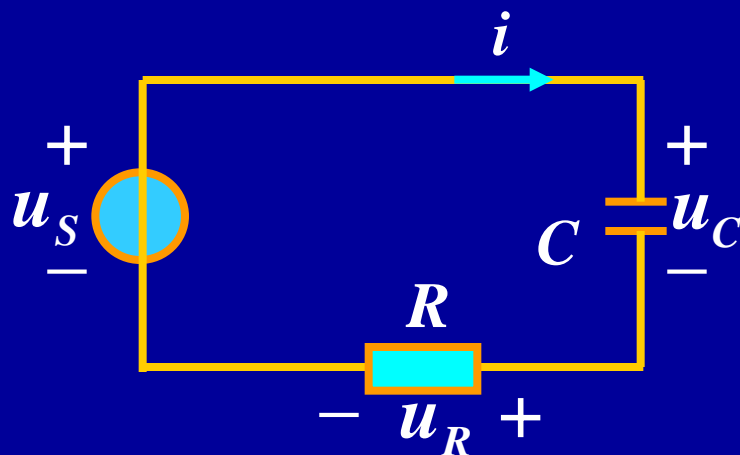
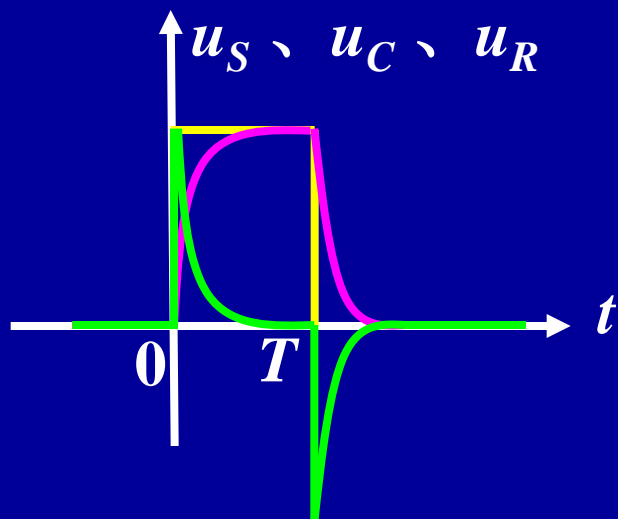
$$u_C(t) = (1 - e^{-\frac{t}{RC}}) \varepsilon(t) - (1 - e^{-\frac{t-T}{RC}}) \varepsilon(t - T)$$

$$u_R(t) = e^{-\frac{t}{RC}} \varepsilon(t) - e^{-\frac{t-T}{RC}} \varepsilon(t - T)$$

$$i(t) = \frac{1}{R} e^{-\frac{t}{RC}} \varepsilon(t) - \frac{1}{R} e^{-\frac{t-T}{RC}} \varepsilon(t - T)$$



(a) $\tau \ll T$, u_R 为输出

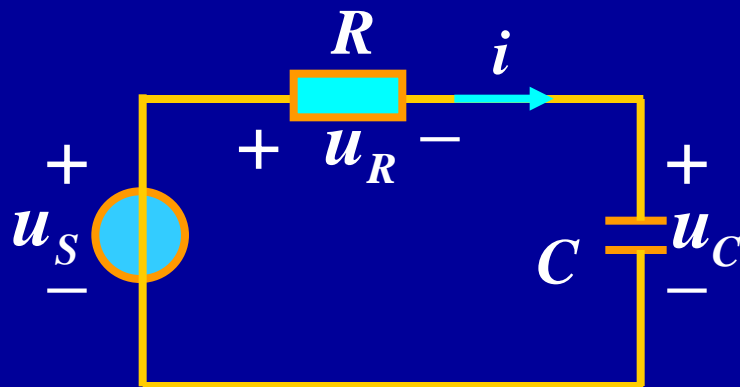
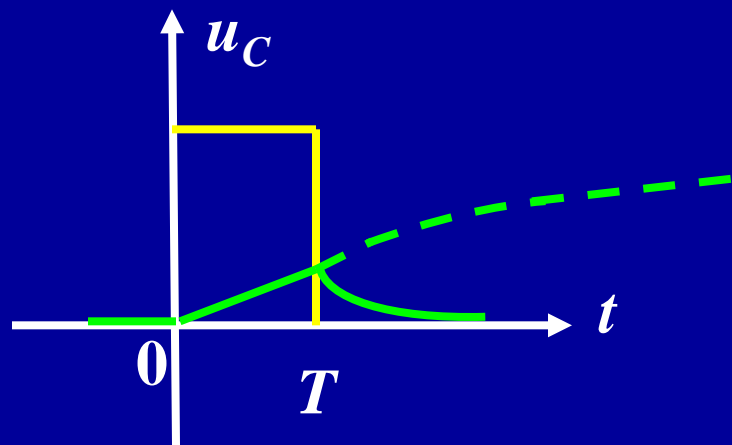


