

第10讲 恒定激励下一阶动态电路的求解

数学+物理

纸笔计算器

1 课前预习回顾

2 初值

← 重点

3 时间常数

4 直觉解法

← 重点

5 从另一个角度观察解

← 隐性重点

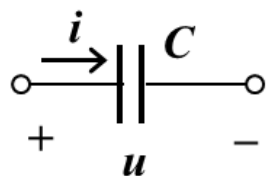
本讲重难点

- 任意支路量的初值
- 任意支路量的终值
- 一阶电路的时间常数
- 任意支路量的表达式

} 三要素

1 课前预习回顾

C 和 L 的特性



串并特性与电导相同

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

直流 U 作用 \rightarrow 开路

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

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

对偶

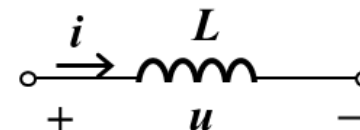
串并特性与电阻相同

$$u(t) = L \frac{di}{dt}$$

直流 I 作用 \rightarrow 短路

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

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



动态过程的本质
是能量的变化

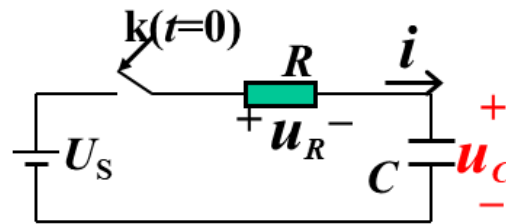
单选题 1分

6mF 电容和3mF 电容 **串联**，对外等效电容为

- ☒ A 2mF
- ☐ B 9mF
- ☐ C 0mF
- ☐ D 3mF

按物理→数学的方式规范地求解电路

已知 换路前电容电压 $u_C = U_0$
求：电容电压 $u_C(t)$ 。



$$\begin{cases} u_R + u_C = U_S \\ u_R = iR \\ i = C \frac{du_C}{dt} \end{cases}$$



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

从物理（电路）到数学（方程）

线性
常系数
常微分方程
非齐次
初值问题

单选题 1分

$RC \frac{du_c}{dt} + u_c = U_s$ 对应的特征根为

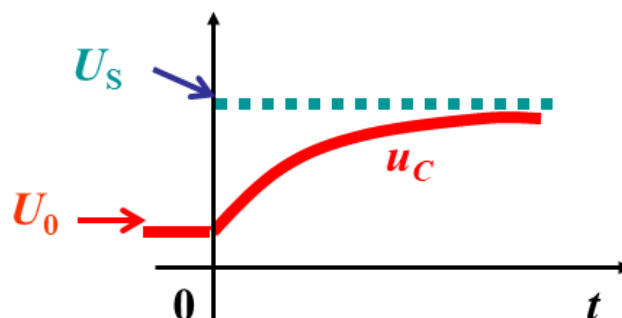
- ☐ A $-RC$
- ☐ B RC
- ☐ C $1/RC$
- ☒ D $-1/RC$

数学求解方程

换路前电容电压 $u_C = U_0$

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

从物理 (电路) 到数学 (方程)



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)

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

$$u_C(0) = U_0$$

$$A = U_0 - U_s$$

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

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

2 初值

(1) $t=0^+$ 和 $t=0^-$ 的概念

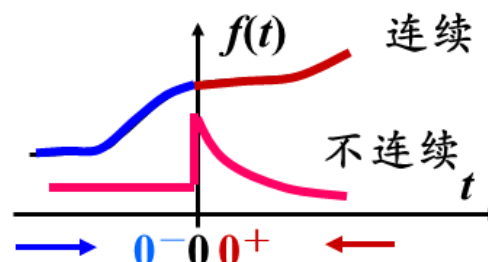
设换路发生在 $t=0$ 时刻

0^- 换路的前一瞬间

0^+ 换路的后一瞬间

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

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



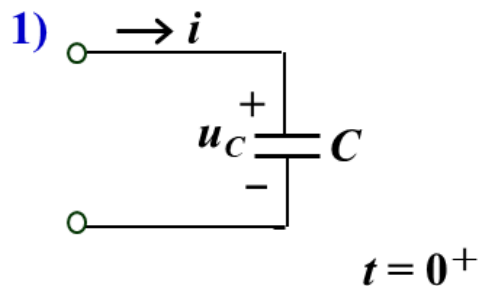
希望获得 $t=0^+$ 时刻支路电压（电流）的初值和导数的初值。

学习动态电路时域分析，要始终关注：什么跳了，什么没跳

本讲

L11/L12

(2) 换路定理



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

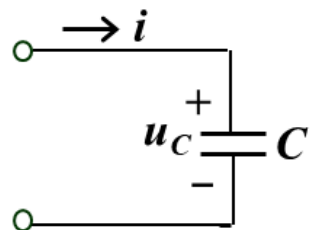
$$u_C(0^+) = u_C(0^-) + \frac{1}{C} \int_{0^-}^{0^+} i(\tau) d\tau$$

