



(注解版)

期末考试复习 (2023)

注意:

该版本由 @BlockLune 提供
请自行甄别注解内容正确与否

注解内容授权方式:

CC-BY-NC-SA.



考试内容

考点详解： CH1:

CH1 :

- 1、会计算基本电路的电压、电流、功率。
- 2、熟悉关联和非关联参考方向，会用KVL,KCL。
- 3、掌握第一章中所有例题的解法。

关联参考方向：电流参考方向与电压参考“+”极到“-”极的方向选取一致。

关联参考时，吸收功率 $p = ui$ ；非关联时，吸收功率 $p = -ui$ 。

供出功率（产生功率）为吸收功率的相反数。

电阻 R ，关联参考时 $R = \frac{u}{i}$ ，非关联参考时 $R = -\frac{u}{i}$ 。

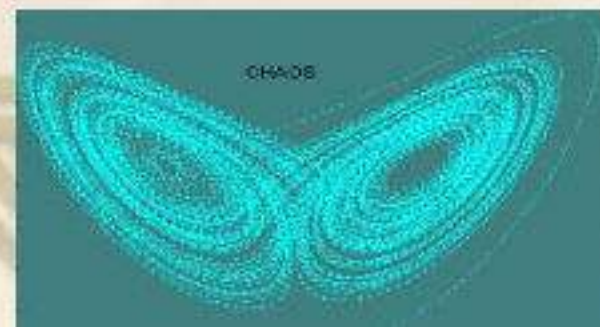
电导 $G = \frac{1}{R}$ ，单位为西门子，简称西，符号为 S 。

建立 KVL 方程时，应首先选定一个回路的绕行方向，绕行方向与支路电压的参考方向（电压降的方向）一致时取正号，否则取负号。



CH2 :

- 1、掌握例2-3，例2-4。
 - 2、掌握图2-21，图2-22，图2-23，图2-24，图2-25，掌握例2-6，例2-7，
 - 3、掌握例2-9。
- 会利用上面几个例题的方法，求解**不含受控源**电路的化简方法。



【例 2-3】 图 2-10 (a) 为一个实际电压源给混联电阻电路供电的电路。试求 (1) 开关 S 打开时的开路电压 u_{cd} ; (2) 开关 S 闭合时的短路电流 i_{cd} 。

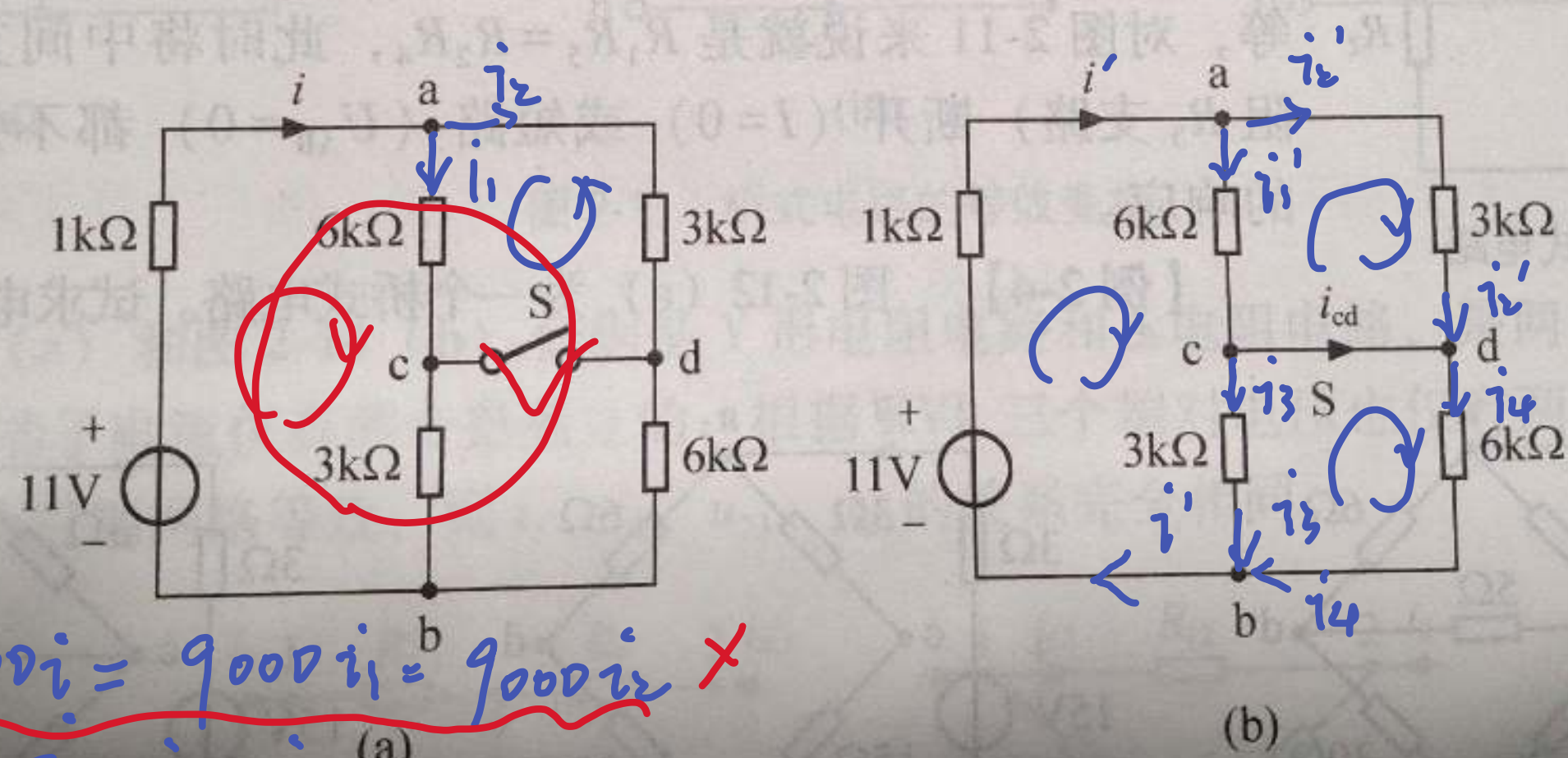


图 2-10 例 2-3 图

$$11 + 1000i = 9000i = 9000i_2 \quad \times$$

$$i = i_1 + i_2 \quad (a)$$

$$-11 + 1000i + 4500i = 0 \quad (2)$$

$$5500i = 11$$

$$i = \frac{11}{5500} = \frac{1}{500} A$$

$$i_1 = i_2 = \frac{1}{1000} A$$

$$6000i_1 + u_{cd} - 3000i_2 = 0$$

$$u_{cd} = -1500i$$

$$= -\frac{1500 \times 11}{5500} = -1500 \times \frac{1}{500}$$

$$= -\frac{33}{7} V - 3 V.$$

$$i'_1 = i'_2 = \frac{1}{2} i'$$

$$11 + 1000i' = 4500i' \quad \times$$

$$3500i' = 11$$

$$i' = \frac{11}{3500}$$

$$i_1 = i_2 = \frac{11}{7000}$$

$$i'_1 = i'_2 = \frac{1}{1000} A$$

$$-11 + 1000i' + 6000i'_1 + 3000i_3 = 0$$

$$-11 + 1000i' + 6000 \cdot \frac{1}{3} i' + 3000 \cdot 2 \cdot \frac{1}{3} i' = 0$$

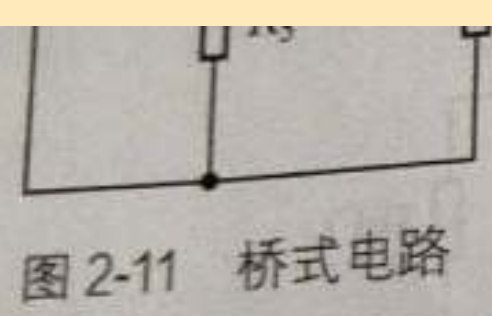
$$-11 + 7000i' = 0$$

$$i' = \frac{11}{7000}$$

$$i_{cd} = -\frac{1}{3} i' = -\frac{11}{21000} A = -\frac{11}{15000} A.$$

$$3i_{cd} + \frac{3}{2} i_3 = 0$$

$$i_{cd} = -\frac{1}{2} i_3 = -i_4 = -\frac{1}{3} i'$$



阻 R_3 支路) 断开 () 的响应。

【例 2-4】 图 2-12 (a) 为一个桥式电路。试求电路中的电流 i 。

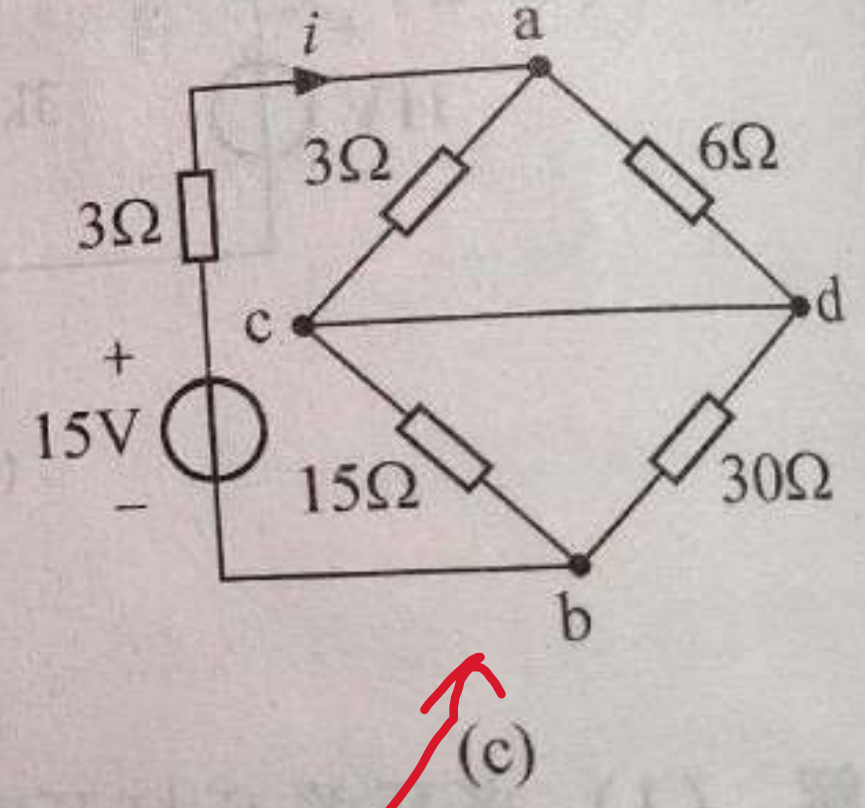
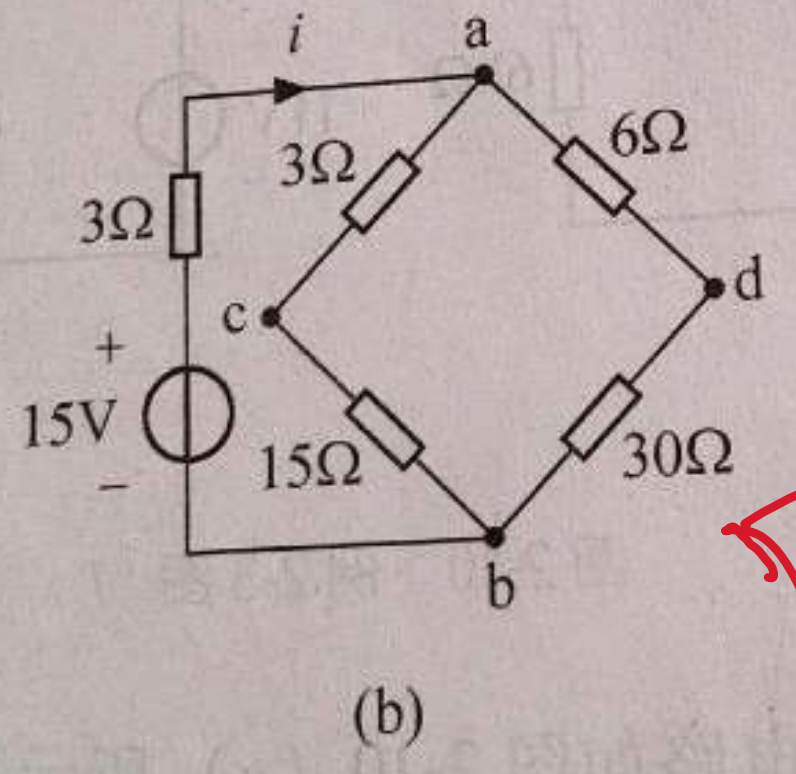
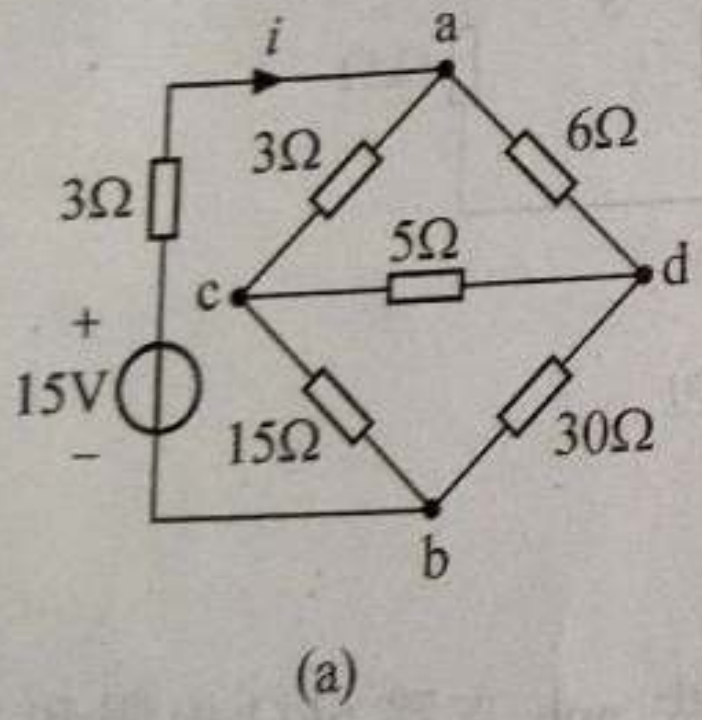


图 2-12 例 2-4 图

因为对边桥臂电阻乘积相等 ($3 \times 30 = 15 \times 6$), 桥式电路平衡

所以 5Ω 支路可以断开 ($i_{cd} = 0$) 或短路

$$R_{ab} = (3+15) \parallel (6+30) = 12\Omega$$

$$R_{ab} = (3 \parallel 6) + (15 \parallel 30) = 12\Omega$$

$$i = \frac{15}{3+12} = 1A.$$

2.4.2 电流源的串联和并联

设有 n 个电流源并联，如图 2-21 (a) 所示，根据 KCL 可得

$$i = i_{s1} + i_{s2} + i_{s3} + \dots + i_{sn} = \sum_{k=1}^n i_{sk}$$

$$i_{seq} = \sum_{k=1}^n i_{sk} \quad (2-27)$$

即 n 个电流源并联，可以用一个等效替代，如图 2-21 (b) 所示。

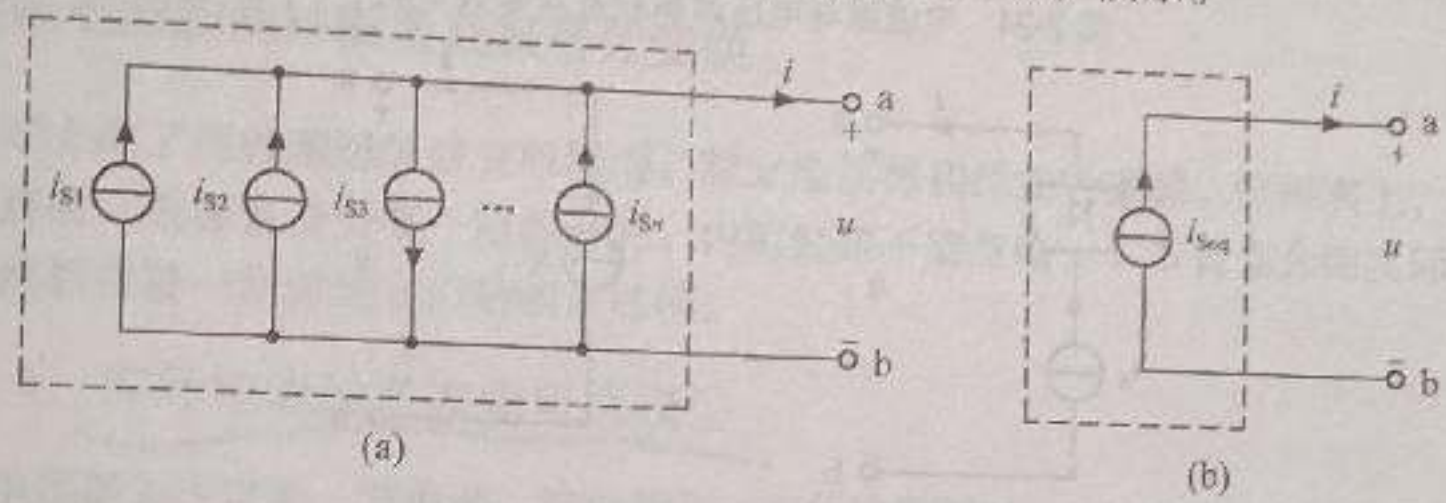


图 2-21 电流源的并联等效

只有电流相等且电流方向一致的电流源才允许串联，否则将违反 KCL。此时，等效电流源即串联电流源中的一个，如图 2-22 所示。推广，一个电流源 i_s 与电阻、电压源或者任意一个二端网络相串联，其等效电路均为电流源 i_s ，如图 2-23~图 2-25 所示。

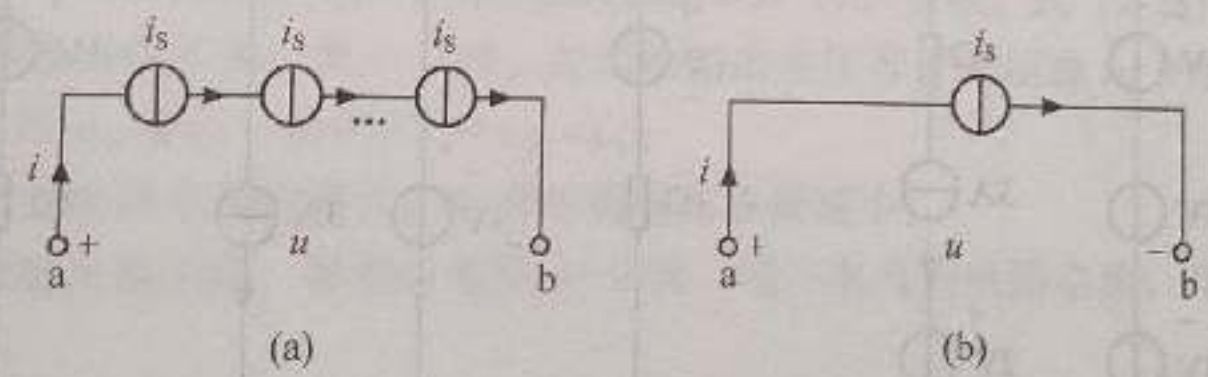


图 2-22 电流源的串联等效

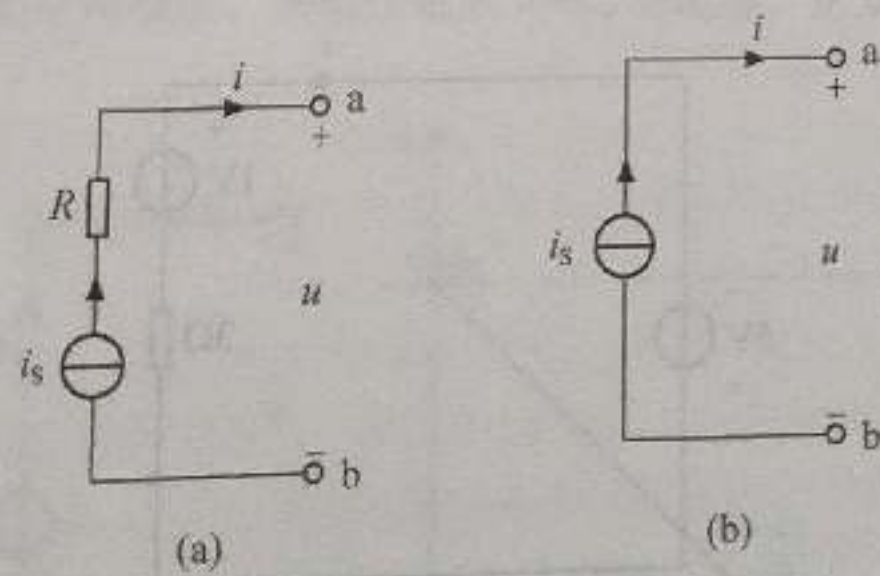


图 2-23 电流源与电阻串联及其等效电路

基础 (第 5 版)

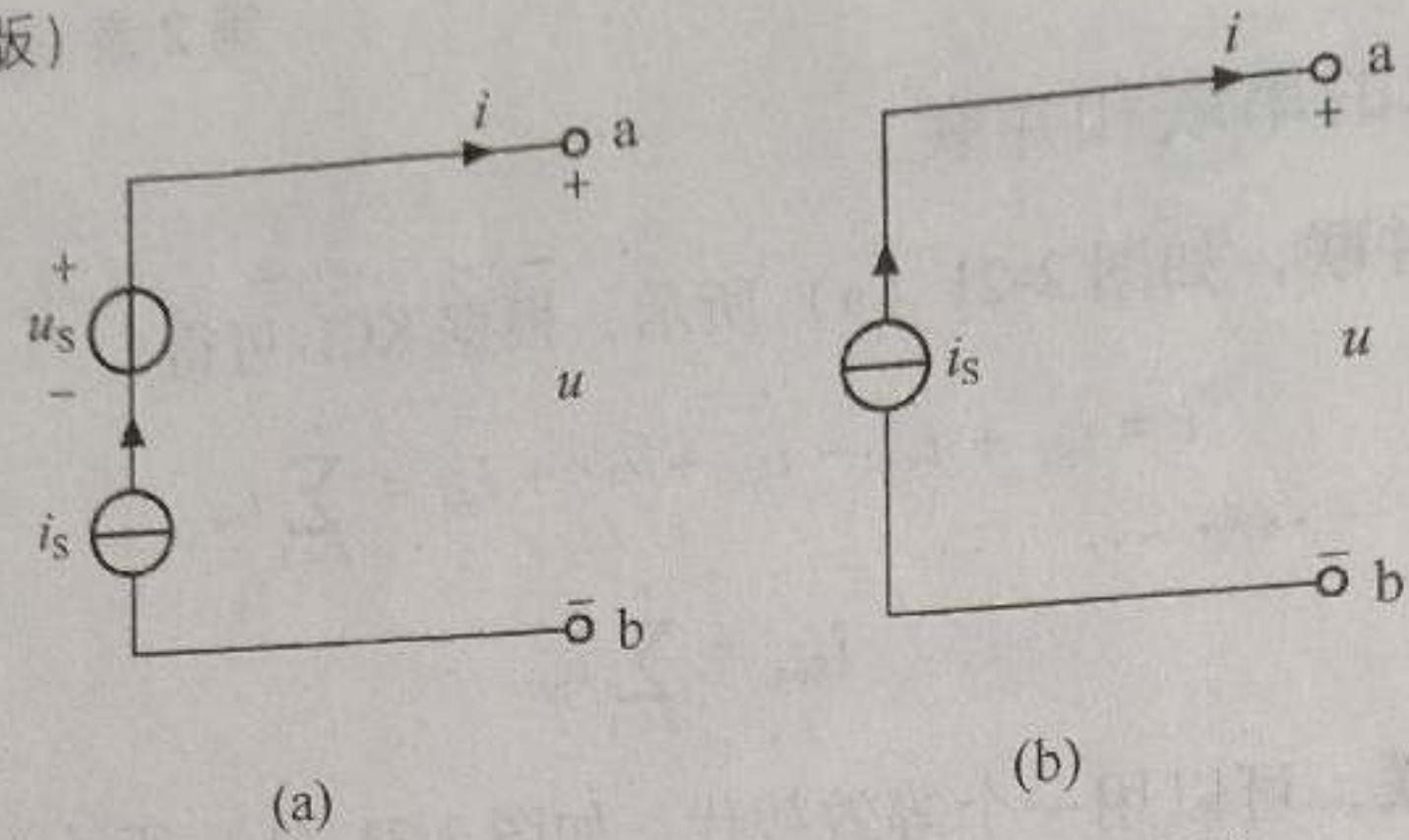


图 2-24 电流源与电压源串联及其等效电路

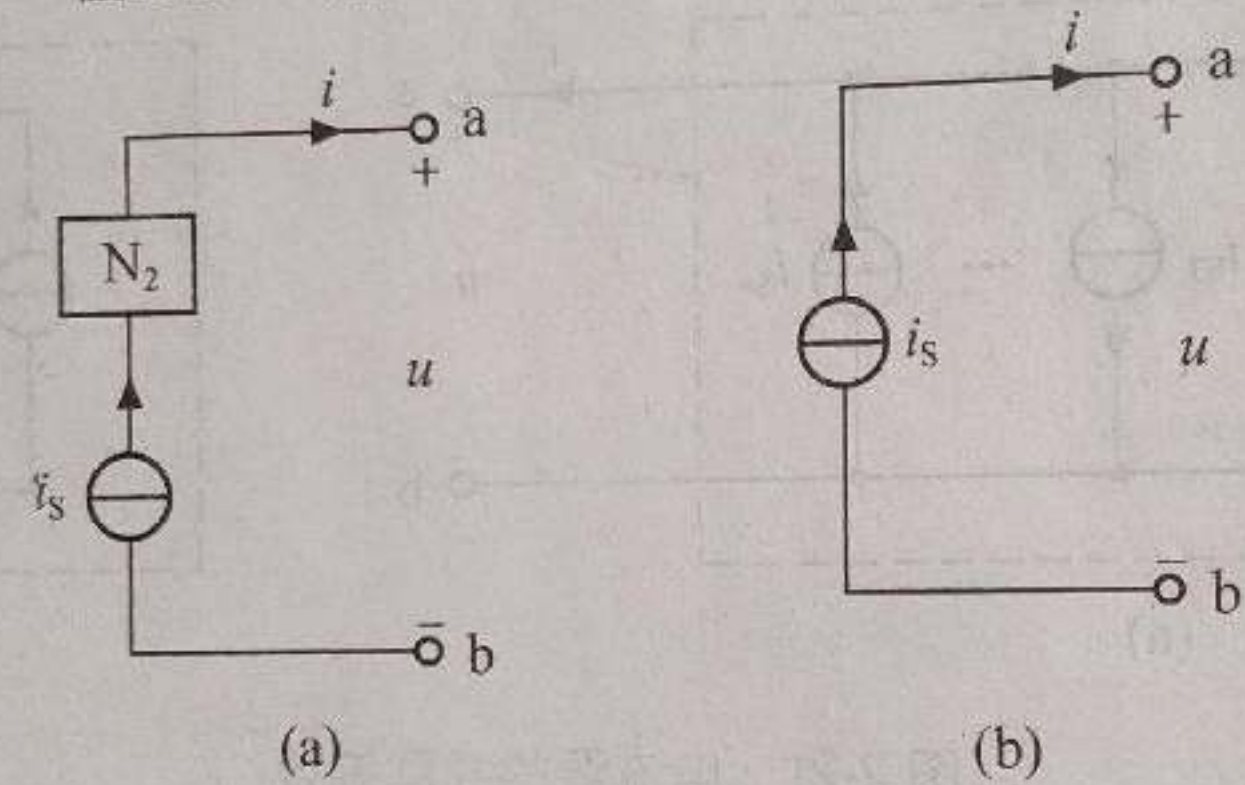
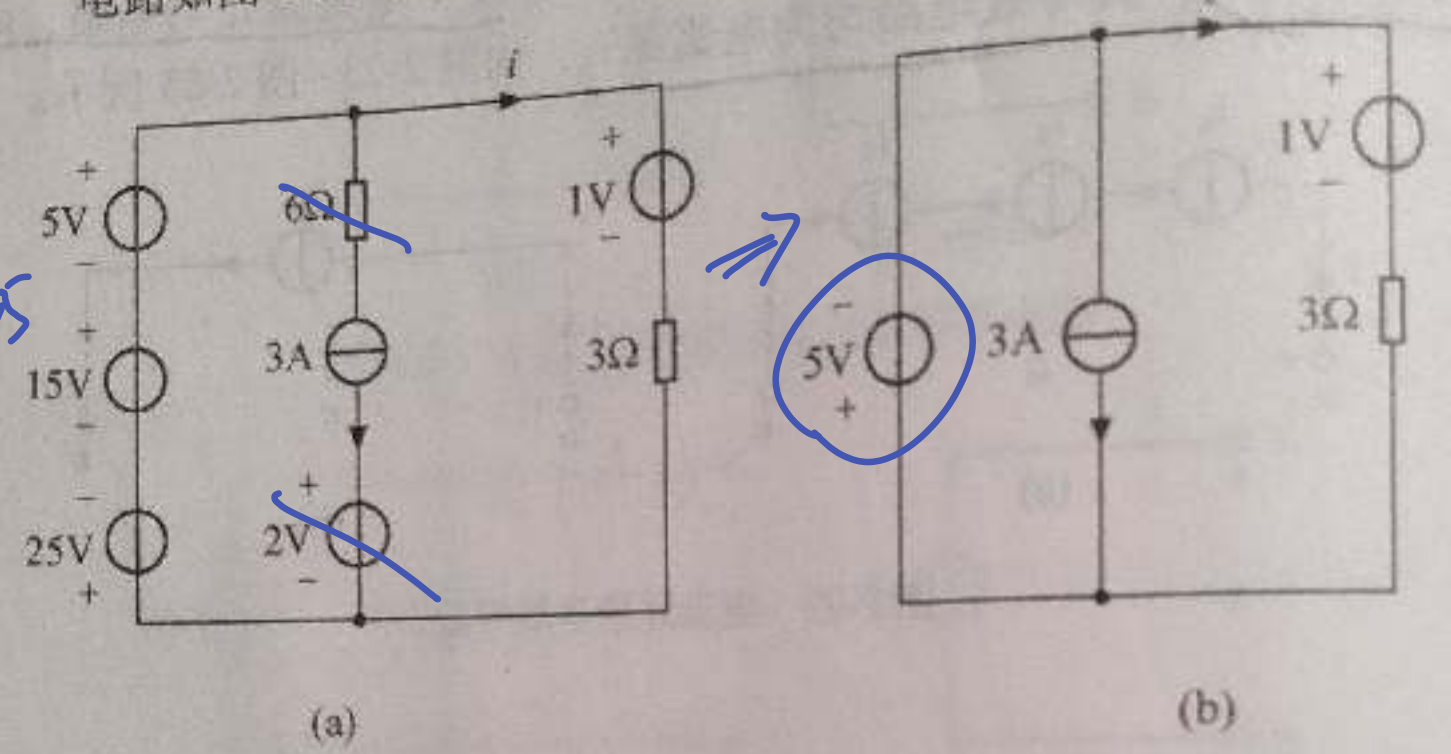


