

第10讲 恒定激励下一阶动态电路的求解

1 方程的列写

已预习

2 初值的获得



重点

3 经典解法

4 直觉解法



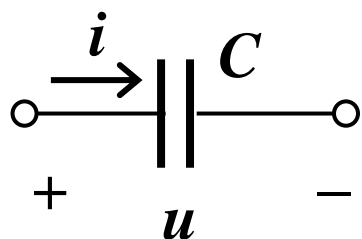
重点

5 从另一个角度观察解



隐性重点

C和L的特性



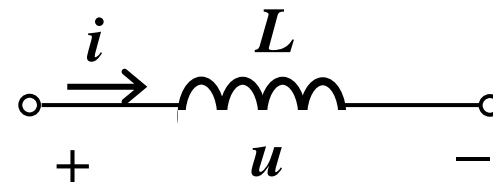
$$i(t) = C \frac{du}{dt}$$

直流 U 作用 \rightarrow 开路

$$u(t) = u(0) + \frac{1}{C} \int_0^t i d\tau$$

$$w_C = \frac{1}{2} C u^2$$

串并特性与电导相同



$$u = L \frac{di}{dt}$$

直流 I 作用 \rightarrow 短路

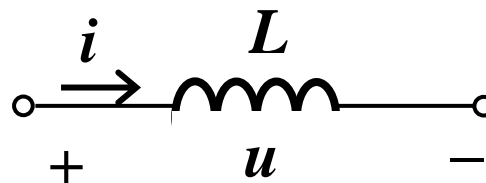
$$i(t) = i(0) + \frac{1}{L} \int_0^t u d\tau$$

$$w_L = \frac{1}{2} L i^2$$

串并特性与电阻相同

对偶

对1mH电感来说, $i(0)=1\text{A}$,
 u 从0时刻起为 $u=t$ (V), 求 $i(1\text{s})=\underline{\hspace{1cm}}\text{A}$ 。



- ☐ A 500
- ☐ B 1.5
- ☒ C 501
- ☐ D 1001

提交

常系数线性微分方程的求解过程

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

特征方程

$$RCp + 1 = 0$$

特征根

$$p = -1/RC$$

齐次通解

$$u_C'' = Ae^{-t/RC}$$

非齐次特解

$$u_C' = U_s$$

全解(非齐次通解)

$$u_C = Ae^{-t/RC} + U_s$$

$$u_C(0) = U_0$$

$$A = U_0 - U_s$$

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

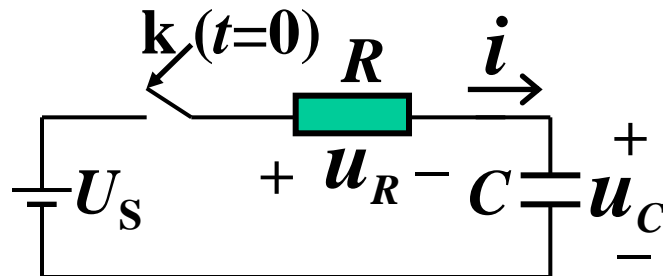
线性
常系数
常微分方程
非齐次
初值问题

$\frac{du_C}{dt} + 5u_C = 10$ 的特征根是_____。

- ☐ A 2
- ☐ B -2
- ☐ C 5
- ☒ D -5

提交

电路过渡过程分析的关键问题



换路前 $u_C = U_0$

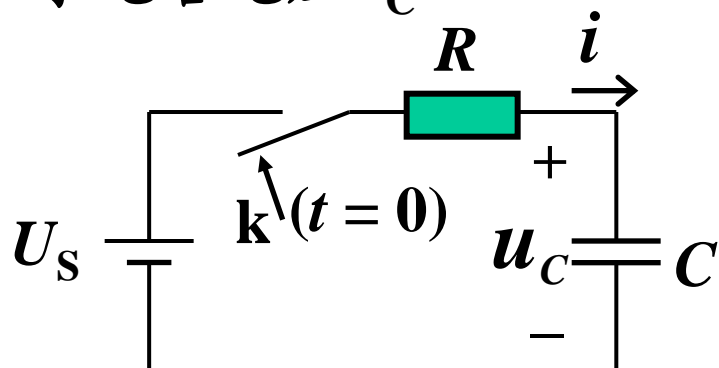
求：换路后电容电压 $u_C(t)$ 。

- 如何根据电路列写ODE?
 - KCL+KVL+RLC的元件特性
- 如何获得ODE的初值?
 - 换路定理
- 如何求非齐次ODE的特解?
 - 对于直流和正弦激励，直接求其稳态解
 - 对于其他常见激励，查表寻找特解的函数类型
 - 将查表所得代入方程求出待定系数
 - 对于一般激励，利用卷积积分 → 第13讲

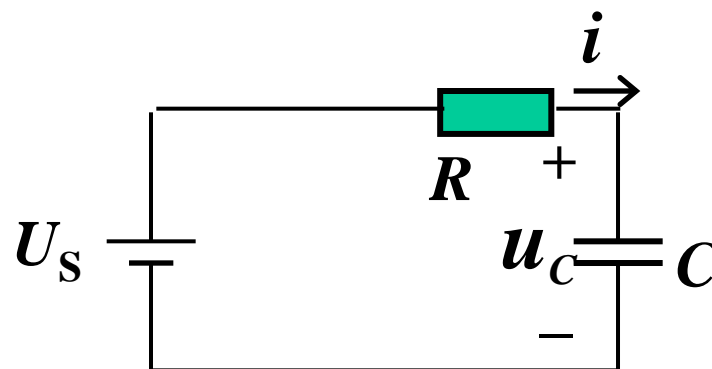
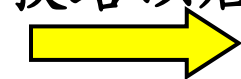
1 方程的列写

已预习

求电容电压 u_C



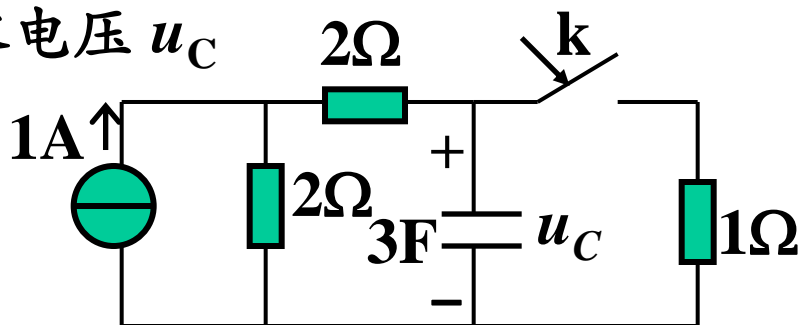
换路以后



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

其他电路怎么办?

