


# 第七章 一阶电路的时域分析

主要内容:

1. 动态电路的概念、方程及其初始条件

2. 一阶电路的时间常数

3. 一阶电路的零输入响应 零状态响应 · 全响应



三要素法

# § 7-1 动态电路的方程及其初始条件

## 一、动态电路概述

### 1.1 电阻电路与动态电路

**电阻电路**：电路中仅由电阻元件和电源元件构成。  
KCL、KVL方程和元件特性均为代数方程。  
因此描述电路的方程为代数方程。

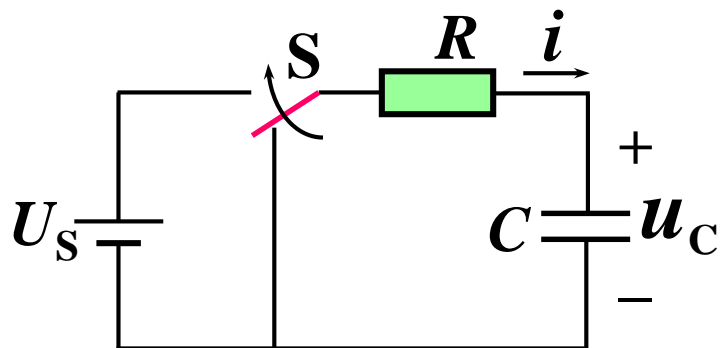
(即时电路)

**动态电路**：含储能元件 $L(M)$ 、 $C$ 。KCL、KVL方程仍为代数方程，而元件方程中含微分或积分形式。因此描述电路的方程为微分方程。

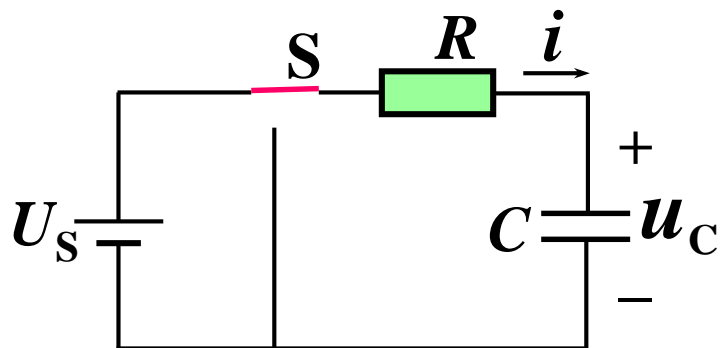
(记忆电路)

## 1.2 电路的过渡过程

稳定状态(稳态)  
过渡状态(动态)



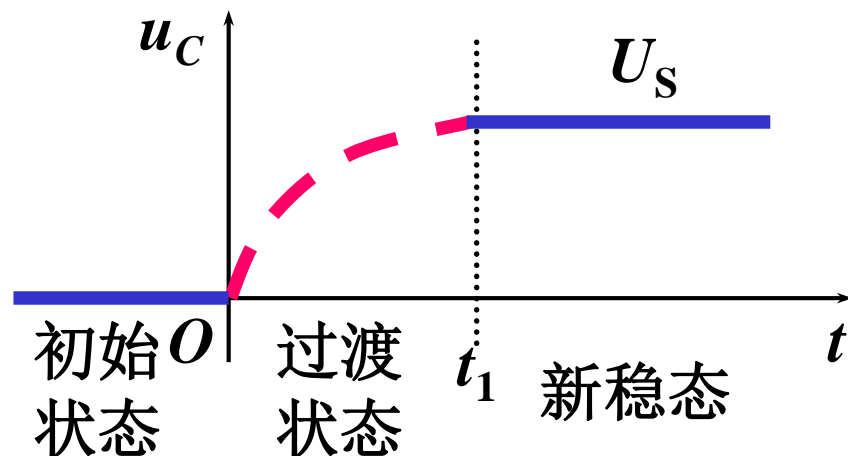
S未动作前  $i = 0, u_C = 0$



S接通电源后进入另一稳态

$i = 0, u_C = U_S$

**过渡过程**：电路由一个稳态过渡到另一个稳态需要经历的过程。



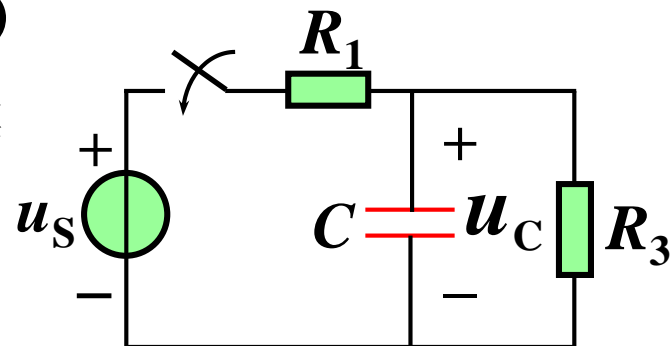
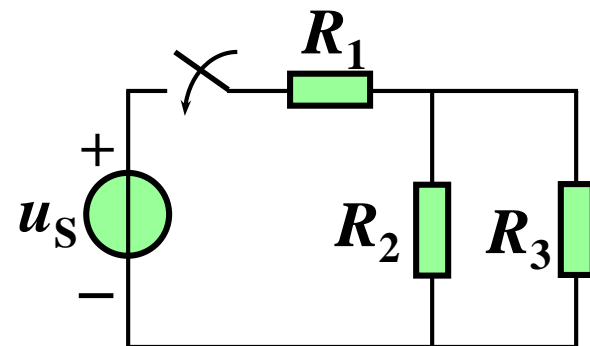
## 1.3 过渡过程产生的原因

1. 电路中含有储能元件(内因)

能量不能跃变  $p = \frac{dw}{dt}$

2. 电路结构或电路参数发生变化(外因)

换路 { 支路的接入、断开; 开路、短路等  
参数变化



## 1.4 分析方法

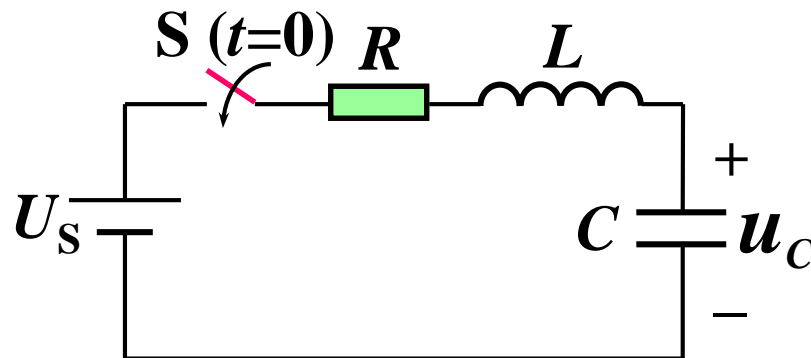
经典法

时域分析法

拉普拉斯变换法

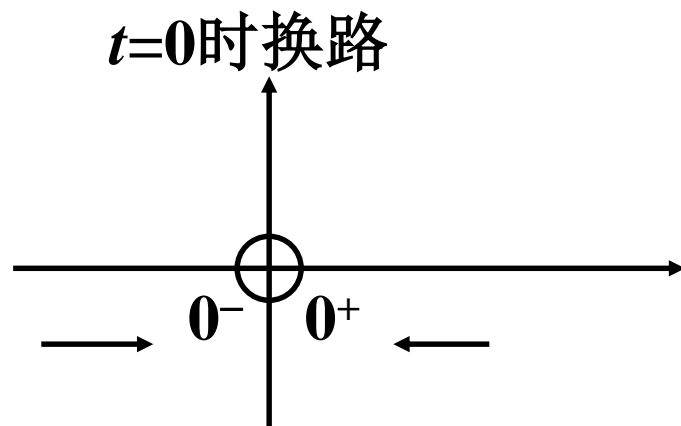
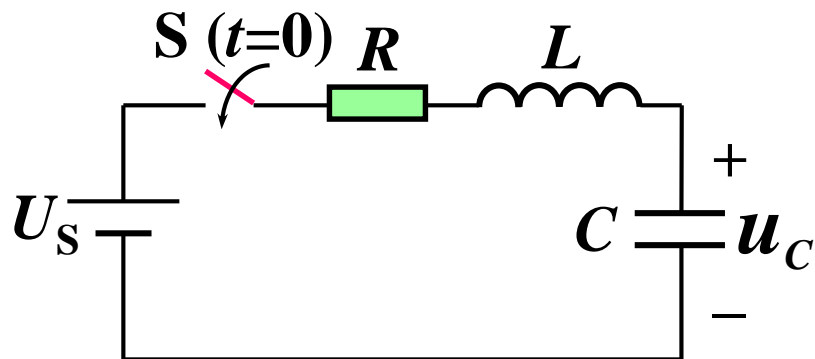
频域分析法