→ 输出近似为输入的微分

$$\because \tau \ll T \quad u_C(t) \gg u_R(t) \quad u_C(t) \approx u_S(t)$$

$$u_R(t) = Ri(t) = RC \frac{du_C(t)}{dt} \approx RC \frac{du_S(t)}{dt}$$

(b) $\tau \gg T$, u_C 为输出



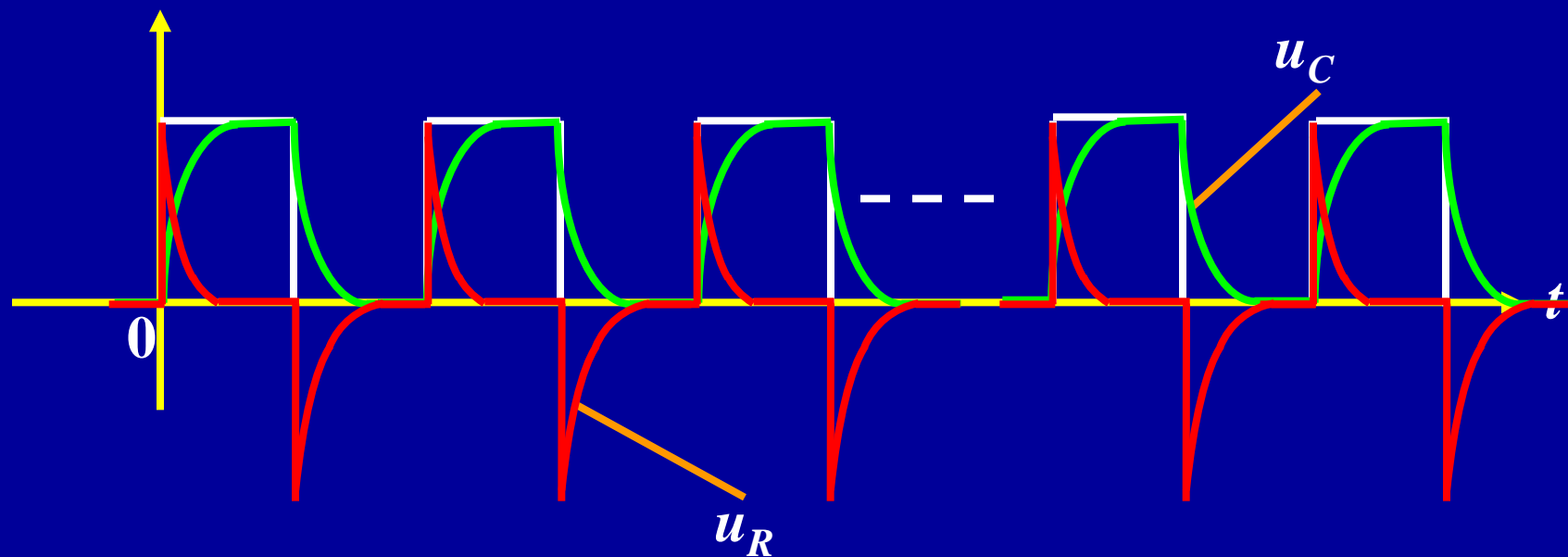
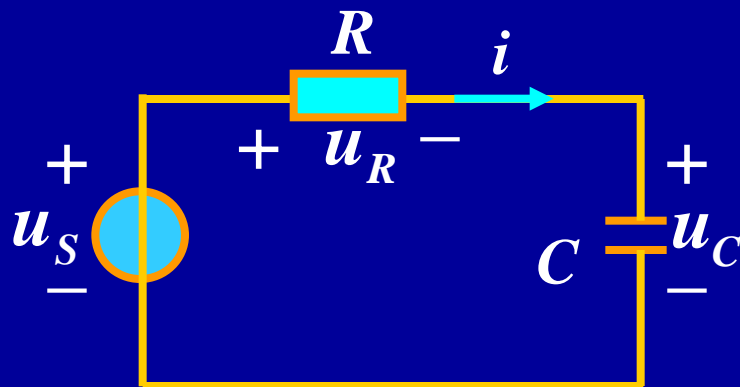
输出近似为输入的积分