图 2-25 电流源与任意二端网络串联及其等效电路

图 2-25 电流源与任意二端网络串联及其等效电路

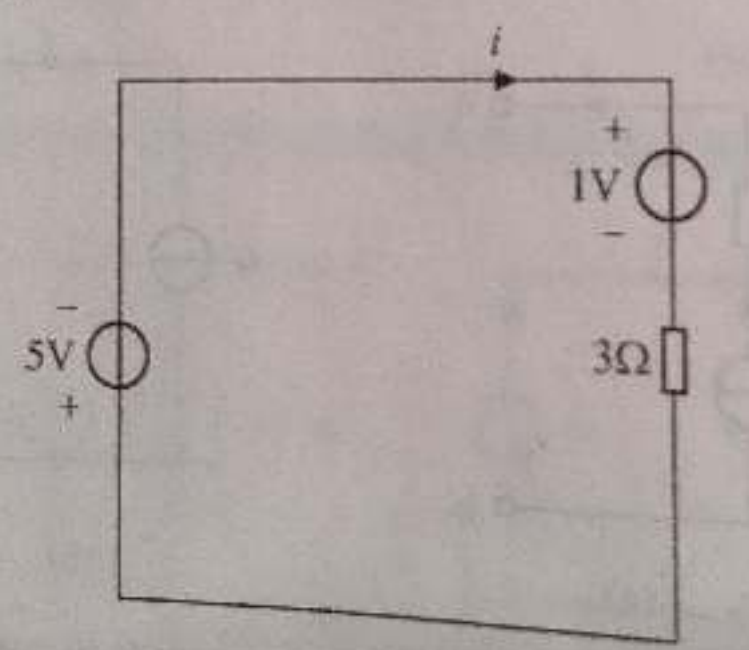
【例 2-6】 电路如图 2-26 (a) 所示, 求电流 i 。

15+5-25
=-5



(a)

(b)



(c)

图 2-26 例 2-6 图

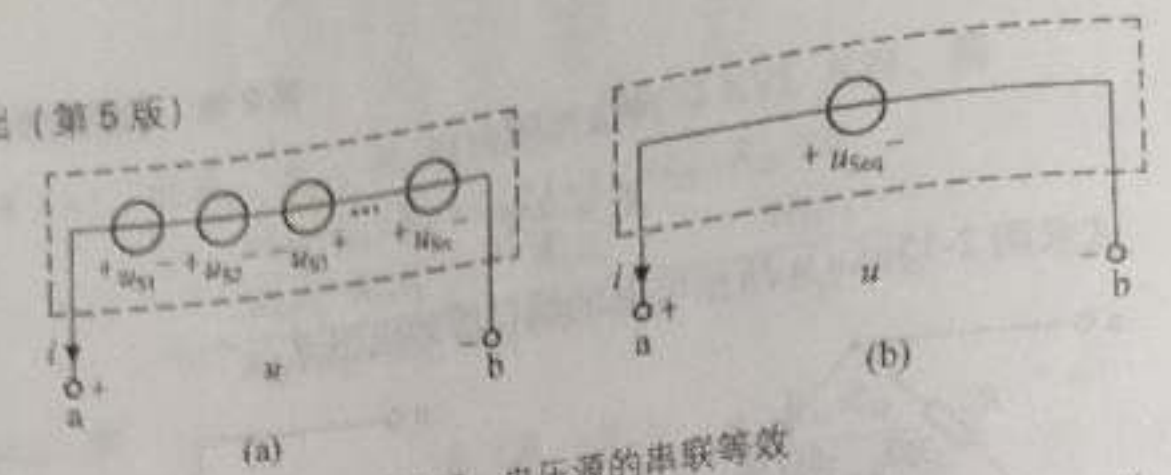


图 2-16 电压源的串联等效

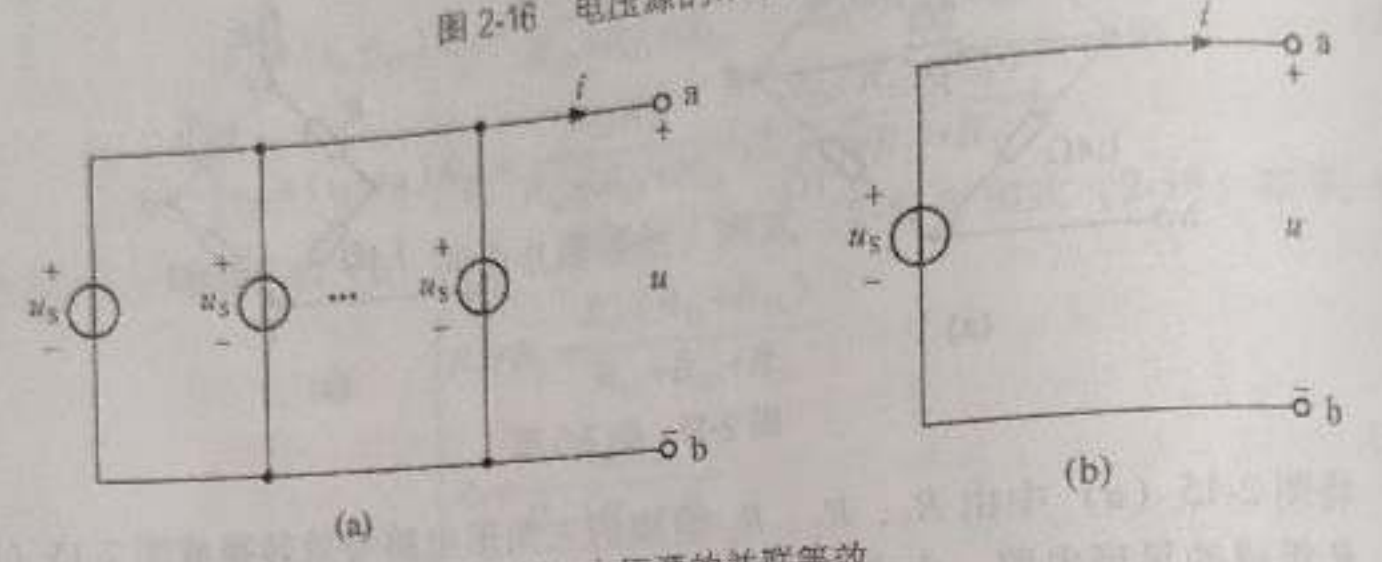


图 2-17 电压源的并联等效

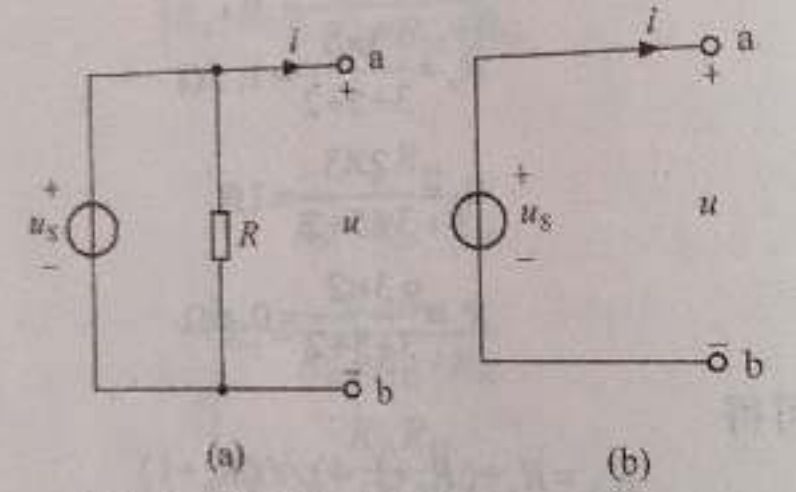


图 2-18 电压源与电阻并联及其等效电路

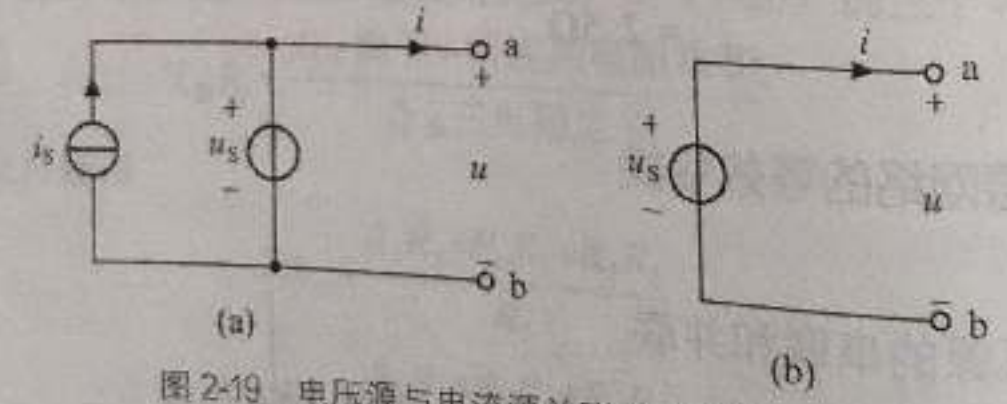


图 2-19 电压源与电流源并联及其等效电路

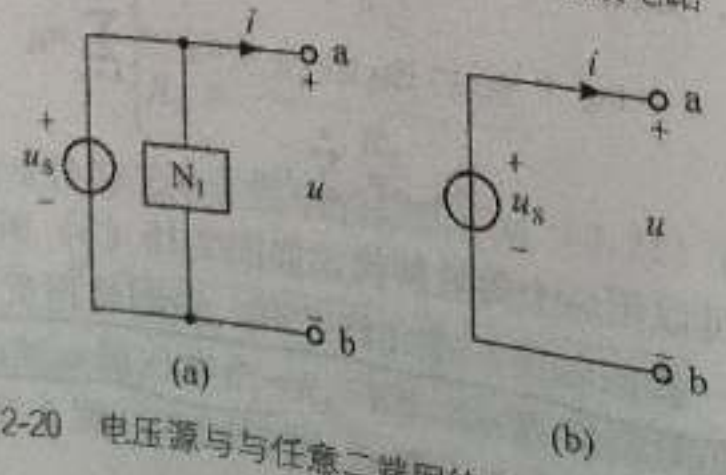


图 2-20 电压源与任意二端网络并联及其等效电路

【例 2-7】 电路如图 2-30 (a) 所示, 求电流 i 。

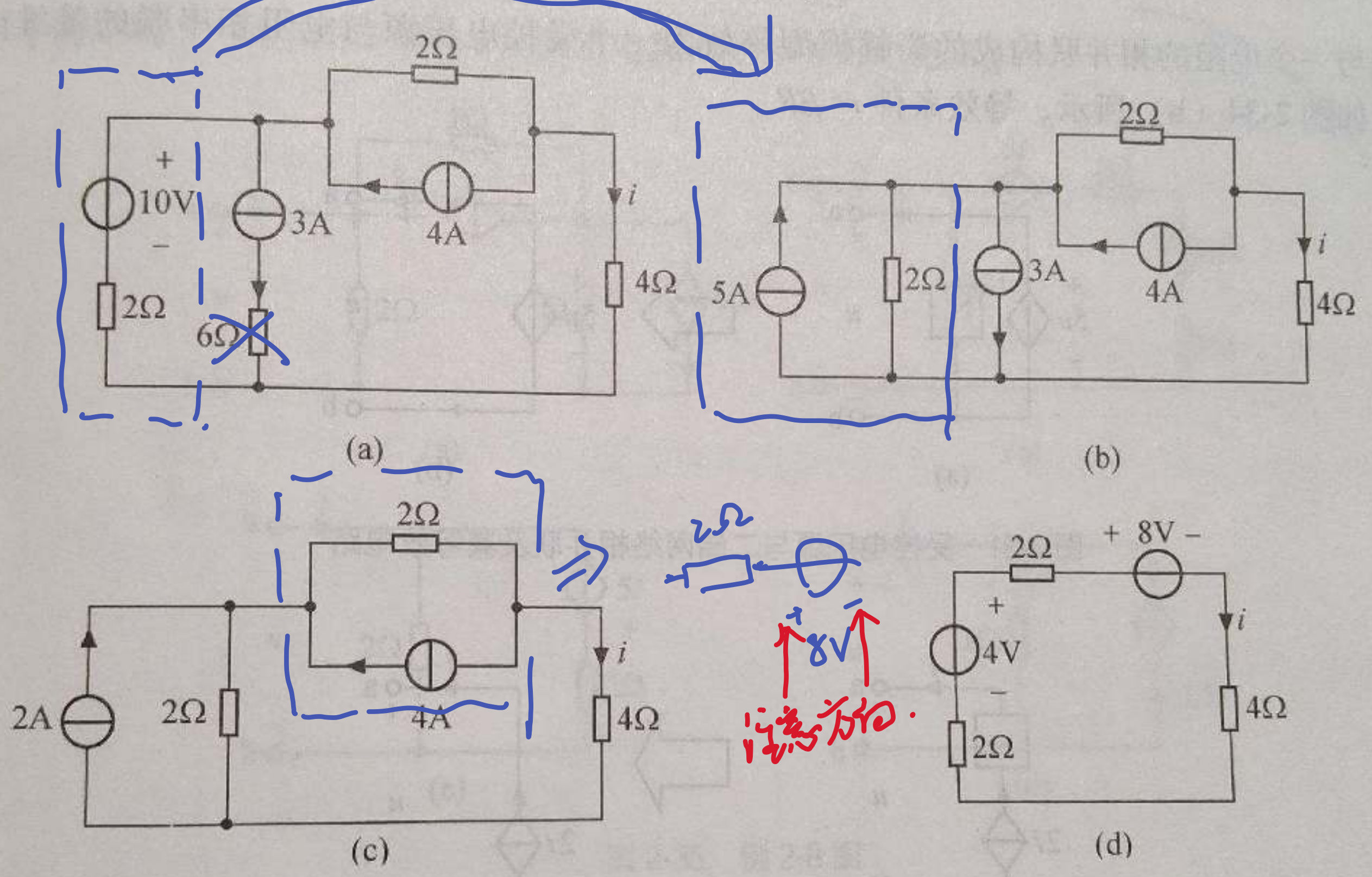
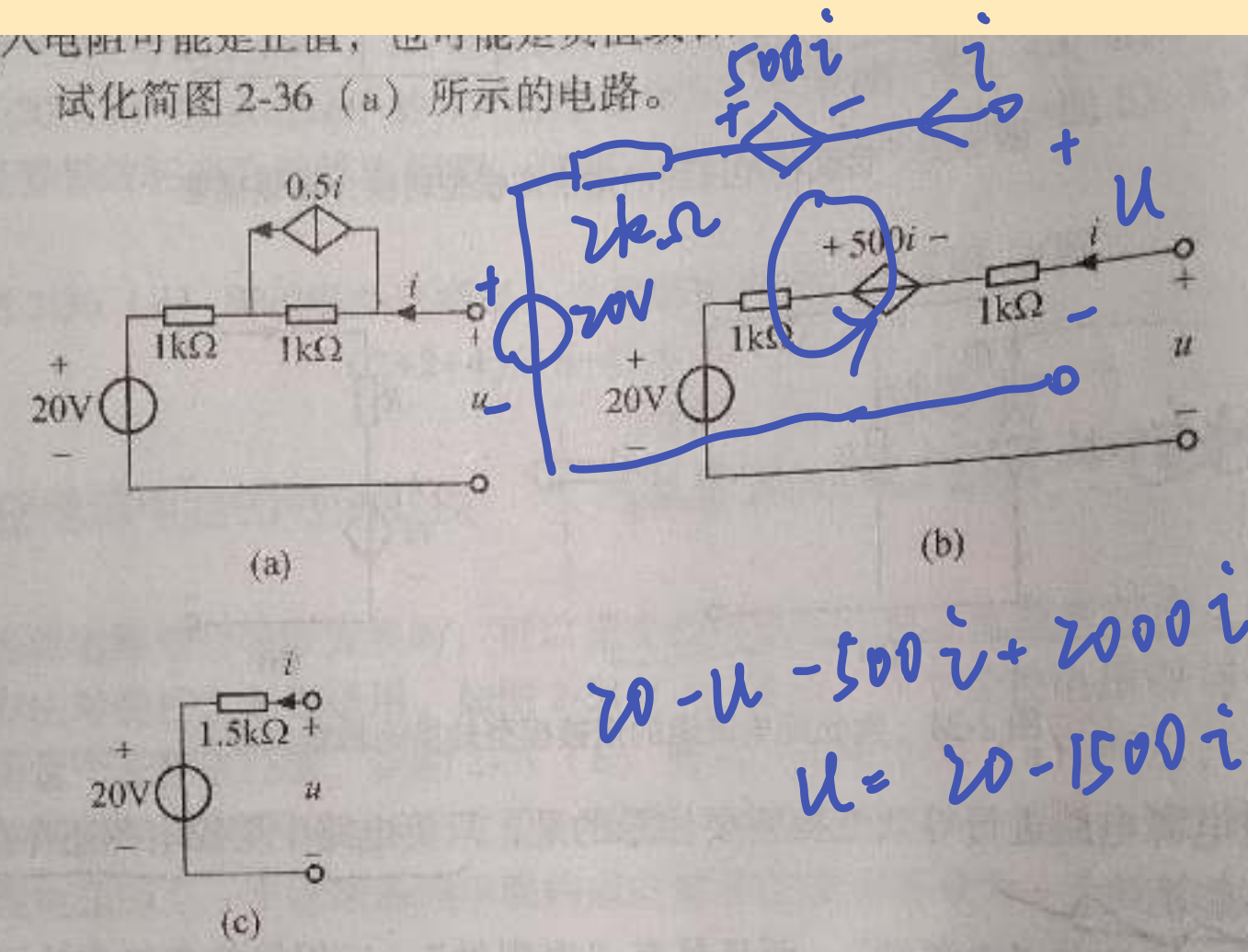


图 2-30 例 2-7 图

【例 2-9】 试化简图 2-36 (a) 所示的电路。



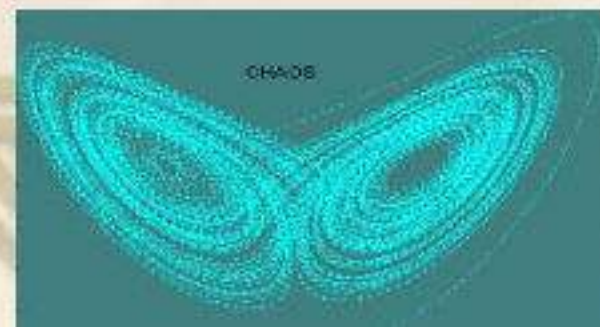
$$20 - u - 500i + 2000i = 0$$

$$u = 20 - 1500i$$

图 2-36 例 2-9 图

CH3 :

- 1、掌握节点法，会做例3-5.会列写此类不含受控源的节点电压方程。(10分)
- 2、掌握网孔分析法。会做例题3-3。(10分)



式 (3-6) 中, 方程左边主对角线上各项的系数

$$R_{11} = R_1 + R_4 + R_5, \quad R_{22} = R_2 + R_5 + R_6, \quad R_{33} = R_3 + R_4 + R_6$$

分别称为网孔 I、网孔 II 和网孔 III 的自电阻, 其值分别为各网孔所含支路的电阻之和; 方程
左边非主对角线上各项的系数

$$R_{12} = R_{21} = -R_5, \quad R_{13} = R_{31} = -R_4, \quad R_{23} = R_{32} = -R_6$$

分别称为网孔 I 与网孔 II、网孔 I 与网孔 III 和网孔 II 与网孔 III 的互电阻, 当各网孔电流一律取顺时针方向或一律取逆时针方向时, 其值为对应两网孔公共支路电阻的负值。 方程右边各项

$$u_{Sm1} = u_{S1} - u_{S4}, \quad u_{Sm2} = -u_{S2}, \quad u_{Sm3} = u_{S3} + u_{S4}$$

分别为各网孔中沿网孔电流方向电压源电压升的代数和。

由以上可得, 从网络直接列写网孔方程的规则为

自电阻 \times 本网孔的网孔电流 + \sum 互电阻 \times 相邻网孔的网孔电流
= 本网孔中沿网孔电流方向所含电压源电压升的代数和

对于具有 m 个网孔的网络, 网孔方程可一般表示为

$$\begin{cases} R_{11}i_{m1} + R_{12}i_{m2} + \dots + R_{1m}i_{mm} = u_{Sm1} \\ R_{21}i_{m1} + R_{22}i_{m2} + \dots + R_{2m}i_{mm} = u_{Sm2} \\ \dots\dots\dots \\ R_{m1}i_{m1} + R_{m2}i_{m2} + \dots + R_{mm}i_{mm} = u_{Smm} \end{cases}$$

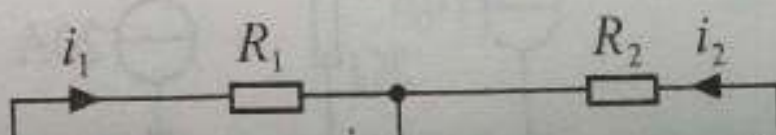
只有电压源的电压要算。

如果移到等号右侧就为“降”, (3-7) 与 KVL 一致。

电流源要提化为电压源, 若元件则“加电压求流”。

综上所述, 用网孔分析法分析网络的步骤可归纳为:

- (1) 设定网孔电流的参考方向 (通常各网孔电流都取顺时针方向或都取逆时针方向);
- (2) 列网孔方程组, 并联立求解解出网孔电流;
- (3) 选定各支路电流的参考方向, 由网孔电流求出支路电流或其他响应;
- (4) 由于网孔电流自动满足 KCL, 故应用 KVL



来校验。

网孔法

方法先列网孔方程，再用辅助方程将该电流源的电流用网孔电流表示。

【例 3-3】 电路如图 3-6 (a) 所示，试用网孔分析法求电流 i 和电压 u 。

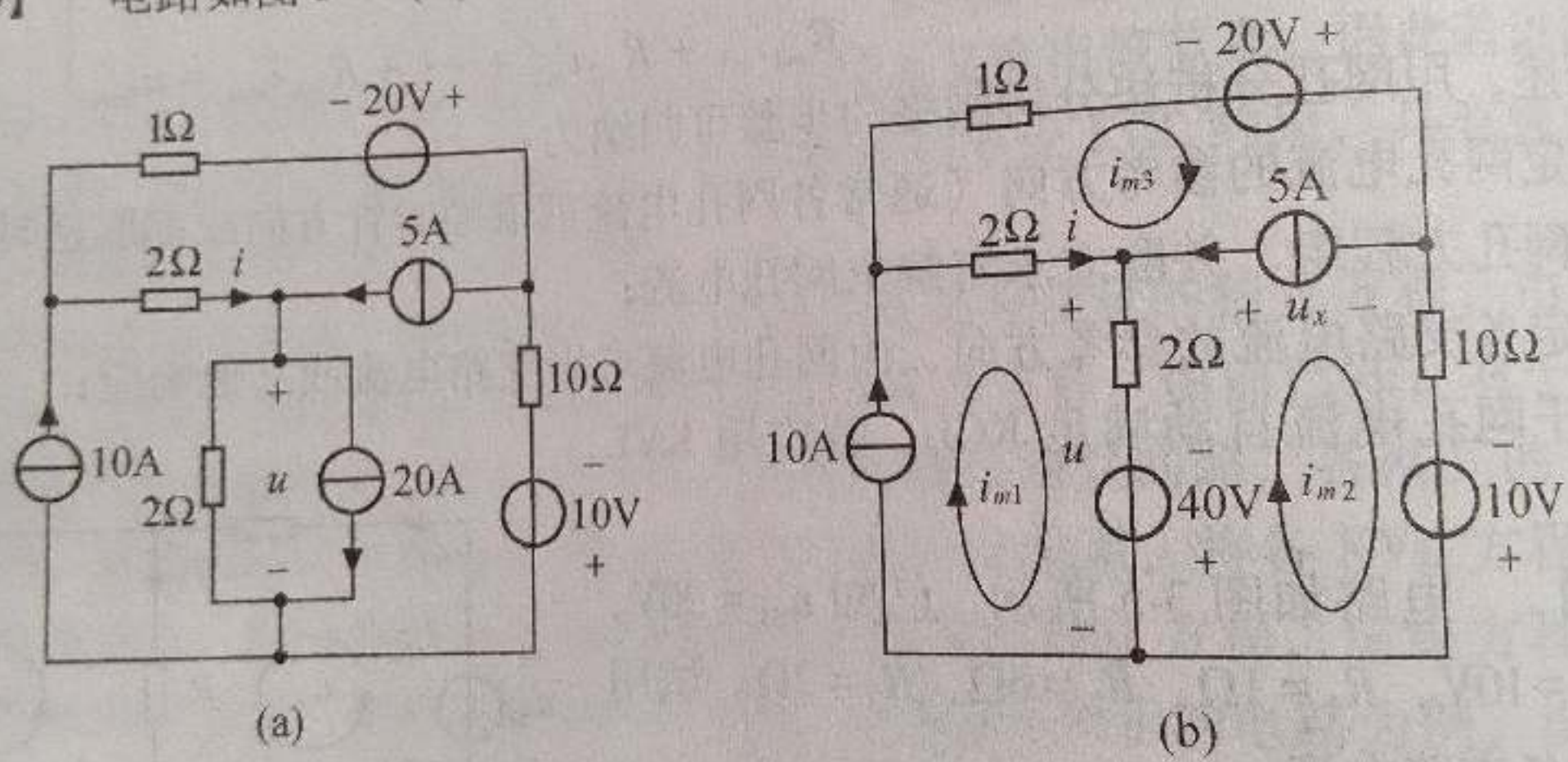
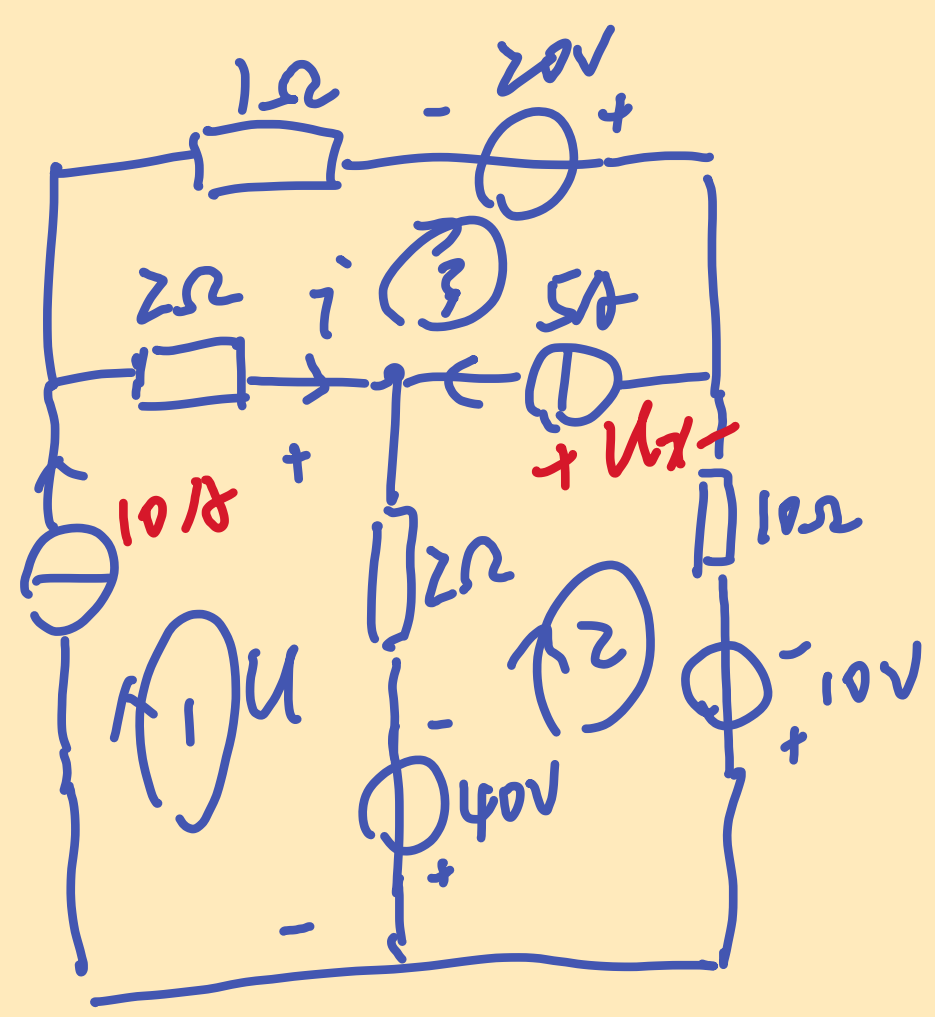