动态电路的阶数



## 二、电路中初始条件的确定

### 2.1 $t = 0_+$ 与 $t = 0_-$ 的概念



$$\left\{ \begin{array}{l} LC \frac{d^2 u_c}{dt^2} + RC \frac{du_c}{dt} + u_c = U_s \quad (t > 0) \\ \text{初始条件为 } t = 0_+ \text{ 时 } u、i \\ \text{及其各阶导数的值。} \end{array} \right. \left\{ \begin{array}{l} t = 0_- \quad t = 0 \text{ 的前一瞬间} \\ t = 0 \quad \text{换路瞬间} \\ t = 0_+ \quad t = 0 \text{ 的后一瞬间} \end{array} \right.$$

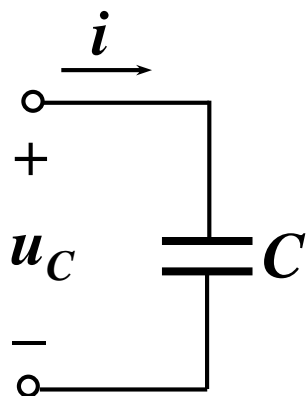
$$f(0_-) = \lim_{\substack{t \rightarrow 0 \\ t < 0}} f(t) \quad f(0_+) = \lim_{\substack{t \rightarrow 0 \\ t > 0}} f(t)$$

$t = t_0$ 换路:

$t = t_{0-}$ :  $t_0$ 的前一瞬间;  $t = t_{0+}$ :  $t_0$ 的后一瞬间。

## 2.2 换路定则 (开闭定则)

### A 电容的电荷和电压



$$q_C(t) = \int_{-\infty}^t i(\xi) d\xi$$

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

$$= q_C(0_-) + \int_{0_-}^t i(\xi) d\xi$$

$$i = \frac{dq}{dt}$$

$$q_C = Cu_C$$

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

当  $t = 0_+$  时,

$$q_C(0_+) = q_C(0_-) + \int_{0_-}^{0_+} i(\xi) d\xi$$

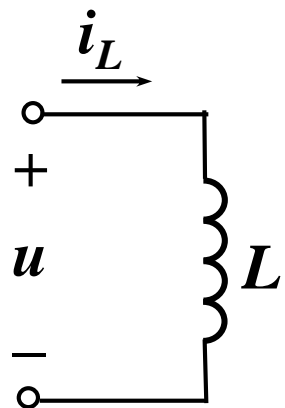
$$u_C(0_+) = u_C(0_-) + \frac{1}{C} \int_{0_-}^{0_+} i(\xi) d\xi$$

当  $i(t)$  为有限值时,  $\int_{0_-}^{0_+} i(\xi) d\xi = 0$

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

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

## B 电感的磁链和电流



$$\Psi_L(t) = \int_{-\infty}^t u(\xi) d\xi$$

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

$$= \Psi_L(0_-) + \int_{0_-}^t u(\xi) d\xi$$

$$u = \frac{d\Psi_L}{dt}$$

$$\Psi_L = Li_L$$

当  $t = 0_+$  时,

$$\Psi_L(0_+) = \Psi_L(0_-) + \int_{0_-}^{0_+} u(\xi) d\xi$$

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

当  $u(t)$  为有限值时,  $\int_{0_-}^{0_+} u(\xi) d\xi = 0$

$$\Psi_L(0_+) = \Psi_L(0_-)$$

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

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

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

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

## 小结:

(1) 一般情况下电容电流、电感电压均为有限值，换路定则成立。

$$\text{换路定则: } \begin{cases} q_C(0_+) = q_C(0_-) \\ u_C(0_+) = u_C(0_-) \end{cases} \quad \begin{cases} \psi_L(0_+) = \psi_L(0_-) \\ i_L(0_+) = i_L(0_-) \end{cases}$$

(2) 换路定则是建立在能量不能突变的基础上。

$$W_C = \frac{1}{2} C u_C^2 \quad W_L = \frac{1}{2} L i_L^2$$

## 2.3 电路初始条件的确定

独立初始条件  $u_C(0_+)$   $i_L(0_+)$

非独立初始条件 电阻电压或电流、电容电流、电感电压



## 求初始值的一般方法:

(1) 由换路前电路求 $u_C(0_-)$ 和 $i_L(0_-)$ ;

(2) 由换路定则, 得 $u_C(0_+)$ 和 $i_L(0_+)$ ;

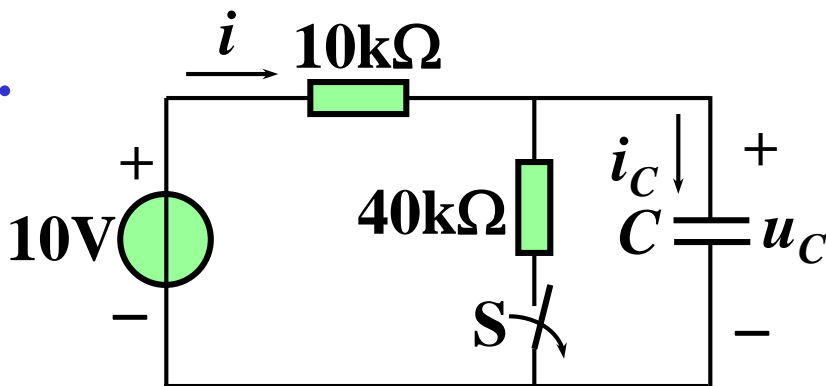
(3) **作 $0_+$ 等效电路:**

电容用电压为 $u_C(0_+)$ 的电压源替代;

电感用电流为 $i_L(0_+)$ 的电流源替代。

(4) 由 $0_+$ 电路求所需的 $u(0_+)$ 、 $i(0_+)$ , 即非独立初始条件。

例6-1.



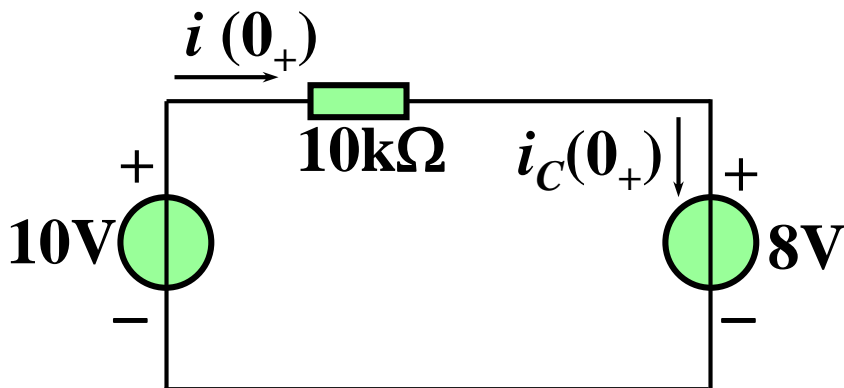
$t = 0$ 时打开开关S.

求  $u_C(0_+)$ ,  $i_C(0_+)$ .

