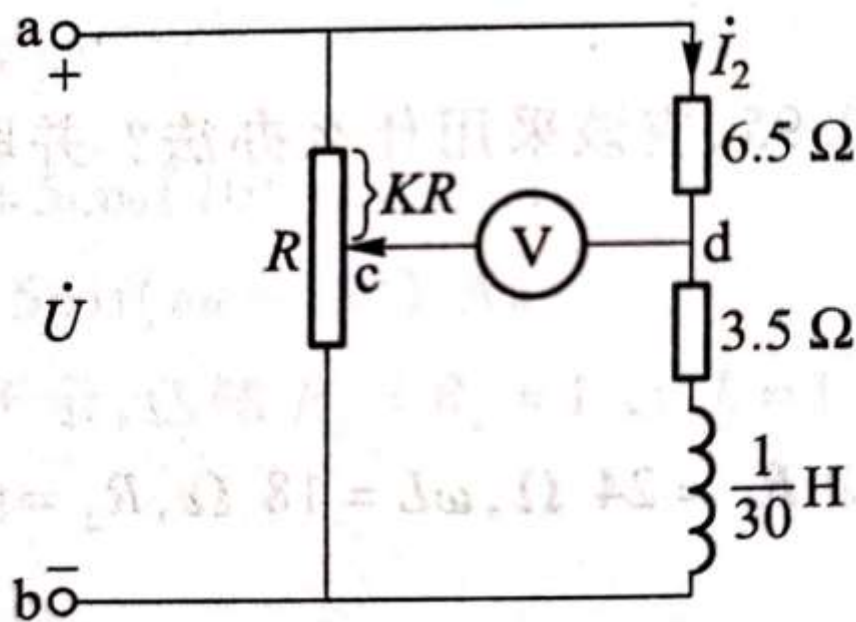


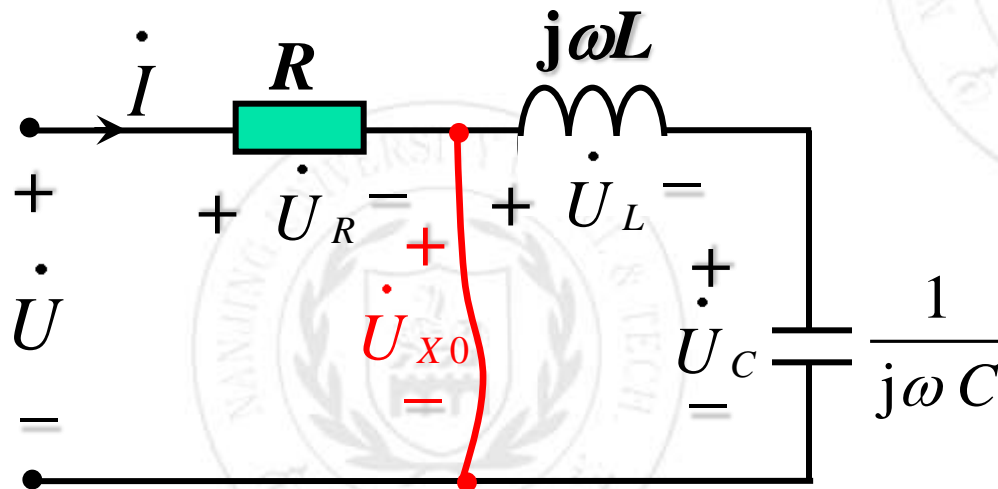
附加题：已知 $\omega = 400 \text{ rad/s}$ ，电流 $I_2 = 3 \text{ A}$ ，滑动触点 c 使电压表读数为最小。试求此时最小读数与表示触点位置的 K 值。（以 \dot{U} 为参考相量）



作业

6-1

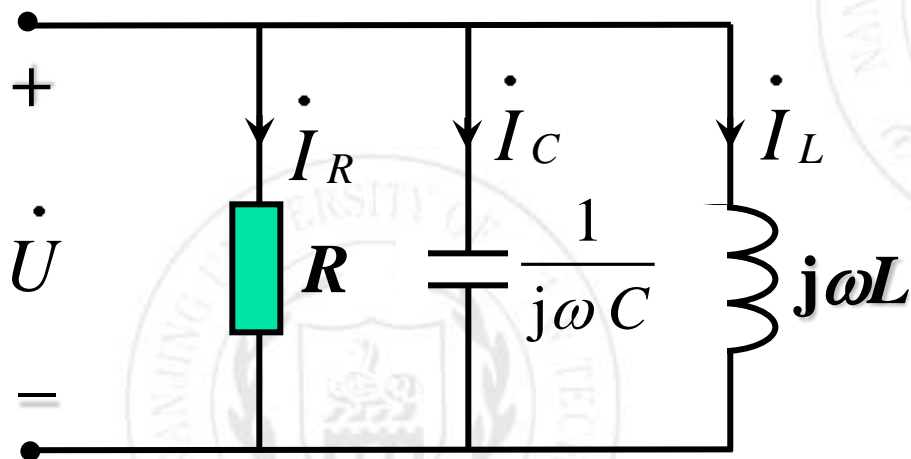
■ RLC 串联谐振



✚ 当 $Q > 1$ 时, $U_{L0} = U_{C0} = QU > U$, 出现部分电压大于总电压现象

✚ 串联谐振也称为 “电压谐振”

并联谐振



$$Y = G + j\omega C + \frac{1}{j\omega L}$$

$$\text{Im}[Y] = j\omega C + \frac{1}{j\omega L} = 0$$

$$\dot{I}_{C0} + \dot{I}_{L0} = j\omega_0 C \dot{U} + \frac{1}{j\omega_0 L} \dot{U} = 0$$