$$\because \tau \gg T \quad u_C(t) \ll u_R(t) \quad u_R(t) \approx u_S(t)$$

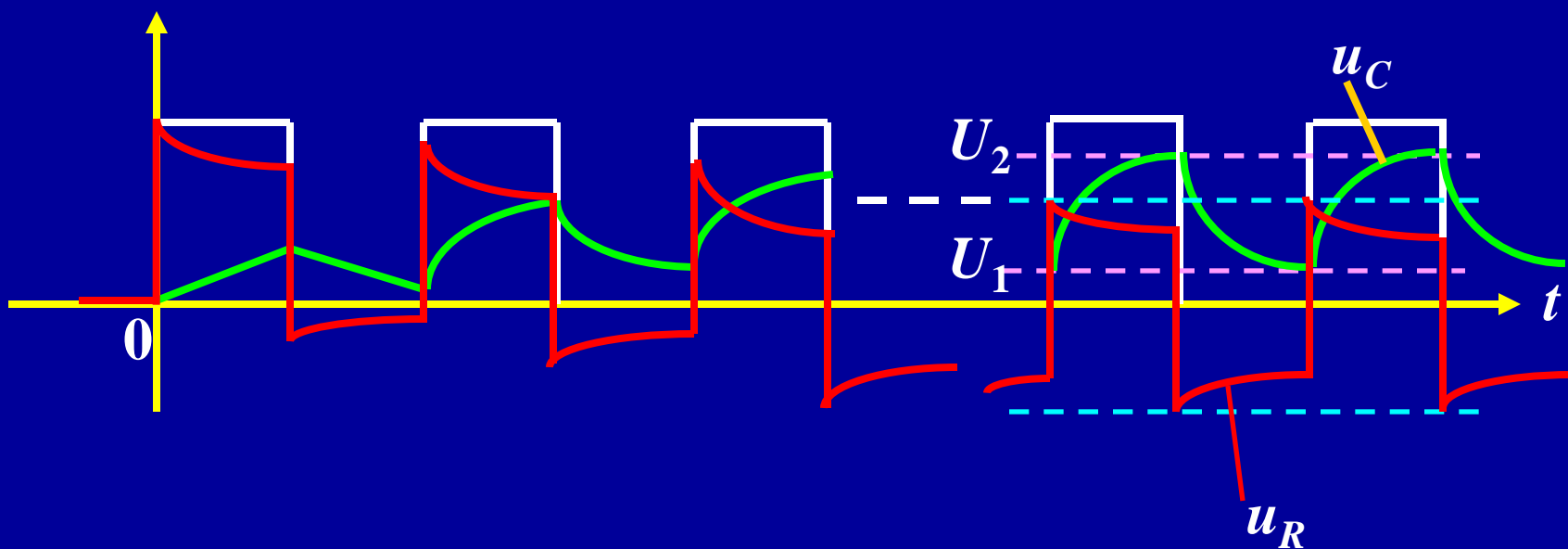
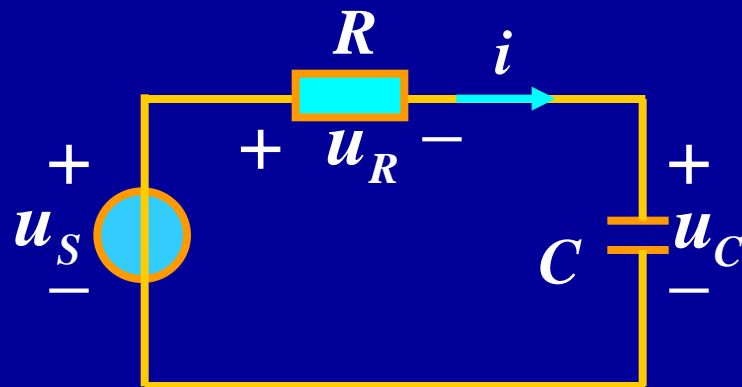
$$u_C(t) = \frac{1}{C} \int i(t) dt = \frac{1}{C} \int \frac{u_R(t)}{R} dt \approx \frac{1}{RC} \int u_S(t) dt$$