解: 
$$u_C(0_-) = \frac{10 \times 40}{10 + 40} = 8\text{V}$$

由换路定则:  $u_C(0_+) = u_C(0_-) = 8\text{V}$

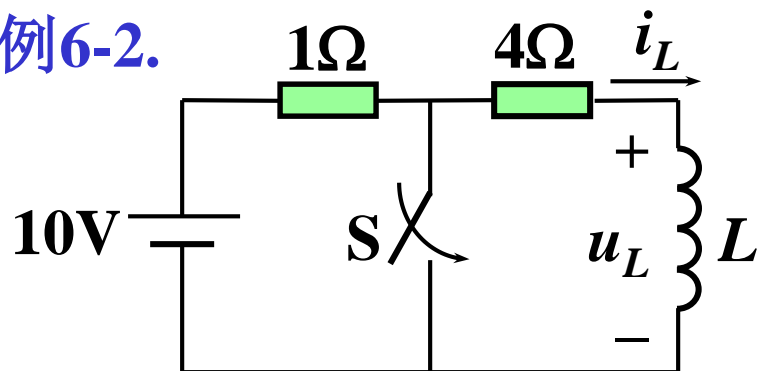
$0_+$ 等效电路:



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

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

例6-2.

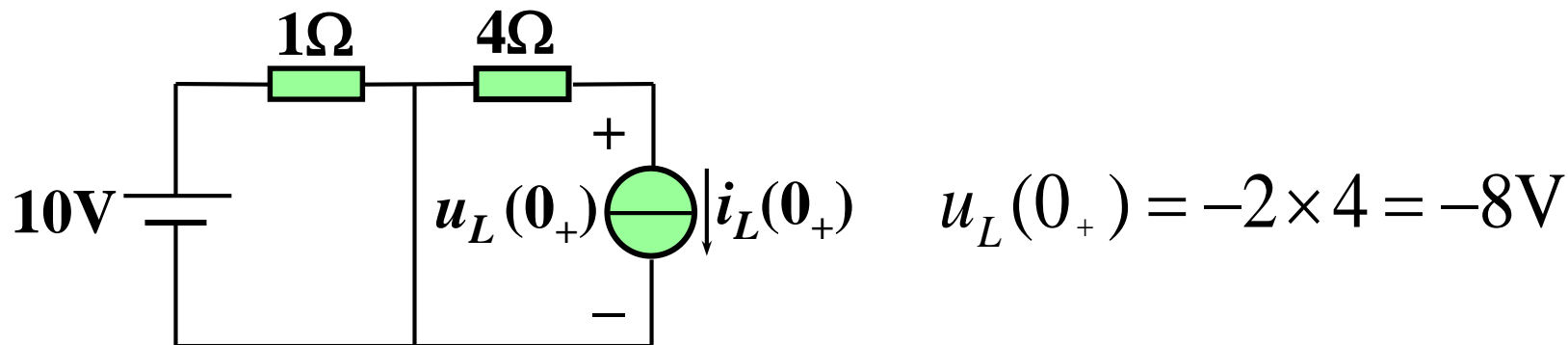


$t = 0$ 时闭合开关S.

求 $u_L(0_+)$ .

解:  $i_L(0_+) = i_L(0_-) = 2A$

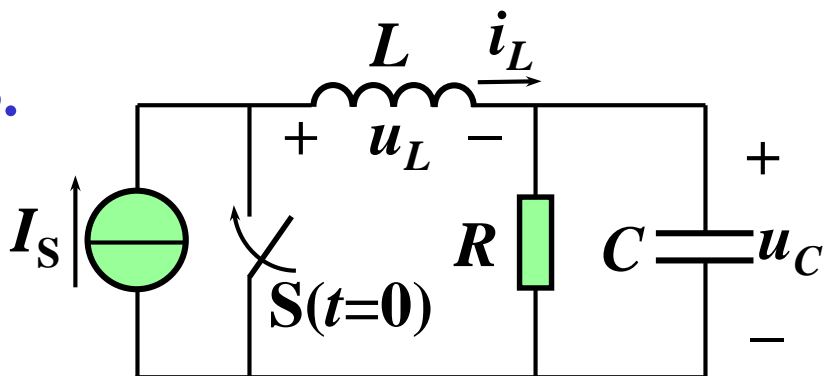
$0_+$ 等效电路:



注意:  $\because u_L(0_-) = 0 \therefore u_L(0_+) = 0$



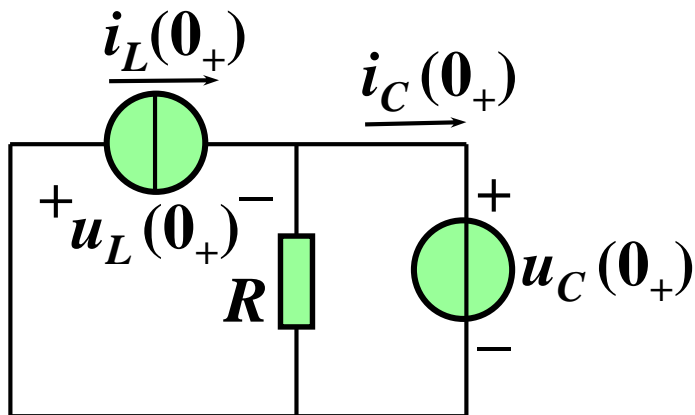
例6-3.



求  $i_C(0_+)$  ,  $u_L(0_+)$ .

解:  $i_L(0_+) = i_L(0_-) = I_S$       $u_C(0_+) = u_C(0_-) = RI_S$

$0_+$  电路:



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

$$i_C(0_+) = i_L(0_+) - u_C(0_+)/R$$

$$= I_S - I_S$$

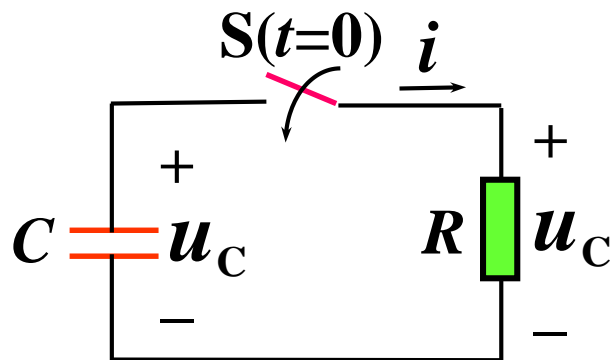
$$= 0$$

## § 7-2 一阶电路的零输入响应

### 零输入响应(Zero-input response)

激励(电源)为零, 由初始储能引起的响应。

#### 一、RC电路的零输入响应



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

$$i = -C \frac{du_C}{dt} \quad u_C + RC \frac{du_C}{dt} = 0$$

通解形式  $u_C(t) = Ae^{pt}$  代入  
上式, 求得:

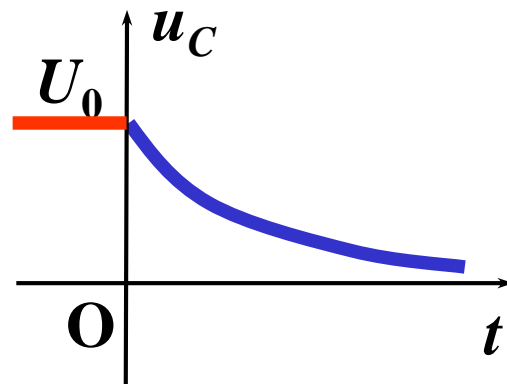
$$\text{特征方程 } RCp + 1 = 0 \quad \therefore P = -\frac{1}{RC}$$

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

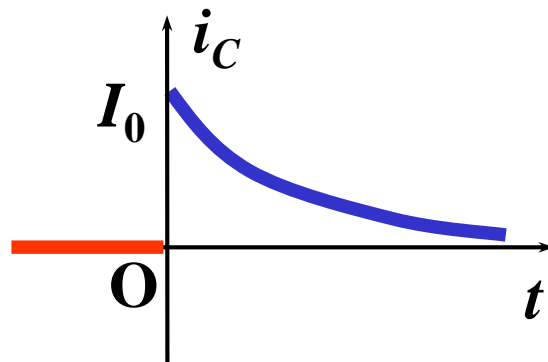
起始值  $u_C(0_+) = u_C(0_-) = U_0$

$$U_0 = A e^{-\frac{1}{RC}t} \Big|_{t=0} \rightarrow A = U_0$$

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



$$i_C = -C \frac{du_C}{dt} = \frac{U_0}{R} e^{-\frac{t}{RC}} \quad (t > 0)$$



令  $\tau = RC$ ,  $\tau$  具有时间的量纲, 称  $\tau$  为时间常数.