✚ LC 并联部分对外电路而言，可以断路表示。

目 录

6.1 换路定则与电压和电流初始值的计算

6.2 RC 电路的放电过程

6.3 RC 电路的充电过程

6.4 一阶直流、线性电路瞬变过程的一般求解
方法——三要素法

6.5 微分电路与积分电路

6.6 RL 电路的瞬变过程

6.7 RLC 串联电路的放电过程

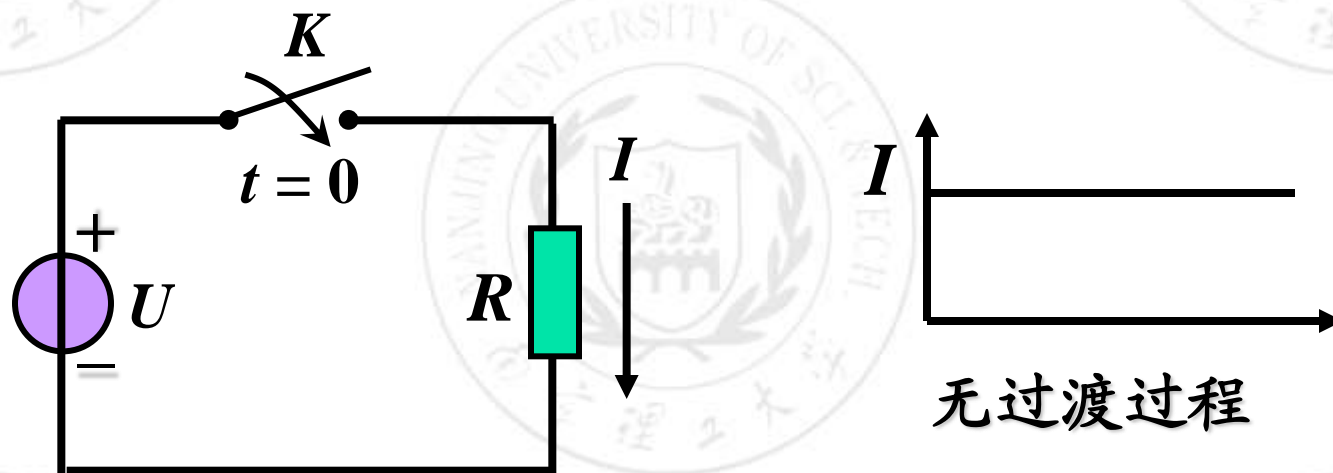
稳定状态（稳态）

- 电路中的各物理量达到了给定条件下的稳态值。

过渡状态（暂态）

- 电路从一种稳态变化到另一种稳态的过程，称为瞬变过程或过渡过程。
- 处于这个变化过程的工作状态，称为瞬变状态或过渡状态，简称暂态。

电阻电路



电阻是耗能元件，其上电流随电压比例变化，
不存在过渡过程。

♣ 研究过渡过程的意义：

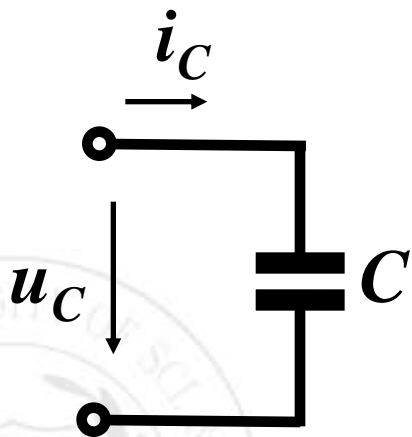
过渡过程是一种自然现象，对它的研究很重要。

过渡过程的存在有利有弊。有利的方面，如电子技术中常用它来产生各种波形；不利的方面，如在暂态过程发生的瞬间，可能出现过压或过流，致使设备损坏，必须采取防范措施。

讲课重点：直流电路、交流电路都存在过渡过程。我们讲课的重点是直流电路的过渡过程。

根据电磁学理论，电压变化时，电容器极板上的电荷量也将发生变化，从而在电路中会引起电流。

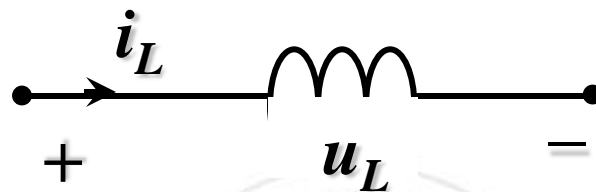
伏安关系



$$i_C = \frac{dq}{dt} = C \frac{du_C}{dt}$$



电容电压 u_C 不能发生突变!



$$u_L = L \frac{di_L}{dt}$$

电感电流 i_L 不能发生突变!

■ 对偶关系

$L \longleftrightarrow C$

$u_L \longleftrightarrow i_C$

$i_L \longleftrightarrow u_C$

换路定则

换路：改变电路状态的统称。如：

1. 电路接通、断开电源.
2. 电路中电源电压的升高或降低.
3. 电路中元件参数的改变.

.....

换路定则： 在换路瞬间，电容上的电压、电感中的电流不能突变。

设： $t=0$ 时换路 $\begin{cases} \mathbf{0}_{-} & \text{--- 换路前瞬间} \\ \mathbf{0}_{+} & \text{--- 换路后瞬间} \end{cases}$

则：

$$u_C(\mathbf{0}_{+}) = u_C(\mathbf{0}_{-})$$

$$i_L(\mathbf{0}_{+}) = i_L(\mathbf{0}_{-})$$

初始值的确定

初始值（起始值）：设 $t=0$ 时换路，则电路中 u 、 i 在 $t=0_+$ 时的大小就称电路的初始值。

求解要点：

$$\begin{cases} u_C(0_-) \rightarrow u_C(0_+) \\ i_L(0_-) \rightarrow i_L(0_+) \end{cases}$$

■ 初始值的计算

■ 1. 求 $u_C(0_-)$, $i_L(0_-)$

✚ 情况1: 给定 $u_C(0_-)$, $i_L(0_-)$.

✚ 情况2: $t = 0_-$ 时: 原电路为直流稳态:

C — 断路, L — 短路

✚ 情况3: $t = 0_-$ 时: 原电路未进入稳态:

$$u_C(0_-) = u_C(t) \big|_{t=0_-}, \quad i_L(0_-) = i_L(t) \big|_{t=0_-}$$

■ 初始值的计算

■ 2. 画 0_+ 时的等效电路.

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

✚ 换路前后电压（流）不变的为电压（流）源：

C — 电压源， L — 电流源

✚ 若 $u_C(0_-) = 0, i_L(0_-) = 0$ ，则：

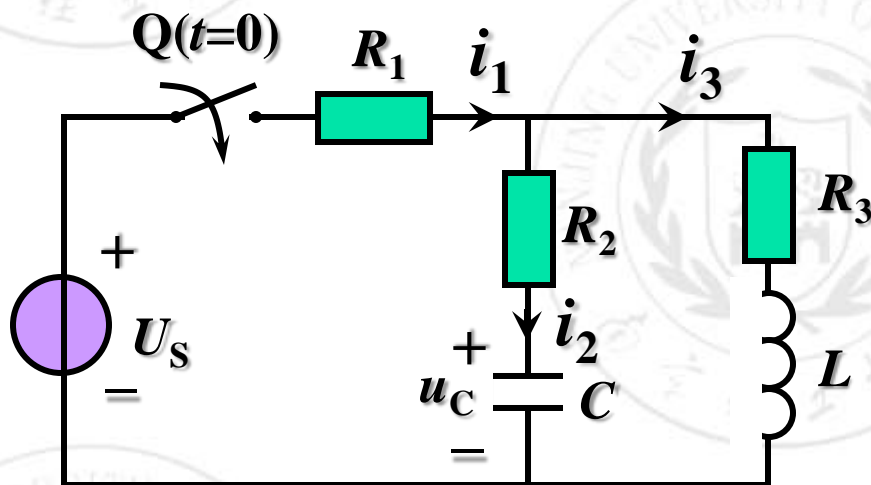
C — 短路， L — 断路

■ 3. 利用电阻电路的计算方法求初始值.