2. 脉冲序列分析

(a) $\tau \ll T$



(b) $\tau \gg T$



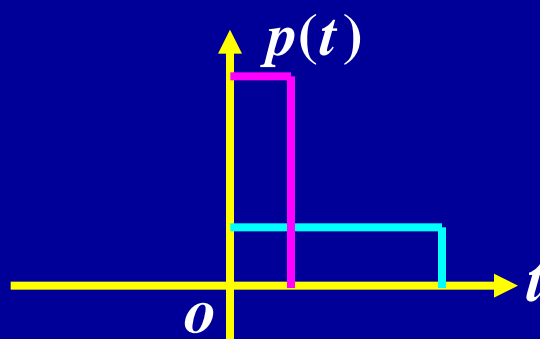
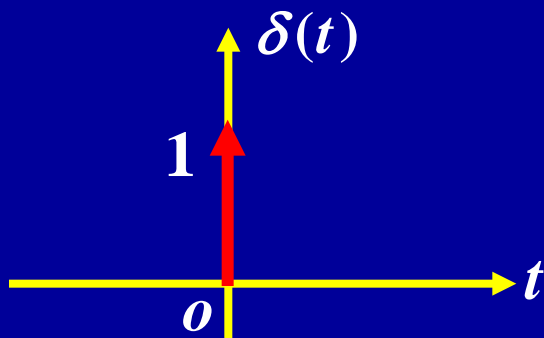
7.6 一阶电路的冲激响应

单位冲激函数

是一种奇异函数，定义为：

$$\delta(t) = \begin{cases} 0 & t \leq 0_- \\ 0 & t \geq 0_+ \end{cases}$$

$$\int_{-\infty}^{+\infty} \delta(t) dt = 1$$

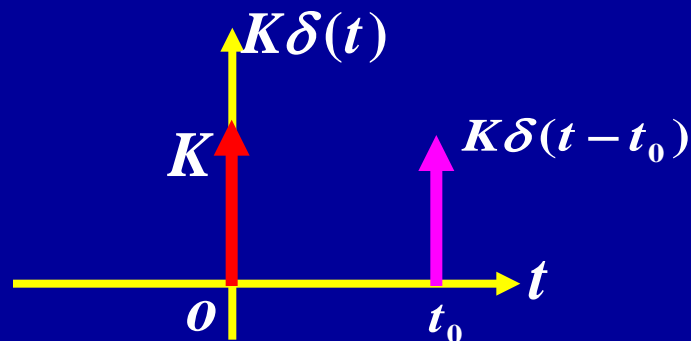


单位矩形脉冲

宽为： Δ

高为： $\frac{1}{\Delta}$

$$\lim_{\Delta \rightarrow 0} p(t) = \delta(t)$$



冲激函数性质

1. 冲激函数和阶跃函数之间的关系

$$\int_{-\infty}^t \delta(\xi) d\xi = \varepsilon(t) \quad \frac{d\varepsilon(t)}{dt} = \delta(t)$$

2. 筛分性质

$$f(t)\delta(t) = f(0)\delta(t) \quad \int_{-\infty}^{+\infty} f(t)\delta(t)dt = f(0)$$

$$\int_{-\infty}^{+\infty} f(t)\delta(t-t_0)dt = f(t_0)$$

3. 单位冲激电流（电压）加到无初始储能的动态元件上，将引起电容电压（电感电流）的跃变。

$$u_C(0_+) = u_C(0_-) + \frac{1}{C} \int_{0_-}^{0_+} \delta_i(t)dt = \frac{1}{C}$$

单位冲激响应

求出 0_+ 时刻电容电压的值

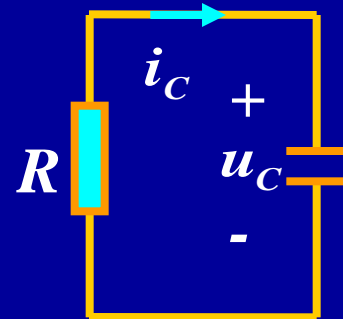
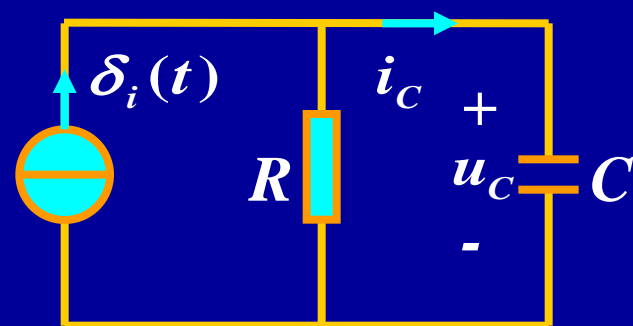
$$C \frac{du_C}{dt} + \frac{u_C}{R} = \delta_i(t)$$

$$\int_{0-}^{0+} C \frac{du_C}{dt} dt + \int_{0-}^{0+} \frac{u_C}{R} dt = \int_{0-}^{0+} \delta_i(t) dt$$