求电容电压 u_C



法1: 戴维南等效

法2: 不列方程
直觉求解

2 初值的获得

(1) $t = 0^+$ 和 $t = 0^-$ 的概念

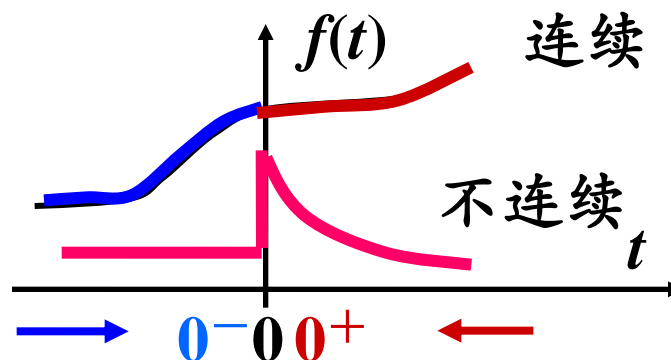
设换路发生在 $t=0$ 时刻

0^- 换路的前一瞬间

0^+ 换路的后一瞬间

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

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

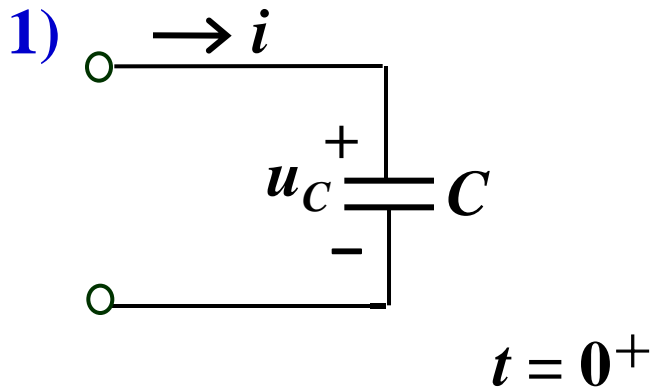


希望获得 $t = 0^+$ 时刻支路电压（电流）的初值和导数的初值。

本讲

L12

(2) 换路定理



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

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

如果 $i(\tau)$ 为有限值

$$\int_{0^-}^{0^+} i(\tau) d\tau \rightarrow 0$$

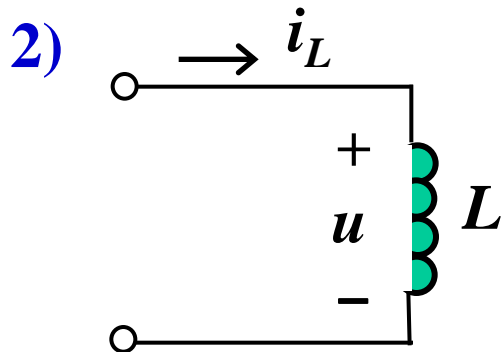


$$u_C(0^+) = u_C(0^-)$$

$$q = C u_C \quad q(0^+) = q(0^-) + \int_{0^-}^{0^+} i(\tau) d\tau$$

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

电荷守恒



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

$t = 0^+$

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

如果 $u(\tau)$ 为有限值

$$\int_{0^-}^{0^+} u(\tau) d\tau \rightarrow 0 \longrightarrow \boxed{i_L(0^+) = i_L(0^-)}$$

$$\psi = Li_L \quad \psi(0^+) = \psi(0^-) + \int_{0^-}^{0^+} u(\tau) d\tau \quad \boxed{\psi(0^+) = \psi(0^-)}$$

磁链守恒

换路定理

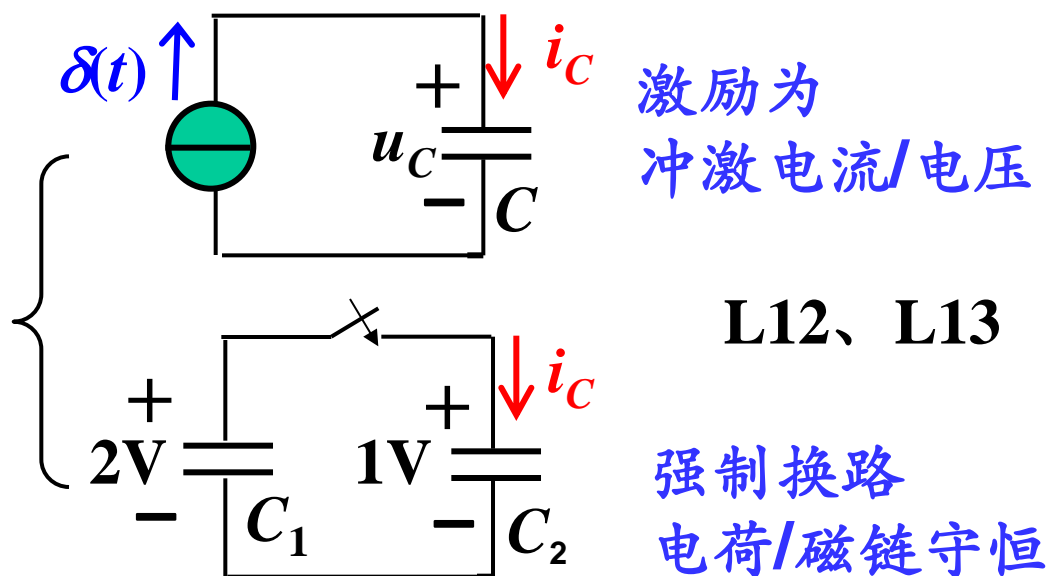
$$\begin{cases} q(0^+) = q(0^-) \\ u_C(0^+) = u_C(0^-) \end{cases}$$

条件：换路时流经电容的电流为有限值

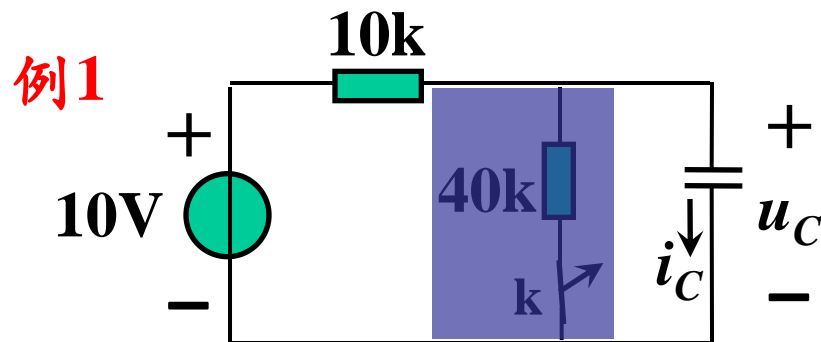
$$\begin{cases} \psi(0^+) = \psi(0^-) \\ i_L(0^+) = i_L(0^-) \end{cases}$$

条件：换路时电感上的电压为有限值

什么时候 i_C 、 u_L 为无穷值？



(3) 确定电路的初值



求电容电流初值 $i_C(0^+)$ 。

换路前 $u_C(0^-) = 8V$

根据换路定理 $u_C(0^+) = u_C(0^-) = 8V$

如何求 i_C 在 (0^+) 时刻的值?