6.1 电路的初始条件

已知： $u_C(0_-) = 0, i_L(0_-) = 0$

求： $t = 0_+$ 时各支路电流及电感上的电压。



$$i_1(0_+) = \frac{U_s}{R_1 + R_2} = i_2(0_+)$$

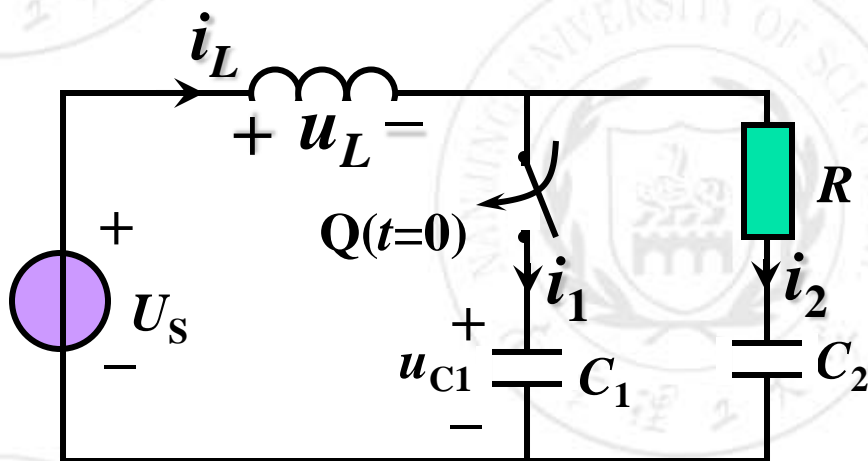
$$i_3(0_+) = 0A$$

$$u_L(0_+) = \frac{R_2}{R_1 + R_2} U_s$$

6.1 电路的初始条件

已知： $t < 0$ 时电路稳定， $u_{C1}(0_-) = 0$

求： $t = 0_+$ 时各支路电流及电感电压的初始值。



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

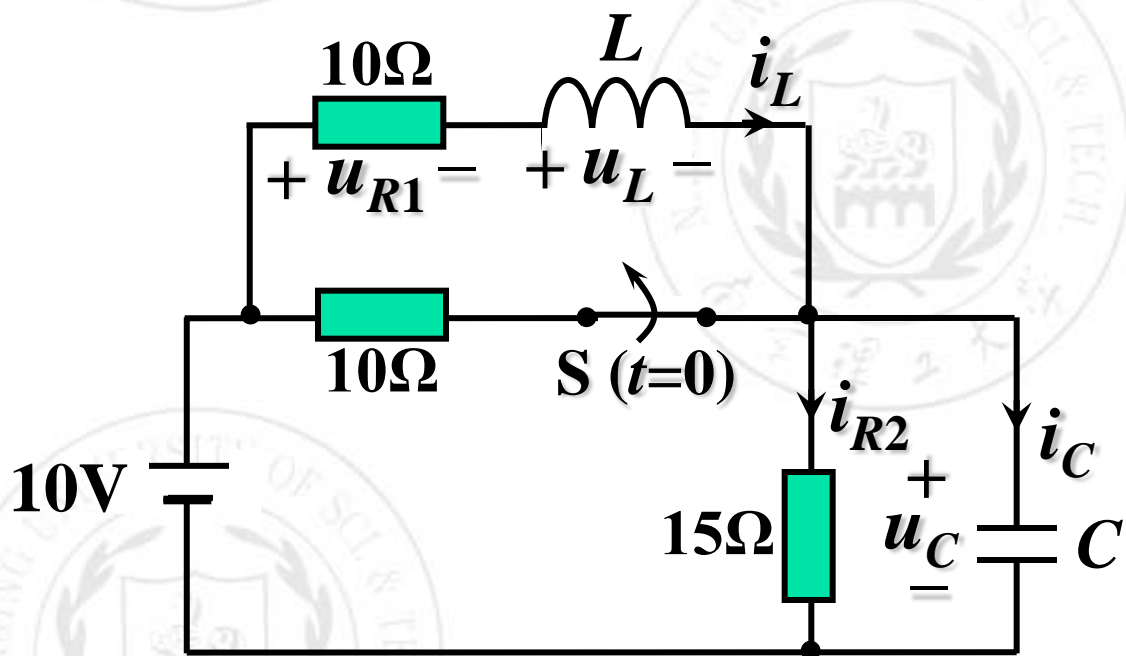
$$i_1(0_+) = \frac{U_s}{R}$$

$$i_2(0_+) = -\frac{U_s}{R}$$

$$u_L(0_+) = U_s$$

6.1 电路的初始条件

例：已知： $t < 0$ 时，原电路已稳定， $t = 0$ 时，打开开关 S 。
求： $u_{R1}(0_+)$, $u_L(0_+)$, $i_{R2}(0_+)$, $i_C(0_+)$