如果 $i(\tau)$ 为有限值

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

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

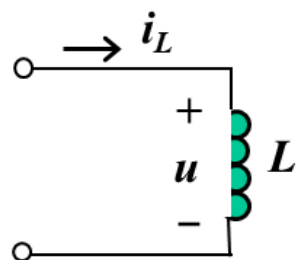
电荷守恒



如果 $i(\tau)$ 为有限值

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

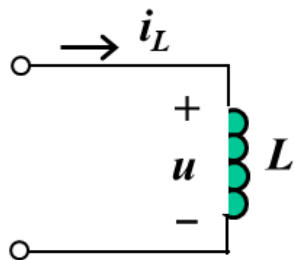
$$q(0^+) = q(0^-)$$



如果 $u(\tau)$ 为有限值

根据对偶原理
什么结论?
弹幕或投稿

2)



$t = 0^+$

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

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

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

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

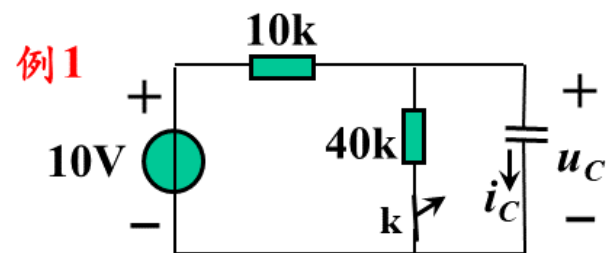
条件：换路时流经电容的电流为有限值

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

条件：换路时电感上的电压为有限值

(3) 确定电路的初值

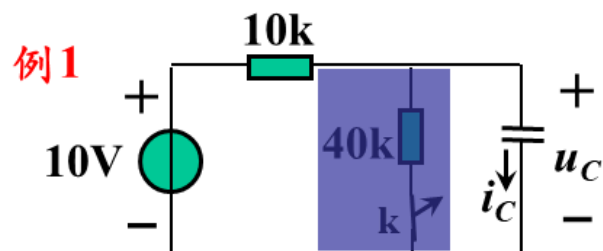
此处可以有弹幕



换路前稳态，求电容电流初值 $i_C(0^+)$ 。

换路前 $u_C(0^-) =$ $i_C(0^-) =$

(3) 确定电路的初值



换路前稳态，求电容电流初值 $i_C(0^+)$ 。

换路前 $u_C(0^-) = 8V$ $i_C(0^-) = 0$

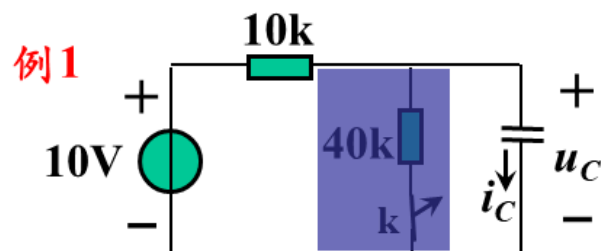
根据换路定理 $u_C(0^+) = u_C(0^-) = 8V$

换路后k打开，40k电阻支路开路

如何求 i_C 在 (0^+) 时刻的值？

此处可以有
弹幕/投稿

(3) 确定电路的初值



换路前稳态，求电容电流初值 $i_C(0^+)$ 。

换路前 $u_C(0^-) = 8V$ $i_C(0^-) = 0$

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