KVL $10ki_C(0^+) + u_C(0^+) = 10$

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



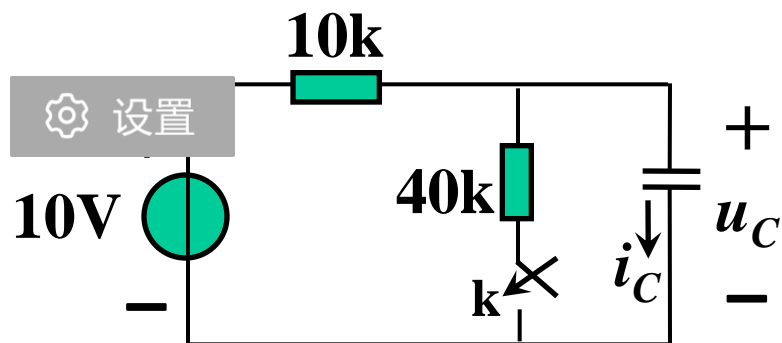
替代
定理

结论1: i_C 随便跳
 $i_C(0^-) = 0 \neq i_C(0^+)$

结论2:
求初值时电容 C 可看作独立电压源
电感 L 可看作独立电流源

单选题 1分

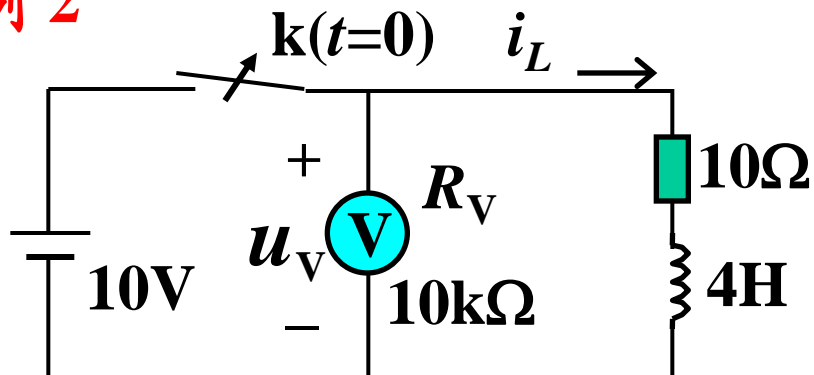
求电容电流初值 $i_C(0^+)$ 。
开关状态和前页不同



- ☐ A 0.2mA
- ☐ B 0.25mA
- ☒ C -0.25mA
- ☐ D -0.2mA

提交

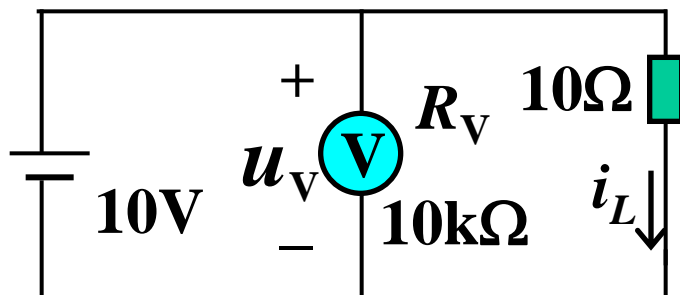
例 2



电压表量程为 50V。

$t=0$ 时刻 k 打开，求电压 u_V 。

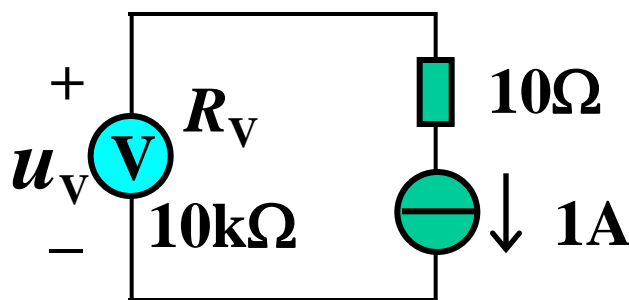
换路前稳态电路



求 0^- 值（电阻电路）

$$i_L(0^+) = i_L(0^-) = 1 \text{ A}$$

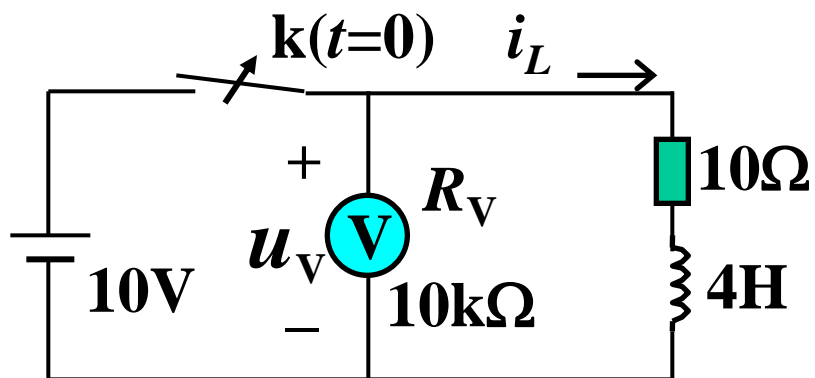
0^+ 时刻电路



求 0^+ 值（电阻电路）

$$u_V(0^+) = -10000 \text{ V}$$

V 坏了！



怎么办?

利用什么已知元件能搞定这件事

$$u_V(0^+) = -10000V$$

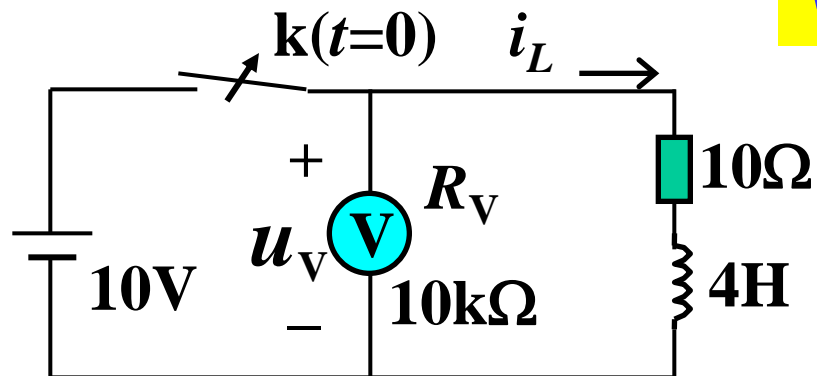
V 坏了!