$$u_{R1}(0_+) = 2.5\text{V}$$

$$i_{R2}(0_+) = 0.5\text{A}$$

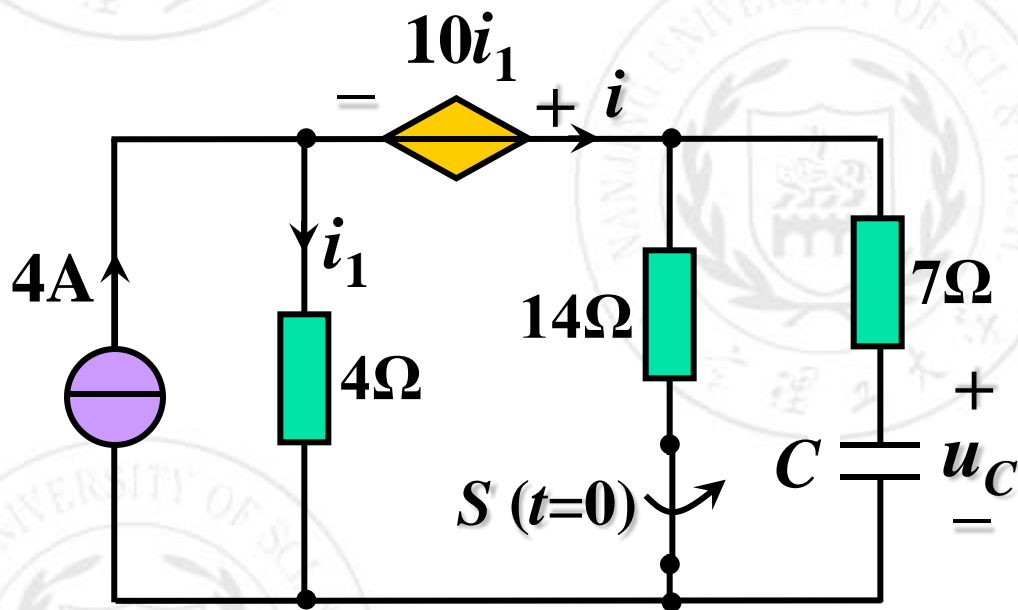
$$i_C(0_+) = -0.25\text{A}$$

$$u_L(0_+) = 0\text{V}$$

6.1 电路的初始条件

例：已知： $t < 0$ 时，原电路已稳定， $t = 0$ 时，打开开关S。

求： $i_1(0_+)$, $i(0_+)$



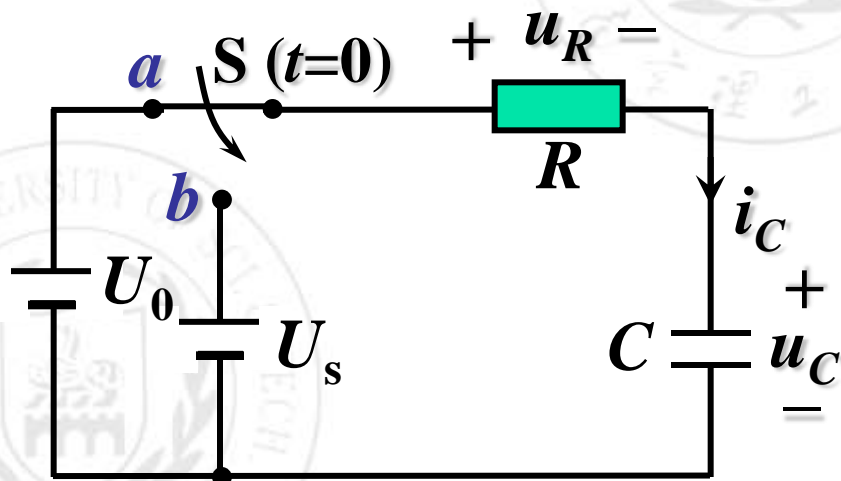
$$u_C(0_+) = 28V$$

$$i_1(0_+) = \frac{8}{3} A, i(0_+) = \frac{4}{3} A$$

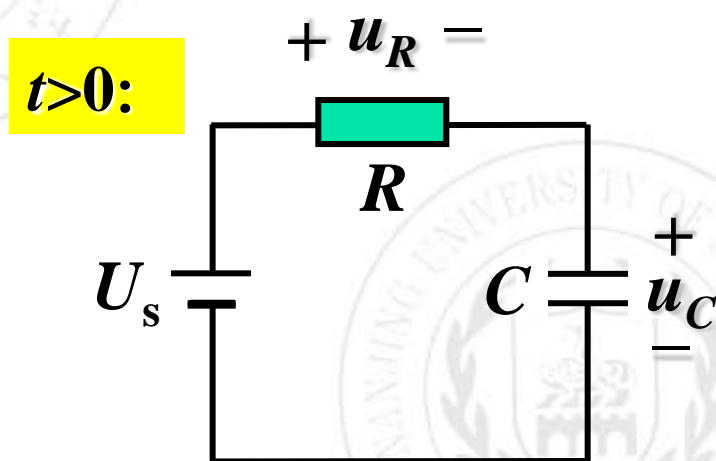


由储能元件的初始储能和独立电源共同引起的响应，称为全响应。下面讨论RC串联电路在直流电压源作用下的全响应。电路如图(a)所示，开关连接在a端为时已经很久， $u_C(0_-)=U_0$ 。 $t=0$ 时开关倒向b端。 $t>0$ 时的电路如图(b)所示。

已知 $u_C(0) = U_0$ ， $t=0$ 时S由a合向b，求： $t \geq 0_+$ 时的 $u_C(t)$

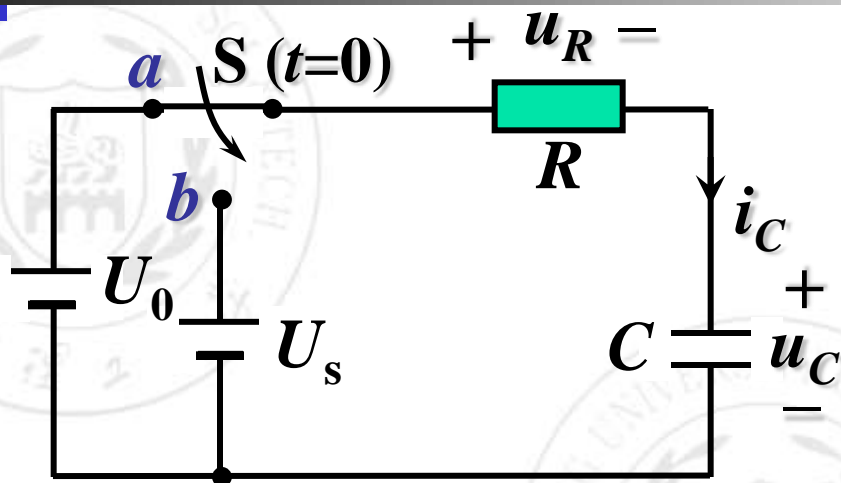


图(a)

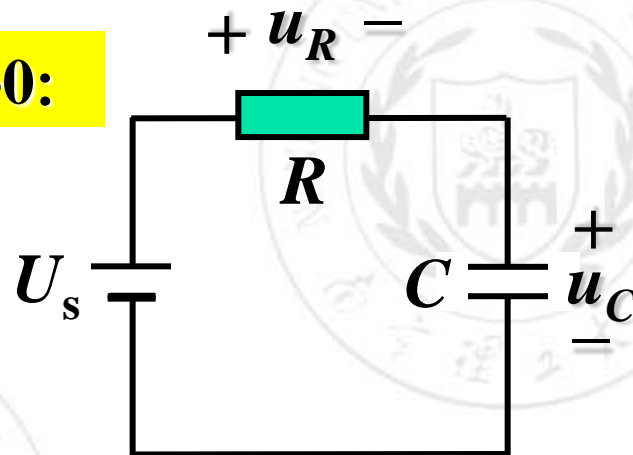


图(b)

非零状态



$t > 0$:



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

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

其解为

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

全响应表达式:

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

$$\begin{aligned} u_C(t) &= U_S + (U_0 - U_S) e^{-\frac{t}{\tau}} \quad (t \geq 0) \\ &= u_C(\infty) + \left[(u_C(0_+) - u_C(\infty)) e^{-\frac{t}{\tau}} \right] \quad (t \geq 0) \end{aligned}$$

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

三要素法仅适用于直流激励作用下的一阶电路!