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

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

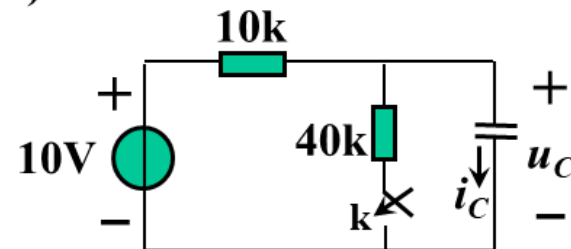
电感 L 可看作独立电流源

替代
定理

单选题 1分

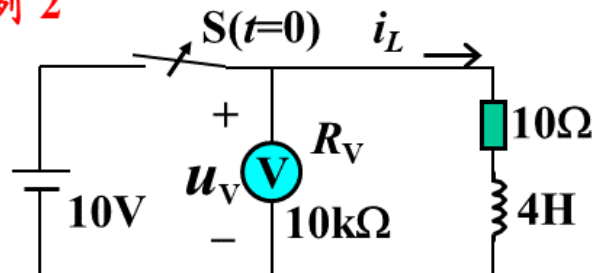
换路前稳态，求电容电流初值 $i_C(0^+)$ 。

开关状态和前页不同



- A 0.2mA
- B 0.25mA
- C -0.25mA**
- D -0.2mA

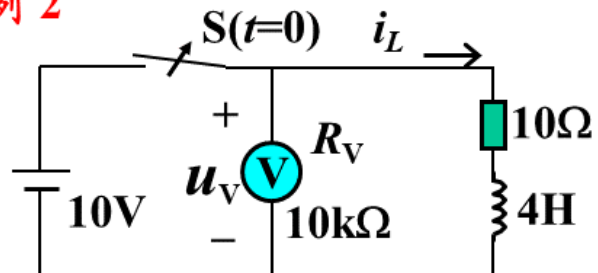
例 2



换路前稳态电路

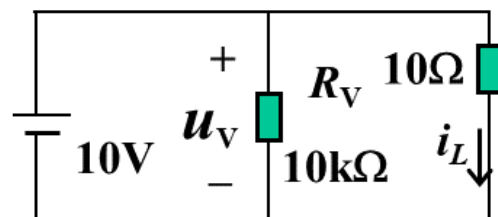
电压表内阻 $10\text{k}\Omega$ ，量程为 50V 。
 $t=0$ 时刻开关S 打开，求电压 $u_V(0^+)$ 。

例 2



电压表内阻 $10\text{k}\Omega$ ，量程为 50V 。
 $t=0$ 时刻 k 打开，求电压 $u_V(0^+)$ 。

换路前稳态电路

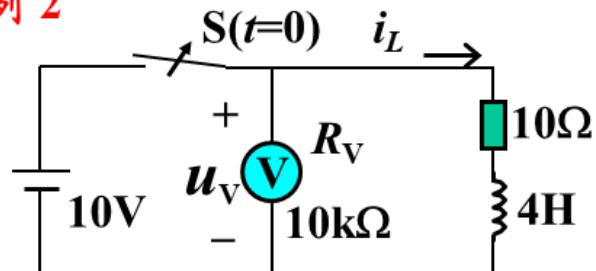


求 0^- 值（电阻电路）

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

0^+ 时刻电路

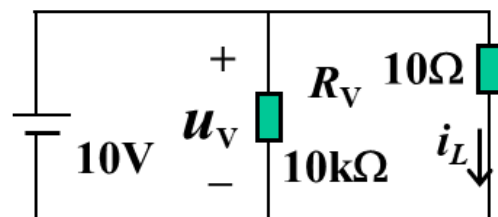
例 2



电压表内阻 $10\text{k}\Omega$ ，量程为 50V 。

$t=0$ 时刻 k 打开，求电压 $u_V(0^+)$ 。

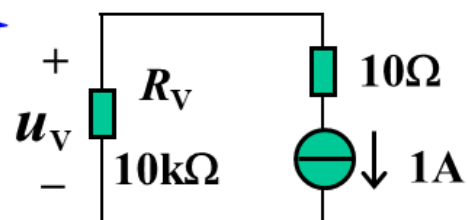
换路前稳态电路



求 0^- 值（电阻电路）

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

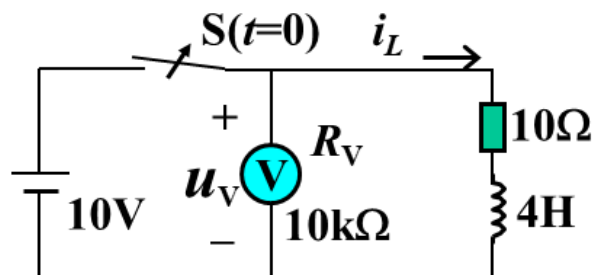
0^+ 时刻电路



求 0^+ 值（电阻电路）

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

那又怎样？



怎么办?

电路中加入什么已经学过的元件
能搞定这件事

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

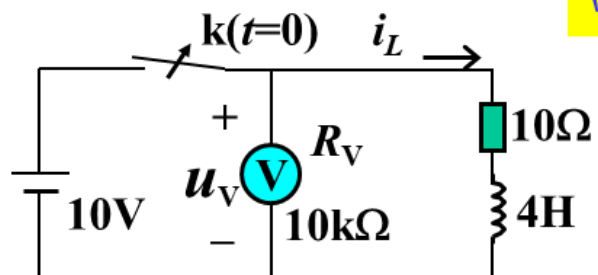
V 坏了!