图 3-6 例 3-3 图



$i_{m1} = 10A$

$$\left. \begin{aligned} & \cancel{4i_{m1} - 2i_{m2} - 2i_{m3} = -40} \\ & \cancel{10i_{m2} - 2i_{m1} = -40 + 10} \\ & \cancel{(10+2)i_{m2} - 2i_{m1} = -40 - 10 + 10} \\ & \cancel{3i_{m3} - 2i_{m1} = 20} \\ & 3i_{m3} - 2i_{m1} = 20 + 10 \end{aligned} \right\}$$

补充方程: $i_{m3} - i_{m2} = 5A$

$\Rightarrow \begin{cases} i_{m2} = 1A \\ i_{m3} = 6A \\ i = i_{m1} - i_{m3} = 4A \end{cases}$

和 u_{n3} 。

为了找出系统化地列写节点方程的方法，将式 (3-9) 改写为一般形式。

$$\left. \begin{aligned} G_{11}u_{n1} + G_{12}u_{n2} + G_{13}u_{n3} &= i_{Sn1} \\ G_{21}u_{n1} + G_{22}u_{n2} + G_{23}u_{n3} &= i_{Sn2} \\ G_{31}u_{n1} + G_{32}u_{n2} + G_{33}u_{n3} &= i_{Sn3} \end{aligned} \right\} \quad (3-10)$$

式 (3-10) 中，方程左边主对角线上各项的系数

$$G_{11} = G_1 + G_3 + G_4, \quad G_{22} = G_4 + G_5 + G_6, \quad G_{33} = G_2 + G_3 + G_6$$

分别称为节点 1、节点 2 和节点 3 的自电导，其值分别为与各节点相连的所有支路的电导和；方程左边非主对角线上各项的系数

$$G_{12} = G_{21} = -G_4, \quad G_{13} = G_{31} = -G_3, \quad G_{23} = G_{32} = -G_6$$

分别称为节点 1 与节点 2、节点 1 与节点 3 和节点 2 与节点 3 的互电导，其值为对应两节点间的公共支路电导之和的负值。方程右边各项

$$i_{Sn1} = i_{S1} - i_{S3}, \quad i_{Sn2} = 0, \quad i_{Sn3} = i_{S2} + i_{S3}$$

分别为流入各节点各电流源电流的代数和。

由上可得，从网络直接列写节点方程的规则为

$$\left. \begin{aligned} & \text{自电导} \times \text{本节点的节点电压} + \sum \text{互电导} \times \text{相邻节点的节点电压} \\ & = \text{流入本节点电流源电流的代数和} \end{aligned} \right\}$$

对于具有 n 个节点的网络，若以节点 n 为参考节点，则节点方程可一般表示为

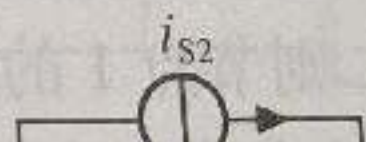
节点法

$$\left. \begin{aligned} G_{11}u_{n1} + G_{12}u_{n2} + \dots + G_{1(n-1)}u_{n(n-1)} &= i_{Sn1} \\ G_{21}u_{n1} + G_{22}u_{n2} + \dots + G_{2(n-1)}u_{n(n-1)} &= i_{Sn2} \\ \dots\dots\dots \\ G_{(n-1)1}u_{n1} + G_{(n-1)2}u_{n2} + \dots + G_{(n-1)(n-1)}u_{n(n-1)} &= i_{Sn(n-1)} \end{aligned} \right\} \quad (3-11)$$

综上所述，用节点分析法分析网络的步骤可归纳为：

- (1) 选定参考节点；
- (2) 列节点方程，并联立求解出节点电压；
- (3) 选定各支路电压的参考极性，由节点电压求出支路电压或其他响应；
- (4) 由于节点电压不受 KVL 约束，故应用 KCL 来

校验。



校验。

【例 3-5】 电路如图 3-9 所示, 已知 $i_{s1} = 9A$, $i_{s2} = 5A$, $i_{s3} = 6A$, $G_1 = 1S$, $G_2 = 2S$, $G_3 = 1S$ 。试用节点分析法求电路中的电流 i 。

解: 选节点 3 为参考节点, 则可列节点方程为

节点 1: $(G_1 + G_2)u_{n1} - G_2u_{n2} = i_{s1} - i_{s2}$

节点 2: $-G_2u_{n1} + (G_2 + G_3)u_{n2} = i_{s2} - i_{s3}$

代入数据, 整理可得

$$\begin{cases} 3u_{n1} - 2u_{n2} = 4 \\ -2u_{n1} + 3u_{n2} = -1 \end{cases}$$

由克莱姆法则可得

$$D = \begin{vmatrix} 3 & -2 \\ -2 & 3 \end{vmatrix} = 5, \quad D_1 = \begin{vmatrix} 4 & -2 \\ -1 & 3 \end{vmatrix} = 10, \quad D_2 = \begin{vmatrix} 3 & 4 \\ -2 & -1 \end{vmatrix} = 5$$

$$u_{n1} = \frac{D_1}{D} = \frac{10}{5} = 2V, \quad u_{n2} = \frac{D_2}{D} = \frac{5}{5} = 1V$$

故

$$i = G_2(u_{n1} - u_{n2}) = 2 \times (2 - 1) = 2A$$

从式 (3-9) 和例 3-5 可看出, 如果网络由电流源和电阻组成, 其节点方程左边系数行列式关于主对角线对称。利用这个特点, 可检查所列节点方程的正确性。

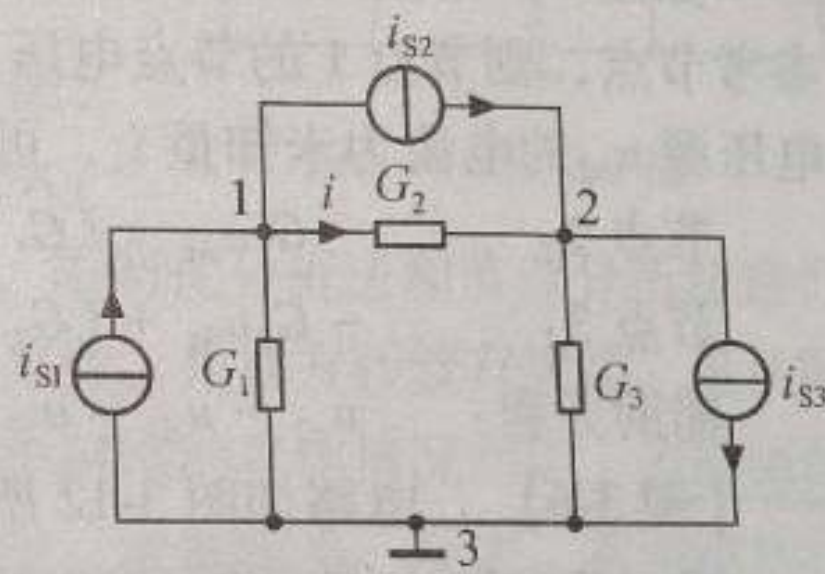


图 3-9 例 3-5 图

$$\begin{aligned} (G_1 + G_2) \cdot u_{n1} - G_2 u_{n2} &= i_{s1} - i_{s2} \\ (G_2 + G_3) u_{n2} - G_2 u_{n1} &= i_{s2} - i_{s3} \end{aligned}$$

CH4 :

置零操作

电压源短路
电流源开路

- 1、掌握叠加定理，会做例4-1，例4-2。
(10分)，会做作业4-5
- 2、掌握戴维南定理，会做例4-5。(10分)

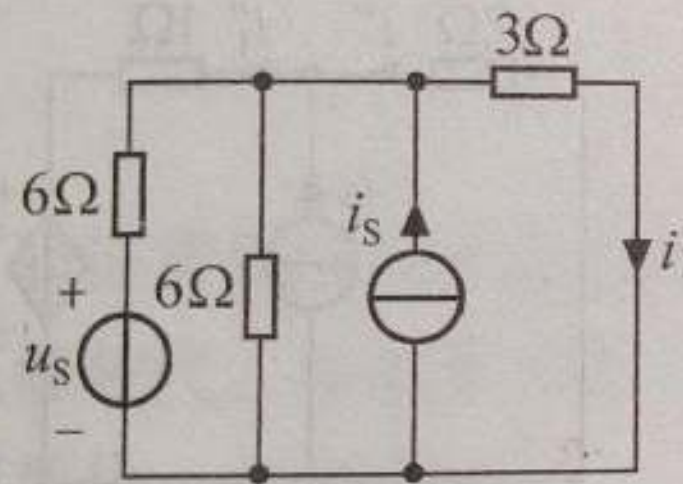
本卷受控源考12分。

会求不含受控源的戴维南等效电路。（加压求流法求含受控源等效电阻，并会结合一阶电路求时间常数）

详细分析见本PPT后面题目。

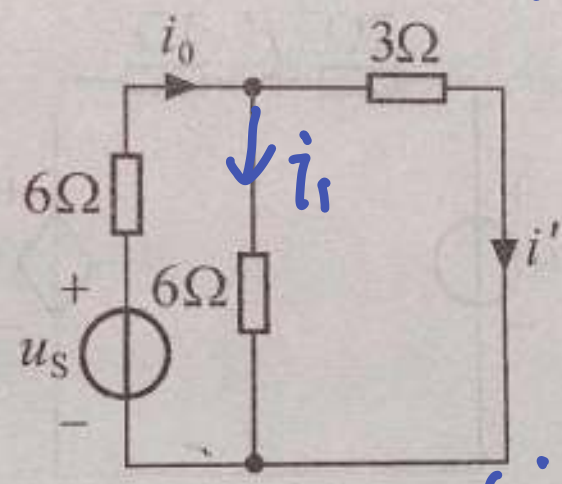


【例 4-1】 在图 4-1 (a) 所示的电路中, 已知 $u_s = 12V$, $i_s = 6A$, 试用叠加定理求支路电流 i_o 。

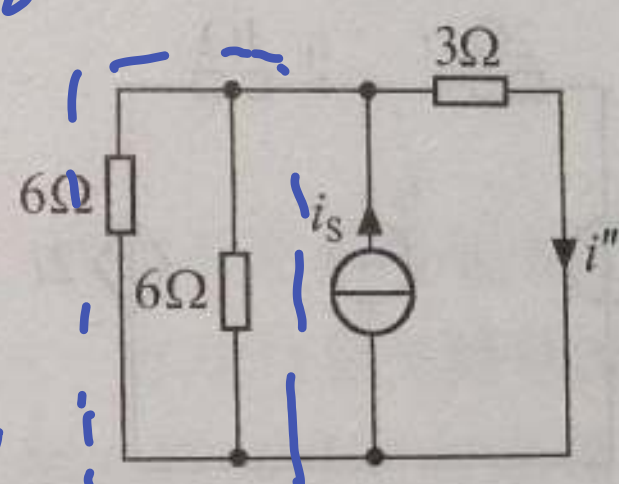


(a)

$$i_o = \frac{12}{6 + 3 \parallel 6} = \frac{12}{6 + \frac{3 \times 6}{3+6}} = \frac{12}{8} = \frac{3}{2} A$$



(b)



(c)

图 4-1 例 4-1 图

$$i = i' + i'' = 4A$$

$$\begin{aligned} 6i_1 &= 3i' \\ i_1 &= 2i' \\ i' + i_1 &= i_o = \frac{3}{2} A \\ 3i' &= \frac{3}{2} A \\ i' &= \frac{1}{2} A \\ i'' &= \frac{1}{2} i_s = 3A \end{aligned}$$

【例 4-2】 在图 4-2 所示网络中, N_0 为内部结构未知的线性无源网络。已知: 当 $u_s = 1V$, $i_s = 1A$ 时, $u = 0$; 当 $u_s = 10V$, $i_s = 0$ 时, $u = 1V$ 。试求当 $u_s = 20V$, $i_s = 10A$ 时, 电压 u 为多少?

解 由线性网络的线性, 响应 u 可表示为

$$u = k_1 u_s + k_2 i_s$$

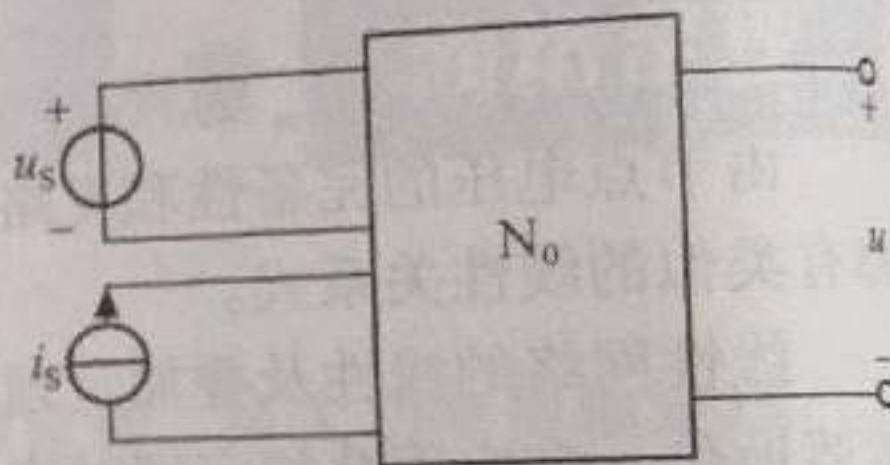


图 4-2 例 4-2 图

【例 4-5】 在图 4-8 (a) 所示的电路中, 已知: $u_s = 12V$, $i_s = 4A$, $R_1 = 6\Omega$, $R_2 = 3\Omega$, $R_3 = 6\Omega$; 试求电路 a、b 端的戴维南等效电路。

因此, 可得所求戴维南等效电路如图 4-8 (e) 所示。

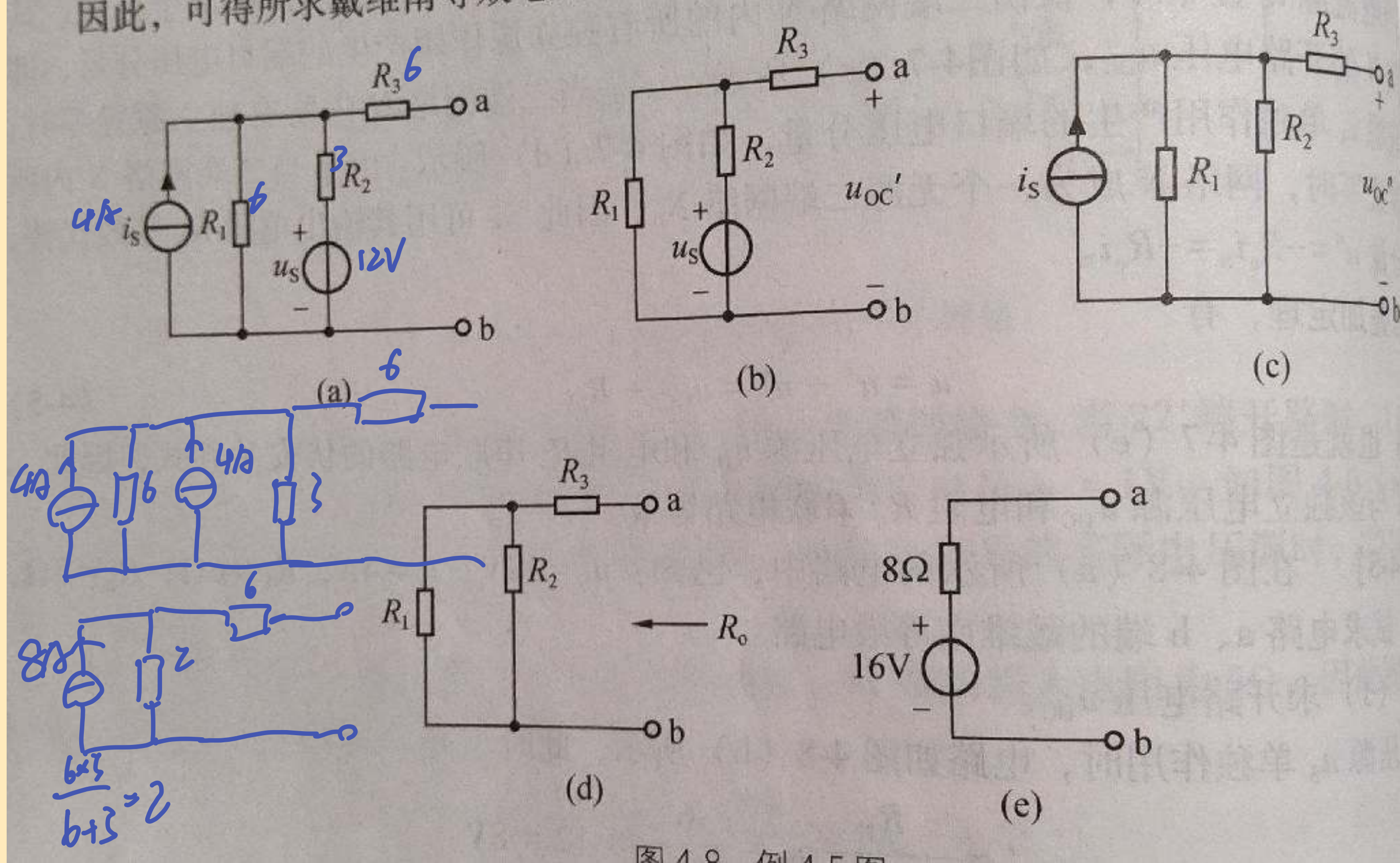
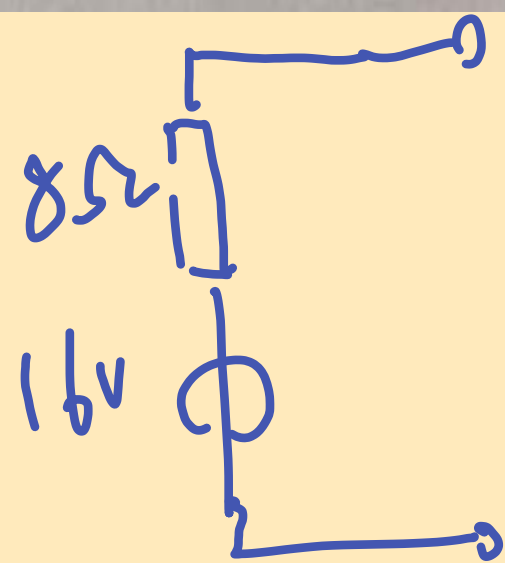
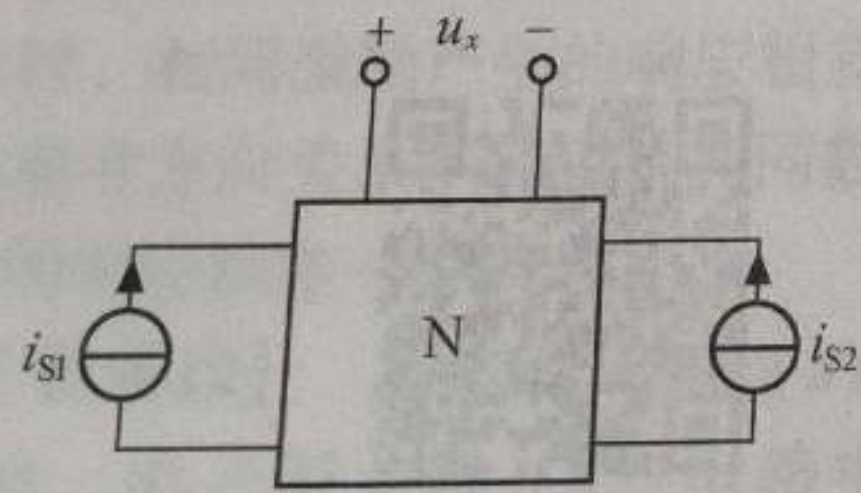


图 4-8 例 4-5 图

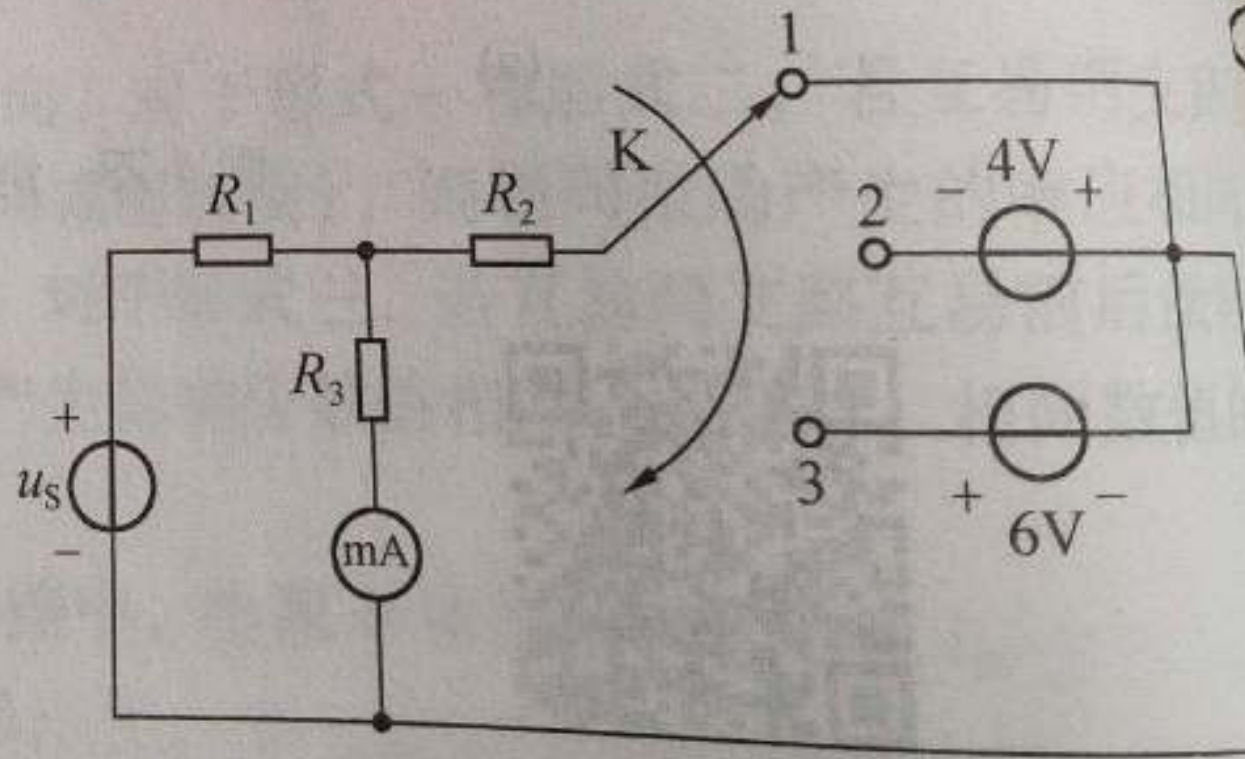


4-5 (1) 题图 4-5 所示的线性网络 N 只含电阻。若 $i_{S1} = 8A$, $i_{S2} = 12A$ 时, $u_x = 80V$ 。若 $i_{S1} = -8A$, $i_{S2} = 4A$ 时, $u_x = 0V$ 。当 $i_{S1} = i_{S2} = 20A$ 时, u_x 为多少? (2) 若所示网络 N 含独立源, 当 $i_{S1} = i_{S2} = 0$ 时, $u_x = -40V$; 所有 (1) 中的数据仍有效。当 $i_{S1} = i_{S2} = 20A$ 时, u_x 为多少?



题图 4-5

4-6 电路如题图 4-6 所示, 当开关 K 合在位置 1 时, 电流表读数为 40mA, 当 K 合在位置 2 时, 电流表读数为 -60mA。试求 K 合在位置 3 时电流表的读数。



题图 4-6

(1) $u_x = k_1 i_{S1} + k_2 i_{S2}$

(2) $u_x = k_1' i_{S1} + k_2' i_{S2} + I_0$

(1) $u_x = k_1 i_{S1} + k_2 i_{S2}$

$$\begin{cases} 8k_1 + 12k_2 = 80 \\ -8k_1 + 4k_2 = 0 \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} k_1 = \frac{5}{2} \\ k_2 = 5 \end{cases}$$

$$u_x \Big|_{i_{S1} = i_{S2} = 20} = \frac{5}{2} \times 20 + 5 \times 20 = 50 + 100 = 150 V.$$

(2) $u_x = k_1' i_{S1} + k_2' i_{S2} + I_0$

$$\begin{cases} -40 = I_0 \\ 8k_1' + 12k_2' + I_0 = 80 \\ -8k_1' + 4k_2' + I_0 = 0 \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} k_1' = 0 \\ k_2' = 10 \end{cases}$$

$$u_x \Big|_{i_{S1} = i_{S2} = 20} = 20 \times 10 - 40 = 160 V.$$

CH6 : 掌握三要素法

1、知道电容和电感的伏安关系。

电容

电感

$$\begin{cases} \text{串联} & i = C \frac{du}{dt} \\ \text{非串联} & i = -C \frac{du}{dt} \end{cases}$$
$$\begin{cases} \text{串联} & u = L \frac{di}{dt} \\ \text{非串联} & u = -L \frac{di}{dt} \end{cases}$$

2、会用三要素法求解不含受控源电路的电压、电流, 会用三要素法解例题6-8, 作业6-20。
(10分)

$$r(t) = r(\infty) + [r(t_0^+) - r(\infty)] e^{-\frac{1}{\tau}(t-t_0)}, \quad t > t_0.$$

若换路时刻 $t_0 = 0$, 则:

$$r(t) = r(\infty) + [r(0^+) - r(\infty)] e^{-\frac{1}{\tau}t}, \quad t > 0.$$

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



【例 6-8】 电路如图 6-28 (a) 所示, 电路原已处于稳态, $t=0$ 时开关 S 闭合, 试求 $t \geq 0$ 时的 $i_L(t)$ 。

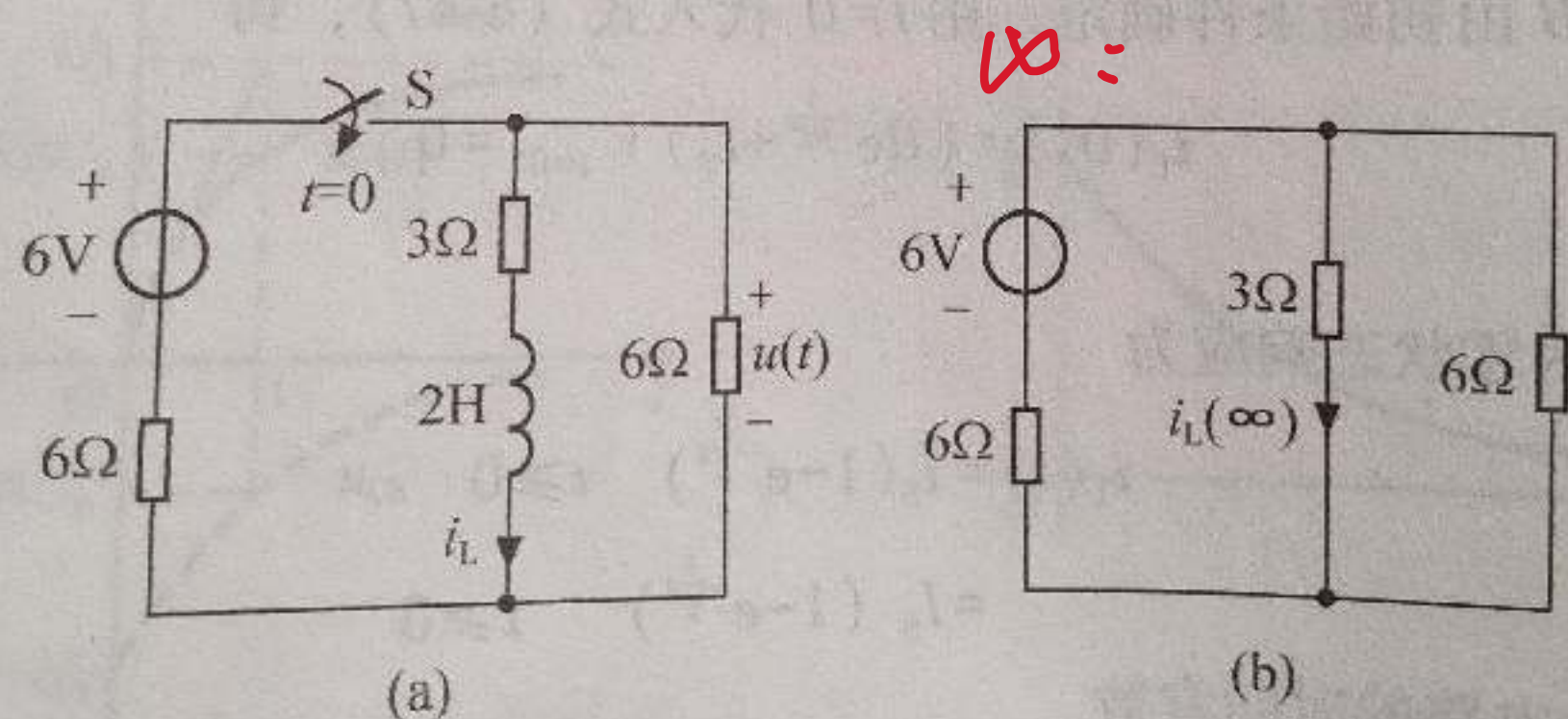


图 6-28 例 6-8 图

$t < 0$ 时, $i_L(0^-) = 0$

由换路定则, $i_L(0^+) = i_L(0^-) = 0$

$t \rightarrow \infty$, 电感相当于短路

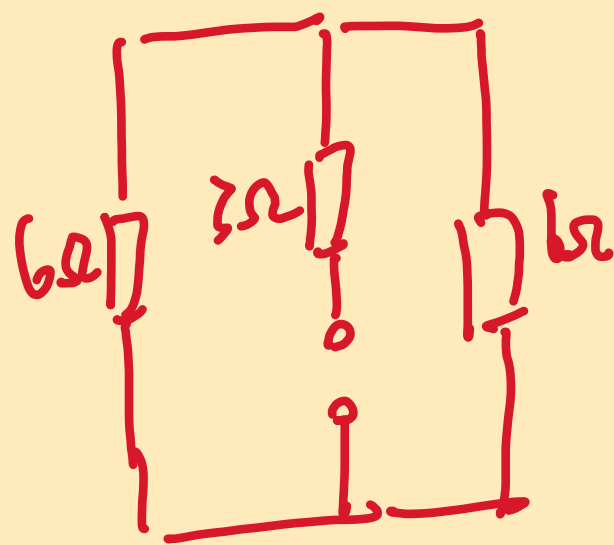
$$i_L(\infty) = \frac{6}{6+3 \parallel 6} \cdot \frac{6}{3+6} = 0.5 \text{ A}$$