此处可以有弹幕

电感线圈突然开路一定是副作用吗？

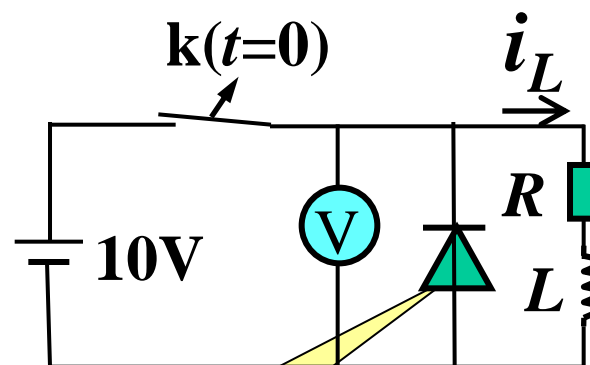
汽车的点火系统

L11继续讨论



$$u_V(0^+) = -10000V$$

V 坏了！



续流二极管

小结：求电路初值的步骤

(a) 由换路前的稳态电路求 $u_C(0^-)$ 和 $i_L(0^-)$

0^- 电路（电阻电路）（电容 C 开路、电感 L 短路）

(b) 应用换路定理求 $u_C(0^+)$ 和 $i_L(0^+)$ $u_C(0^+) = u_C(0^-)$

(c) 画 0^+ 时刻的等效电阻电路 $i_L(0^+) = i_L(0^-)$

* 保留电路拓扑结构

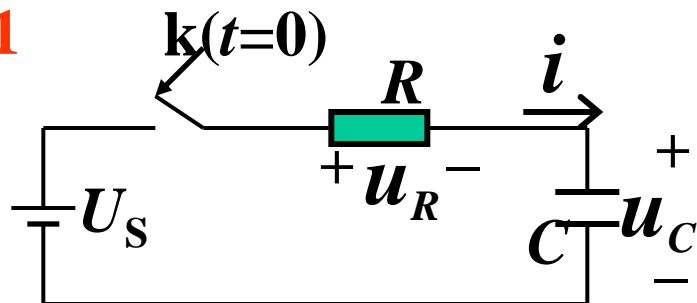
** 用独立电压源替代电容 C 、用独立电流源替代电感 L

*** 独立电压源值为 $u_C(0^+)$ 、独立电流源值为 $i_L(0^+)$

(d) 由 0^+ 电路（电阻电路）求电路中其余支路量 0^+ 时刻的值

3 经典解法

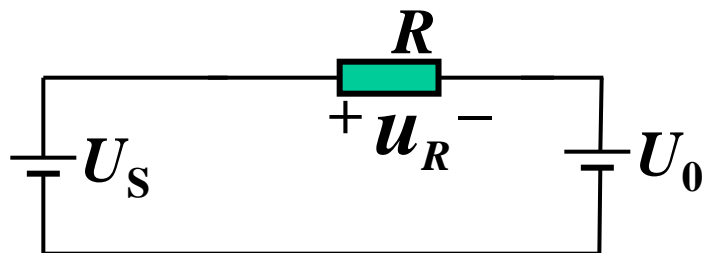
例 1



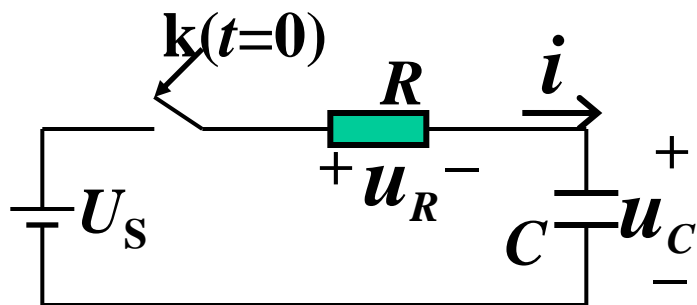
已知： $u_C(0^-) = U_0$
求：电阻电压 $u_R(t)$ 。

$$\begin{cases} u_R + u_C = U_S \\ i = C \frac{du_C}{dt} \\ u_R = iR \end{cases} \quad \Rightarrow \quad u_R + \frac{1}{C} \int \frac{u_R}{R} dt = U_S \quad \Rightarrow \quad \boxed{\frac{du_R}{dt} + \frac{1}{RC} u_R = 0}$$

0^+ 电路



$$\boxed{u_R(0^+) = U_S - U_0}$$



已知： $u_C(0^-) = U_0$
求：电阻电压 $u_R(t)$ 。

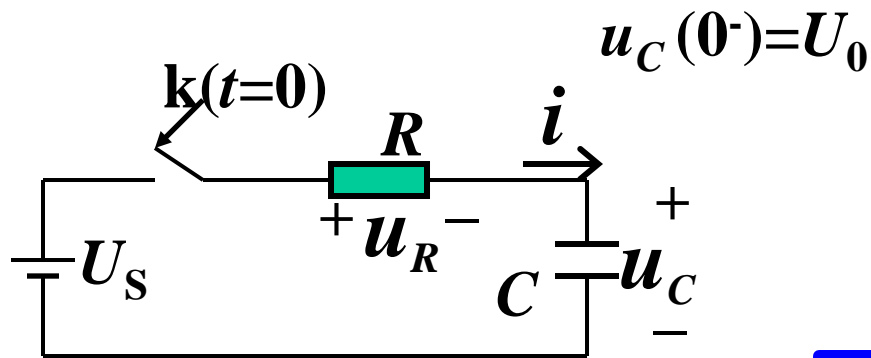
$$\frac{du_R}{dt} + \frac{1}{RC}u_R = 0 \longrightarrow p + \frac{1}{RC} = 0 \longrightarrow p = -\frac{1}{RC}$$

$$u_R = Ae^{-t/RC} \quad t > 0$$

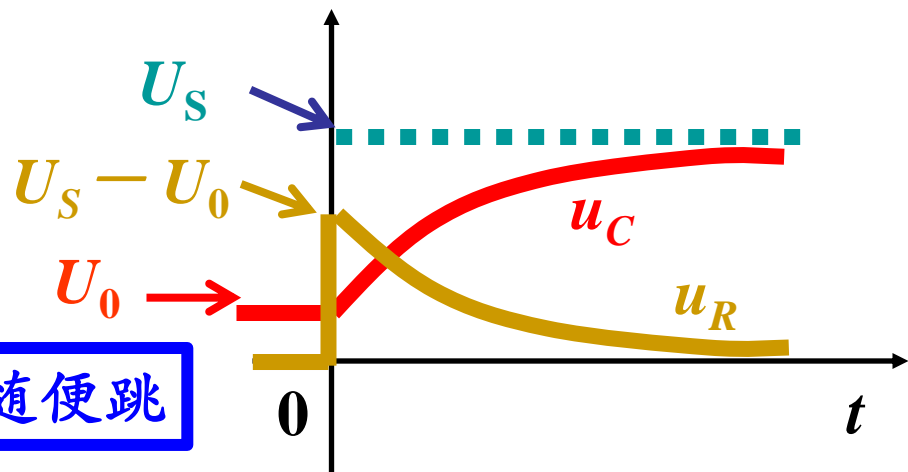
$$u_R(0^+) = U_S - U_0$$

$$A = U_S - U_0$$

$$u_R = (U_S - U_0)e^{-t/RC} \quad t > 0$$



u_R 随便跳



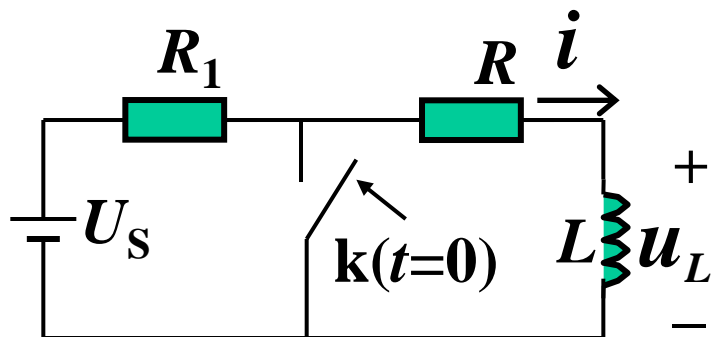
$$\frac{du_R}{dt} + \frac{1}{RC}u_R = 0 \longrightarrow p = -\frac{1}{RC} \longrightarrow u_R = (U_s - U_0)e^{-t/RC} \quad t > 0$$

$$RC \frac{du_C}{dt} + u_C = U_s \longrightarrow p = -\frac{1}{RC} \longrightarrow u_C = U_s + (U_0 - U_s)e^{-t/RC} \quad t \geq 0$$