此处可以有弹幕/投稿

电感线圈突然开路一定是副作用吗？

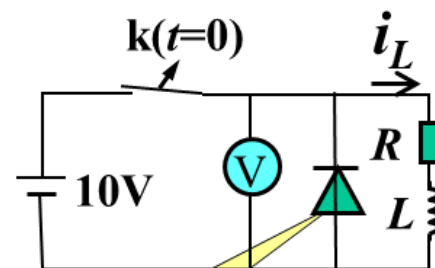
汽车的点火系统

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

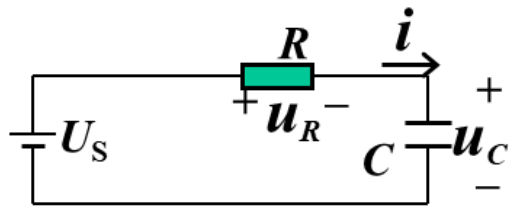
* 保留电路拓扑结构

** 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 时间常数



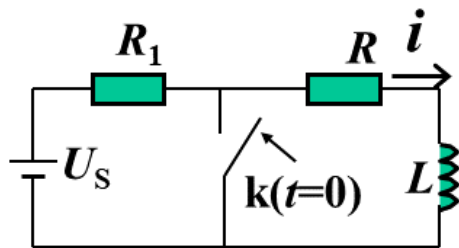
定义 $\tau = -1/p = RC > 0$
一阶 RC 电路的时间常数
(time constant)

根据对偶原理，放胆一猜，一阶 RL 电路的时间常数是？

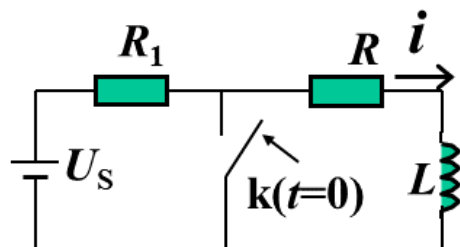
此处可以有弹幕/投稿

求图示电路中电流 i 。

合闸之前：

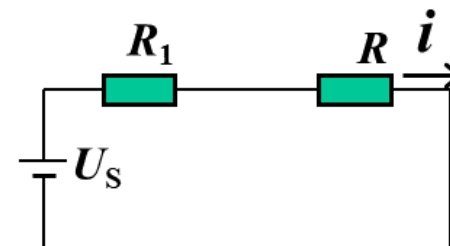


求图示电路中电流*i*。

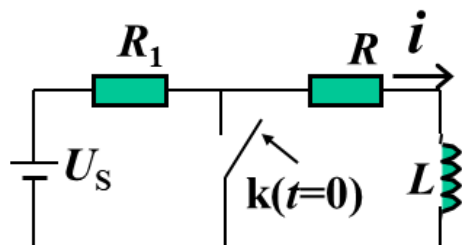


合闸之前：

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



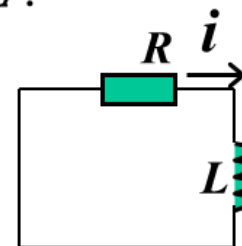
求图示电路中电流*i*。



合闸之前: $i(0^-) = \frac{U_s}{R_1 + R}$

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

合闸以后:



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

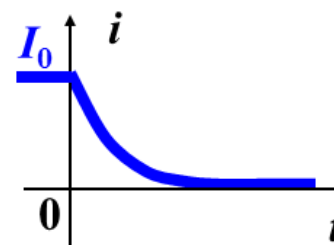
特征方程 $Lp + R = 0$ 特征根 $p = -\frac{R}{L}$

令 $\tau = -1/p = L/R > 0$ 为一阶 RL 电路的时间常数

全解 $i(t) = 0 + Ae^{-t/\tau}$

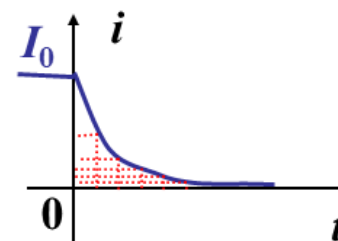
由初值确定 A $A = i(0^+) = I_0$

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



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	$0.368 I_0$	$0.135 I_0$	$0.05 I_0$	$0.007 I_0$