6.4 一阶电路的三要素法

$$f(t) = f_p(t) + f_h(t) = A + Ke^{-\frac{t}{\tau}}$$

令 $t \rightarrow \infty$: $f(\infty) = A + 0 \Rightarrow A = f(\infty)$

$$f(t) = f(\infty) + Ke^{-\frac{t}{\tau}}$$

令 $t = 0_+$: $f(0_+) = f(\infty) + K \cdot 1 \Rightarrow K = f(0_+) - f(\infty)$

一阶电路三要素公式:

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

直流激励下的一阶电路中的响应均满足三要素公式。

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

■ 三要素

■ 初始值 $f(0_+)$

■ 稳态值 $f(\infty)$

■ 时间常数 τ

6.4 一阶电路的三要素法

■ $f(0_+)$: 初始值

✚ $u_C(0_+), i_L(0_+)$: 由 $t = 0_-$ 的等效电路中求

✚ 其他初始值: 必须由 $t = 0_+$ 的等效电路中求

$t=0_+$ 时:

C — 电压源, L — 电流源

零状态下:

C — 短路, L — 断路

6.4 一阶电路的三要素法

■ $f(\infty)$: 稳态值

$t \rightarrow \infty$ 时: C — 断路, L — 短路

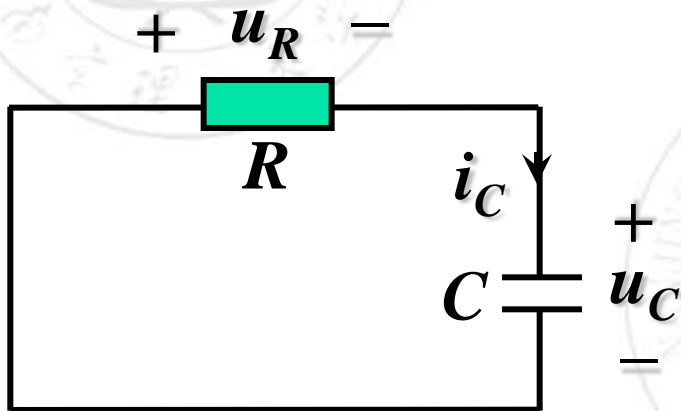
■ τ : 时间常数

$$\tau = RC, \tau = \frac{L}{R}$$

R : 由动态元件两端看进去的戴维南等效电阻

6.2 RC电路的放电过程

■ 时间常数 $\tau \triangleq RC$



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

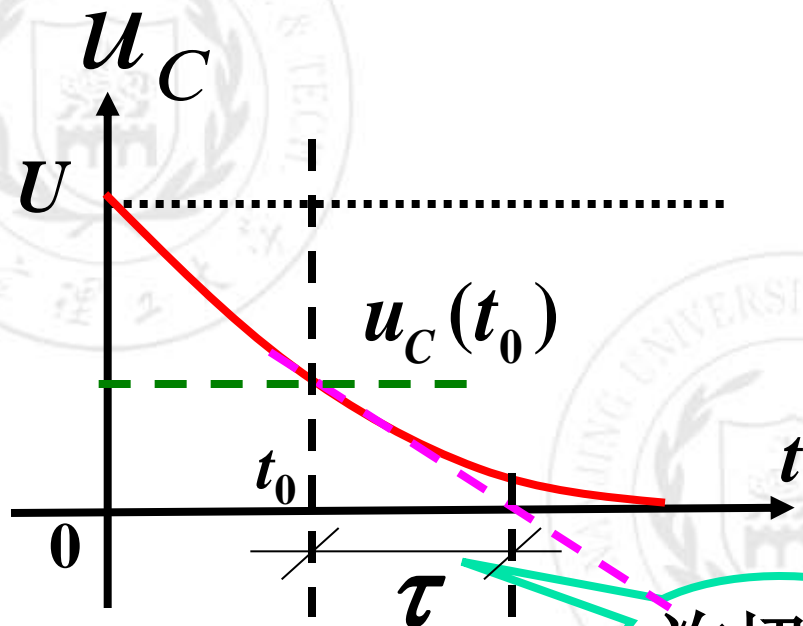
$$i_C(t) = C \frac{du_C}{dt} = -\frac{U}{R} e^{-\frac{t}{RC}} \quad t > 0$$