令 $\tau = -1/p = RC > 0$ ，一阶RC电路的时间常数(time constant)

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

例 2 求图示电路中电流*i*。



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

$$i(0^-) = \frac{U_s}{R_1 + R}$$

$$i(0^+) = i(0^-) = \frac{U_s}{R_1 + R} = I_0$$

特征方程 $Lp + R = 0$

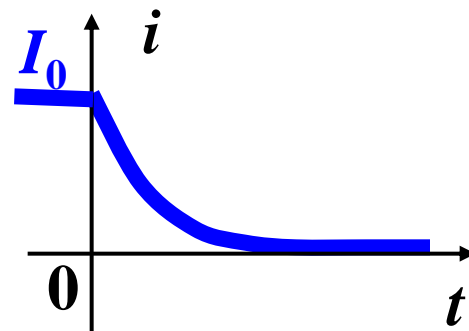
特征根 $p = -\frac{R}{L}$

令 $\tau = -1/p = L/R > 0$ 为一阶 RL 电路的时间常数 $[\tau] = [\frac{L}{R}] = [\text{秒}]$

全解 $i(t) = 0 + Ae^{-t/\tau}$

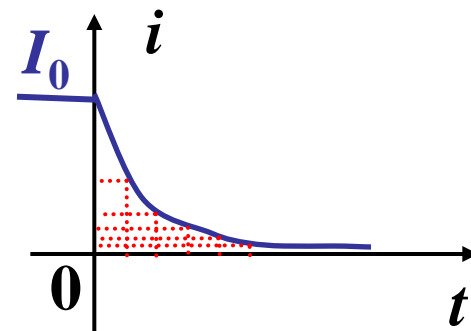
由初值确定 A $A = i(0^+) = I_0$

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



关于 τ 的讨论

$$i = I_0 e^{-\frac{t}{\tau}} \quad t \geq 0$$



t	0	τ	2τ	3τ	5τ
$i = I_0 e^{-\frac{t}{\tau}}$	I_0	$I_0 e^{-1}$	$I_0 e^{-2}$	$I_0 e^{-3}$	$I_0 e^{-5}$
	I_0	$0.368 I_0$	$0.135 I_0$	$0.05 I_0$	$0.007 I_0$

工程上通常认为 $3\tau \sim 5\tau$ 后过渡过程结束。

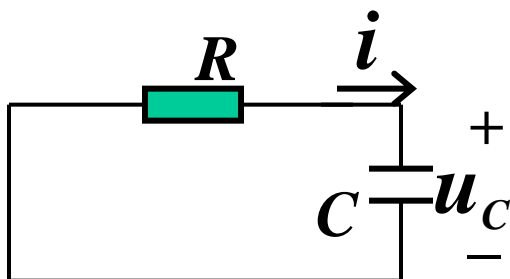
τ 越小，电压/电流变化越快。

记忆方法

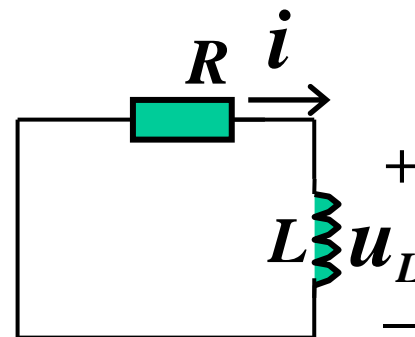
对于 $1 - e^{-\frac{t}{\tau}}$ 来说，从0时刻起， τ 时间后，上升到 ____。

- ☐ A 0
- ☐ B 0.368
- ☒ C 0.632
- ☐ D 1

提交



$$\tau = RC > 0$$



$$\tau = L/R > 0$$

工程上通常认为 $3\tau \sim 5\tau$ 后过渡过程结束。

τ 越小，电压/电流变化越快。

同样是电阻 R ，为什么在 RC 电路中就是越大越慢，在 RL 电路中就是越大越快？

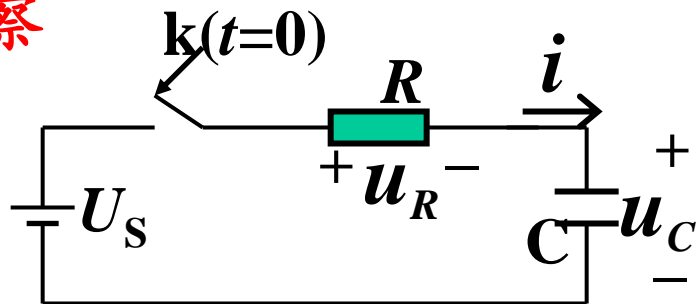
此处可以有弹幕

动态电路的经典解法

- 列（有关待求支路量的）微分方程。
- 由换路前 0^- 电阻电路求 $u_C(0^-)$ 和 $i_L(0^-)$ 的值。
- 应用换路定理画 0^+ 电阻电路，求待求支路量的 0^+ 时刻值。
- 求微分方程对应的特征方程，得到齐次通解。
- 求出非齐次微分方程的1个特解，得到非齐次微分方程的全解。全解 = 齐次解 + 特解
- 由 0^+ 时刻的值确定全解中的待定系数。