讨论1: 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

讨论2: 一阶电路的时间常数就是特征根的负倒数

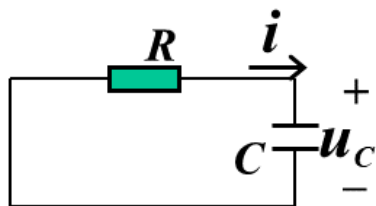
讨论3: 一个电路中每个支路量表达式的时间常数都一样。原因见L12

讨论4: 将一个电路中独立源置零，不影响支路量的时间常数。原因见L12

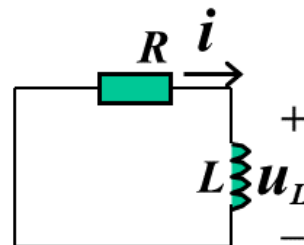
单选题 1分

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



$$\tau = RC > 0$$



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

工程上通常认为 $3\tau \sim 5\tau$ 后过渡过程结束。

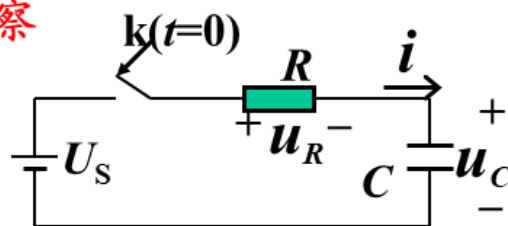
τ 越小，电压/电流变化越快。

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

4 一阶电路的直觉解法（三要素法）

观察



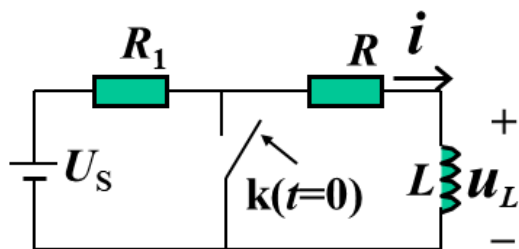
$$RC \frac{du_C}{dt} + u_C = U_s$$

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

时间常数 $>0 \rightarrow$ 特解=稳态解

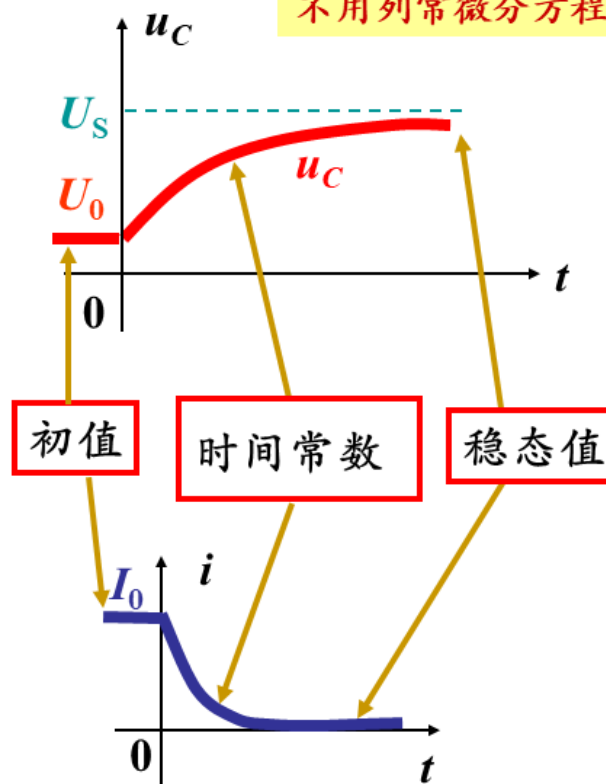
$$L \frac{di}{dt} + Ri = 0$$

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



如果能够通过求解电路方便地求得这3个值?

不用列常微分方程!



讨论正值RLC构成的一阶电路的一般情况

一阶常系数线性常微分方程

任意支路量 f 的方程 $\frac{df}{dt} + af(t) = u(t)$

特征根 $(-a) < 0$

时间常数 $\tau = 1/a > 0$

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

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

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

三要素 { $f(0^+)$ 初值
 $f(\infty)$ 稳态解
 τ 时间常数

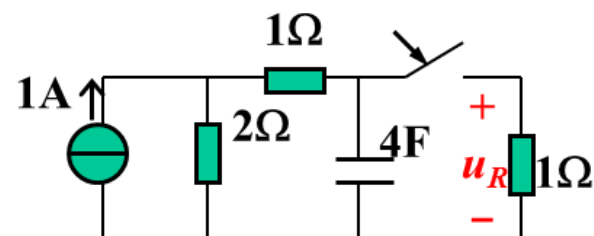
优点1: 可适用于各支路量

优点2: 不列写方程直接获得解

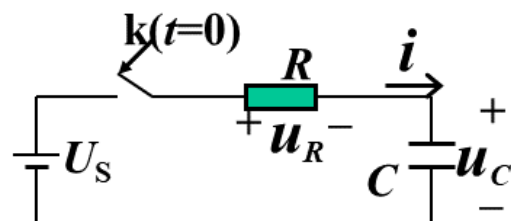
单选题 1分

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

- ☐ A 0
- ☒ B 0.5
- ☐ C 1
- ☐ D 2



用直觉解法重做前面例



已知: $u_C(0^-) = U_0$

求: 电压 $u_C(t)$, $u_R(t)$

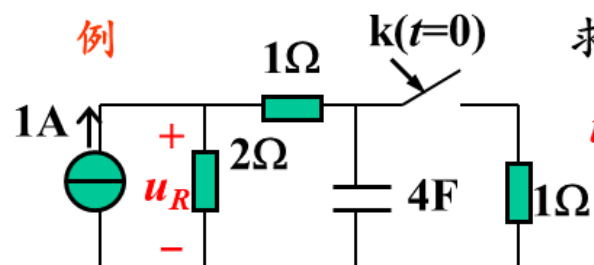
$$f(t) = f(\infty) + [f(0^+) - f(\infty)]e^{-\frac{t}{\tau}} \quad t > 0$$