(欧 $\times$ 法=欧 $\times$ 库/伏=欧 $\times$ 安 $\times$ 秒/伏=秒)

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

$$u_C = U_0 e^{-\frac{t}{\tau}}$$

## 讨论:

1. RC电路的零输入响应: 换路瞬间, 电容电压不变化, 但电流发生跃变;

$$2. \quad t = 0 \quad u_C(0) = U_0 e^0 = U_0$$

$$t = \tau \quad u_C(\tau) = U_0 e^{-1} = 0.368 U_0$$

经过时间  $\tau$ , 总有

$$u_C(t_0 + \tau) = U_0 e^{-\frac{t_0 + \tau}{\tau}} = u_C(t_0) \cdot e^{-1} = 0.368 u_C(t_0)$$

| $t$                             | 0     | $\tau$     | $2\tau$    | $3\tau$   | $4\tau$   | $5\tau$     |
|---------------------------------|-------|------------|------------|-----------|-----------|-------------|
| $u_C = U_0 e^{-\frac{t}{\tau}}$ | $U_0$ | $0.368U_0$ | $0.135U_0$ | $0.05U_0$ | $0.02U_0$ | $0.007 U_0$ |

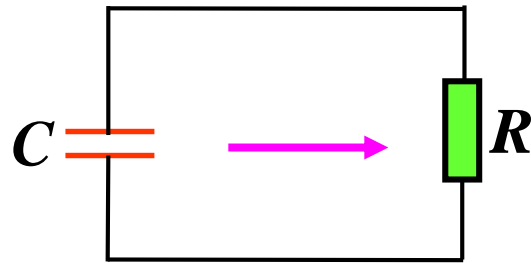
从理论上讲  $t \rightarrow \infty$  时, 电路才能达到稳态. 但实际上一般认为经过  $3\tau - 5\tau$  的时间, 过渡过程结束, 电路已达到新的稳态.

3.  $\tau = RC$  可用改变电路的参数的办法加以调节或控制;

4.

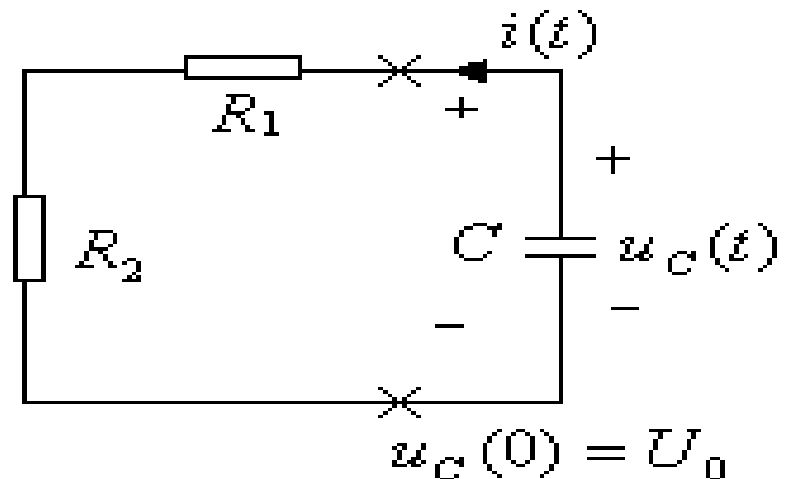
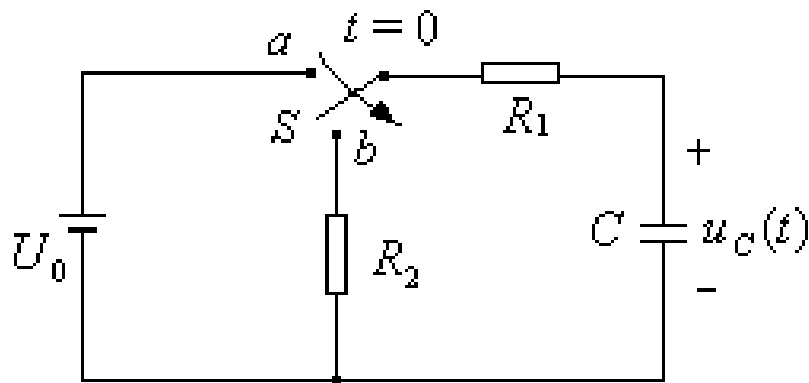
**能量关系:**

$C$ 的能量不断释放, 被 $R$ 吸收, 直到全部储能消耗完毕.



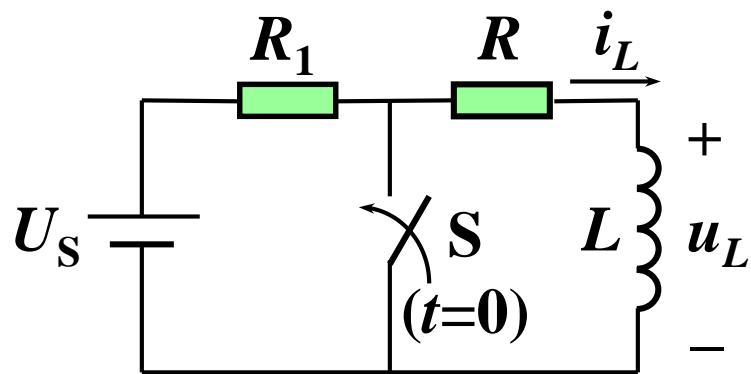
$$W_R = \int_0^{\infty} i^2 R dt = \int_0^{\infty} \left( \frac{U_0}{R} e^{-\frac{t}{RC}} \right)^2 R dt = \frac{1}{2} C U_0^2$$

例6-4:





## 二、RL电路的零输入响应



$$i_L(0_+) = i_L(0_-) = \frac{U_S}{R_1 + R} = I_0$$
$$u_L = L \frac{di_L}{dt}$$

$$L \frac{di_L}{dt} + Ri = 0 \quad \Rightarrow \quad \frac{di_L}{dt} + \frac{R}{L}i = 0 \quad (t \geq 0)$$

通解形式为:  $i(t) = Ae^{pt}$

由特征方程  $Lp + R = 0$  得  $p = -\frac{R}{L}$

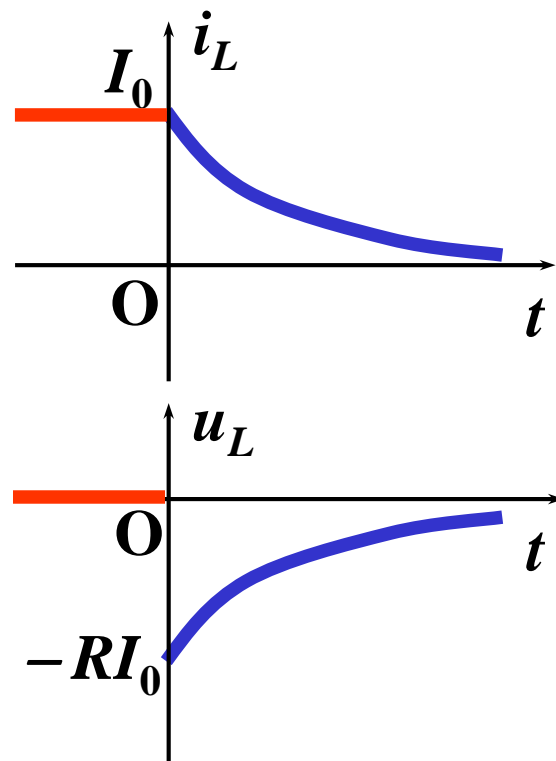
由初值  $i(0_+) = i(0_-) = I_0$  得  $i(0_+) = A = I_0$