4 一阶电路的直觉解法（三要素法）

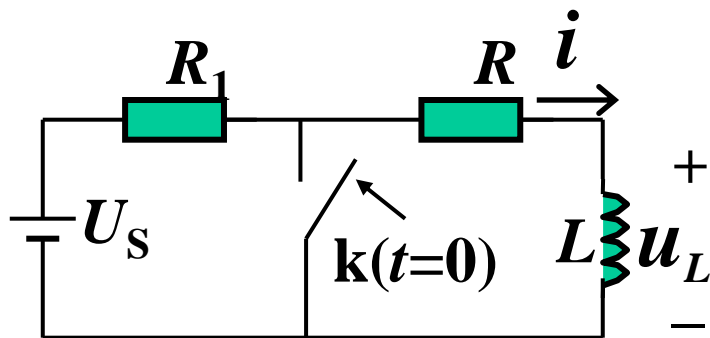
观察



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

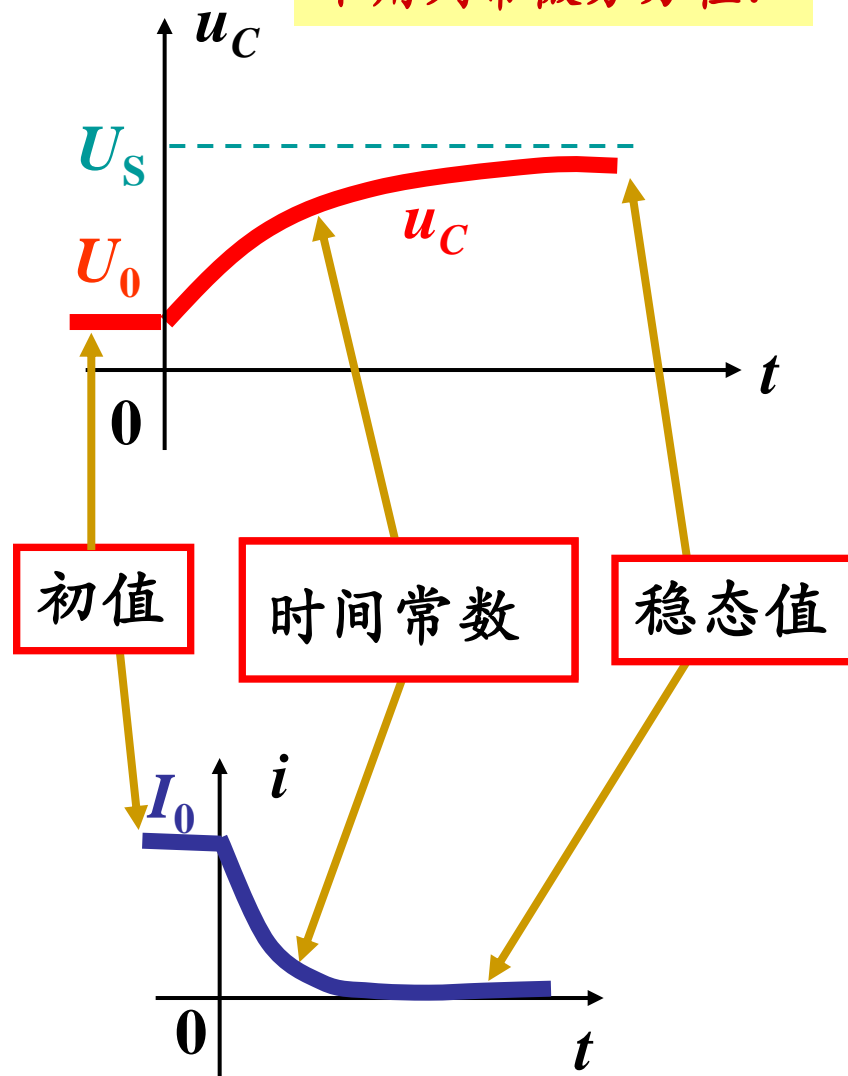
时间常数 $>0 \rightarrow$ 特解=稳态解

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



如果能够方便地求得这3个值？

不用列常微分方程！



讨论一阶电路的一般情况

一阶常系数常微分方程

任意支路量 f 的方程

$$\frac{df}{dt} + af(t) = u(t)$$

$a > 0$

时间常数 > 0

待定系数

$$f(t) = \text{特解} + \underbrace{A}_{\text{待定系数}} e^{-\frac{t}{\tau}} \xrightarrow{t \rightarrow \infty} \text{特解} = f(\infty)$$

$$f(t) = f(\infty) + A e^{-\frac{t}{\tau}} \quad \xrightarrow{f(0^+) = f(\infty) + A} \quad A = f(0^+) - f(\infty)$$

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

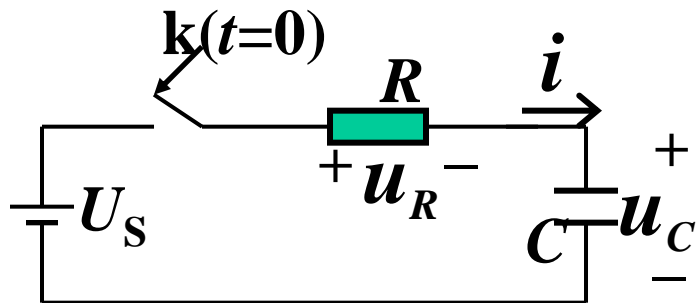
三要素 {

- $f(\infty)$ 稳态解
- $f(0^+)$ 初值
- τ 时间常数

优点1: 可适用于各支路量

优点2: 不列写方程直接获得解

用直觉解法重做前面例



已知: $u_C(0^-) = U_0$

求: 电压 $u_C(t)$, $u_R(t)$

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

$$u_C(0^+) = u_C(0^-) = U_0 \quad \xleftrightarrow{\text{电阻电路}} \quad u_R(0^+) = U_S - U_0$$

$$u_C(\infty) = U_S \quad \xleftrightarrow{\text{电阻电路}} \quad u_R(\infty) = 0$$

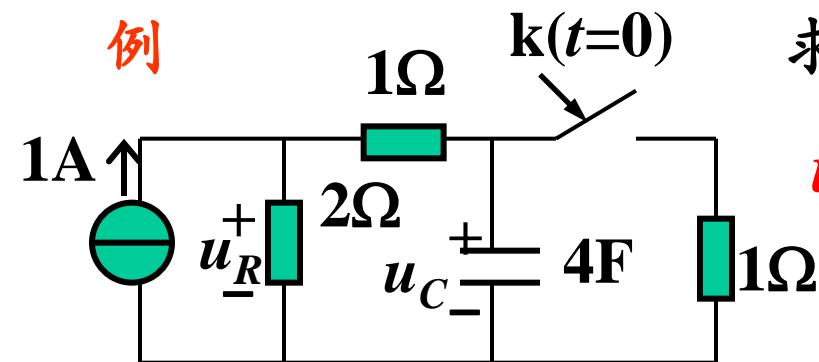
$$\tau = RC \quad \xleftrightarrow{\text{电阻电路}} \quad \tau = RC$$

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

例

求图示电路中电压 $u_R(t)$ 。

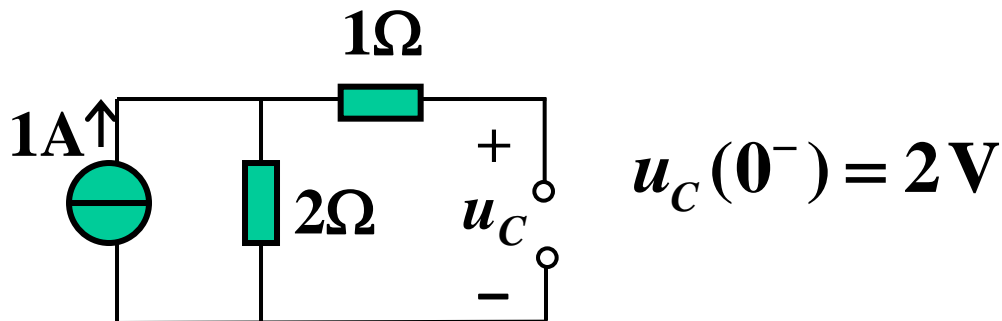
$$u_R(t) = u_R(\infty) + [u_R(0^+) - u_R(\infty)]e^{-\frac{t}{\tau}}$$