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

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

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

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



求图示电路中电压 $u_R(t)$ 。

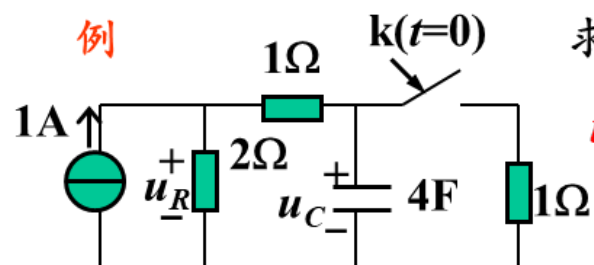
$$u_R(t) = u_R(\infty) + [u_R(0^+) - u_R(\infty)]e^{-\frac{t}{\tau}}$$

解

0⁻ 电路

(换路前稳态电路)

(第1个电阻电路)



求图示电路中电压 $u_R(t)$ 。

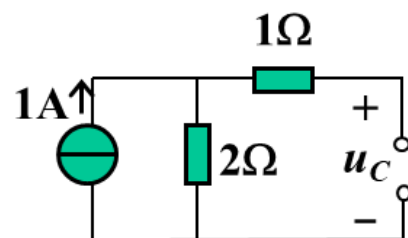
$$u_R(t) = u_R(\infty) + [u_R(0^+) - u_R(\infty)]e^{-\frac{t}{\tau}}$$

解

0^- 电路

(换路前稳态电路)

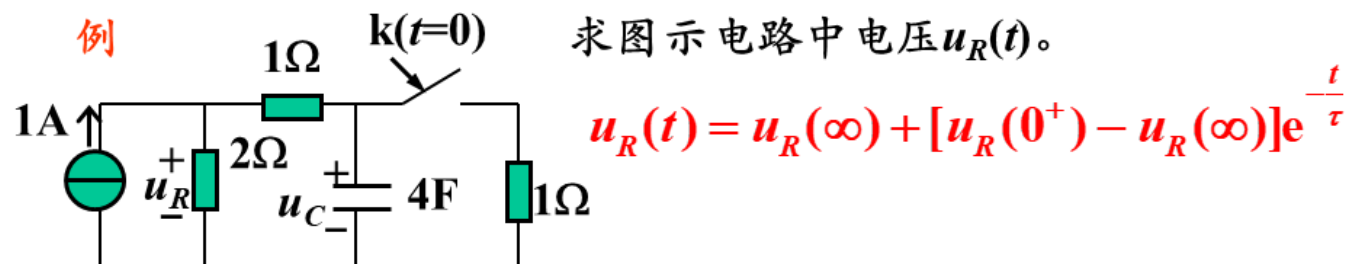
(第1个电阻电路)



$$u_C(0^-) = 2\text{ V}$$

0^+ 电路

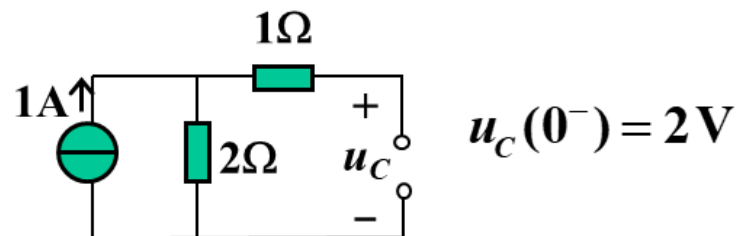
(第2个电阻电路)



解

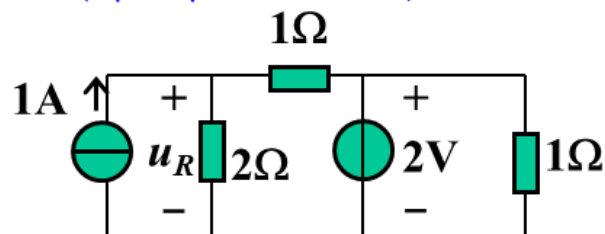
0^- 电路

(换路前稳态电路)
(第1个电阻电路)



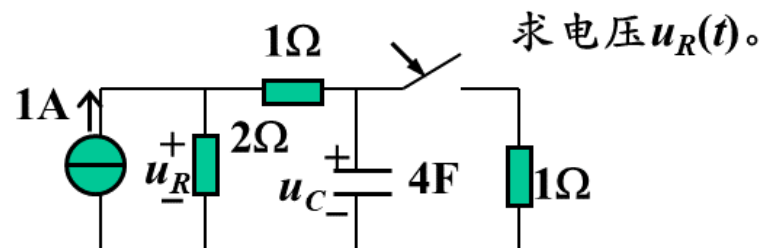
0^+ 电路

(第2个电阻电路)