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

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

$$u_L(t) = L \frac{di_L}{dt} = -RI_0 e^{-\frac{R}{L}t} \quad (t > 0)$$

(1)  $i_L, u_L$  以同一指数规律衰减到零；  
衰减快慢取决于  $L/R$ 。

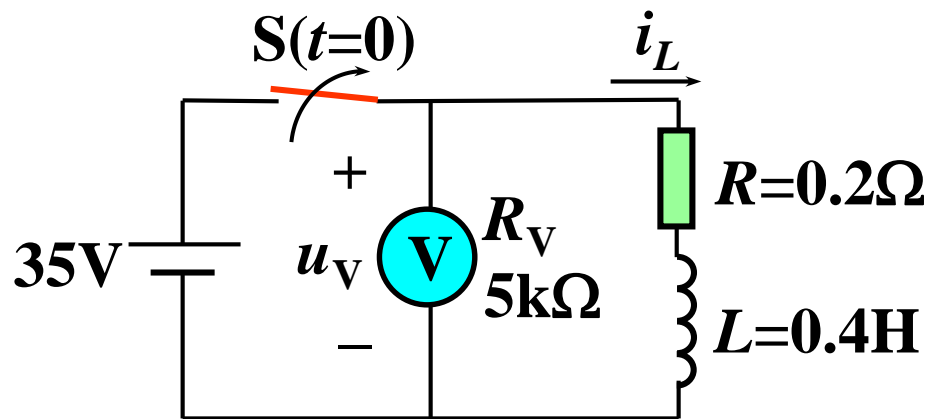


令  $\tau = L/R$  —  $RL$  电路的时间常数

$3\tau - 5\tau$  过渡过程结束。

量纲：亨/欧=韦/安\*欧=韦/伏=伏\*秒/伏=秒

## 例6-5.



$$\dot{i}_L(0_+) = \dot{i}_L(0_-) = 35/0.2 = 175 \text{ A} = I_0$$

$$\tau = \frac{L}{R + R_V} = \frac{0.4}{5000} = 8 \times 10^{-5} \text{ s} = 80 \mu\text{s}$$

$$i_L = I_0 e^{-\frac{R}{L}t}$$

$$u_V = -R i_L = -R_V I_0 e^{-\frac{R}{L}t} = -875 e^{-\frac{R}{L}t} \text{ kV} \quad (t > 0)$$

$$u_V(0^+) = -875 \text{ kV} !$$

现象：电压表烧坏！

## 小结:

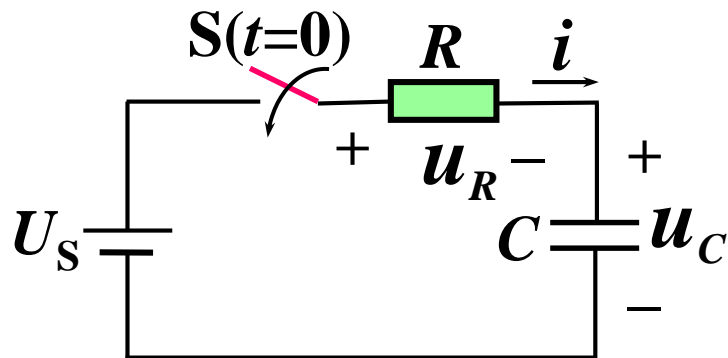
1. 一阶电路的零输入响应是由储能元件的初值引起的响应。
2. 一阶电路的零输入响应是一个指数衰减函数。  
衰减快慢取决于时间常数 $\tau$ 。  
 $RC$ 电路： $\tau = RC$ ， $RL$ 电路： $\tau = L/R$
3. 同一电路中所有响应具有相同的时间常数。
4. 一阶电路的零输入响应和初值成正比。

## § 7-3 一阶电路的零状态响应

零状态响应(Zero-state response):

储能元件初始能量为零，在激励(电源)作用下产生的过渡过程

### 一、RC电路的零状态响应



(1) 列方程:

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

非齐次线性常微分方程

解答形式为:  $u_C = u_C' + u_C''$

特解

通解

(2) 求特解  $u_C' = U_s$

强制分量 (稳态分量)

(3) 求齐次方程通解  $u_C$  “自由分量(暂态分量)”

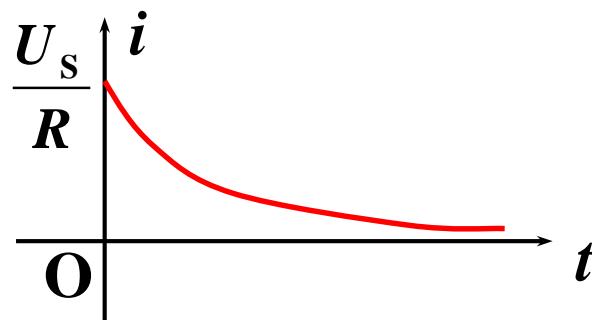
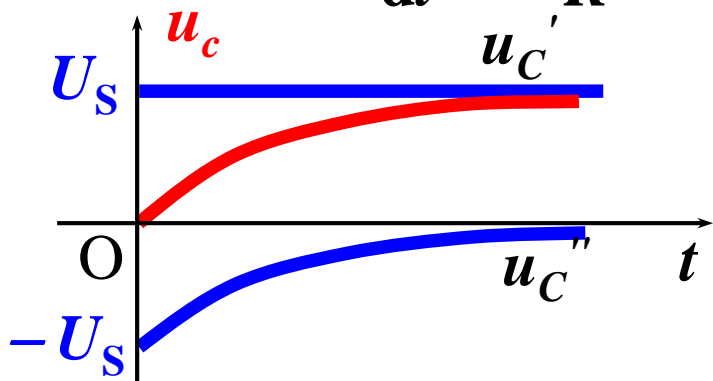
$$RC \frac{du_C''}{dt} + u_C'' = 0 \quad u_C'' = Ae^{-\frac{t}{RC}}$$

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

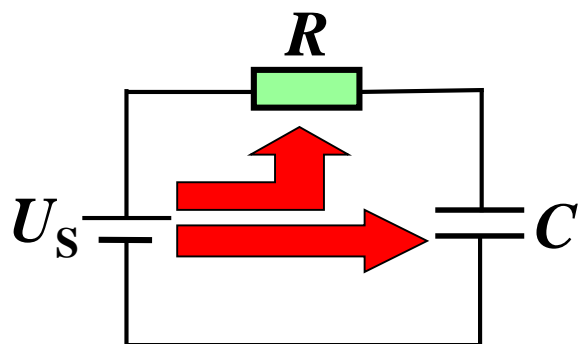
(5) 定常数  $u_C(0_+) = A + U_S = 0 \quad \therefore A = -U_S$

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

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



能量关系:

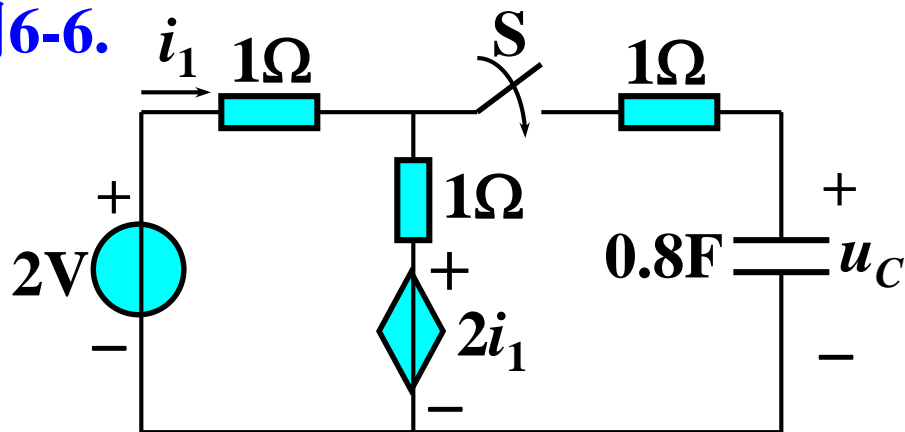


一部分储存在电容中, 且  $W_C = W_R$

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

充电效率为50%

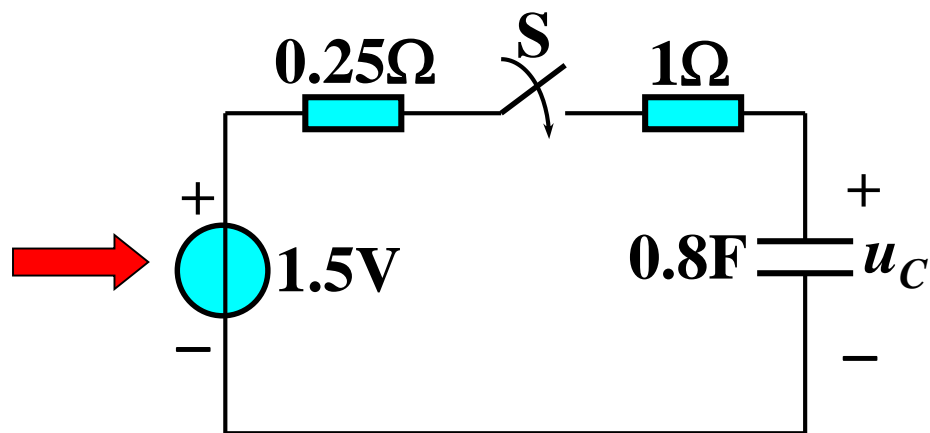
例6-6.



$t = 0$ 时闭合开关S.

求 $u_C$ 的零状态响应。

戴维南等效.



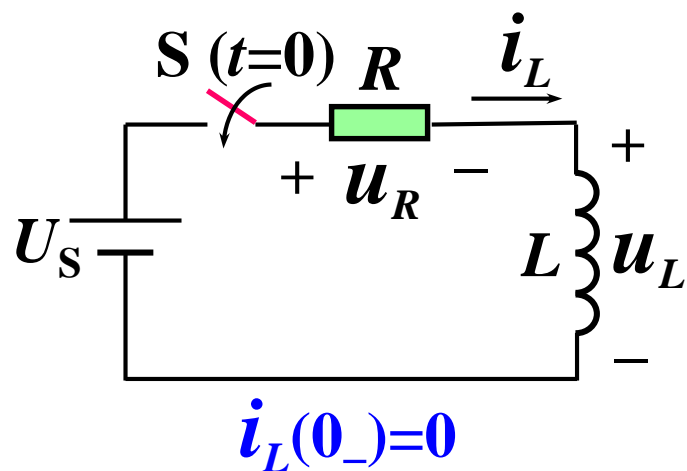
$$\tau = RC = (1 + 0.25) \times 0.8 = 1 \text{ s}$$

$$u_C'' = 1.5 \text{ V}$$

$$u_C = 1.5 - 1.5e^{-t} \text{ V} \quad (t > 0)$$



## 二、RL电路的零状态响应

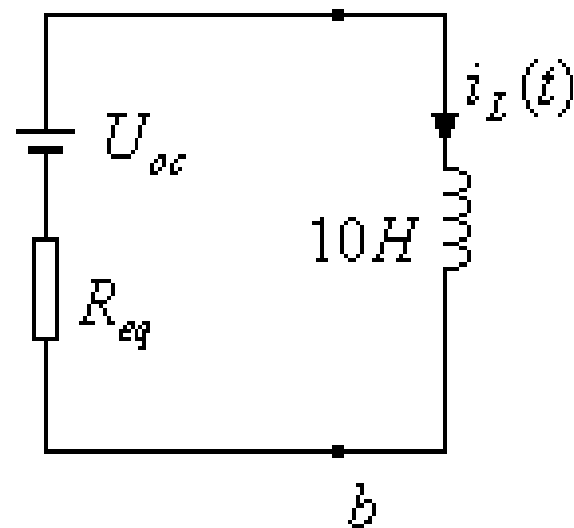
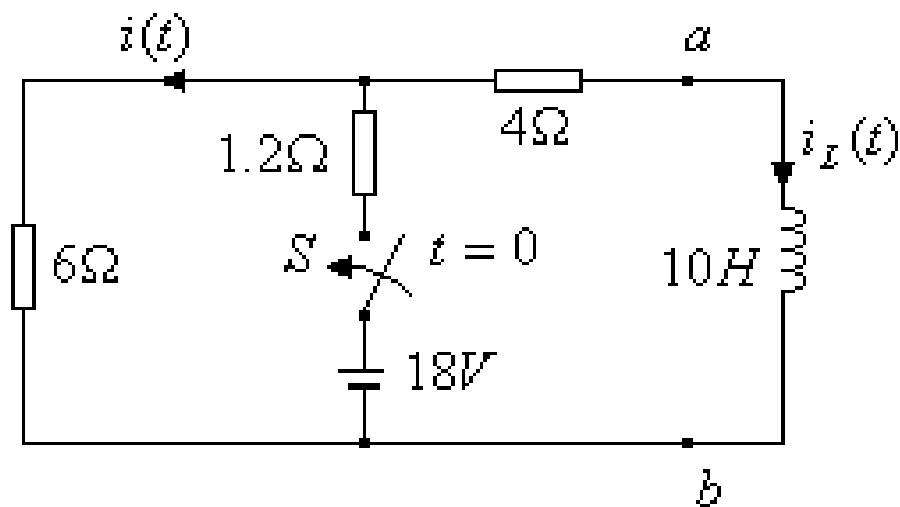


$$L \frac{di_L}{dt} + Ri_L = U_S$$

$$i_L = \frac{U_S}{R} (1 - e^{-\frac{R}{L}t}) \quad (t \geq 0)$$

$$u_L = U_S e^{-\frac{R}{L}t} \quad (t \geq 0)$$

**例6-7.** 在下图所示电路中,  $t = 0$  时, 开关闭合, 求  $i_L(t)$



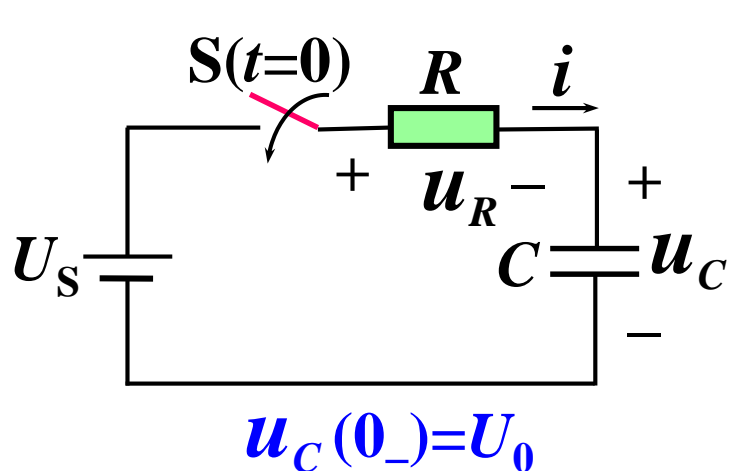
## 小结:

1. 一阶电路的零状态响应是储能元件无初始储能，由输入激励引起的响应。
2. 时间常数 $\tau$ 与激励没有关系，仅取决于电路本身。  
 $RC$ 电路： $\tau = RC$ ， $RL$ 电路： $\tau = L/R$
3.  $RC$ 、 $RL$ 电路，输入DC，贮能从无到有，逐步增长，所以， $u_C$ ， $i_L$  从零向某一稳态值增长，且为指数规律增长；
4. 当电路达到稳态时，电容相当于开路，而电感相当于短路，由此可确定电容电压或电感电流稳态值；
5. 一阶电路的零状态响应和激励成正比。