$$[R][C] = \frac{[U]}{[I]} \times \frac{[Q]}{[U]} = [t]$$

$$\tau = RC$$

■ R : 由动态元件看进去的戴维南等效电阻

6.2 RC电路的放电过程



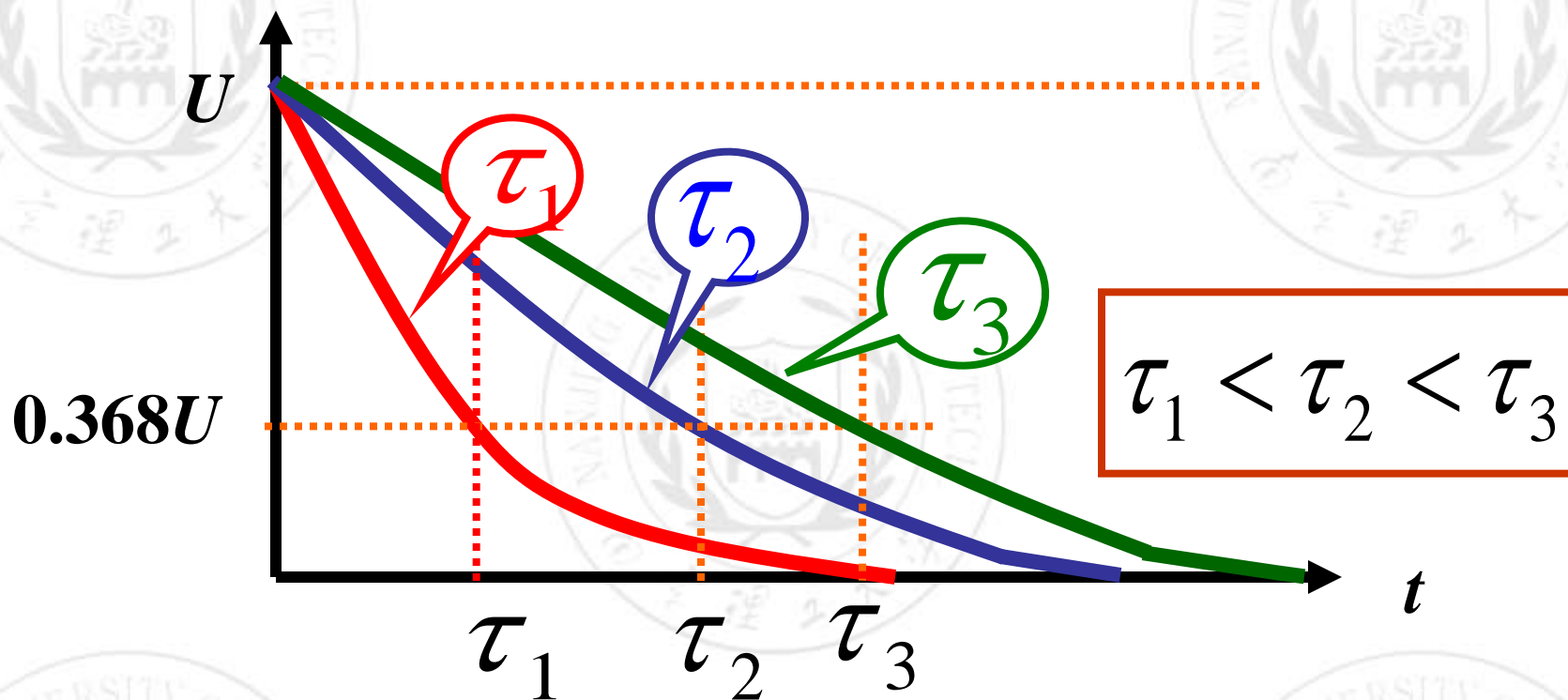
$$u_C(t) = Ue^{-\frac{t}{RC}} \quad t > 0$$

$$\frac{u_C}{U} = e^{-\frac{t}{RC}}$$

t	0	τ	2τ	3τ	4τ	5τ	6τ
u_C / U	1	0.368	0.135	0.050	0.018	0.007	0.002

当 $t=(3\sim 5)\tau$ 时，过渡过程基本结束，电路达到稳态。

6.2 RC电路的放电过程



结论： τ 越大，过渡过程曲线变化越慢， u_C 达到稳态所需要的时间越长。

6.4 一阶电路的三要素法

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

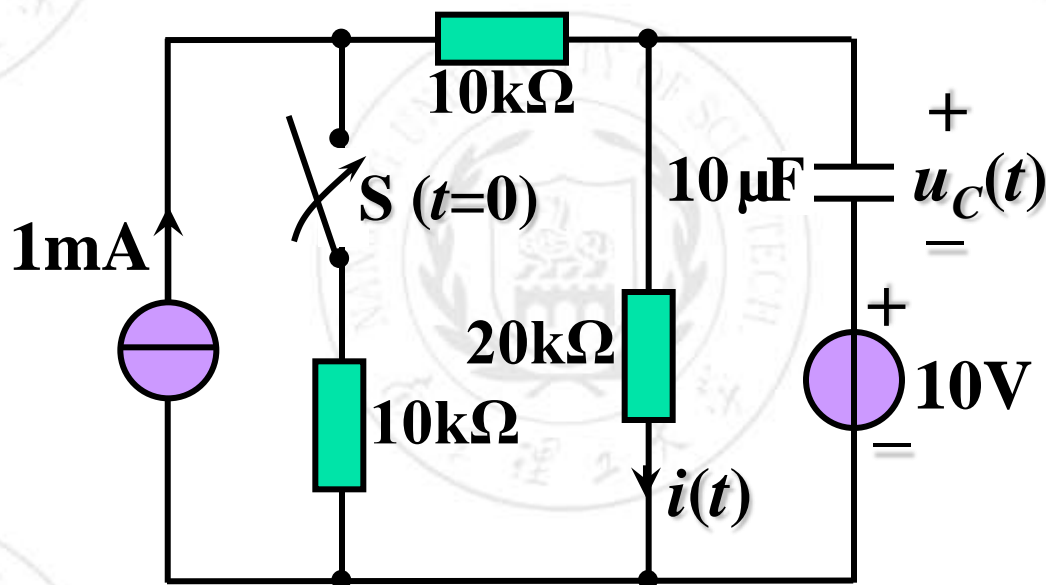
✚ 零输入响应: $u_C(\infty) = 0$, $u_C(t) = u_C(0_+)e^{-\frac{t}{\tau}} \quad (t \geq 0_+)$

✚ 零状态响应: $u_C(0_+) = 0$, $u_C(t) = u_C(\infty)(1 - e^{-\frac{t}{\tau}}) \quad (t \geq 0_+)$

✚ 注意: 零输入响应、零状态响应只对 $u_C(t)$ 和 $i_L(t)$ 而言!!

例1

例：已知 $t < 0$ 时，原电路已稳定， $t = 0$ 时合上S，
求： $t \geq 0_+$ 时的 $u_C(t)$, $i(t)$



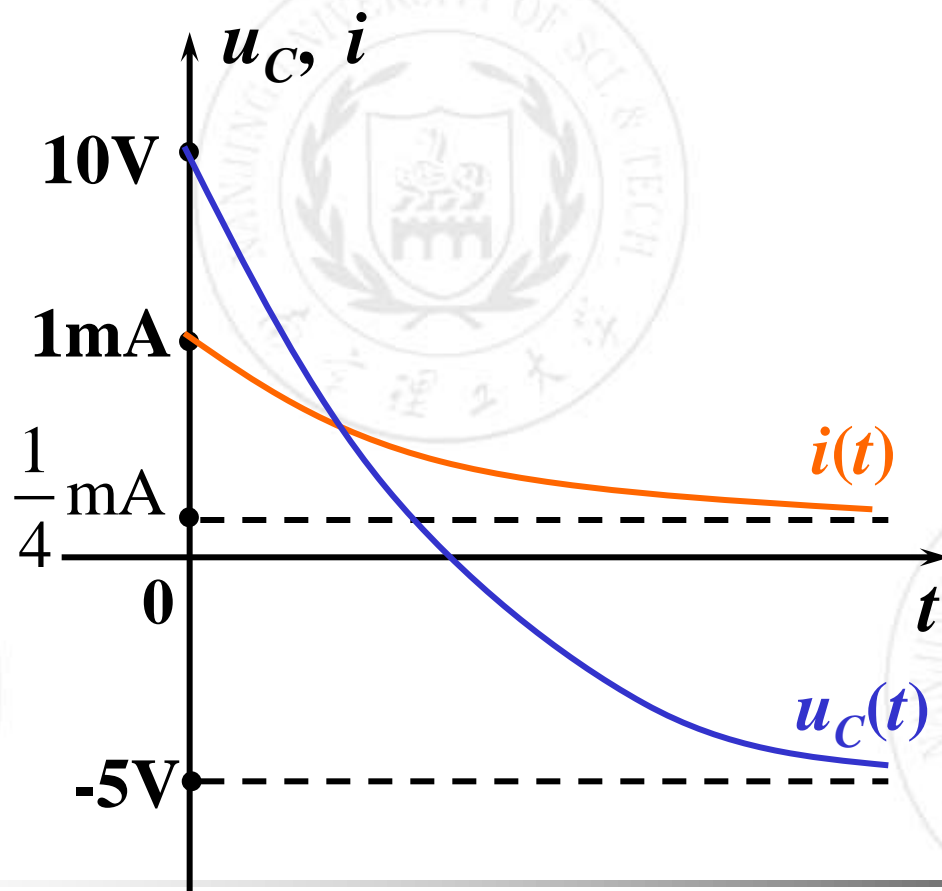
$$u_C(t) = -5 + (10 + 5)e^{-10t} = -5 + 15e^{-10t} \text{ V} \quad (t \geq 0_+)$$