解

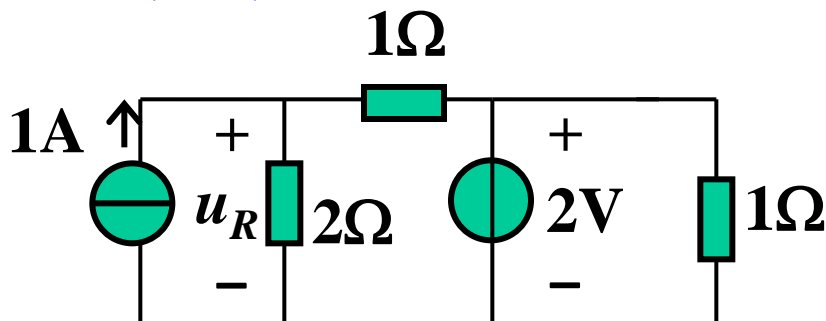
0^- 电路

(换路前稳态电路)
(第1个电阻电路)



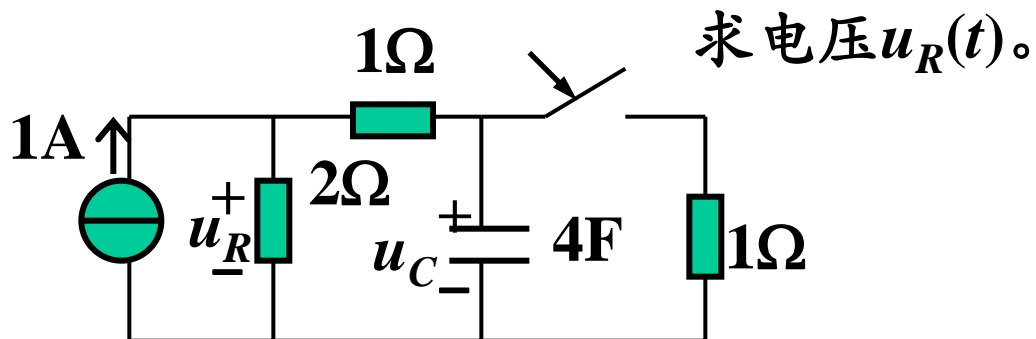
0^+ 电路

(第2个电阻电路)



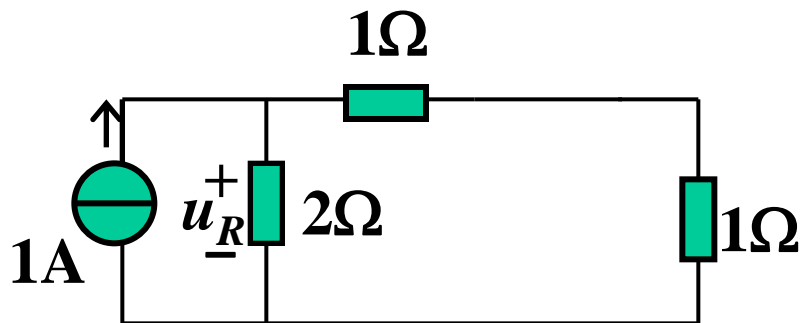
$$\frac{u_R(0^+) - 2}{1} + \frac{u_R(0^+)}{2} = 1$$

$$u_R(0^+) = 2\text{ V}$$



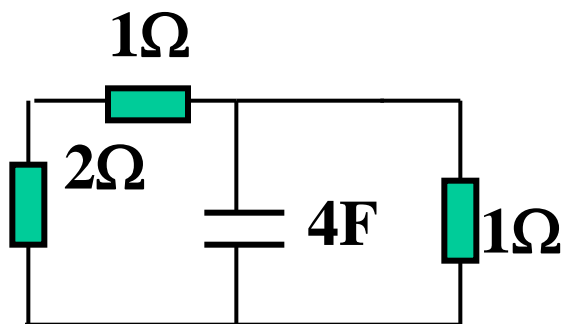
$$u_R(0^+) = 2\text{ V}$$

换路后稳态电路
(第3个电阻电路)



$$u_R(\infty) = 1\text{ V}$$

求时间常数电路
(第4个电阻电路)



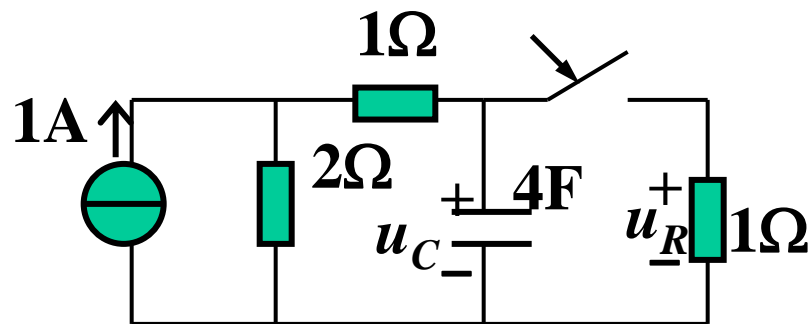
$$\tau = \frac{3}{4} \times 4 = 3\text{ s}$$

$$u_R(t) = u_R(\infty) + [u_R(0^+) - u_R(\infty)]e^{-\frac{t}{\tau}} = 1 + e^{-\frac{t}{3}}\text{ V} \quad (t > 0)$$

关于直觉解法的讨论

- 适用于：
$$f(t) = f(\infty) + [f(0^+) - f(\infty)]e^{-\frac{t}{\tau}} \quad t > 0$$
 - 时间常数、初值、终值比较容易求的场合
 - 直流激励或正弦激励 → L15
 - 可用于求电路任意支路的电压或电流
- 仅对1阶电路适用
- 时间常数的概念仅对1阶电路适用

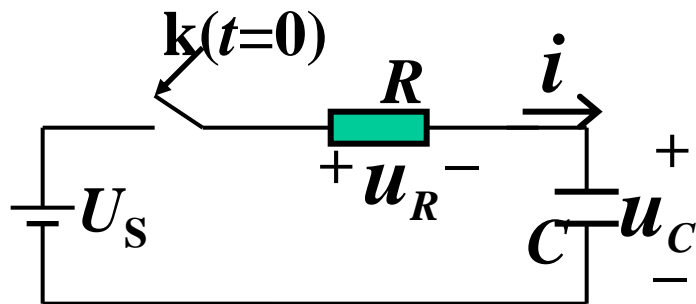
题图中 $u_R(\infty) = \underline{\hspace{1cm}} \text{ V}$