## § 7-4 一阶电路的全响应

**全响应：**非零初始状态的电路受到激励时电路中产生的响应。

### 一、一阶电路的全响应 以RC电路为例



$$RC \frac{du_C}{dt} + u_C = U_S \quad \text{非齐次方程}$$

$$\text{解答为 } u_C(t) = u_C' + u_C''$$

$$u_C' = U_S \quad u_C'' = Ae^{pt}$$

$$u_C = U_S + Ae^{-\frac{t}{\tau}} \quad \tau = RC$$

$$u_C(0_+) = A + U_S = U_0 \quad \therefore A = U_0 - U_S$$

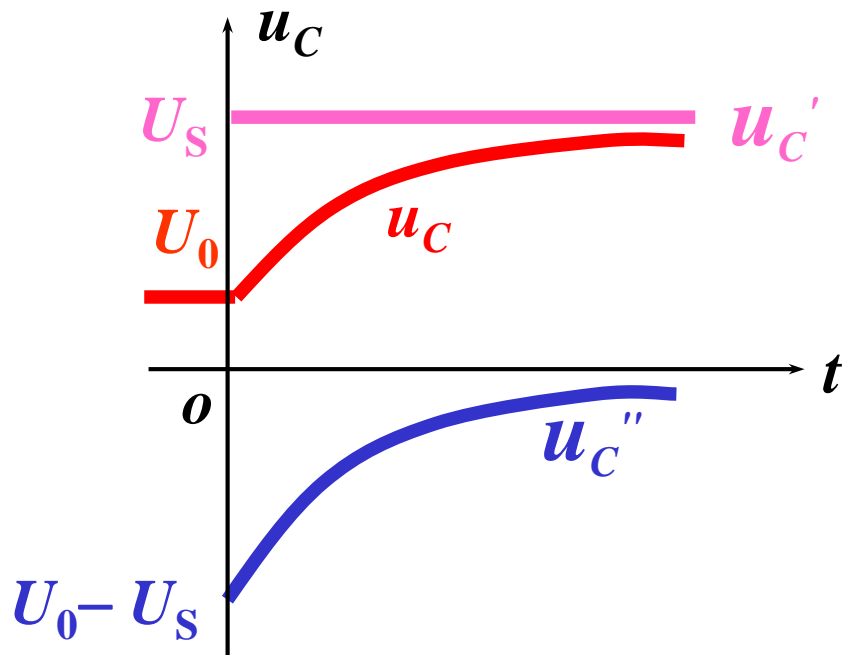
$$\therefore u_C = U_S + (U_0 - U_S)e^{-\frac{t}{\tau}} \quad (t > 0)$$

## 二、一阶电路的全响应的两种分解方式

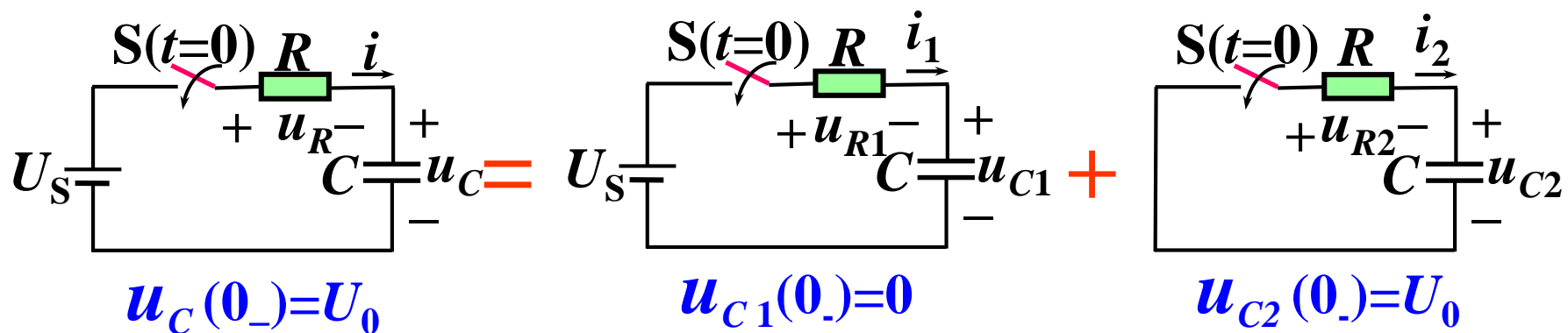
$$1 \quad u_C = U_S + (U_0 - U_S)e^{-\frac{t}{\tau}} \quad (t \geq 0)$$

强制分量(稳态解)

自由分量(暂态解)



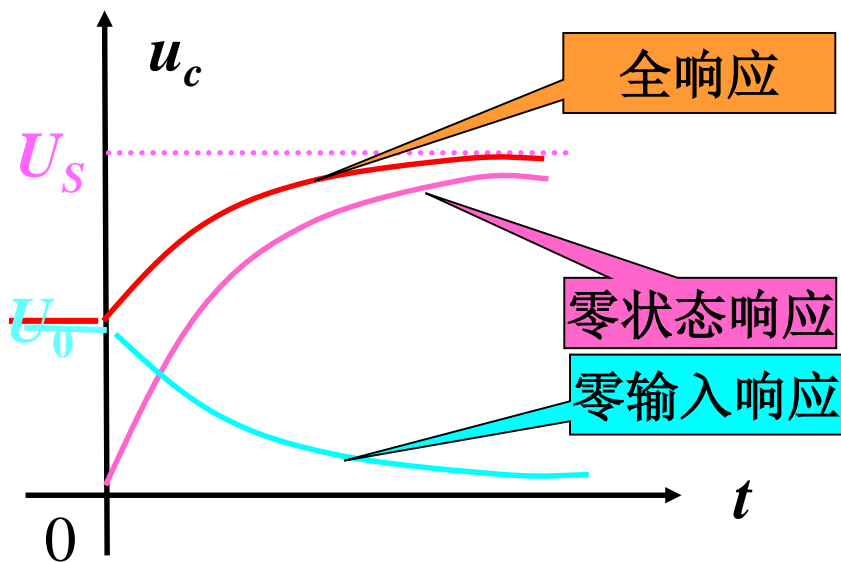
## 2. 全响应= 零状态响应 + 零输入响应



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

零状态响应

零输入响应



## 小结:

1. 全响应的不同分解方法只是便于更好地理解过渡过程的本质;
2. 零输入响应与零状态响应的分解方法其本质是叠加, 因此只适用于线性电路;
3. 零输入响应与零状态响应均满足齐性原理, 但全响应不满足。

### 三、用三要素法分析一阶电路

仅适用于直流输入!!!

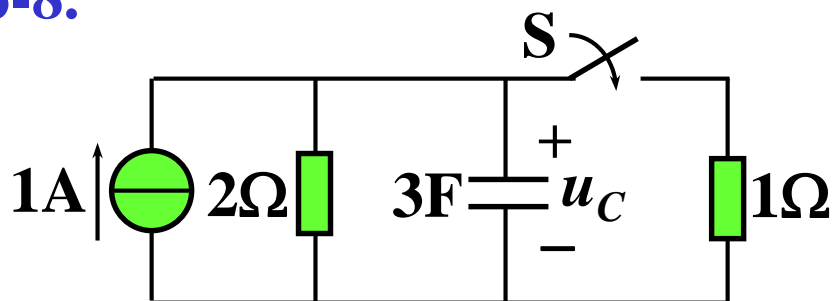
$$u_C = U_S + (U_0 - U_S)e^{-\frac{t}{\tau}} \quad (t \geq 0)$$

$$u_C = U_C(\infty) + (U_C(0_+) - U_C(\infty))e^{-\frac{t}{\tau}} \quad (t \geq 0)$$

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

|     |   |             |      |
|-----|---|-------------|------|
| 三要素 | { | $f(\infty)$ | 稳态解  |
|     |   | $f(0_+)$    | 起始值  |
|     |   | $\tau$      | 时间常数 |