$$i(t) = \frac{1}{4} + \left(1 - \frac{1}{4}\right)e^{-10t} = \frac{1}{4} + \frac{3}{4}e^{-10t} \text{ mA} \quad (t \geq 0_+)$$

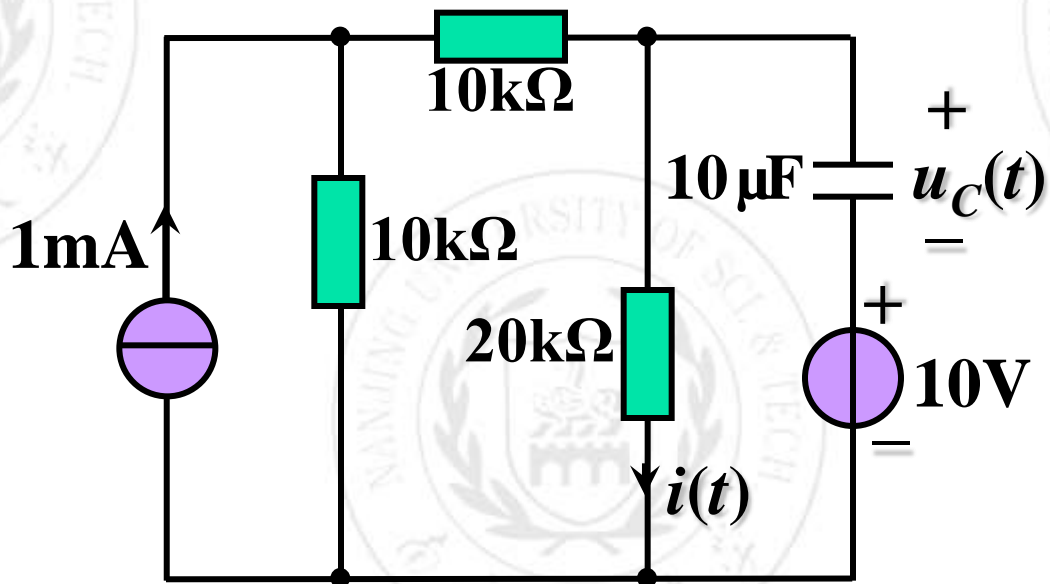
例1

$$u_C(t) = -5 + 15e^{-10t} \text{ V} \quad (t \geq 0_+)$$

$$i(t) = \frac{1}{4} + \frac{3}{4}e^{-10t} \text{ mA} \quad (t \geq 0_+)$$



例1

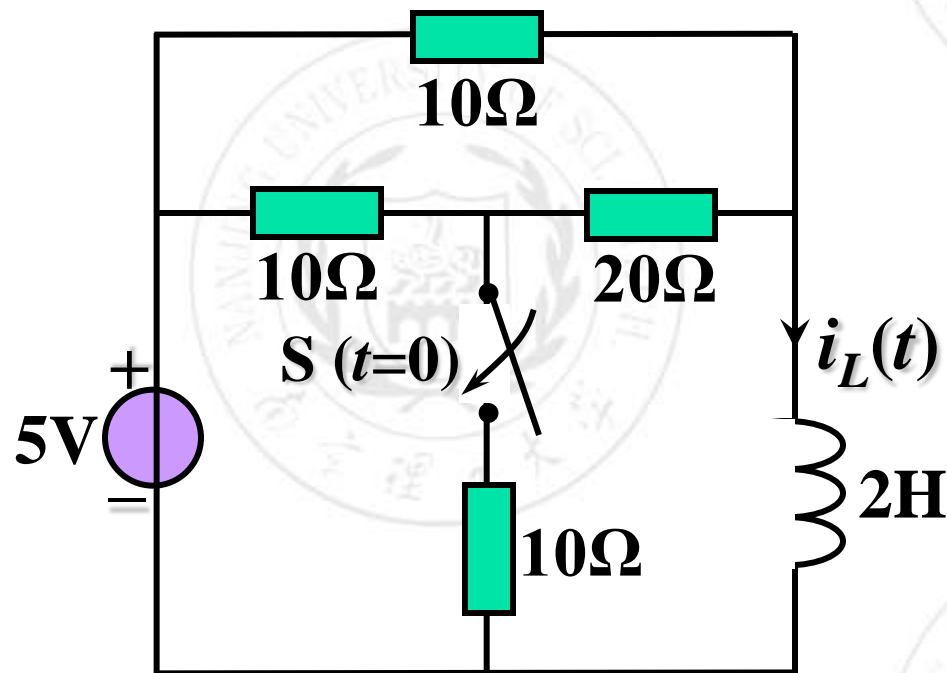


$$\text{又: } i(t) = \frac{u_C + 10}{20} = \frac{1}{4} + \frac{3}{4}e^{-10t} \text{ mA} \quad (t \geq 0_+)$$