- ☐ A 0
- ☒ B 0.5
- ☐ C 1
- ☐ D 2

提交

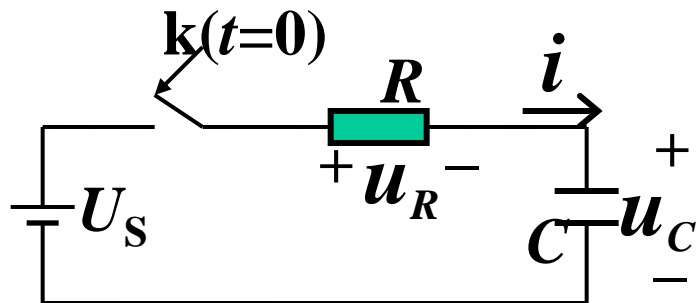
5 从另一个角度观察解



$u_C(0^-)=U_0$ 求: 电容电压 $u_C(t)$ 。

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

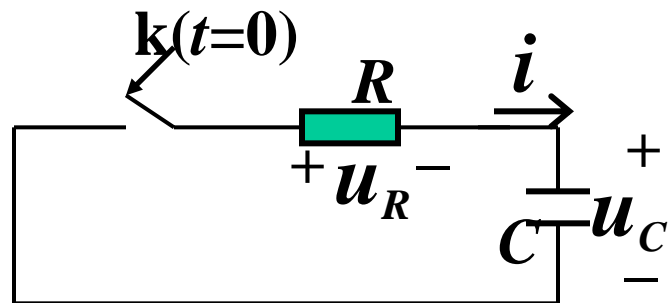
全响应



$u_C(0^-)=0$ 零状态(储能元件无初始储能)

$$u_C(0^+)=0 \quad u_C(\infty)=U_S \quad \tau=RC$$

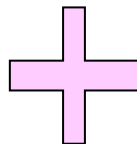
$$u_C = U_S + (0 - U_S)e^{-\frac{t}{\tau}} \quad t \geq 0$$



$u_C(0^-)=U_0$ 零输入(没有外加电源)

$$u_C(0^+)=U_0 \quad u_C(\infty)=0 \quad \tau=RC$$

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



零输入响应(zero-input response) (ZIR): 没有外加激励, 由 L 、 C 初始储能引起的响应

零状态响应(zero-state response) (ZSR): L 、 C 没有初始储能, 由外加激励引起的响应

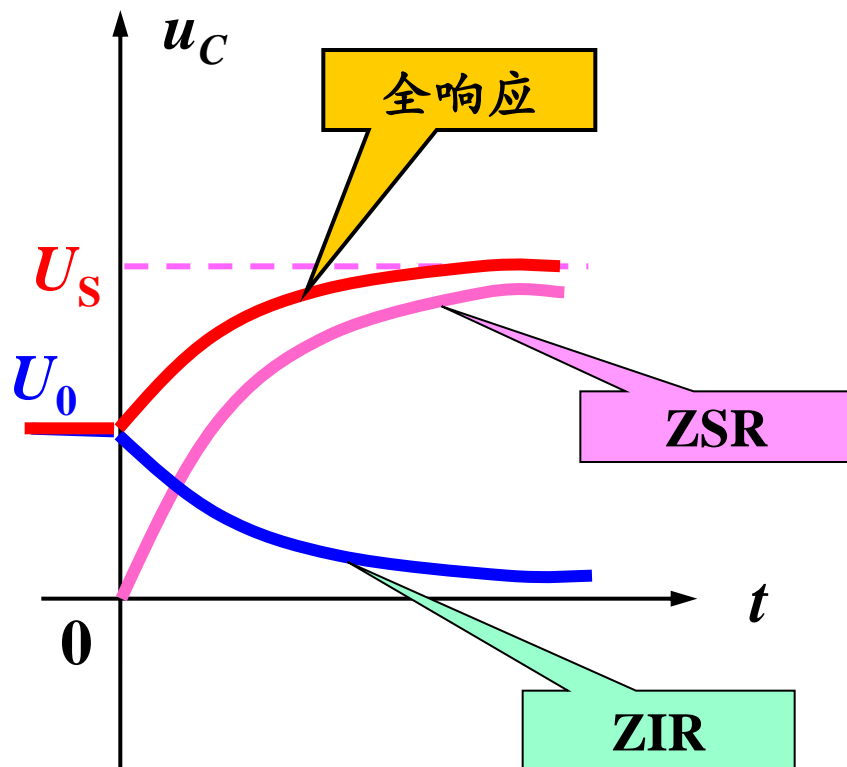
$$u_C = U_S(1 - e^{-\frac{t}{\tau}}) + U_0 e^{-\frac{t}{\tau}} \quad (t \geq 0)$$

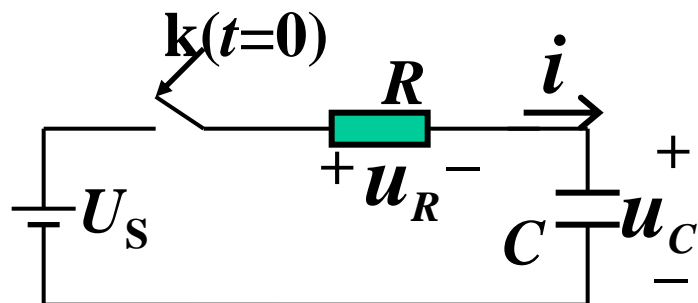
Diagram illustrating the components of the response:

- ZSR** (Zero-State Response): $U_S(1 - e^{-\frac{t}{\tau}})$
- ZIR** (Zero-Input Response): $U_0 e^{-\frac{t}{\tau}}$

Initial conditions:

$$\begin{cases} u_C(0^-) = 0 \\ i_L(0^-) = 0 \end{cases}$$





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

电阻电压 $u_R(t)$ 的
零状态响应是
“红包”

- A $-U_0 e^{-\frac{t}{\tau}}$
- B $U_s + (U_0 - U_s) e^{-\frac{t}{\tau}}$
- C $U_s e^{-\frac{t}{\tau}}$**
- D $(U_s - U_0) e^{-\frac{t}{\tau}}$

提交

强制分量/非齐次特解

自由分量/齐次通解

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

数学视角
方程视角

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

电路视角
能量视角

零状态响应

零输入响应

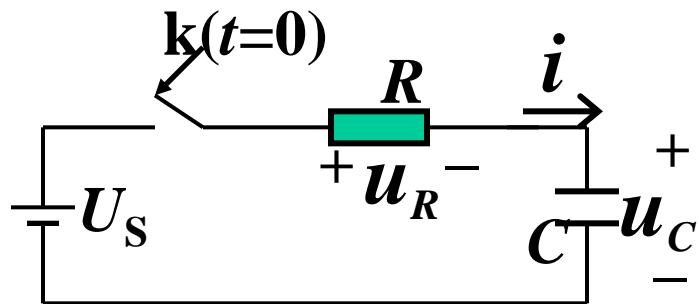
全响应 = 强制分量 + 自由分量
= 零输入响应 + 零状态响应

为什么要这样划分?

原因1: ZIR 和 ZSR 都是可能出现的过渡过程

原因2: ZSR 对于分析一般激励的响应非常重要

激励—响应线性关系



$u_C(0^-)=0$ 零状态

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

激励

$$U_S$$

$$2U_S$$

$$U_{S1} + U_{S2}$$

响应

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

$$u_C = 2U_S(1 - e^{-\frac{t}{\tau}}) \quad t \geq 0$$

$$u_C = (U_{S1} + U_{S2})(1 - e^{-\frac{t}{\tau}}) \quad t \geq 0$$

第13讲 利用这个性质求任意激励下电路的ZSR
→ 进而求任意激励作用下电路的响应