### 例6-8.



已知：  $t=0$ 时合开关S。

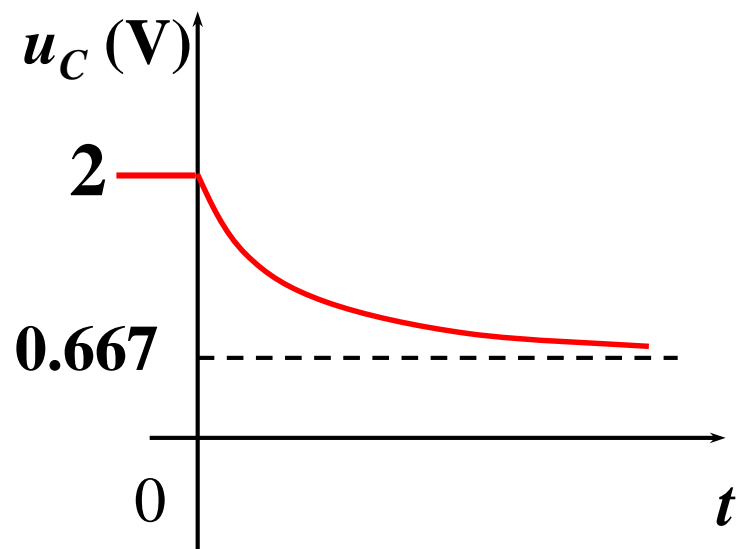
求 换路后的  $u_C(t)$  。

解  $u_C(0_+) = u_C(0_-) = 2\text{V}$

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

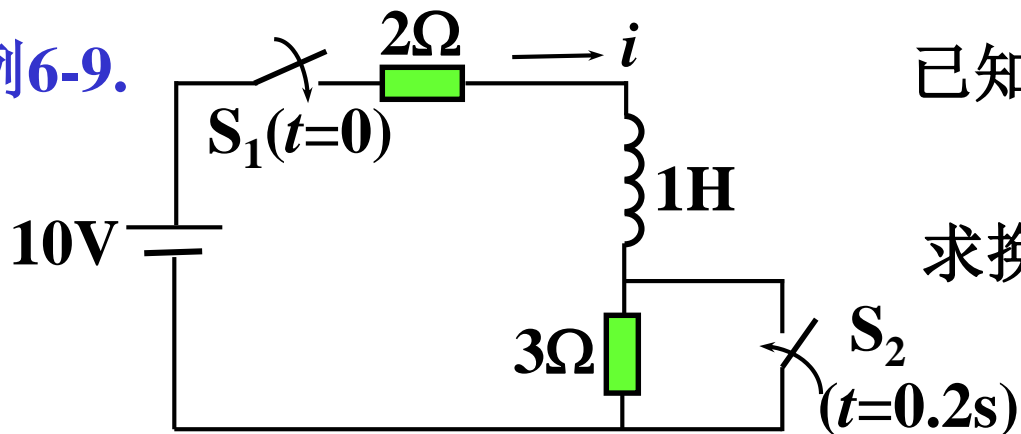
$$u_C(\infty) = \frac{2}{2+1} \times 1 = 0.667\text{V}$$

$$\begin{aligned} u_C &= 0.667 + (2 - 0.667)e^{-0.5t} \\ &= 0.667 + 1.33e^{-0.5t}\text{ V} \quad (t \geq 0) \end{aligned}$$





例6-9.



已知：电感无初始储能， $t = 0$  时合  $S_1$ ， $t = 0.2\text{s}$  时合  $S_2$ 。

求换路后的电感电流  $i(t)$ 。

解

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

$$i(0^+) = 0 \quad \tau_1 = 0.2 \text{ s}$$

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

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

$t > 0.2\text{s}$

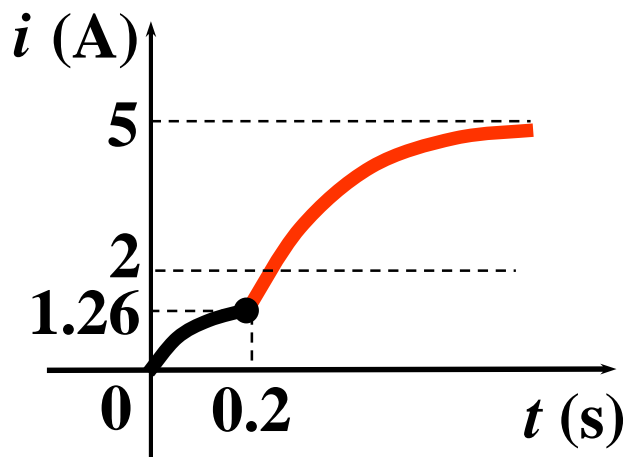
$$i(0.2^-) = 2 - 2e^{-5 \times 0.2} = 1.26 \text{ A}$$

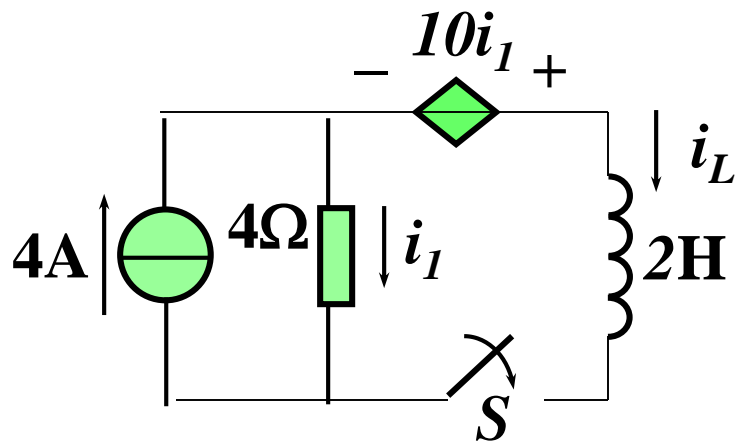
$$i(0.2^+) = 1.26 \text{ A}$$

$$\tau_2 = 0.5 \text{ s}$$

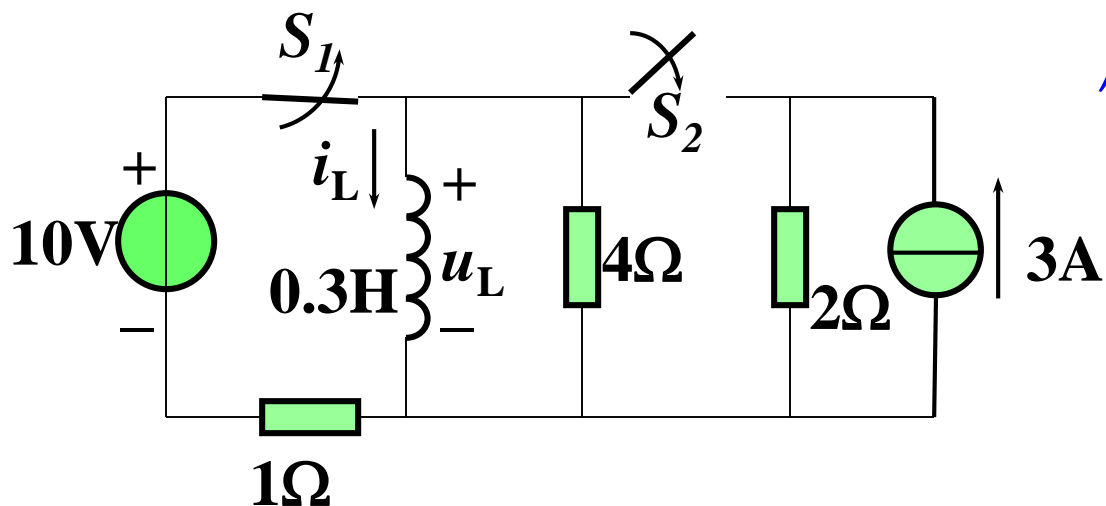
$$i(\infty) = 5 \text{ A}$$

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





**例6-10**、图示电路中开关原先打开， $t=0$ 时将开关S闭合，已知 $i_L(0_-)=0$ ，求 $t>0$ 时的电流 $i_L(t)$ 。



**例6-11**、图示电路中， $t=0$ 时将开关 $S_1$ 打开， $S_2$ 闭合。开关动作前，电路已经达到稳定状态，求 $t>0$ 时的 $i_L(t)$ ， $u_L(t)$ 。