✚ 已直接用此式求 $i(t)$ 可免去作 $t=0_+$ 的等效电路

例2

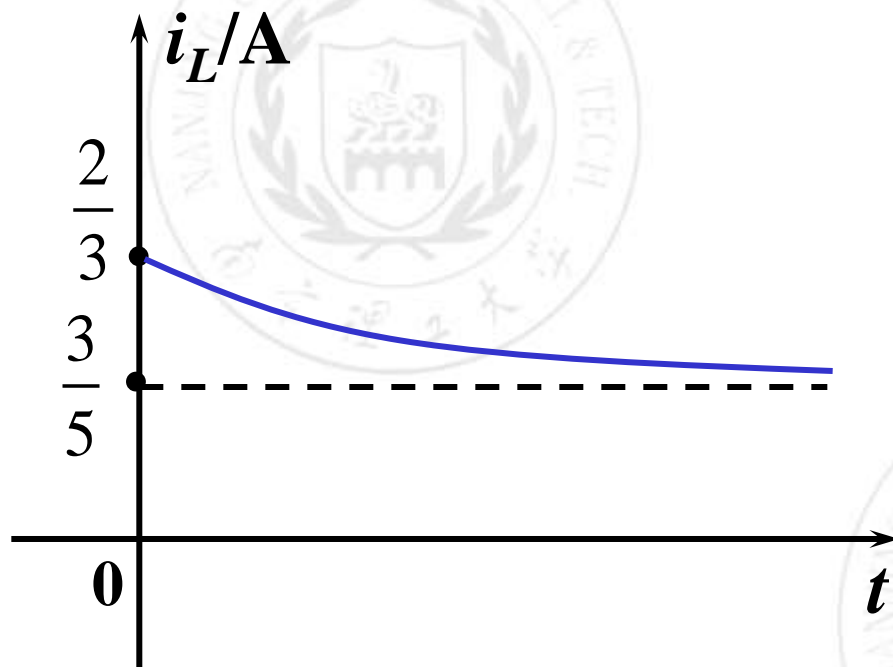
例：已知 $t < 0$ 时，原电路已稳定， $t = 0$ 时合上S，
求： $t \geq 0_+$ 时的 $i_L(t)$



$$i_L(t) = \frac{3}{5} + \frac{1}{15} e^{-\frac{25}{7}t} \text{ A} \quad (t \geq 0_+)$$

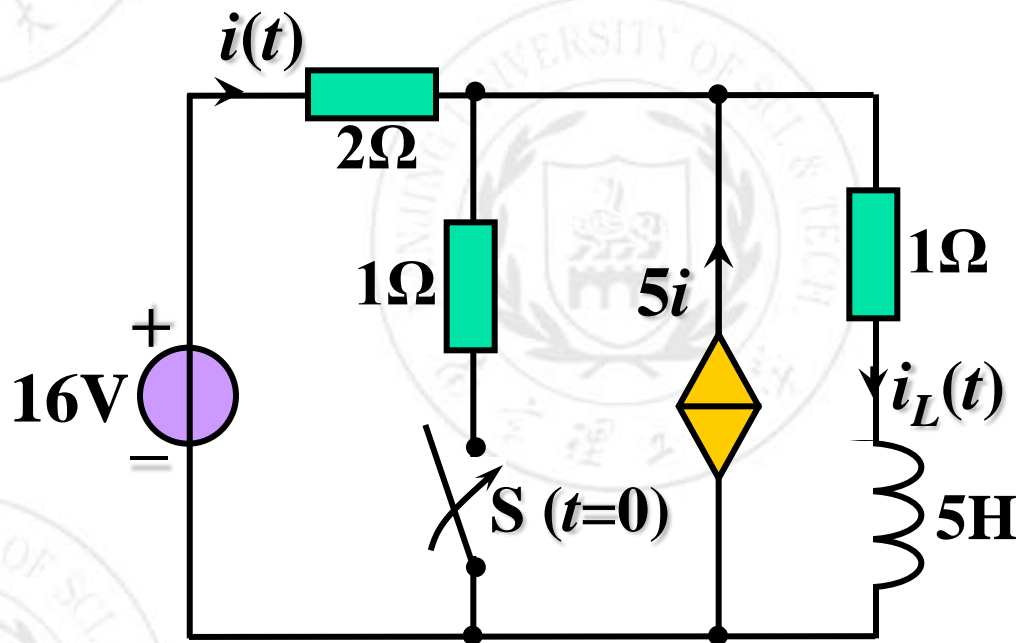
例2

$$i_L(t) = \left(\frac{3}{5} + \frac{1}{15} e^{-\frac{25}{7}t} \right) \text{ A} \quad (t \geq 0_+)$$



例3

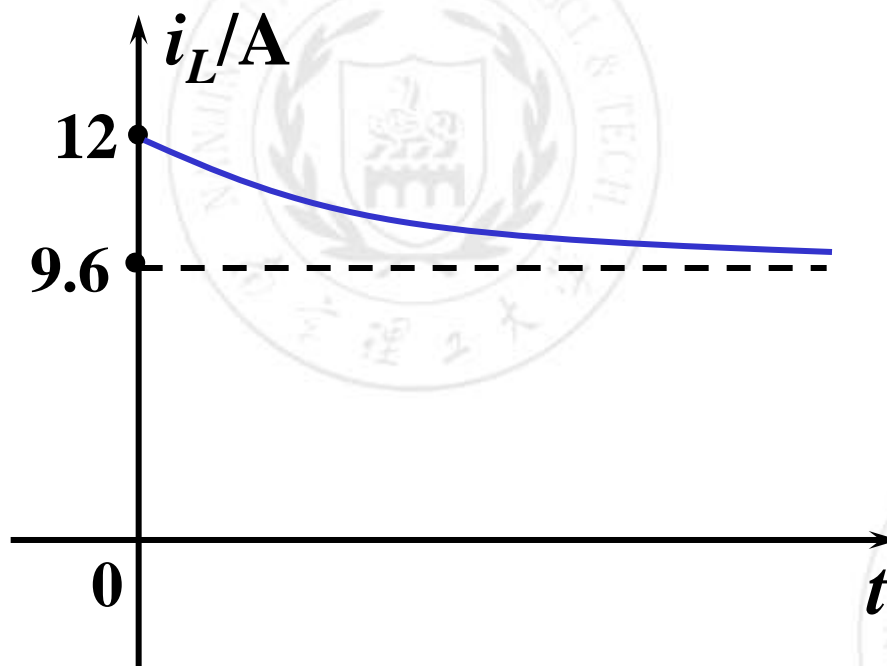
例：已知 $t < 0$ 时，原电路已稳定， $t = 0$ 时合上S，
求： $t \geq 0_+$ 时的 $i_L(t)$



$$i_L(t) = 9.6 + (12 - 9.6)e^{-\frac{t}{4}} = 9.6 + 2.4e^{-\frac{t}{4}} \text{ A } (t \geq 0_+)$$

例3

$$i_L(t) = 9.6 + 2.4e^{-\frac{t}{4}} \text{ A } (t \geq 0_+)$$



本次课重点

- ◆ 初始值的计算.
- ◆ 三要素法.