电感所接电阻网络等效电阻为:

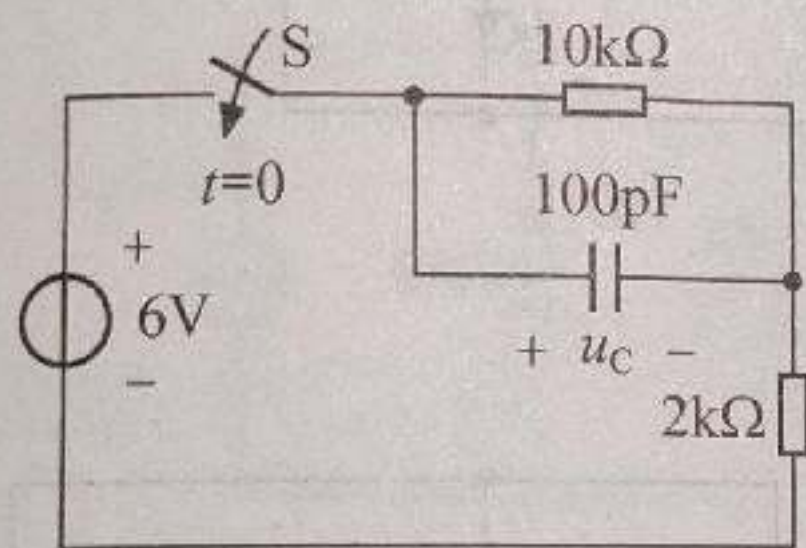
$$R = 3 + 6 \parallel 6 = 6 \Omega$$

$$\text{时间常数 } \tau = \frac{L}{R} = \frac{1}{3} \text{ s}$$

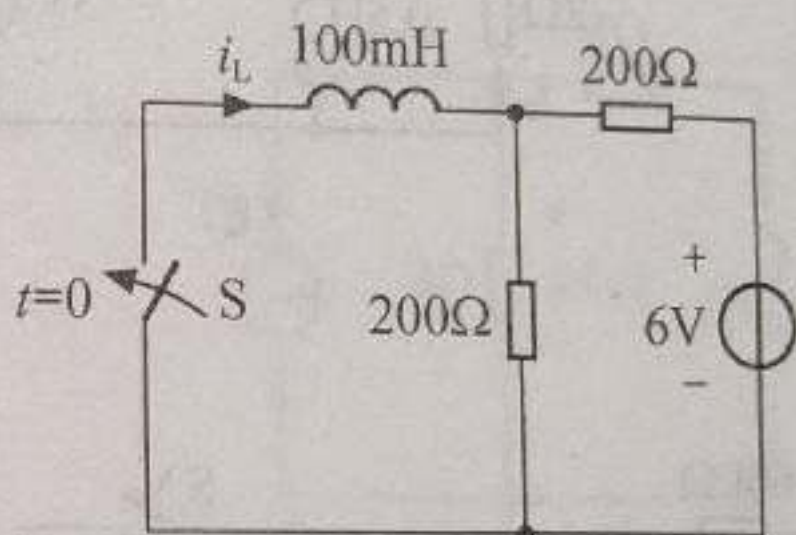
$$i_L(t) = 0.5(1 - e^{-3t}) \text{ A}, t \geq 0.$$



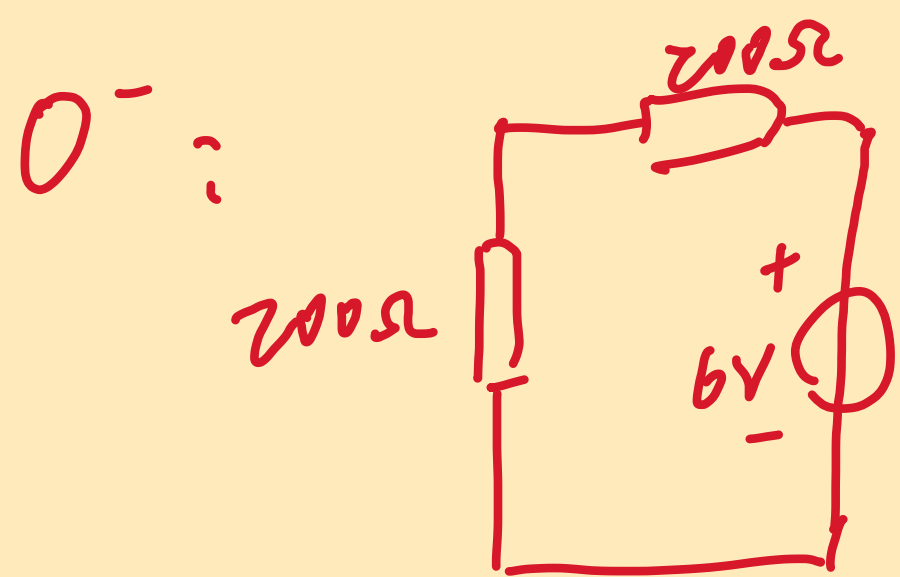
6-20 电路如图 6-20 所示, $t=0$ 时开关 S 闭合, 若开关动作前电路已经稳定, 试求 $t>0$ 时的 $i_L(t)$ 。



题图 6-19

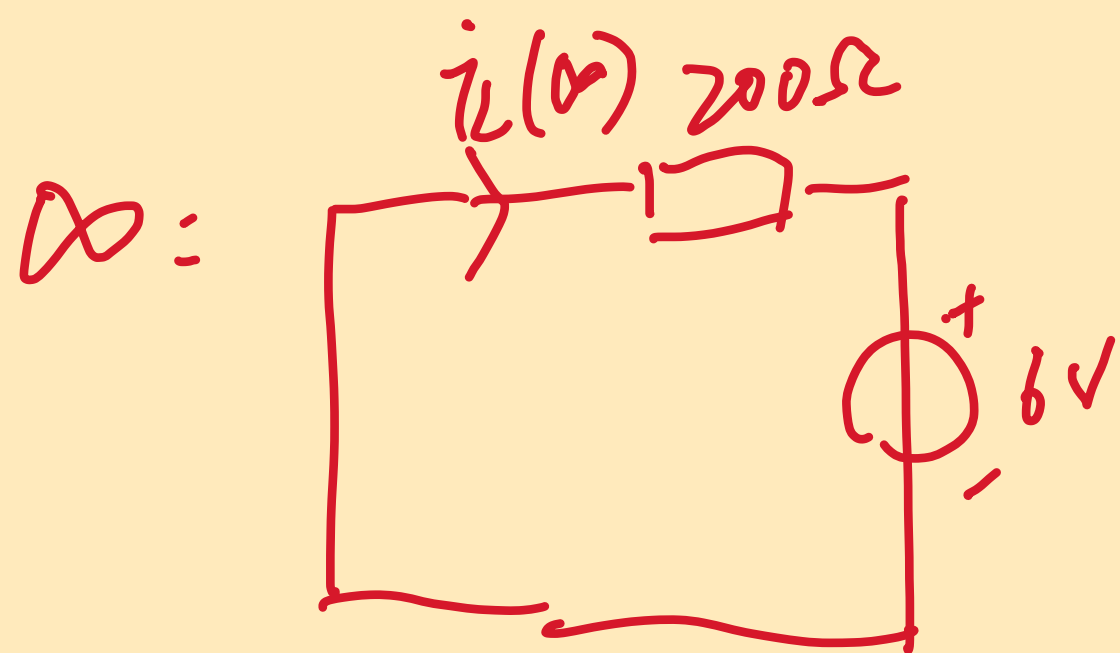


题图 6-20



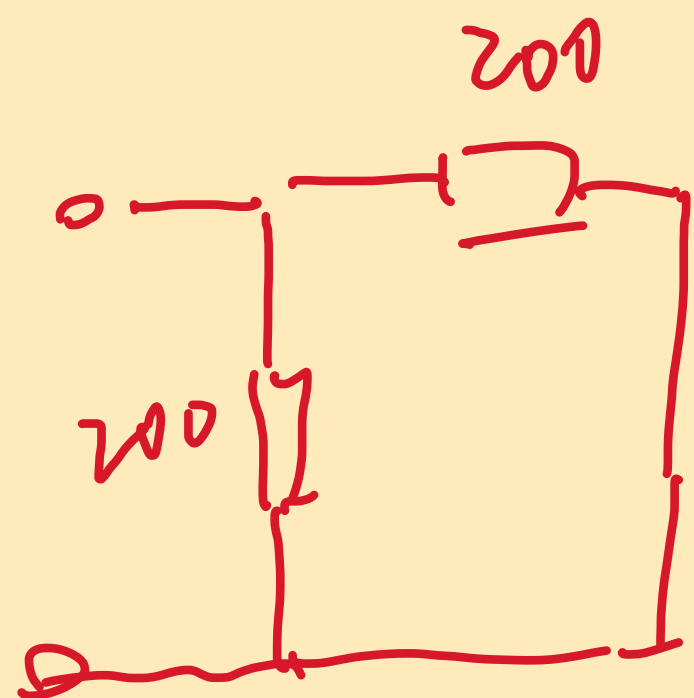
$$i_L(0^-) = 0$$

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



$$i_L(\infty) = \frac{6}{200} = 0.03 \text{ A}$$

$$\tau = \frac{L}{R} = \frac{0.1}{100} = 0.001 \text{ s}$$

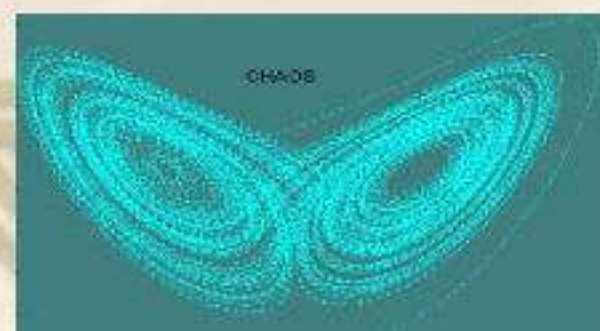


$$R = 100 \Omega$$

$$i_L(t) = 0.03 + [0 - 0.03] e^{-1000t}$$

CH8 : 相量法

- 1、会写出一个正弦函数的振幅相量、有效值相量形式，含极坐标形式、直角坐标形式，三角函数形式、指数函数形式。会做例8-5.
- 2、会做例题8-9，例8-10，例8-11，例8-12，例8-13
- 3、熟记有功功率公式当给定电压和电流时，会计算P,会做作业8-25.



它们的相量图如图 8-0 所示。

图 8-0 5 | 正

【例 8-5】 已知同频正弦电压相量为

$$\dot{U}_1 = 3 + j4\text{V}, \quad \dot{U}_2 = -3 + j4\text{V}, \quad \dot{U}_3 = 3 - j4\text{V}$$

频率 $f = 50\text{Hz}$ 。试写出它们对应的函数表达式。

$$\omega = 2\pi f = 100\pi \text{rad/s} \approx 314 \text{rad/s}$$

$$f = 50\text{Hz}, \quad T = \frac{1}{f} = \frac{1}{50}$$

$$\omega = \frac{2\pi}{T} = 2\pi f = 100\pi \text{ rad/s}$$

$$u_1 = 5\sqrt{2} \cos(100\pi t + 53.1^\circ)$$

$$u_2 = 5\sqrt{2} \cos(100\pi t + 126.9^\circ)$$

$$u_3 = 5\sqrt{2} \cos(100\pi t - 53.1^\circ)$$

【例 8-9】 在图8-13 所示的正弦稳态电路中，已知 $u(t) = 60\sqrt{2}\cos 10^3 t \text{V}$ ， $R = 15\Omega$ ， $L = 10\text{mH}$ ， $C = 50\mu\text{F}$ 。试求电流 $i(t)$ 。

解 由题可知

$$\begin{aligned} \dot{U} &= 60\angle 0^\circ \text{V} \\ X_L &= \omega L = 10^3 \times 10 \times 10^{-3} = 10\Omega \\ X_C &= \frac{1}{\omega C} = \frac{1}{10^3 \times 50 \times 10^{-6}} = 20\Omega \end{aligned}$$

利用 R 、 L 和 C 元件伏安关系的相量形式，可得各支路电流为

$$\dot{I}_R = \frac{\dot{U}}{R} = \frac{60\angle 0^\circ}{15} = 4\angle 0^\circ \text{A}$$

$$\dot{I}_C = \frac{\dot{U}}{-jX_C} = \frac{60\angle 0^\circ}{-j20} = j3\text{A}$$

$$\dot{I}_L = \frac{\dot{U}}{jX_L} = \frac{60\angle 0^\circ}{j10} = -j6\text{A}$$

由 KCL 的相量形式，可得电流 $i(t)$ 的相量为

$$\dot{I} = \dot{I}_R + \dot{I}_C + \dot{I}_L = 4 + j3 - j6 = 4 - j3 = 5\angle -36.9^\circ \text{A}$$

故

$$i(t) = 5\sqrt{2}\cos(10^3 t - 36.9^\circ) \text{A}$$

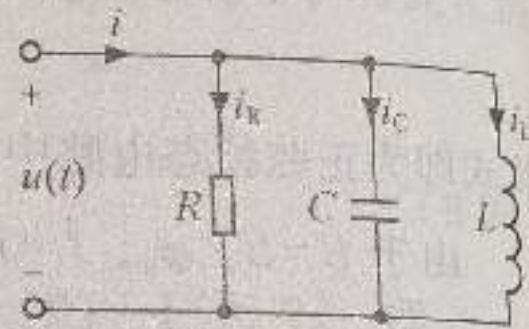


图 8-13 例 8-9 图

$$u(t) = U_m \cos(\omega t + \varphi_0)$$

$$U_m = 60\sqrt{2} \text{V}, U = 60 \text{V}$$

$$\omega = 10^3 \text{ rad/s}, \varphi_0 = 0$$

$$\dot{U} = 60\angle 0^\circ \text{V}$$

$$Z_L = j\omega L = j10^3 \times 10 \times 10^{-3} \Omega$$

$$= j10\Omega = 10\angle 90^\circ \Omega$$

$$Z_C = \frac{1}{j\omega C} = \frac{1}{j10^3 \times 50 \times 10^{-6}}$$

$$= \frac{1}{j5 \times 10^{-2}} = -j20\Omega = 20\angle -90^\circ$$

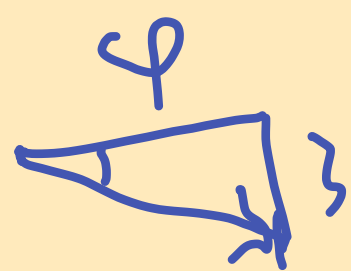
$$\dot{I}_R = \frac{\dot{U}}{R} = \frac{60\angle 0^\circ}{15} = 4\angle 0^\circ \text{A} = 4 \text{A}$$

$$\begin{aligned} \dot{I}_C &= \frac{\dot{U}}{Z_C} = \frac{60\angle 0^\circ}{-20\angle 90^\circ} = -3\angle 90^\circ \text{A} \\ &= 3\angle -90^\circ \text{A} \\ &= j3 \text{A} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \dot{I}_L &= \frac{\dot{U}}{Z_L} = \frac{60\angle 0^\circ}{10\angle 90^\circ} = 6\angle -90^\circ \text{A} \\ &= -j6 \text{A} \end{aligned}$$

$$\dot{I} = \dot{I}_R + \dot{I}_C + \dot{I}_L = 4 - j3 = 5\angle -36.9^\circ \text{A}$$

$$i(t) = 5\sqrt{2}\cos(10^3 t - 36.9^\circ) \text{A}$$



【例 8-10】 在图8-15 (a) 所示的无源二端网络中, 已知端口电压和电流分别为

$$u(t) = 10\sqrt{2}\cos(100t + 36.9^\circ)\text{V}, \quad i(t) = 2\sqrt{2}\cos 100t\text{A}$$

>0. 感性, <0 容性

阻抗 $Z = \frac{\dot{U}}{\dot{I}} = \frac{U}{I} \angle (\varphi_u - \varphi_i)$

$= R + jX$

电阻 \leftarrow 电抗

导纳 $Y = \frac{1}{Z} = G + jB$

电导 \leftarrow 电纳 ($B = \frac{1}{X}$)

电抗 X $\left\{ \begin{array}{l} \text{容抗 } X_C = \frac{1}{\omega C} \\ \text{感抗 } X_L = \omega L \end{array} \right.$

电纳 B $\left\{ \begin{array}{l} \text{容纳 } B_C = \frac{1}{X_C} = \omega C \\ \text{感纳 } B_L = \frac{1}{X_L} = \frac{1}{\omega L} \end{array} \right.$

R 和 G 不一定为倒数关系

$Z_C = j\omega L = jX_L$

$Z_C = \frac{1}{j\omega C} = \frac{1}{j} X_C$

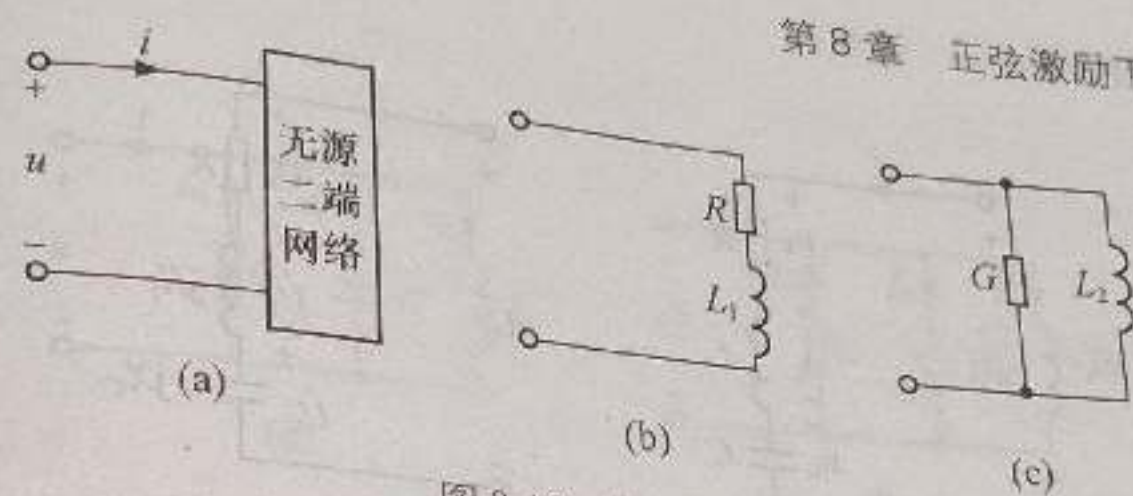


图 8-15 例 8-10 图

试求该二端网络的输入阻抗、导纳及其等效电路。

解 由题可得电压和电流相量为

$$\dot{U} = 10 \angle 36.9^\circ \text{V}, \quad \dot{I} = 2 \angle 0^\circ \text{A}$$

由阻抗的定义

$$Z = \frac{\dot{U}}{\dot{I}} = R + jX = \frac{10 \angle 36.9^\circ}{2 \angle 0^\circ} = 5 \angle 36.9^\circ = 4 + j3\Omega$$

→ 模相除, 幅角相减.

$X = 3\Omega > 0$, 电路呈感性, 故等效电路为一个 $R = 4\Omega$ 的电阻与一个感抗 $X_L = 3\Omega$ 的电感元件的串联, 其中等效电感为

$$L_1 = \frac{X_L}{\omega} = \frac{3}{100} = 0.03\text{H}$$

由于 $Y = G + jB = \frac{1}{Z} = \frac{1}{5 \angle 36.9^\circ} = 0.2 \angle -36.9^\circ = 0.16 - j0.12\text{S}$, $B = -0.12\text{S} < 0$, 电路呈感性, 故电路可等效为一个 $G = 0.16\text{S}$ 的电导与一个感纳 $B_L = 0.12\text{S}$ 的电感元件的并联, 其中等效电纳为

$$L_2 = \frac{1}{\omega B_L} = \frac{1}{100 \times 0.12} = \frac{1}{12}\text{H}$$

上述两种等效电路分别如图 8-15 (b) 和图 8-15 (c) 所示。

$$u(t) = U_m \cos(\omega t + \varphi_u) \\ = 10\sqrt{2} \cos(100t + 36.9^\circ) \text{ V.}$$

$$U = \frac{U_m}{\sqrt{2}} = 10 \text{ V}, \quad \omega = 100 \text{ rad/s}$$

$$\dot{u} = U \angle \varphi_u = 10 \angle 36.9^\circ$$

$$i(t) = I_m \cos(\omega t + \varphi_i) \\ = 2\sqrt{2} \cos(100t + \varphi_i)$$

$$I_m = 2\sqrt{2} \text{ A}$$

$$I = \frac{I_m}{\sqrt{2}} = 2 \text{ A}, \quad \varphi_i = 0^\circ$$

$$\dot{i} = I \angle \varphi_i = 2 \angle 0^\circ \text{ A}$$

$$Z = \frac{\dot{u}}{\dot{i}} = \frac{10 \angle 36.9^\circ}{2 \angle 0^\circ} = 5 \angle 36.9^\circ = 4 + j3 \Omega$$



$$Z = R + jX_L = R + j\omega L$$

$$L = \frac{X_L}{\omega} = \frac{3}{100} = 0.03 \text{ H}, \quad R = 4 \Omega$$

等效电路为一个 4Ω 的电阻
和一个 0.03 H 的电感串联

$$Y = \frac{1}{Z} = \frac{1}{4 + j3}$$

$$= \frac{4 - j3}{25}$$

$$= \frac{4}{25} - j\frac{3}{25} \text{ S}$$

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

$$B_C = \frac{1}{X_C} = \frac{1}{\omega L}$$

$$I_B = I |\sin \theta_V|$$

$$C = 1 \times 10^{-6} \text{ F}$$

【例 8-11】 在图 8-18 (a) 所示 RLC 串联电路中, 已知 $R=100\Omega$, $L=20\text{mH}$, $C=1\mu\text{F}$,

$$L = 2 \times 10^{-2} \text{ H}$$

204 | 电路分析基础 (第 5 版)

端电压 $u(t) = 100\sqrt{2} \cos(10^4 t + 30^\circ) \text{ V}$, 试求电路中的电流和各元件上的电压。

解 由题可得

$$\dot{U} = 100 \angle 30^\circ \text{ V}$$

$$X_L = \omega L = 10^4 \times 20 \times 10^{-3} = 200 \Omega$$

$$X_C = \frac{1}{\omega C} = \frac{1}{10^4 \times 1 \times 10^{-6}} = 100 \Omega$$

可作出电路的相量模型如图 8-18 (b) 所示。其输入阻抗为

$$Z = R + j(X_L - X_C) = 100 + j(200 - 100) = 100 + j100 \Omega$$

因此

$$\dot{I} = \frac{\dot{U}}{Z} = \frac{100 \angle 30^\circ}{100 + j100} = \frac{100 \angle 30^\circ}{100\sqrt{2} \angle 45^\circ} = \frac{1}{\sqrt{2}} \angle -15^\circ \text{ A}$$

$$\dot{U}_R = R\dot{I} = \frac{100}{\sqrt{2}} \angle -15^\circ \text{ V}$$

$$\dot{U}_L = jX_L \dot{I} = j200 \times \frac{1}{\sqrt{2}} \angle -15^\circ = \frac{200}{\sqrt{2}} \angle 75^\circ \text{ V}$$

$$\dot{U}_C = -jX_C \dot{I} = -j100 \times \frac{1}{\sqrt{2}} \angle -15^\circ = \frac{100}{\sqrt{2}} \angle -105^\circ \text{ V}$$

电流和电压的瞬时表达式为

$$i(t) = \cos(10^4 t - 15^\circ) \text{ A}$$

$$u_R(t) = 100 \cos(10^4 t - 15^\circ) \text{ V}$$

$$u_L(t) = 200 \cos(10^4 t + 75^\circ) \text{ V}$$

$$u_C(t) = 100 \cos(10^4 t - 105^\circ) \text{ V}$$

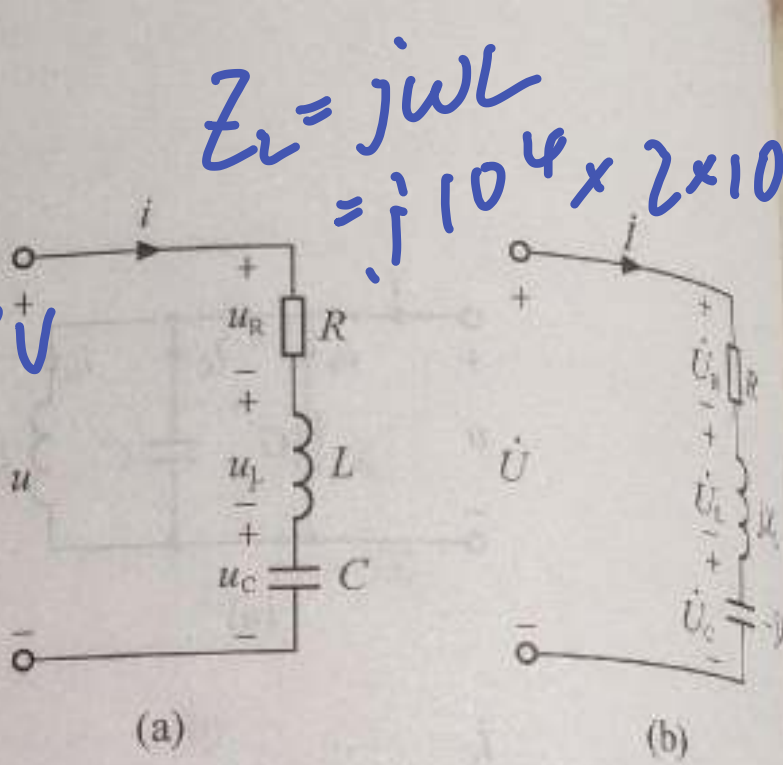


图 8-18 例 8-11 图

$$Z_L = j\omega L$$

$$= j10^4 \times 2 \times 10^{-2} = j200 \Omega = 200 \angle 90^\circ \Omega$$

$$Z_C = \frac{1}{j\omega C} = \frac{1}{j10^4 \times 10^{-6}} = -j100 \Omega = -100 \angle 90^\circ \Omega$$

$$Z = R + Z_L + Z_C = 100 + j100 \Omega$$

$$= 100\sqrt{2} \angle 45^\circ \Omega$$

$$\dot{I} = \frac{\dot{U}}{Z} = \frac{100 \angle 30^\circ}{100\sqrt{2} \angle 45^\circ} = \frac{\sqrt{2}}{2} \angle -15^\circ \text{ A}$$

$$U_R = R\dot{I} = 50\sqrt{2} \angle -15^\circ \text{ V}$$

$$U_L = Z_L \dot{I} = 200 \angle 90^\circ \cdot \frac{\sqrt{2}}{2} \angle -15^\circ = 100\sqrt{2} \angle 75^\circ \text{ V}$$

$$U_C = Z_C \dot{I} = -100 \angle 90^\circ \cdot \frac{\sqrt{2}}{2} \angle -15^\circ = 50\sqrt{2} \angle -105^\circ \text{ V}$$

记得转换为这个形式

有效值非负

$$u_c(t) = 100\cos(10^3t - 105^\circ) \text{ V}$$

【例 8-12】 GCL 并联电路中，已知端口电流及流过电感和电容上电流的有效值分别为 $I = 5\text{A}$ ， $I_C = 9\text{A}$ ， $I_L = 6\text{A}$ ，试求电导上电流的有效值 I_G 。

解 在 GCL 并联电路中， i 、 i_G 和 i_B 构成电流直角三角形，它们的有效值 I 、 I_G 和 I_B 之间关系为

$$I = \sqrt{I_G^2 + I_B^2}$$

由于 i_C 与 i_L 的相位相差 180° ，故 $I_B = |I_C - I_L| = |9 - 6| = 3\text{A}$ ，因此

$$I_G = \sqrt{I^2 - I_B^2} = \sqrt{5^2 - 3^2} = 4\text{A}$$

【例 8-13】 在如图 8-19 所示正弦稳态电路中，已知 $R_1 = 8\Omega$, $X_{C1} = 6\Omega$, $R_2 = 3\Omega$, $X_{L2} = 4\Omega$;

$R_3 = 5\Omega$, $X_{L3} = 10\Omega$ 。试求电路的输入阻抗 Z_{ab} 。

解 首先求出各支路的阻抗

$$Z_1 = R_1 - jX_{C1} = 8 - j6\Omega$$

$$Z_2 = R_2 + jX_{L2} = 3 + j4\Omega$$

$$Z_3 = R_3 + jX_{L3} = 5 + j10\Omega$$

利用阻抗的串、并联关系可得输入阻抗

$$\begin{aligned} Z_{ab} &= Z_3 + \frac{Z_1 Z_2}{Z_1 + Z_2} \\ &= 5 + j10 + \frac{(8 - j6)(3 + j4)}{(8 - j6) + (3 + j4)} \\ &= 5 + j10 + 4 + j2 = 9 + j12\Omega \end{aligned}$$