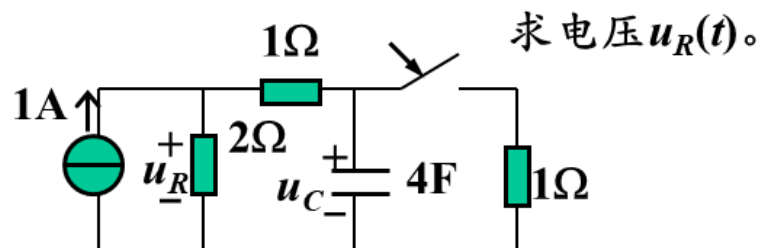
$$\left(\frac{1}{2} + \frac{1}{1}\right)u_R(0^+) - \frac{1}{1} \times 2 = 1$$

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



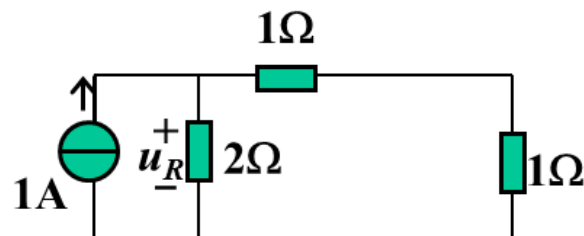
$$u_R(0^+) = 2\text{ V}$$

换路后稳态电路
(第3个电阻电路)



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

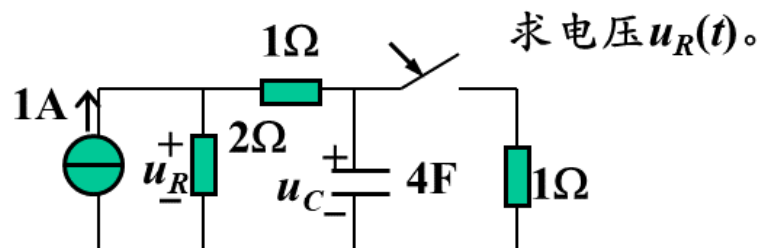
换路后稳态电路
(第3个电阻电路)



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

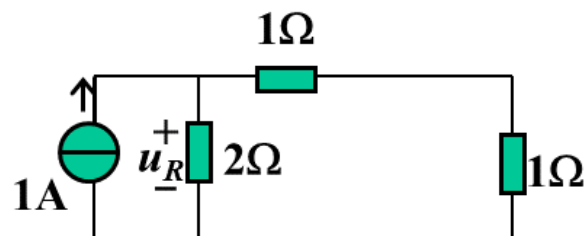
求时间常数电路
(第4个电阻电路)

讨论3： 一个电路中独立源置零，不影响支路量的时间常数。原因见L12



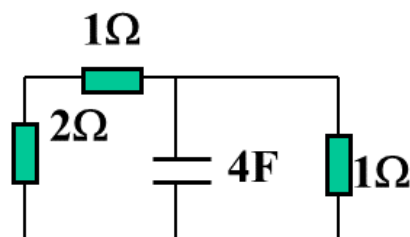
$$u_R(0^+) = 2\text{ V}$$

换路后稳态电路
(第3个电阻电路)

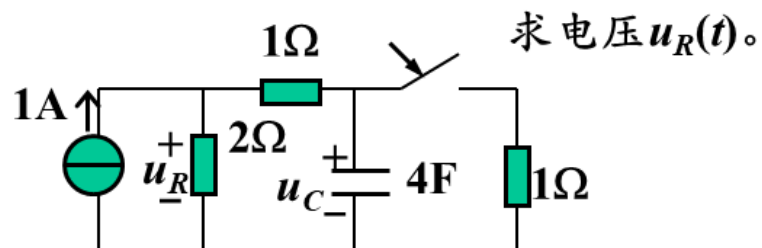


$$u_R(\infty) = 1\text{ V}$$

求时间常数电路
(第4个电阻电路)

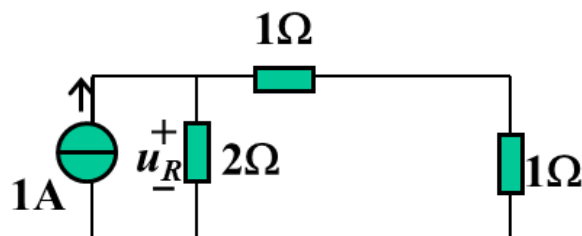


$$\tau = \frac{3}{4} \times 4 = 3\text{ s}$$



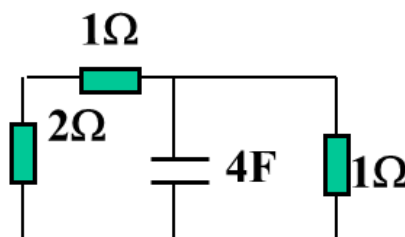
$$u_R(0^+) = 2\text{ V}$$

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)



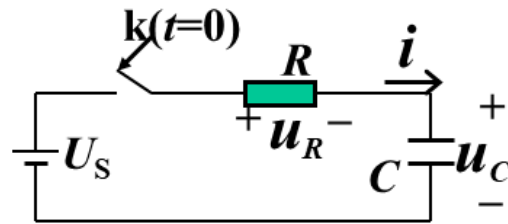
$$\tau = \frac{3}{4} \times 4 = 3\text{ s}$$