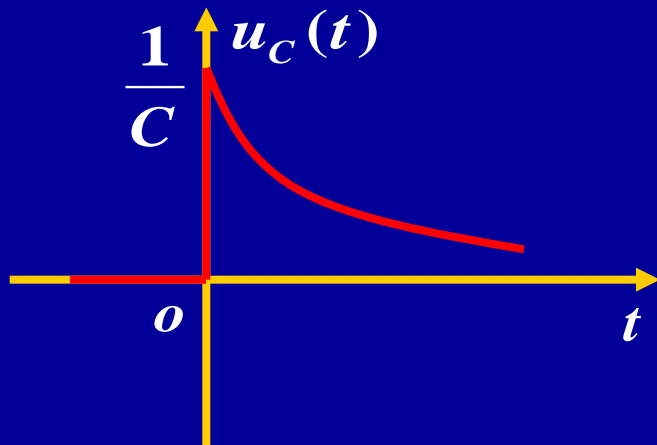
$$C[u_C(0_+) - u_C(0_-)] = 1$$

$$u_C(0_+) = \frac{1}{C} \quad u_C(t) = \frac{1}{C} e^{-\frac{t}{\tau}}$$

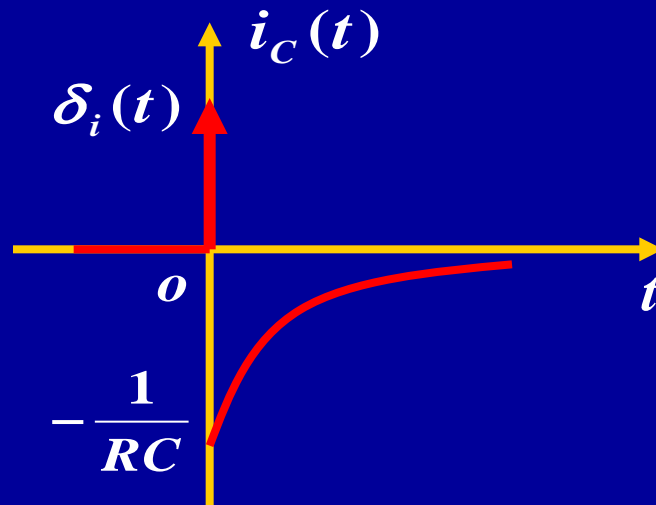
$$i_C(t) = \delta_i(t) - \frac{1}{RC} e^{-\frac{t}{\tau}}$$



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



$$i_C(t) = \delta_i(t) - \frac{1}{RC} e^{-\frac{t}{\tau}}$$



单位阶跃响应与单位冲激响应关系

设一电路的单位阶跃响应为 $s(t)$ ，单位冲激响应为 $h(t)$ ，则：

$$h(t) = \frac{ds(t)}{dt}$$

$$s(t) = \int h(t) dt$$

例7

图示电路，已知： $i_L(0_-) = 0, R_1 = 6\Omega, R_2 = 4\Omega, L = 100mH$
求冲激响应 i_L 和 u_L 。

解 利用戴维宁定理：

$$u_{oc} = 4\delta(t) \quad R = 2.4\Omega$$

$$L \frac{di_L}{dt} + Ri_L = 4\delta(t)$$

$$\int_{0_-}^{0_+} L \frac{di_L}{dt} dt + \int_{0_-}^{0_+} Ri_L dt = \int_{0_-}^{0_+} 4\delta(t) dt$$

$$L[i_L(0_+) - i_L(0_-)] = 4 \quad i_L(0_+) = 40A$$

$$i_L(t) = i_L(0_+)e^{-\frac{t}{\tau}} = 40e^{-24t}\varepsilon(t)A$$

$$u_L(t) = 4\delta(t) - 96e^{-24t}\varepsilon(t)V$$