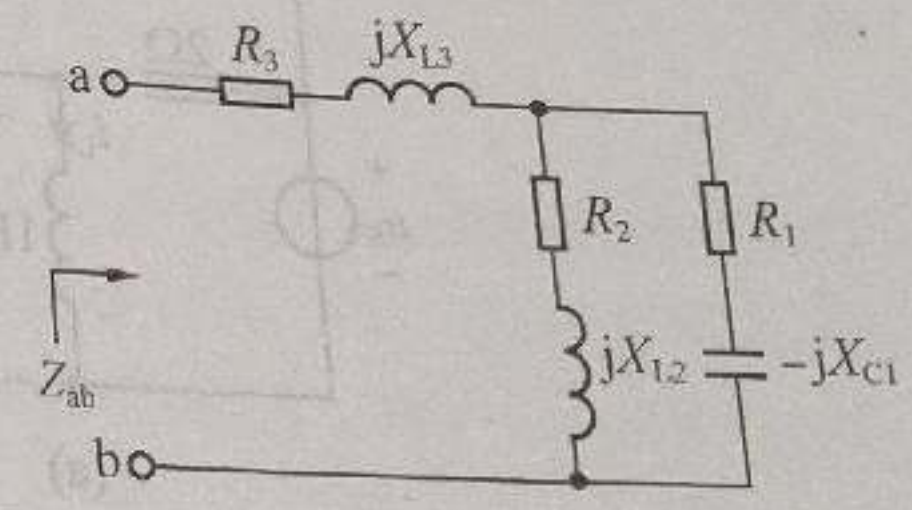


图 8-19 例 8-13 图

8-25 已知关联参考方向下的无源二端网络的端口电压 $u(t)$, 电流 $i(t)$ 分别为

(1) $u(t) = 20\cos 314t \text{ V}$, $i(t) = 0.3\cos 314t \text{ A}$;

(2) $u(t) = 10\cos(100t + 70^\circ) \text{ V}$, $i(t) = 2\cos(100t + 40^\circ) \text{ A}$ 。

(3) $u(t) = 10\cos(100t + 20^\circ) \text{ V}$, $i(t) = 2\cos(100t + 50^\circ) \text{ A}$ 。

试求各种情况下的 P 、 Q 和 S 。

平均功率 / 有功功率 / 功率

$$P = UI \cos \theta_Z = I^2 R \quad (\theta_Z = \varphi_u - \varphi_i) \rightarrow W$$

无功功率

$$Q = UI \sin \theta_Z \rightarrow \text{Var}$$

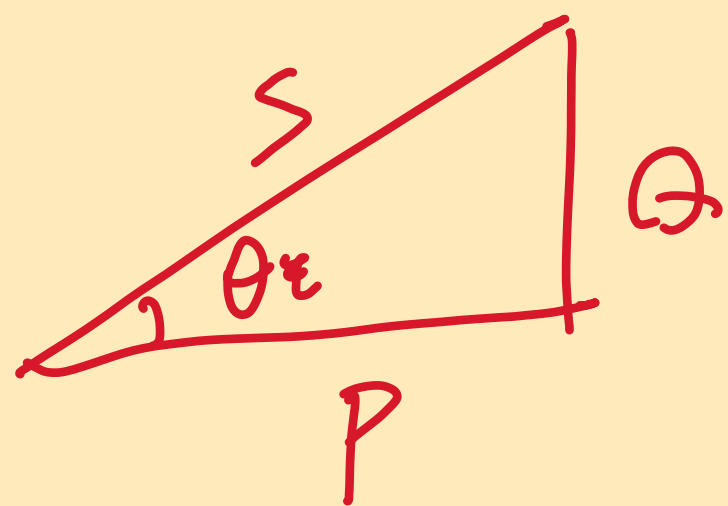
视在功率

$$S = UI \rightarrow \text{VA}$$

功率因数

$$\text{pf} = \frac{P}{S} = \cos \theta_Z$$

功率三角形:



(1) $u(t) = 20\cos 314t \text{ V}$
 $= 10\sqrt{2} \cdot \sqrt{2} \cos 314t \text{ V}$

$$\dot{U} = 10\sqrt{2} \angle 0^\circ \text{ V}$$

$$i(t) = \frac{3}{10\sqrt{2}} \cdot \sqrt{2} \cos 314t \text{ A}$$

$$= \frac{3\sqrt{2}}{20} \cdot \sqrt{2} \cos 314t \text{ A}$$

$$\dot{I} = \frac{3\sqrt{2}}{20} \angle 0^\circ \text{ A}$$

$$\theta_Z = 0^\circ$$

$$P = UI \cos \theta_Z \rightarrow W$$

$$Q = UI \sin \theta_Z \rightarrow \text{Var}$$

$$S = UI \rightarrow \text{VA}$$

CH10: 谐振电路 (10分)

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}, \quad f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$$

1、知道串联谐振概念，掌握书中10.3.1小节，
10.4.1小节，*并联谐振*

理解公式(10-29)，(10-30)，(10-31)，(10-32)
给定R、L、C三个原件数值，会计算谐振频率和
阻抗，会求电感和电容电压。不需要掌握其中的
频率特性。



1. 谐振电路的特性阻抗和品质因数

RLC 串联谐振时的感抗等于容抗，称为串联谐振电路的特性阻抗，并用字母 ρ 表示。

$$\rho = \omega_0 L = \frac{1}{\omega_0 C} = \sqrt{\frac{L}{C}} \quad (10-25)$$

式 (10-25) 表明，特性阻抗 ρ 仅由电路的元件参数 L 和 C 决定，其单位为 Ω 。在工程中，通常用电路的特性阻抗与电路的电阻值之比来表征谐振电路的性质，此比值称为串联谐振电路的品质因数，记作 Q 。

$$Q = \frac{\omega_0 L}{R} = \frac{1}{\omega_0 C R} = \frac{\rho}{R} = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}} \quad (10-26)$$

可以看出，品质因数 Q 是仅由元件参数 R 、 L 和 C 决定的无量纲的常数。电路的元件值常称为一次参数，由元件值约束的参数习惯上称为二次参数。谐振角频率 ω_0 、特性阻抗 ρ 、品质因数 Q 是电路重要的二次参数。

RLC 电路发生串联谐振时，阻抗的电抗分量 $X = \omega_0 L - \frac{1}{\omega_0 C} = 0$ ，故

$$Z_0 = R + jX = R = |Z|_{\min} \quad (10-27)$$

$$Y_0 = \frac{1}{Z_0} = |Y|_{\max} \quad (10-28)$$

式 (10-27) 和式 (10-28) 表明，谐振时的阻抗和导纳为纯电阻性，且为阻抗模的最小值，导纳模的最大值。

特性阻抗

$$\rho = \omega_0 L$$

品质因数

$$Q = \frac{\omega_0 L}{R}$$

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

$$\Rightarrow Q = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}$$

2. 谐振时的电流和电压

RLC 串联谐振时的电流为

$$I_0 = \frac{\dot{U}_s}{Z_0} = \frac{\dot{U}_s}{R} \quad (10-29)$$

不仅电流与激励电压同相，而且电流达到最大值 I_0 。
串联谐振时各元件上的电压分别为

$$\dot{U}_{R0} = RI_0 = R \frac{\dot{U}_s}{R} = \dot{U}_s \quad (10-30)$$

$$\dot{U}_{L0} = j\omega_0 LI_0 = j \frac{\omega_0 L}{R} \dot{U}_s = jQ\dot{U}_s \quad (10-31)$$

$$\dot{U}_{C0} = \frac{1}{j\omega_0 C} I_0 = \frac{1}{j\omega_0 CR} \dot{U}_s = -jQ\dot{U}_s \quad (10-32)$$

式 (10-30) 表明，谐振时，激励电压全部加在电阻两端。式 (10-31) 和式 (10-32) 表明，谐振时，电感和电容电压的相位相反、大小相同，均为激励的 Q 倍，即 $U_{L0} = U_{C0} = QU_s$ 。通信与无线技术中的串联谐振电路，一般 $R \ll \rho$ ， Q 值可达几十到几百。因此谐振时电感或电容上的电压可达激励电压的几十到几百倍，所以串联谐振有称电压谐振。

U_s : 激励电压.

$$\dot{U}_{L0} = jQ\dot{U}_s$$

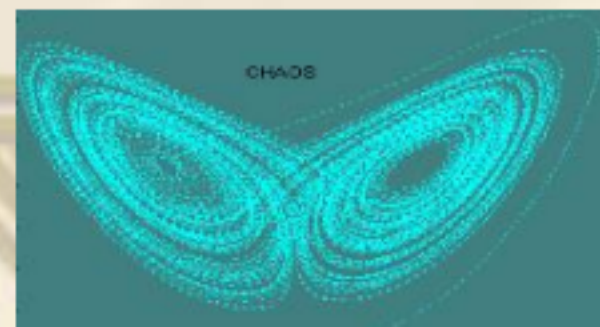
$$\dot{U}_{C0} = \frac{1}{j} Q\dot{U}_s$$

$$U_{L0} = U_{C0} = QU_s$$

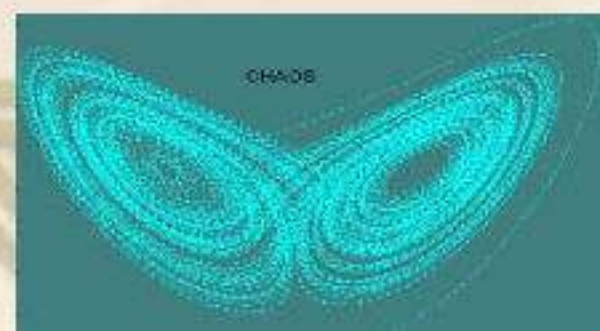
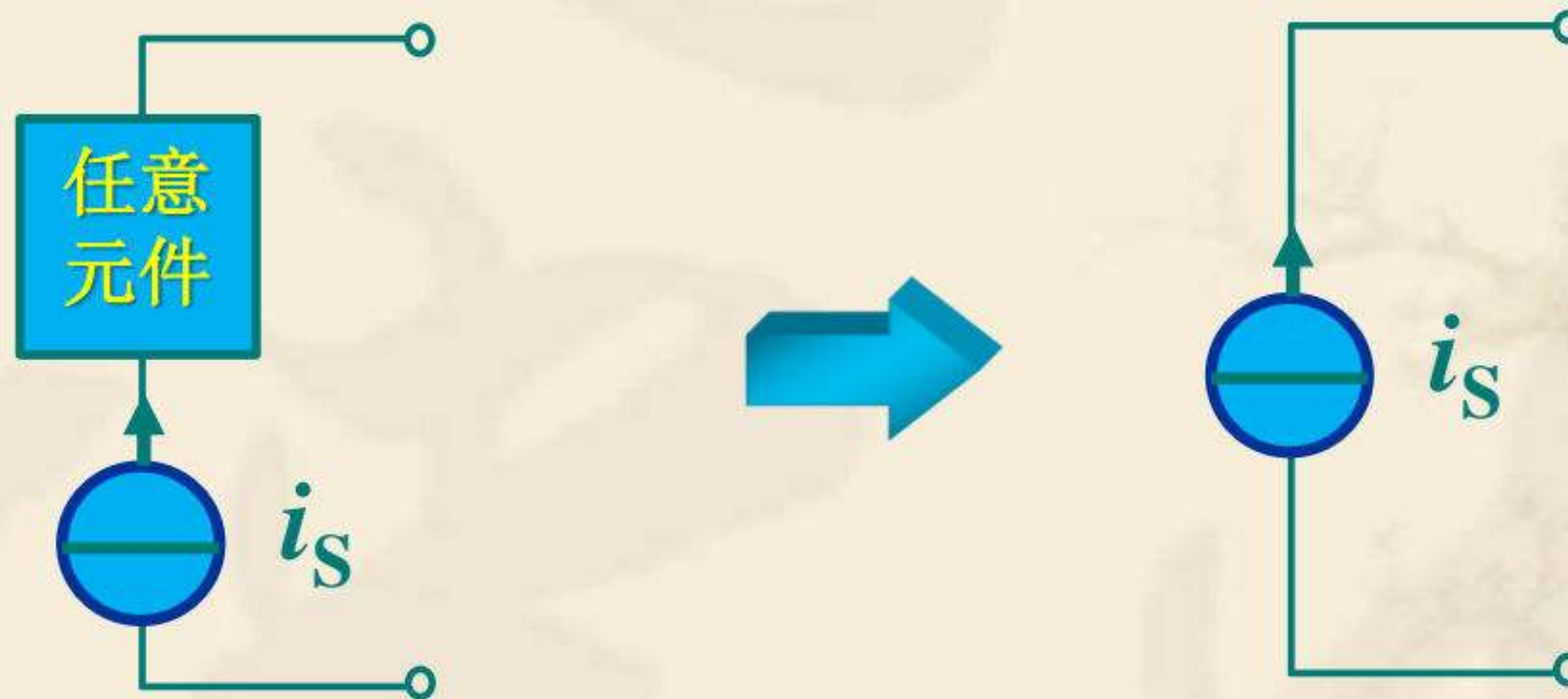
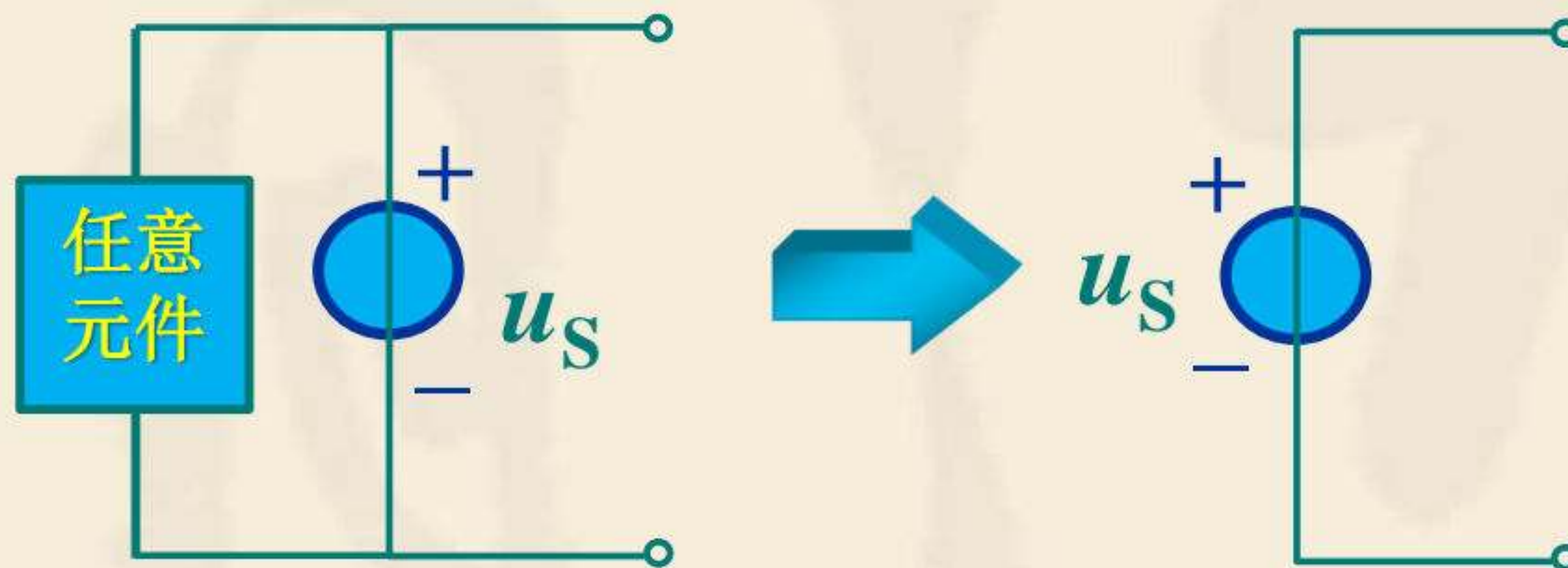
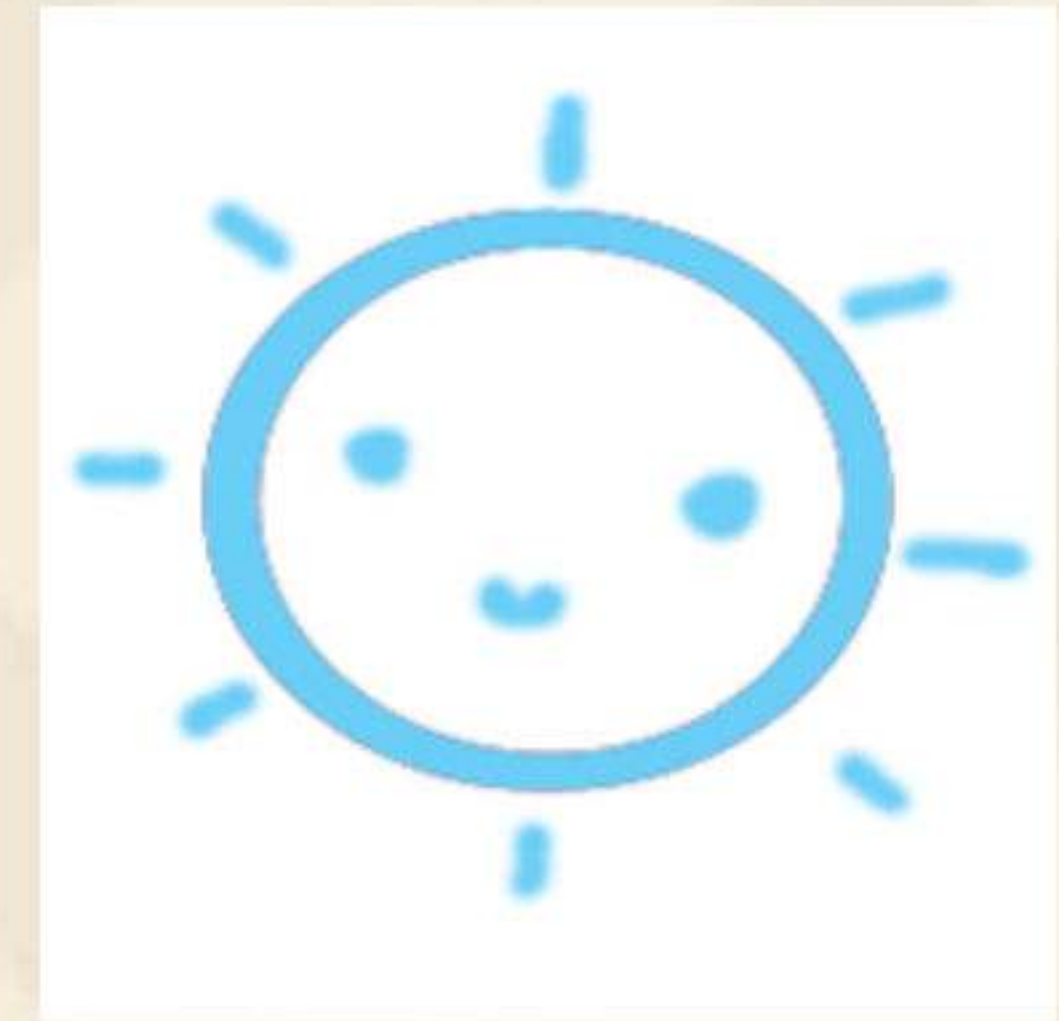
【注】 1、 以上内容包含了绝大部分考点很多题目都是其简单变形或具体应用，需要仔细理解，不能背题。

2、 书上例题原题的简单变形题，和本PPT给的示范题的简单变形题约占80-90%。

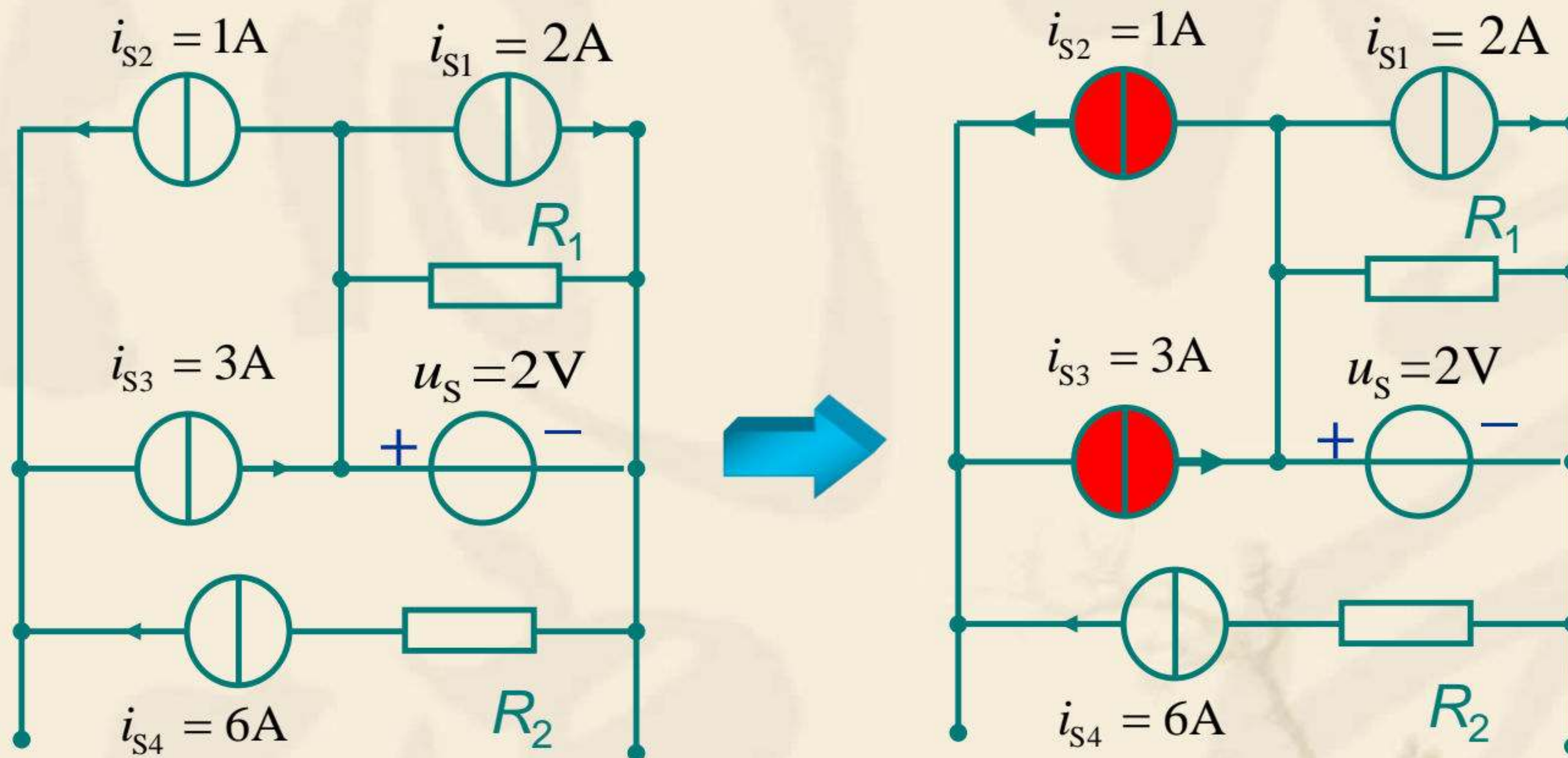
3. 考试可带计算器。



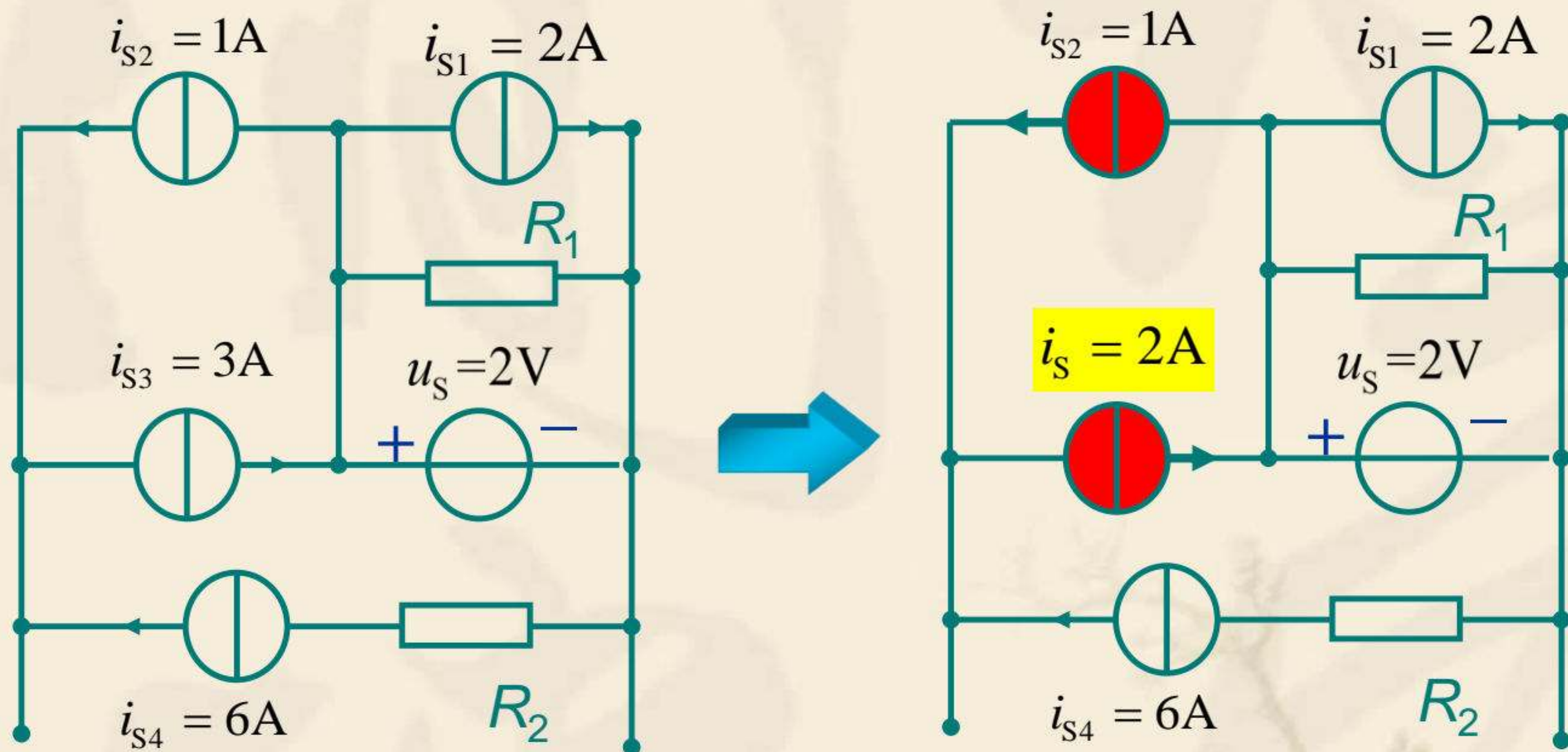
含独立源网络的等效变换



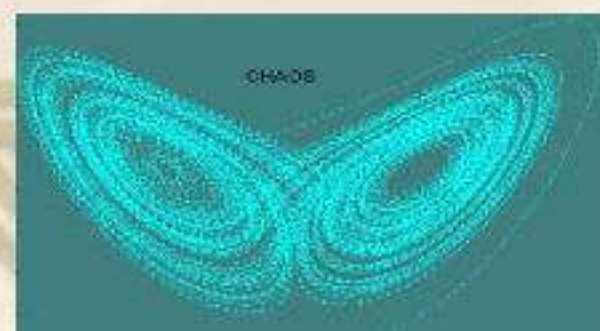
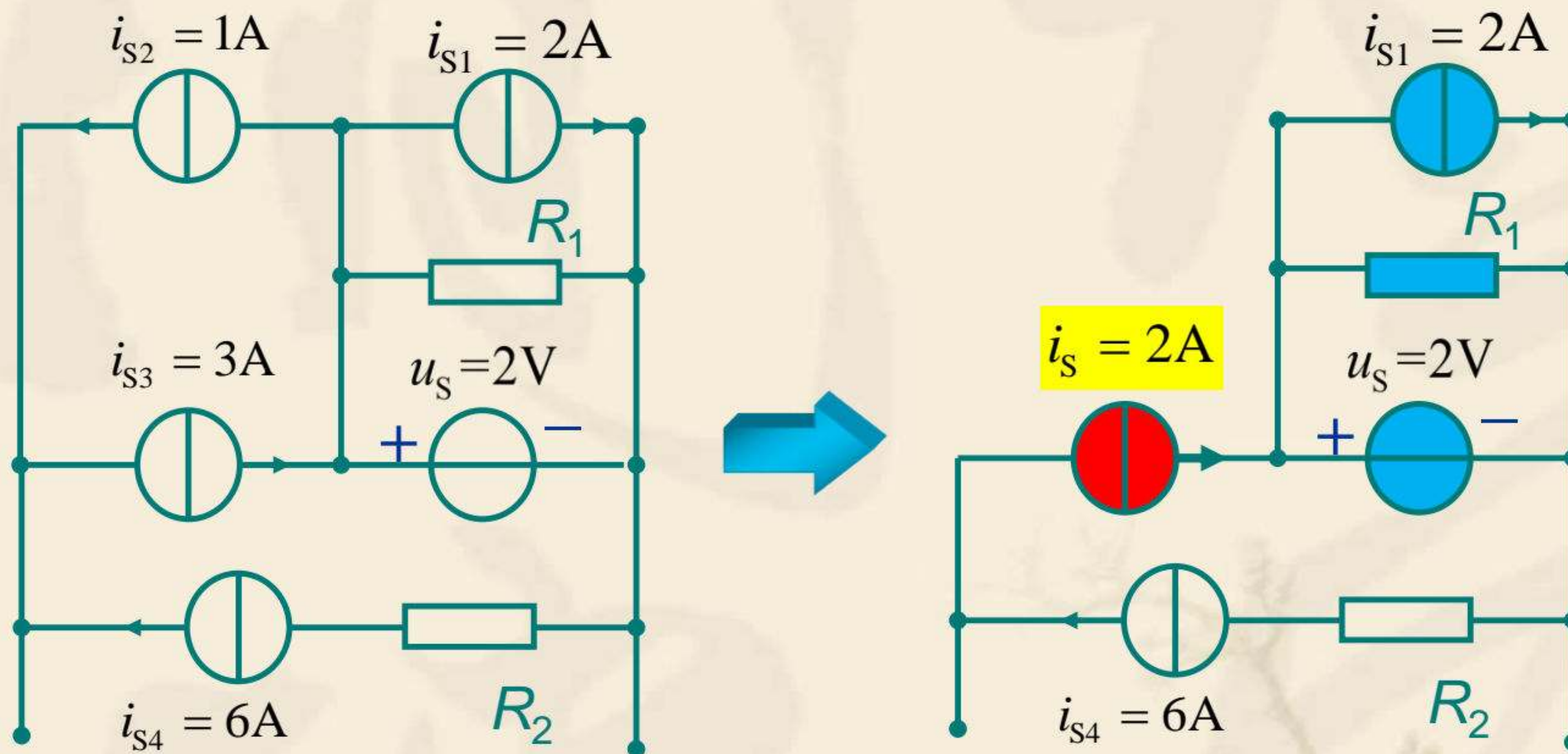
【例】将下图等效简化为一个电压源或者电流源。