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

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 > 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
- 时间常数的概念仅对1阶电路适用

5 从另一个角度观察解

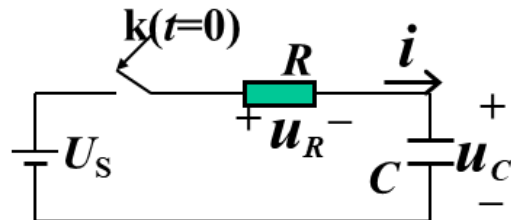


$u_C(0^-)=U_0$ 求: 电容电压 $u_C(t)$ 。

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

全响应

激励和响应之间
不是线性关系!

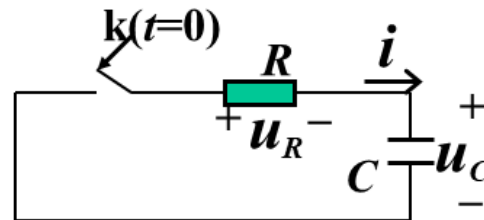


$u_C(0^-)=0$ 零状态(储能元件无初始储能)

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

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

激励和响应之间
是线性关系!



$u_C(0^-)=U_0$ 零输入(没有外加电源)

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

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

初值和响应之间
是线性关系!

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

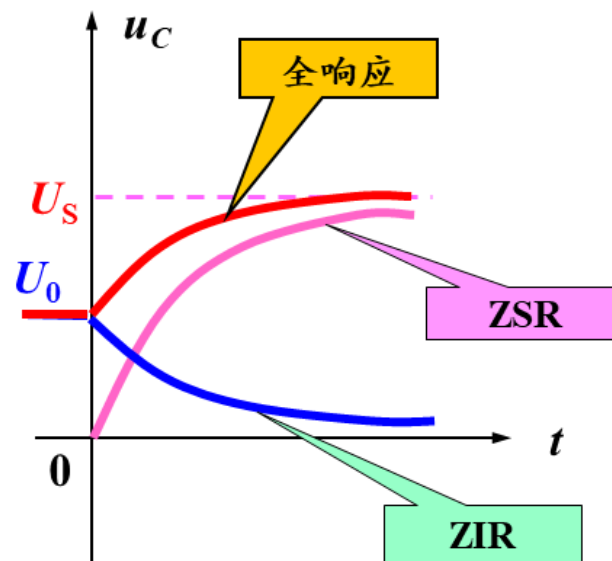
零状态响应(zero-state response) (ZSR): L 、 C 没有初始储能, 由外加激励引起的响应

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

Diagram illustrating the components of the response:

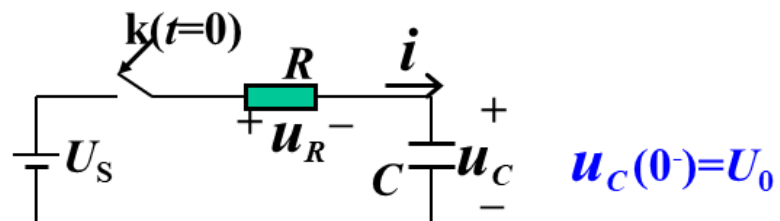
- ZSR** (Zero-State Response): $U_S(1 - e^{-\frac{t}{\tau}})$
- ZIR** (Zero-Input Response): $U_0 e^{-\frac{t}{\tau}}$

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



对物理现象的描述

单选题 1分



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 $(U_S - U_0) e^{-\frac{t}{\tau}}$

$$\begin{aligned}
 & \text{强制分量/非齐次特解} \quad \text{自由分量/齐次通解} \\
 & u_C(t) = u_C(\infty) + [u_C(0^+) - u_C(\infty)]e^{-\frac{t}{\tau}} \\
 & = \underbrace{\left[u_C(\infty) - u_C(\infty)e^{-\frac{t}{\tau}} \right]}_{\text{零状态响应}} + \underbrace{u_C(0^+)e^{-\frac{t}{\tau}}}_{\text{零输入响应}}
 \end{aligned}$$

} 数学(部分物理)视角
 方程视角

} 电路视角
 能量视角

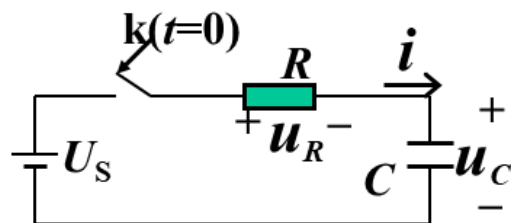
全响应 = 强制分量 + 自由分量
 = 零输入响应 + 零状态响应

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

ZSR的激励—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讲解决任意激励下动态电路的过渡过程分析!