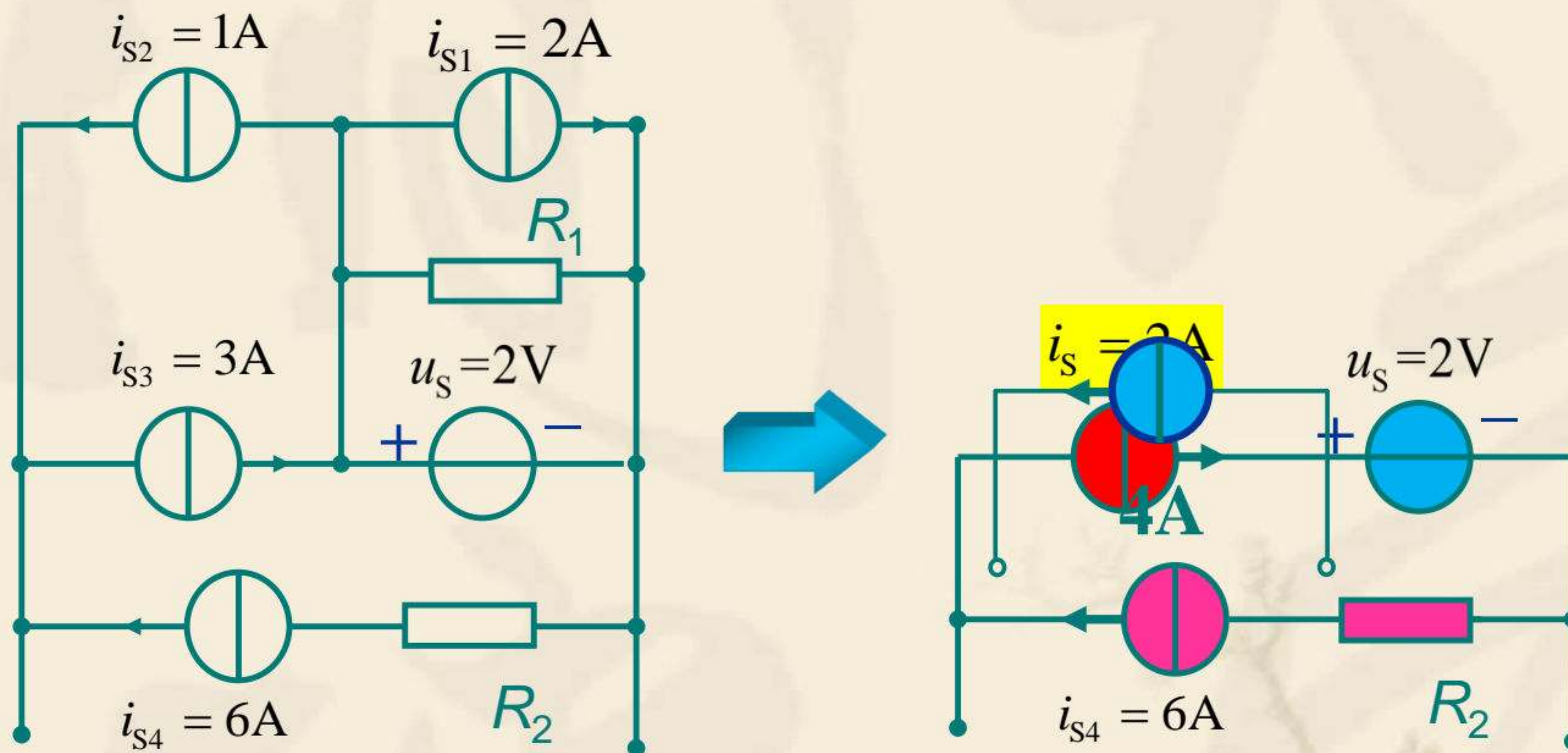
【例】将下图等效简化为一个电压源或者电流源。



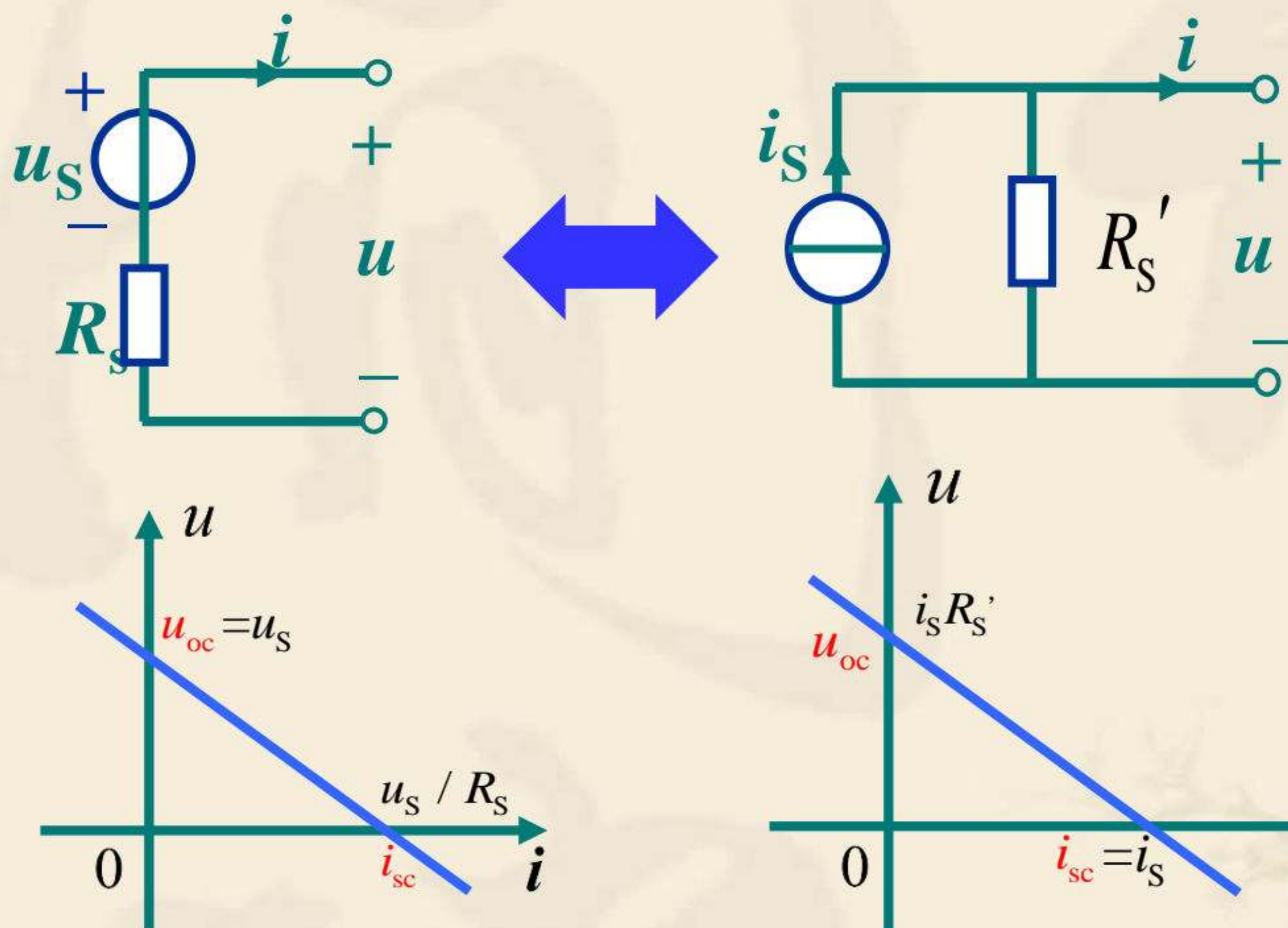
【例】将下图等效简化为一个电压源或者电流源。



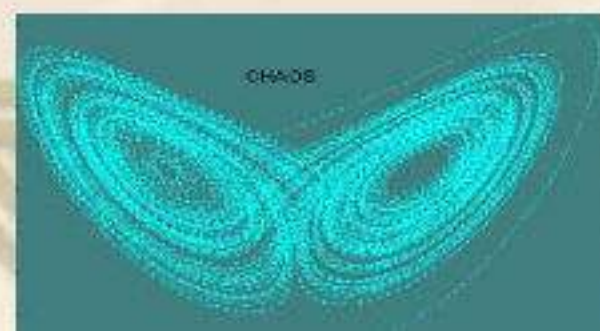
【例】将下图等效简化为一个电压源或者电流源。



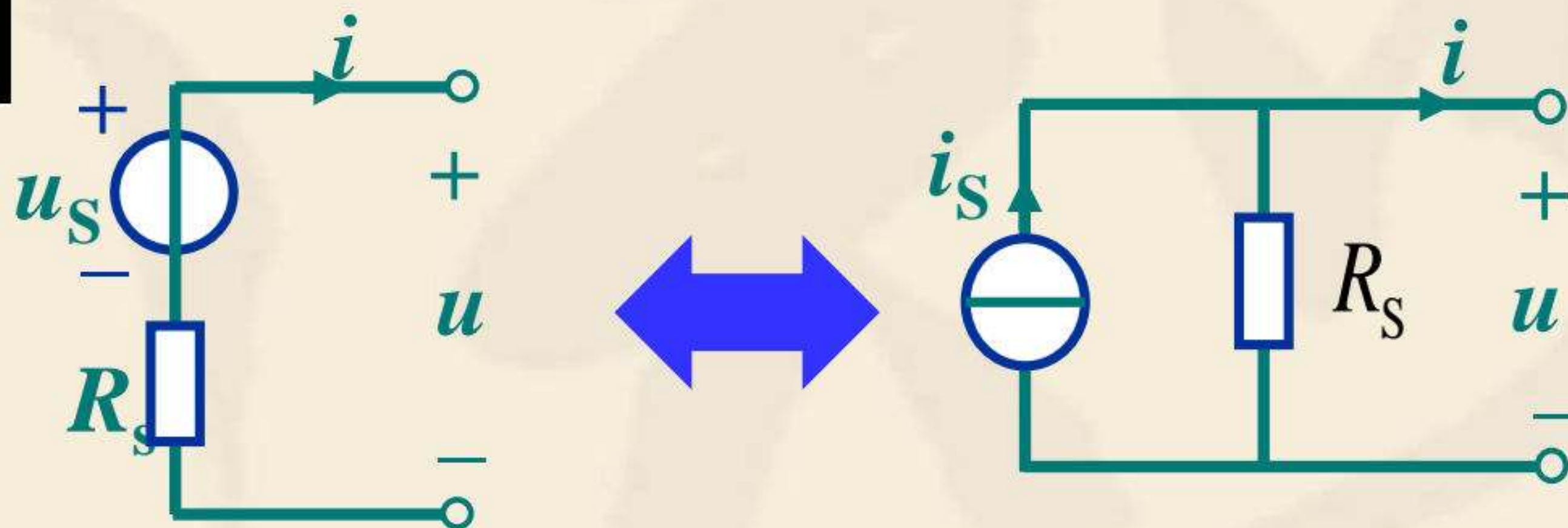
3 两种实际电源模型的等效变换



$$i_S = u_S / R_s, R_s = R_s'$$



变换方法



➤ 转换结构，串联 \leftrightarrow 并联

➤ 内阻 R_S 保持不变， $i_S = \frac{u_S}{R_S}$ ， $u_S = R_S \cdot i_S$

➤ 电压源的极性与相应的电流源的方向关系：

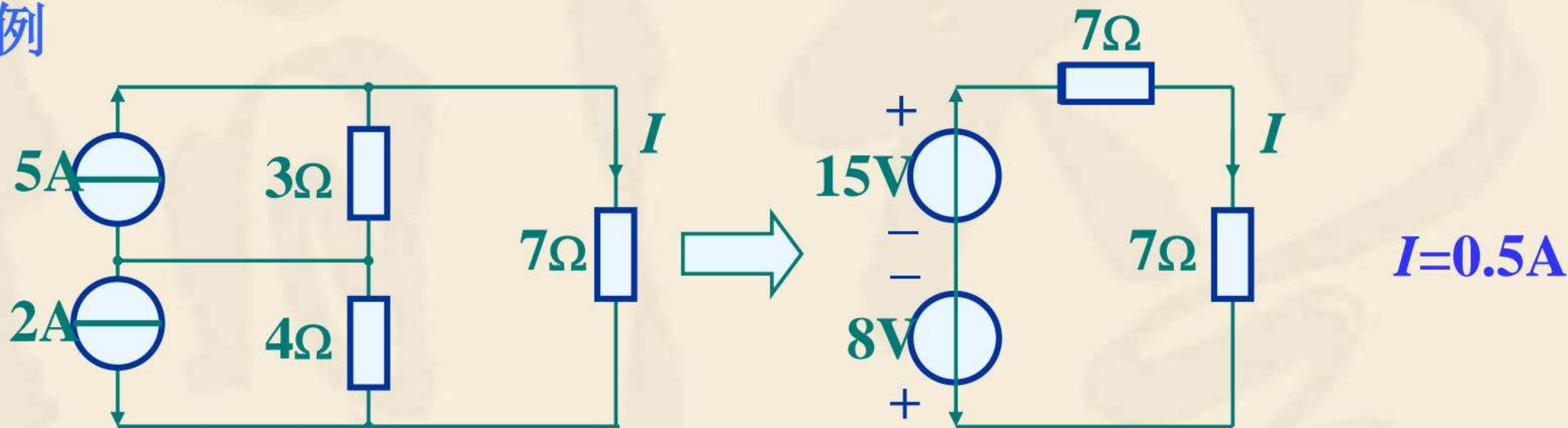
电流源的方向是电压源“-”指向“+”



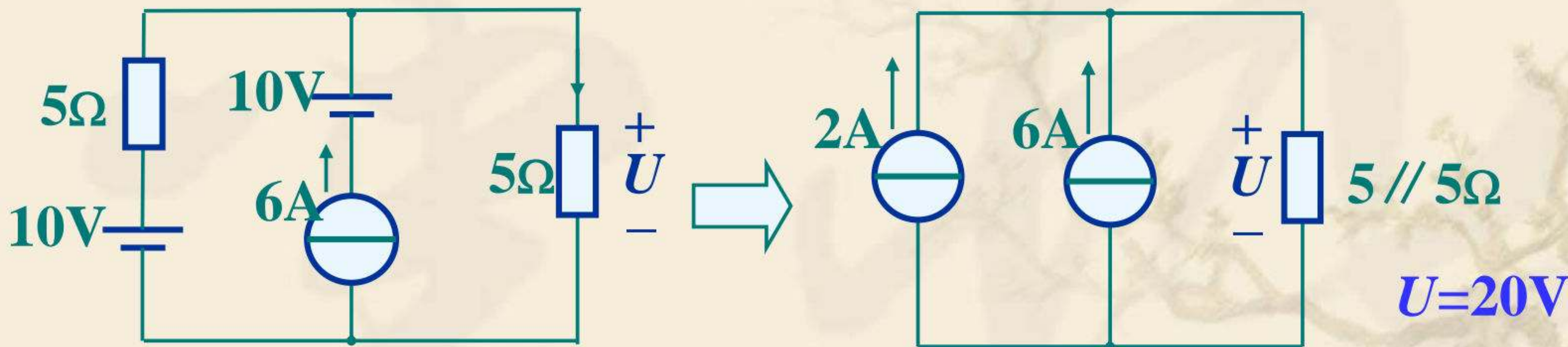
应用

利用电源转换可以简化电路计算。

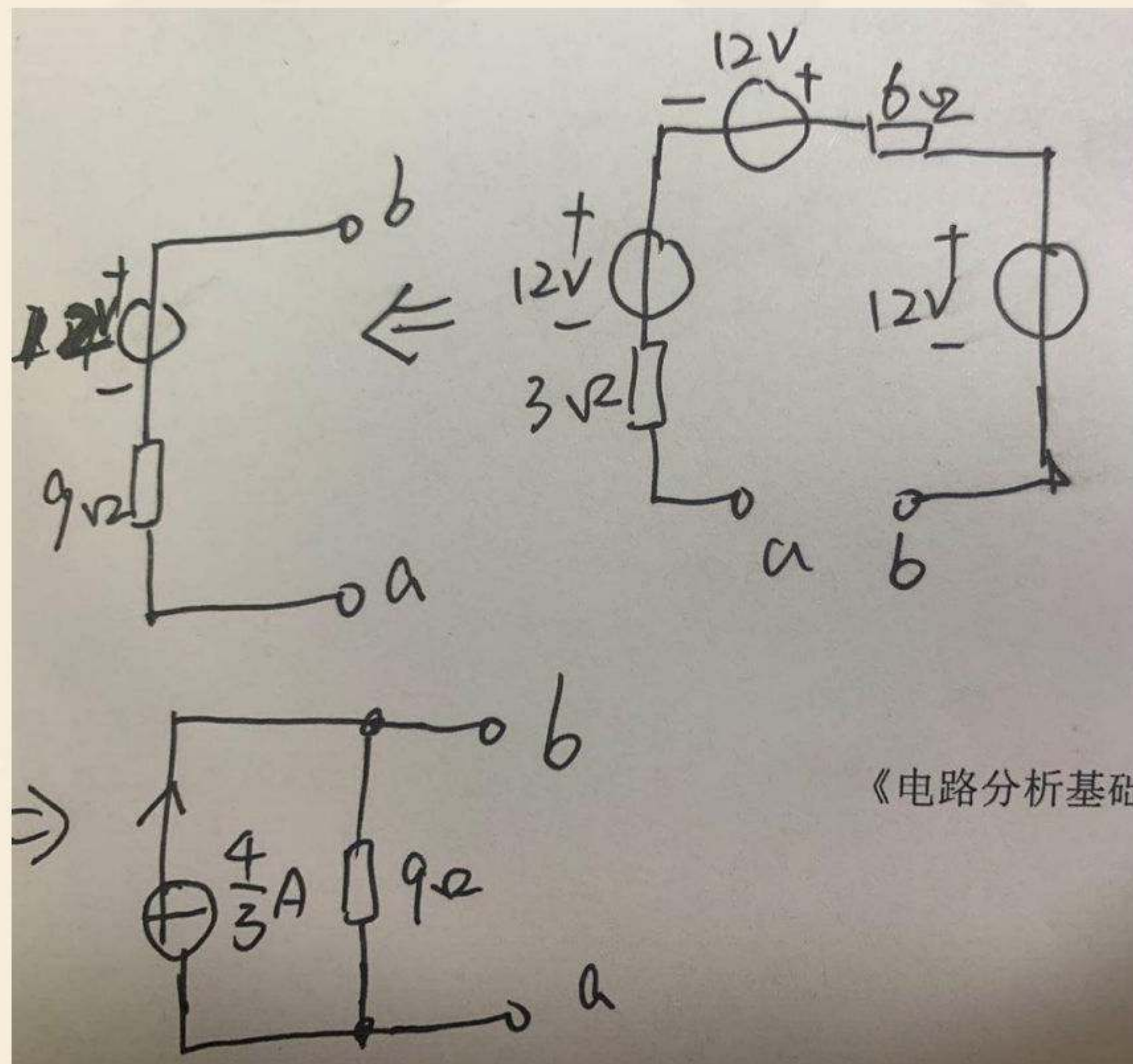
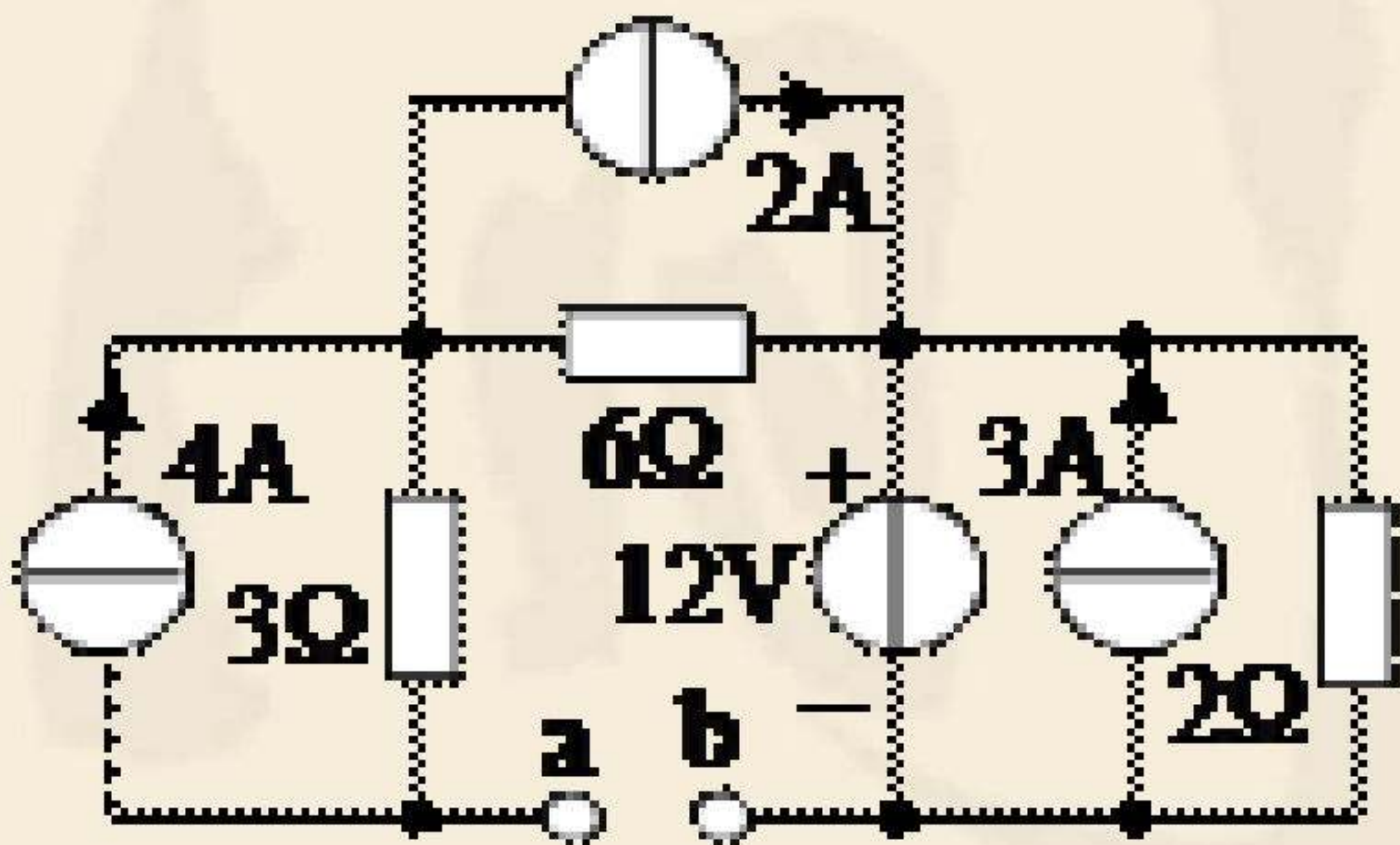
例



例5



用等效变换法将题图所示二端网络化简为实际电流源电路。



《电路分析基础》

4/3A和9Ω电阻并联，电流源方向从a指向b



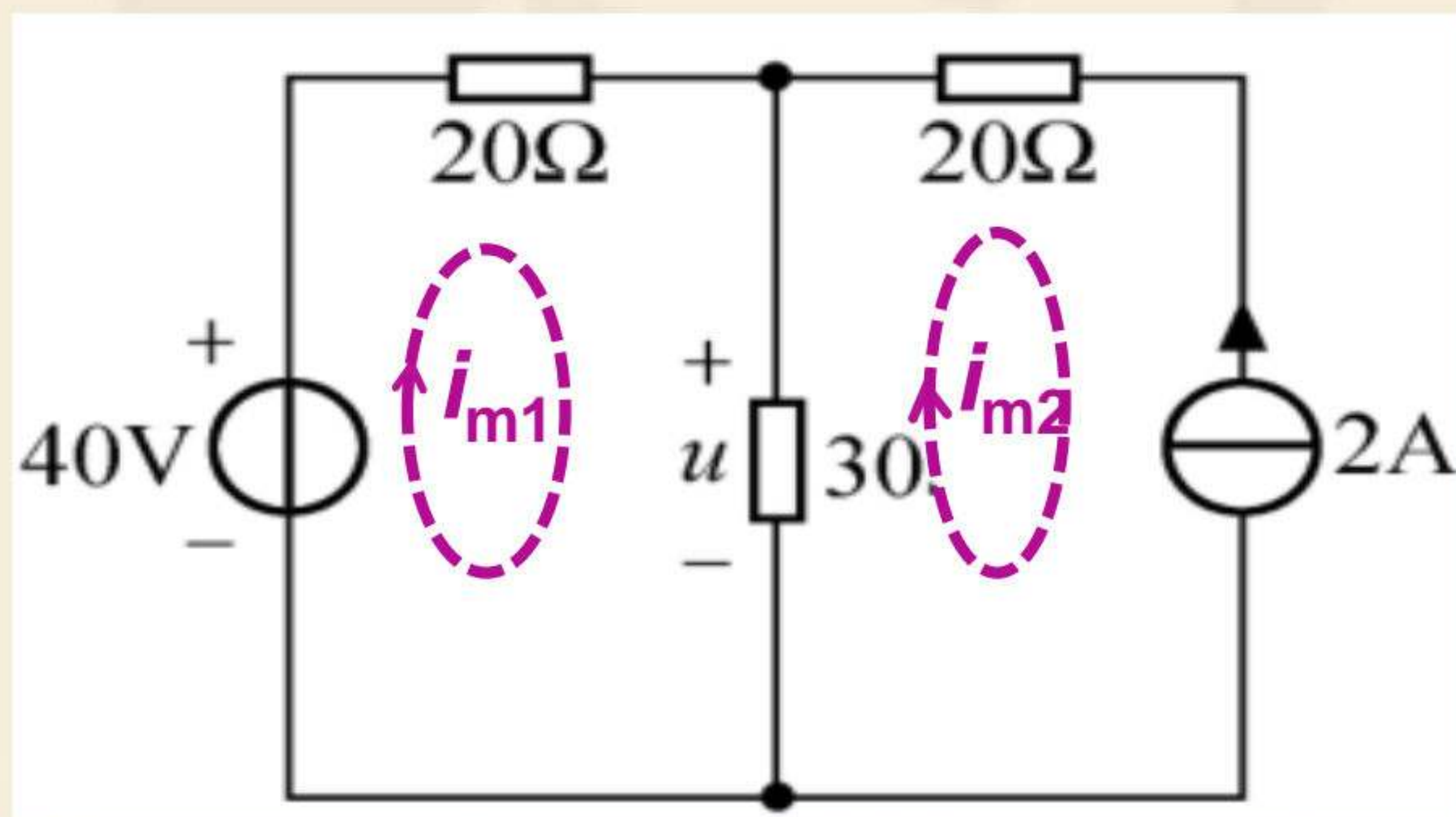
【例1】电路如图所示，试用网孔分析法求电压 u 。

解：设网孔电流 i_{m1} 和 i_{m2}
直接列写网孔方程

$$\begin{cases} (20+30)i_{m1}-30i_{m2}=40 \\ i_{m2}=-2A \end{cases}$$

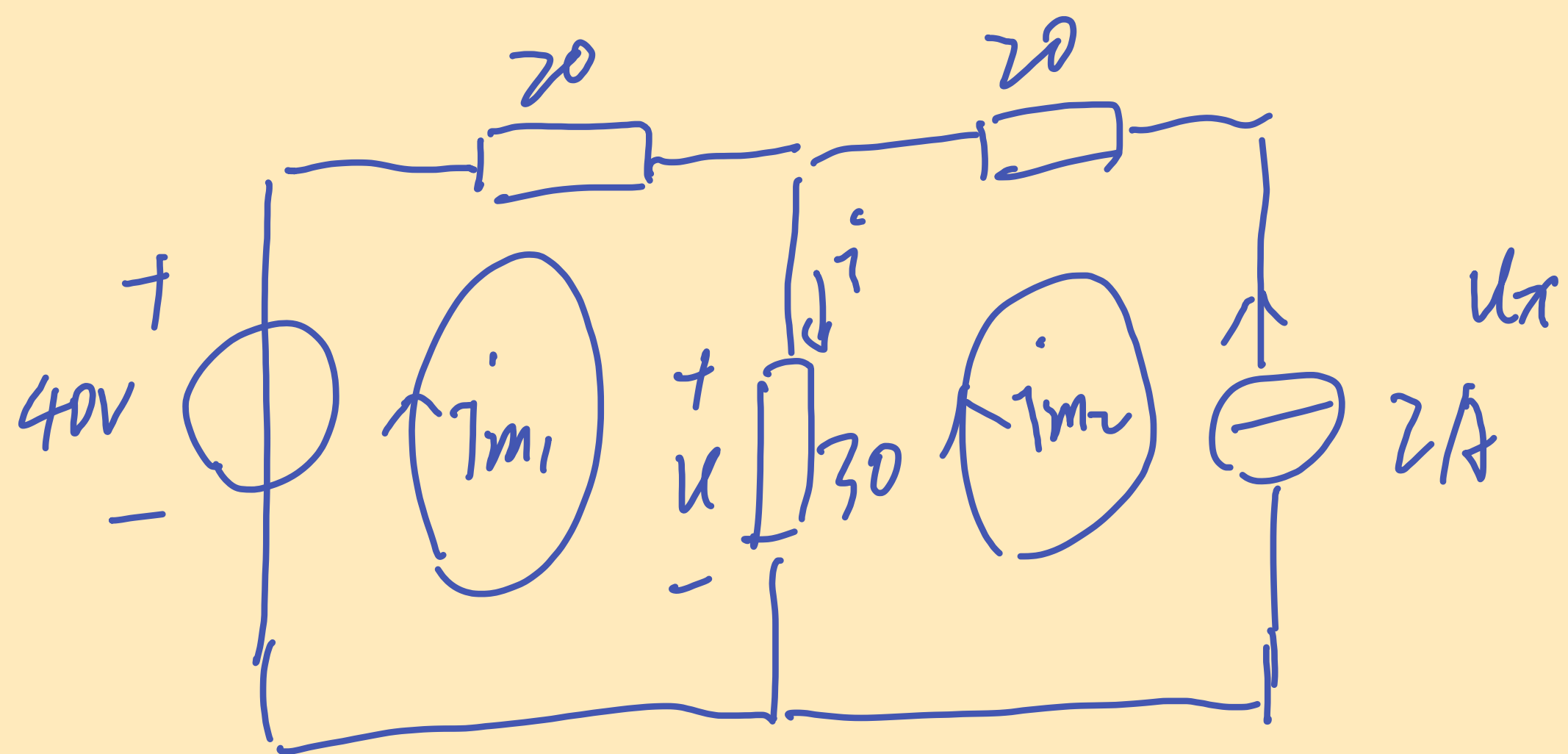
联立解得 $i_{m1}=-0.4A$

则 $u=30(i_{m1}-i_{m2})=30 \times 1.6=48V$



(考试考三个网孔电路，无受控源，
边界有电流源)





$$\begin{cases} 50i_{m1} - 30i_{m2} = 40 \\ i_{m2} = -2A \end{cases}$$

$$\Rightarrow 50i_{m1} - 60 = 40$$

$$50i_{m1} = 100$$

$$i_{m1} = \frac{2}{5} A$$

$$i = i_{m1} - i_{m2} = \frac{8}{5} A$$

$$U = iR = \frac{8}{5} \times 30 = 48 V$$

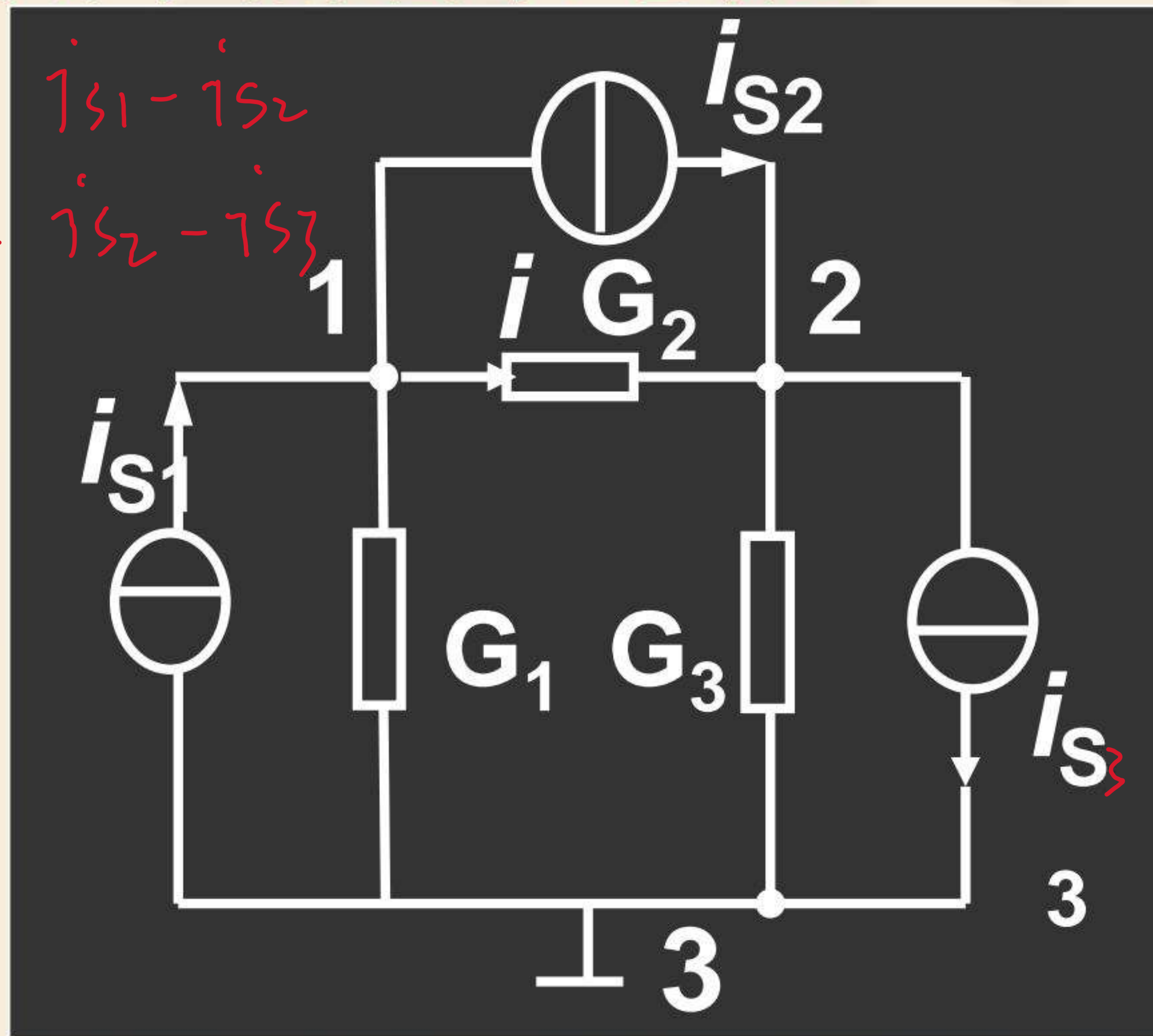
例 $i_{s1}=9A$, $i_{s2}=5A$, $i_{s3}=6A$, $G_1=1S$,
 $G_2=2S$, $G_3=1S$, 用节点法求电流 i

$$(G_1 + G_2) \cdot U_{n1} - G_2 U_{n2} = i_{s1} - i_{s2}$$

$$(G_2 + G_3) U_{n2} - G_2 U_{n1} = i_{s2} - i_{s3}$$

解：1) 选3为参考节点

2) 列节点方程



$$(G_1 + G_2)u_{n1} - G_2 u_{n2} = i_{s1} - i_{s2}$$

$$-G_2 u_{n1} + (G_2 + G_3)u_{n2} = i_{s2} - i_{s3}$$



整理，得

$$3u_{n1} - 2u_{n2} = 4$$

$$-2u_{n1} + 3u_{n2} = -1$$

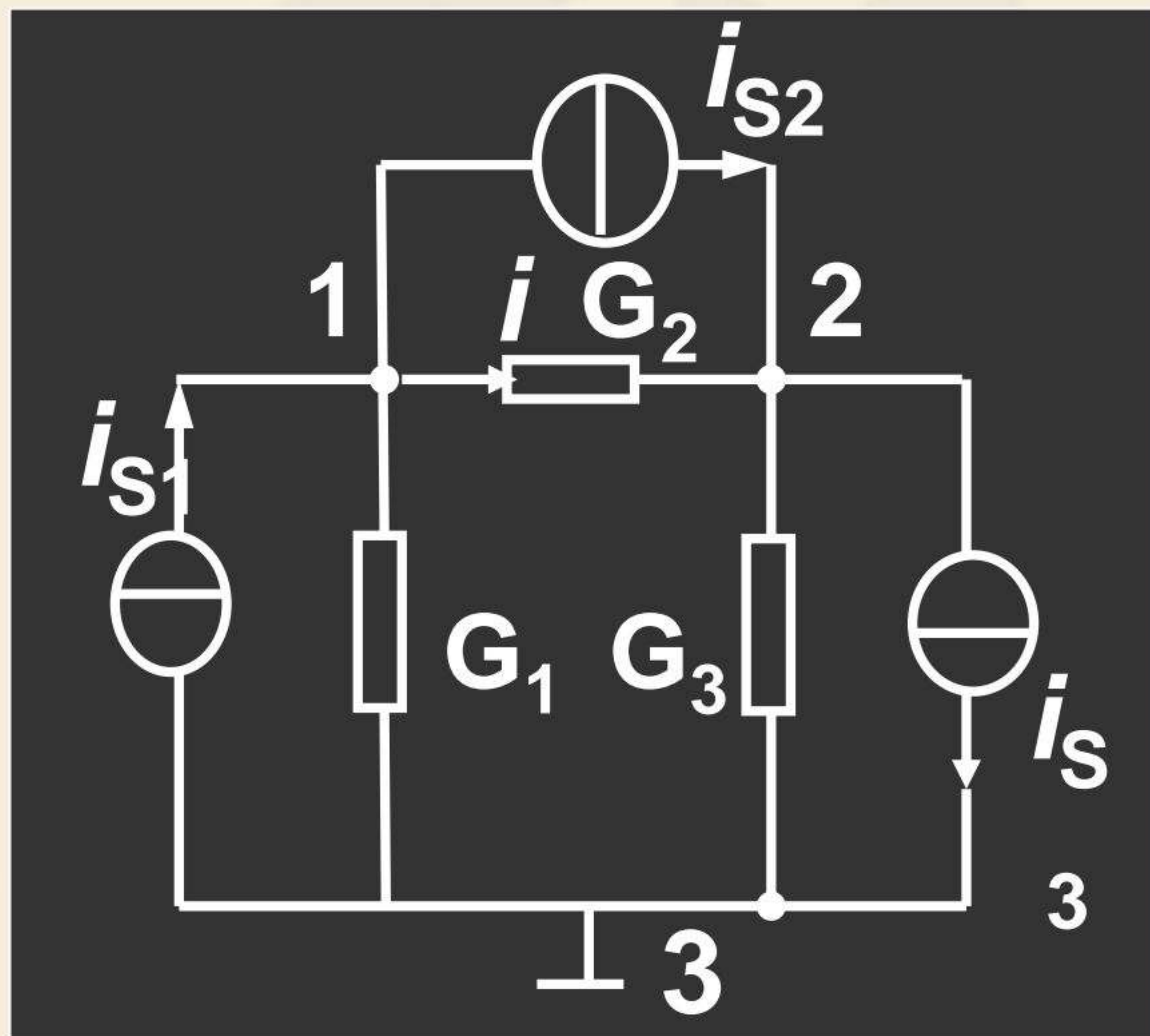
解得

$$u_{n1} = 2V$$

$$u_{n2} = 1V$$

3) 求电流

$$i = G_2(u_{n1} - u_{n2}) = 2 \times (2 - 1) = 2A$$



思考：某支路有电压源和电阻的串联（戴维南模型）



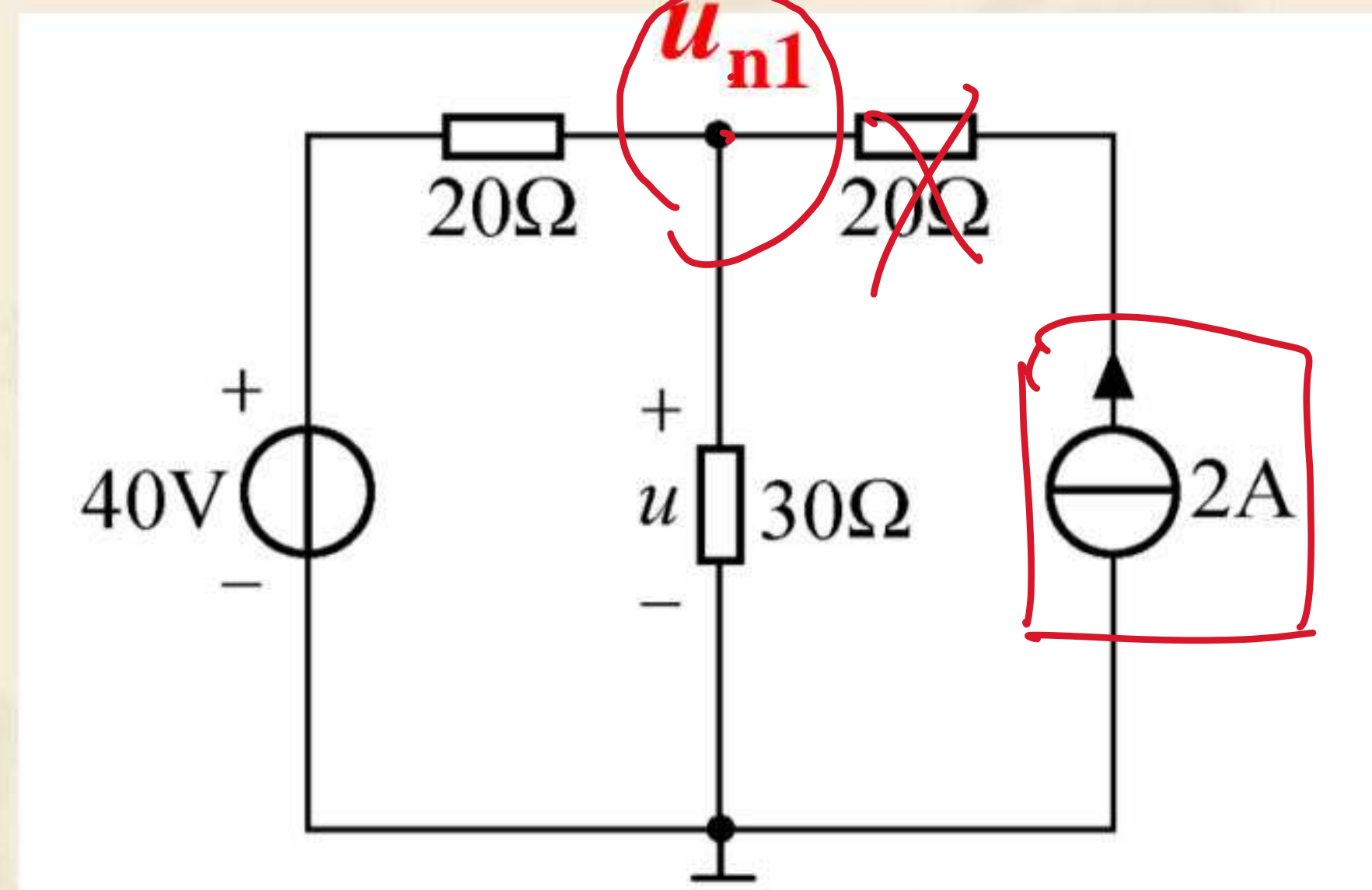
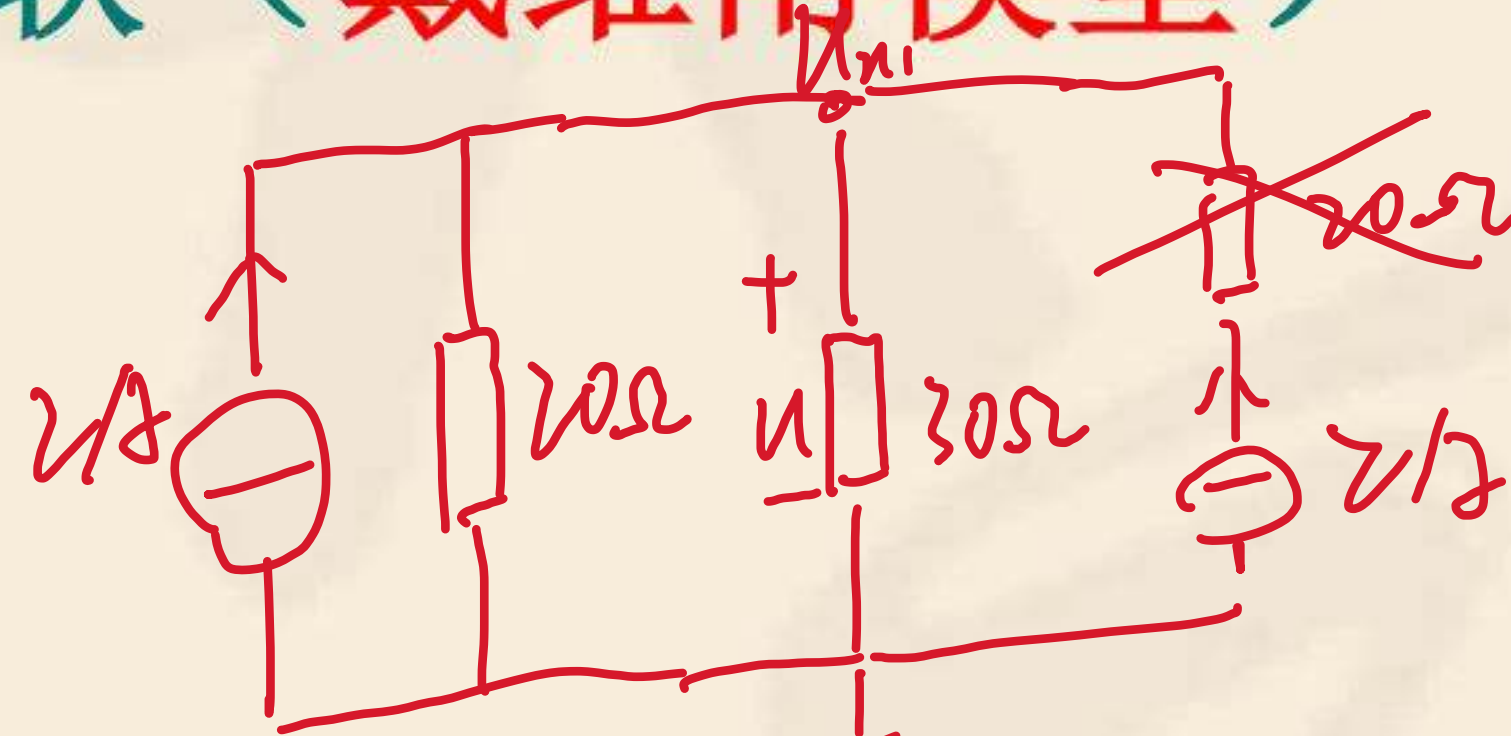
1 支路中电压源与电阻相串联（戴维南模型）

处理方法：

戴维南模型 \rightarrow 诺顿模型

节点法

$$\left(\frac{1}{20} + \frac{1}{30}\right)u_{n1} = \frac{40}{20} + 2$$

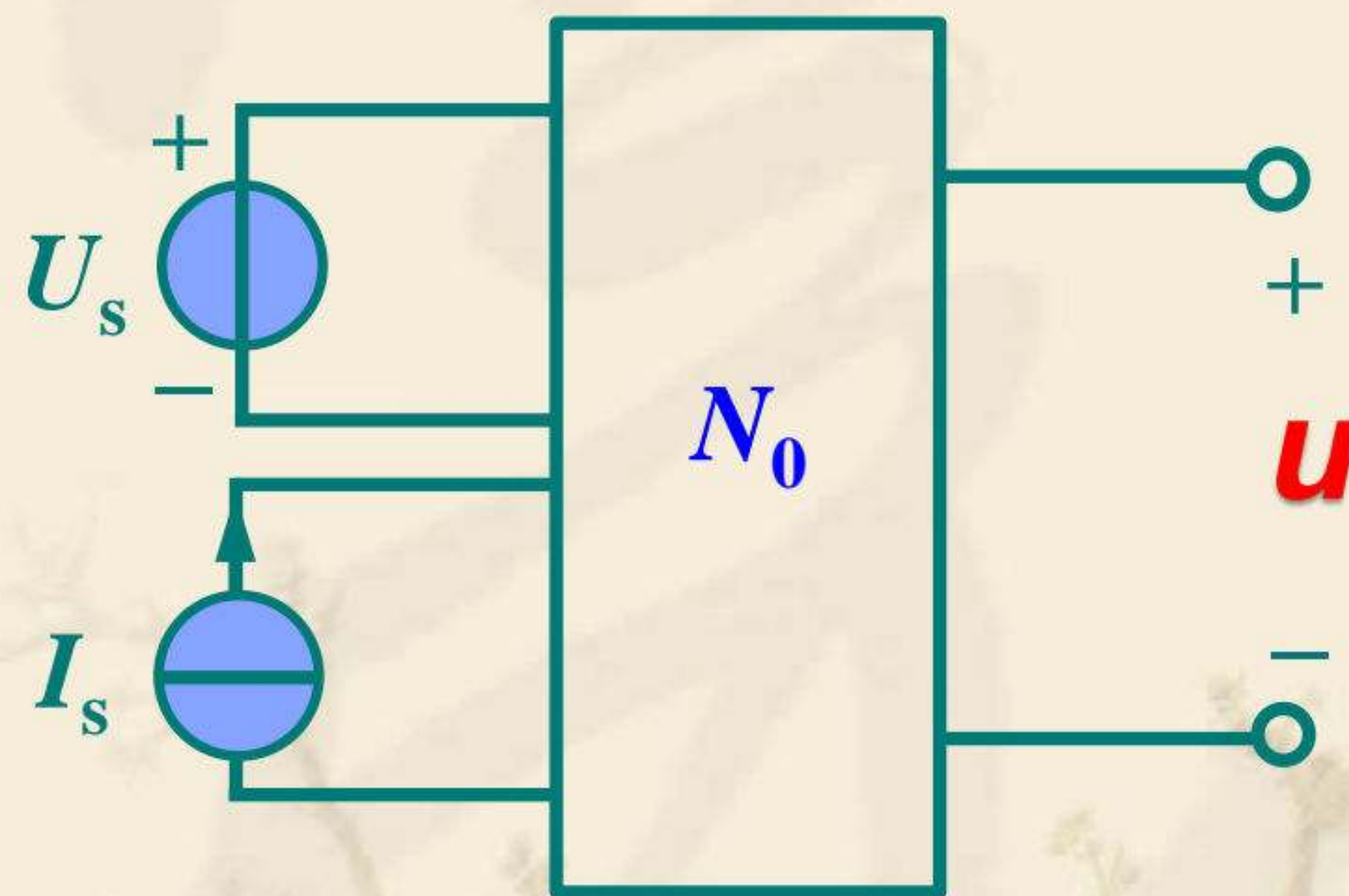


【例】 N_0 为线性无源网络, 当 $U_s=1V$, $I_s=1A$ 时, $u=0$; 当 $U_s=10V$, $I_s=0A$ 时, $u=1V$;
求: 当 $U_s=20V$, $I_s=10A$ 时, $u=?$

解: $u = k_1 U_s + k_2 I_s$

→
$$\begin{cases} k_1 \times 1 + k_2 \times 1 = 0 \\ k_1 \times 10 + k_2 \times 0 = 1 \end{cases}$$

→ $k_1 = 0.1, k_2 = -0.1$

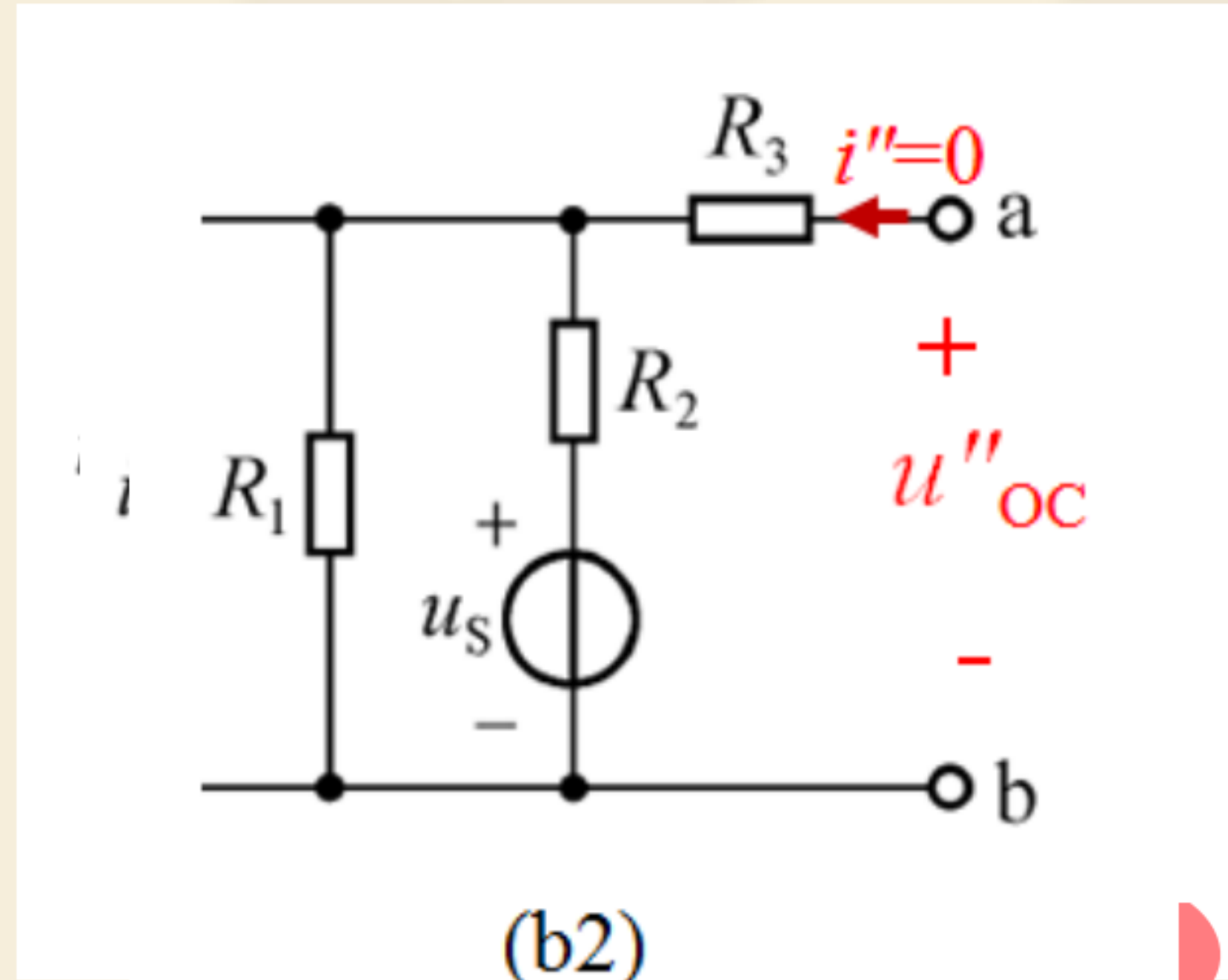
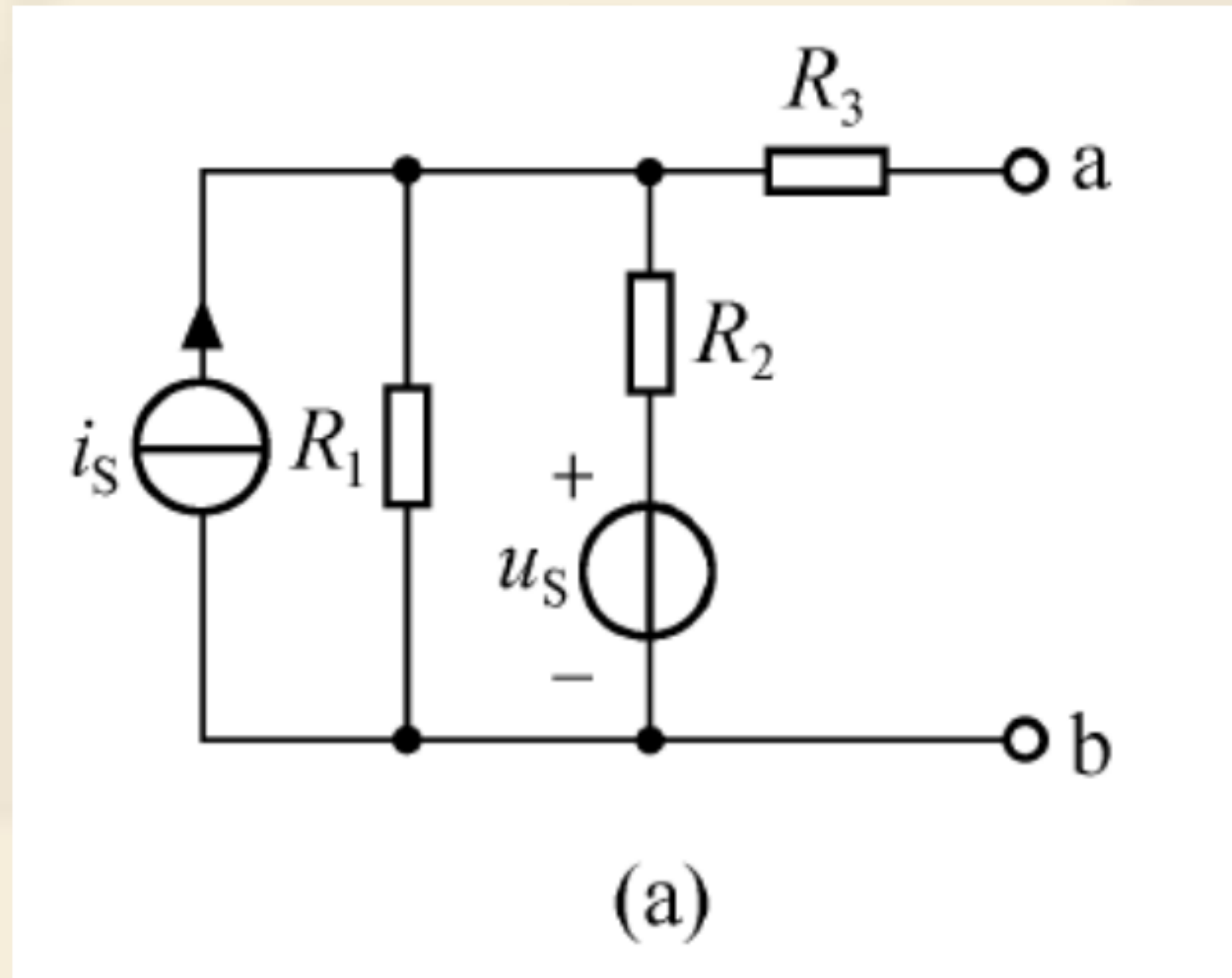


当 $U_s=20V$, $I_s=10A$ 时, **思考: 三个电源怎么做?**

$$u = k_1 \times 20 + k_2 \times 10 = 1V$$



【例1】 试求例1图(a)所示电路a、b端的戴维南等效电路。已知：
 $u_S=12V$, $i_S=4A$, $R_1=6\Omega$, $R_2=3\Omega$, $R_3=6\Omega$ 。



解: (1) 求开路电压 u_{OC} 。

电流源单独作用

$$u'_{OC} = \frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2} i_S = 8V$$

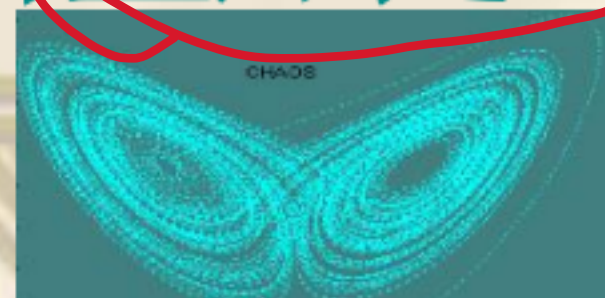
电压源单独作用

$$u''_{OC} = \frac{R_1}{R_1 + R_2} u_S = 8V$$

根据叠加定理

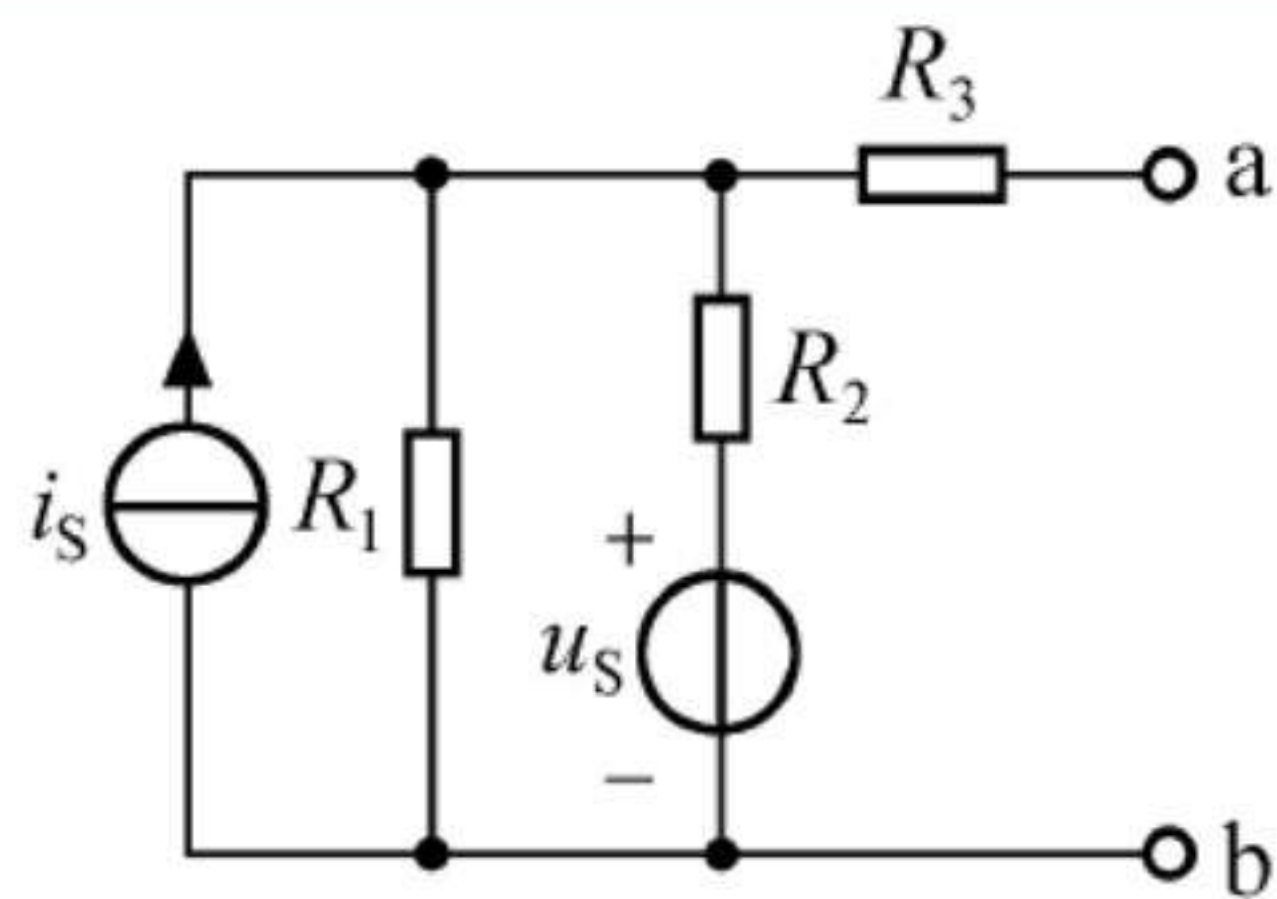
$$u_{OC} = u'_{OC} + u''_{OC} = 8 + 8 = 16V$$

求解

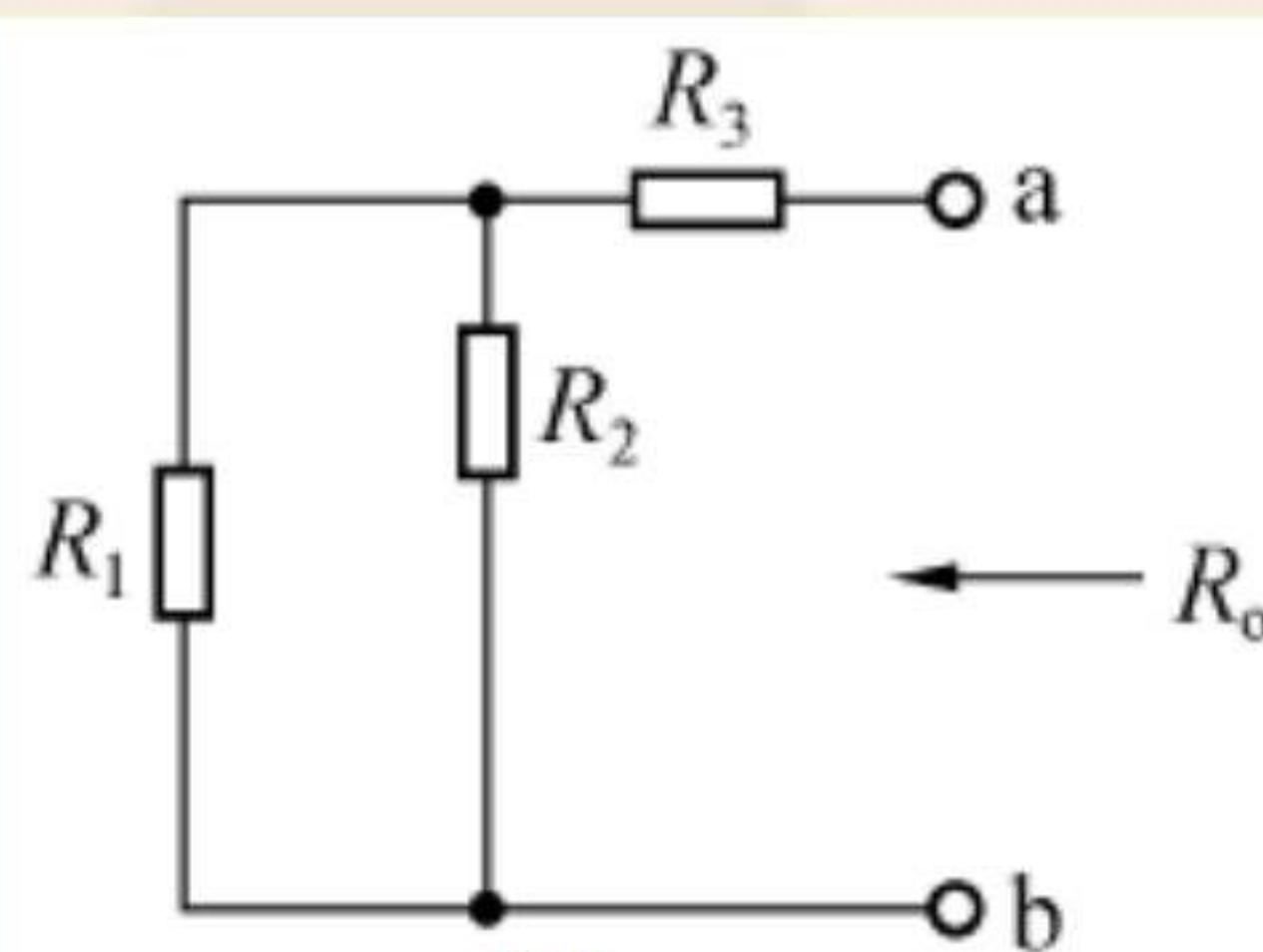


【例1】试求例1图(a)所示电路a、b端的戴维南等效电路。已知：

$$u_S=12\text{V}, i_S=4\text{A}, R_1=6\Omega, R_2=3\Omega, R_3=6\Omega。$$



(a)



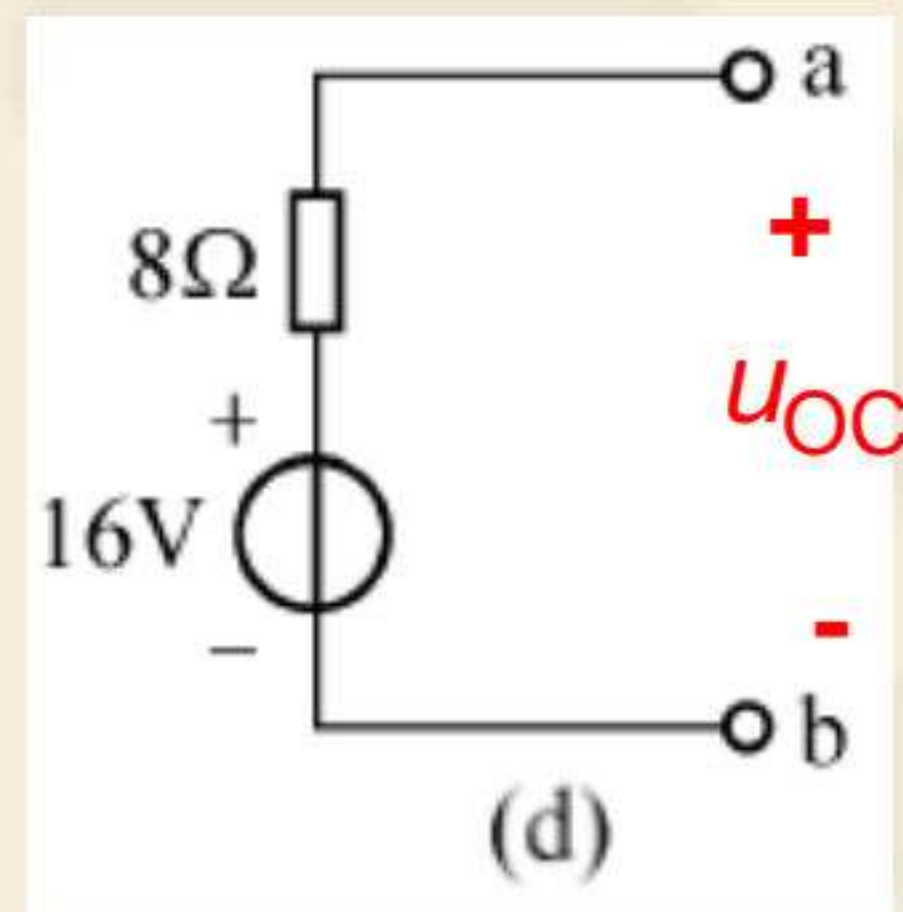
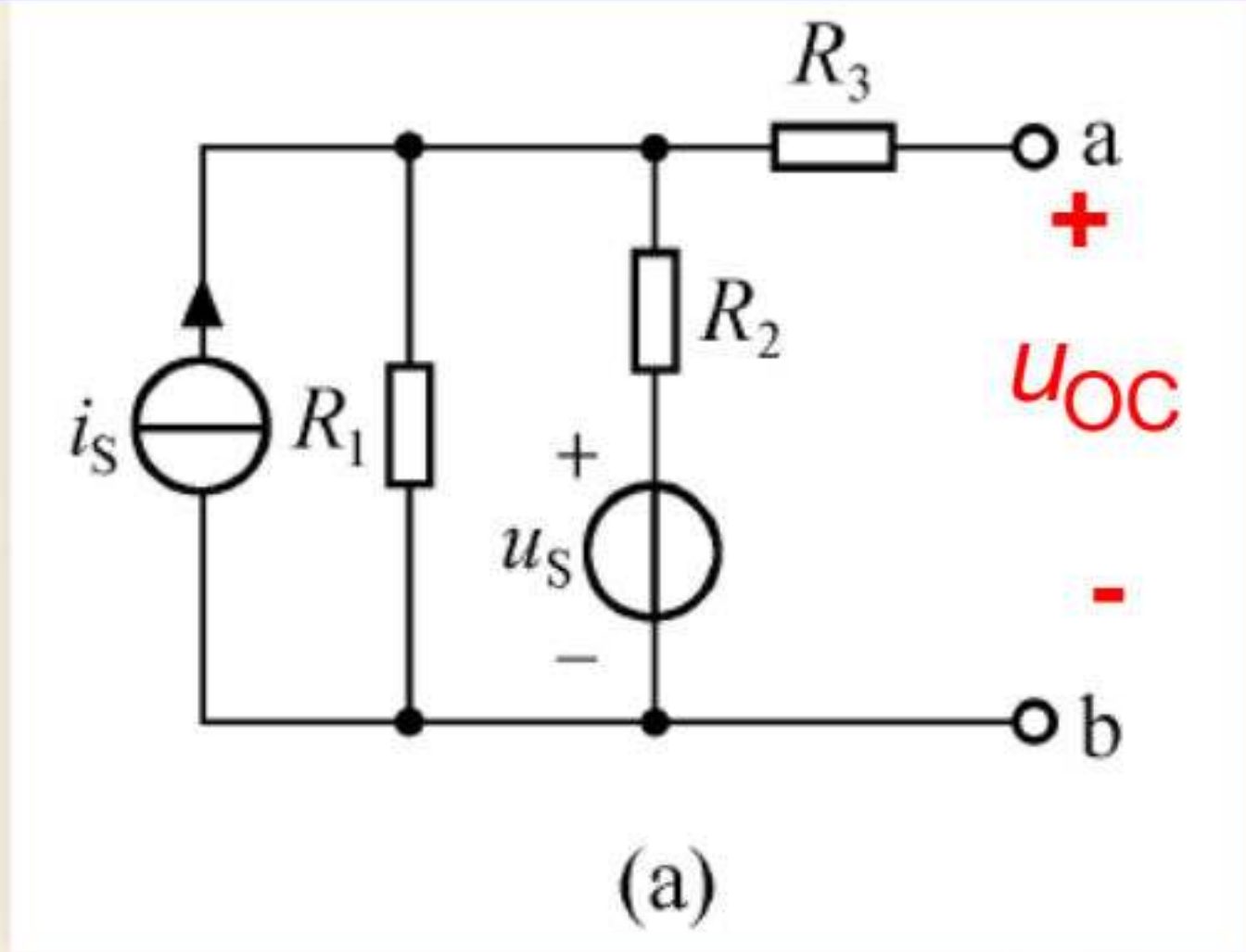
(c)

(2) 求等效电阻 R_0 。

$$R_0 = R_3 + \frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2} = 6 + \frac{6 \times 3}{6 + 3} = 8\Omega$$



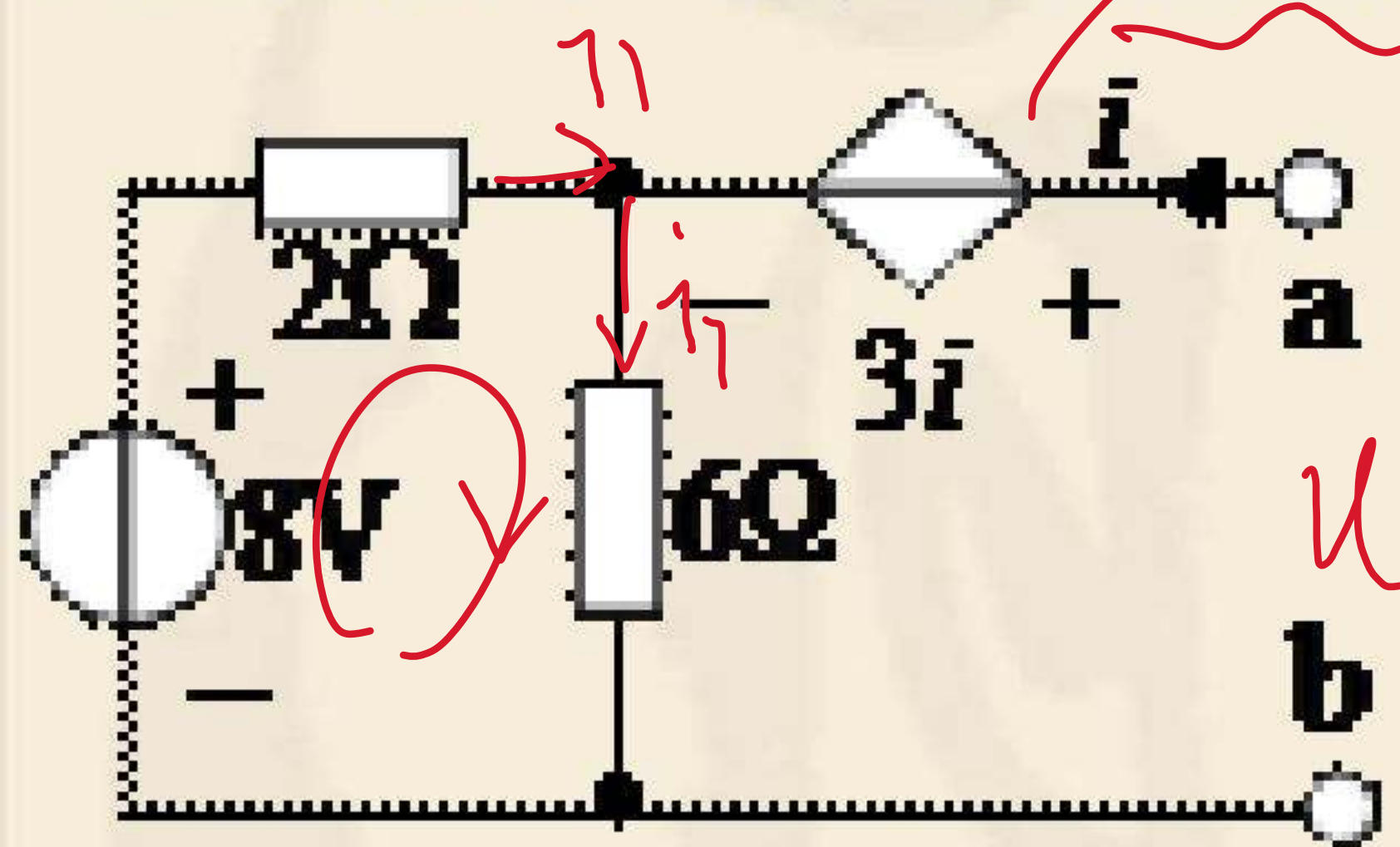
【例1】 试求例1图(a)所示电路a、b端的戴维南等效电路。已知：
 $u_S=12V$ ， $i_S=4A$ ， $R_1=6\Omega$ ， $R_2=3\Omega$ ， $R_3=6\Omega$ 。



(3) 画出所求戴维南等效电路。



求题图所示电路的戴维南等效电路。



加电压源 i

$$2 \parallel 6 = \frac{2 \times 6}{2 + 6} = \frac{3}{2} \Omega$$

$$-8 + 8i_1 = 0$$

$$i_1 = 1A$$

$$-8 + 2i_1 - 3i + U_{ab} = 0$$

$$i = 0$$

$$U_{ab} = -6V$$

6V电压源和4.5Ω电阻串联

2、求题图6所示电路

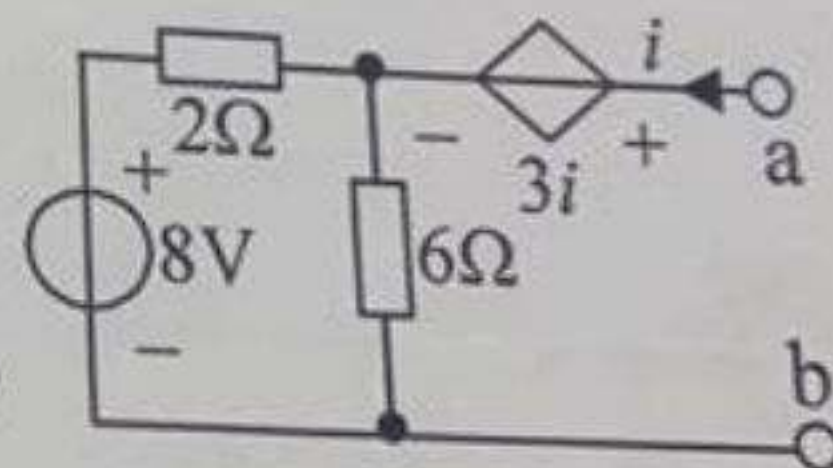
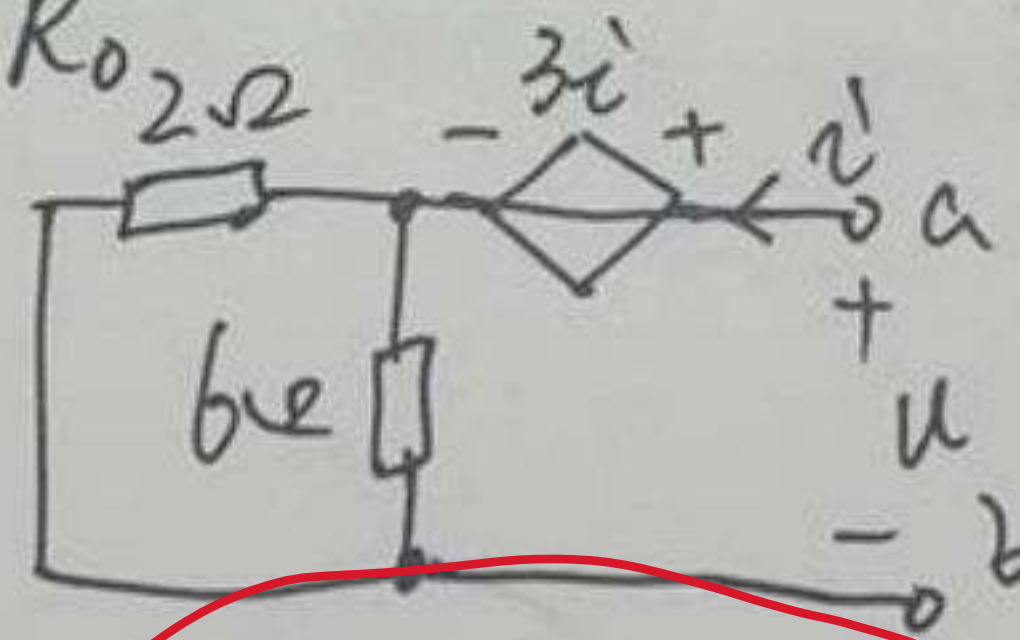
1) 求 U_{OC}

$$i = 0$$

$$3i = 0$$

$$U_{OC} = 8 \times \frac{6}{6+2} = 6V$$

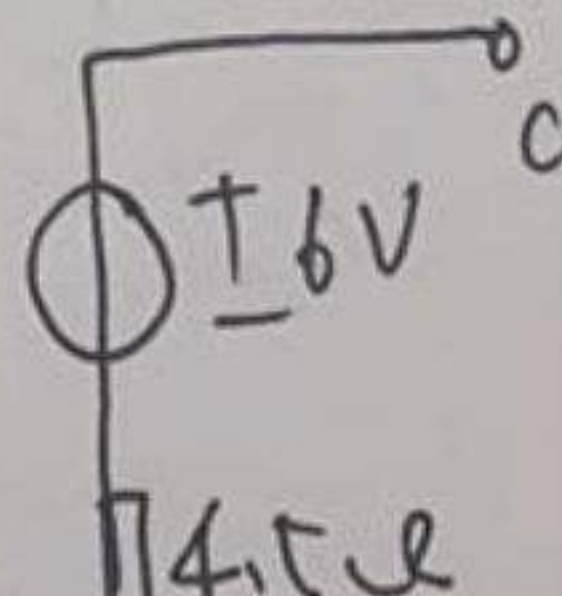
(2) 求 R_0



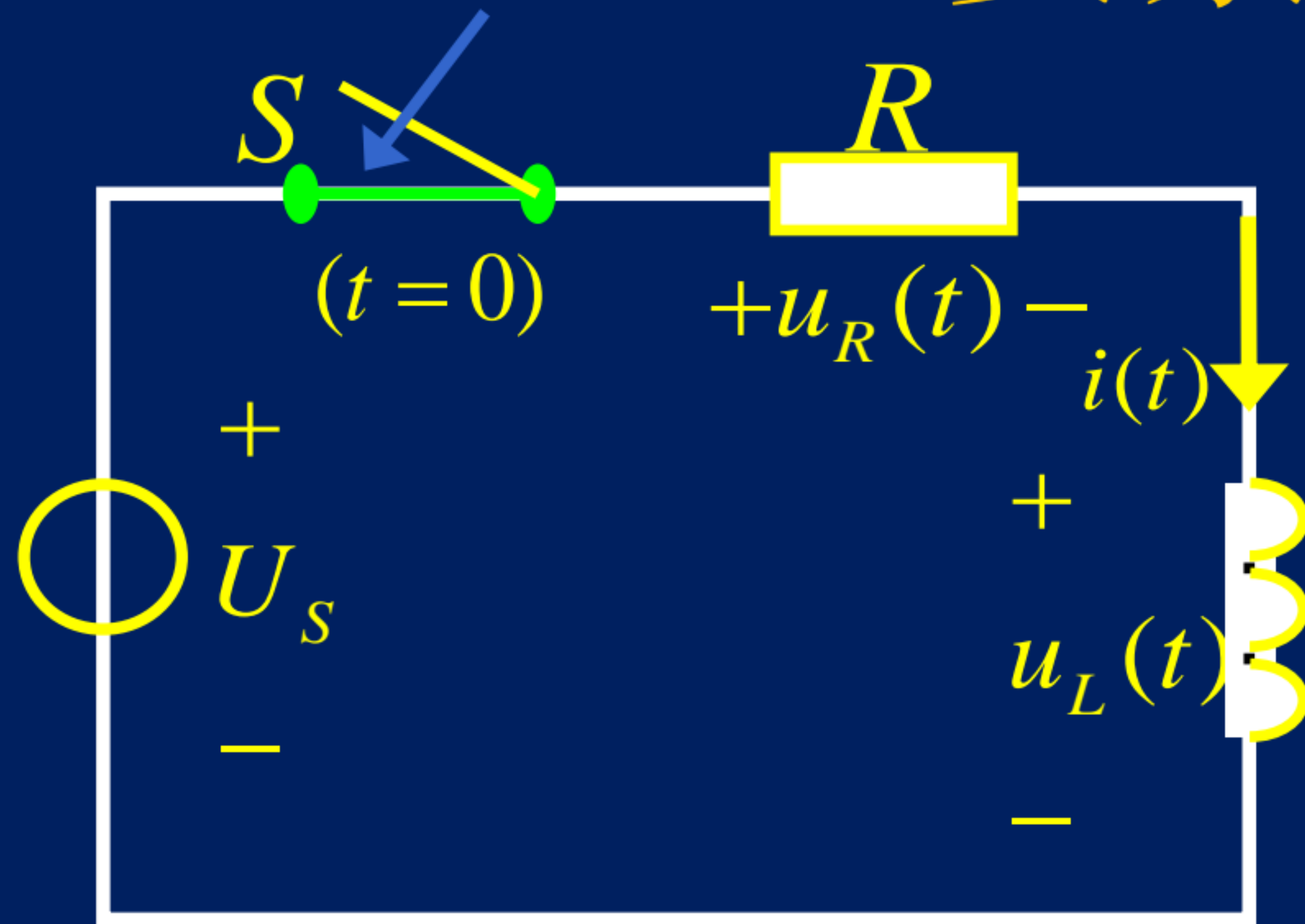
题图6

$$U = 3i + (6 \parallel 2)i$$

$$\Rightarrow R_0 = \frac{U}{i} = 4.5 \Omega$$



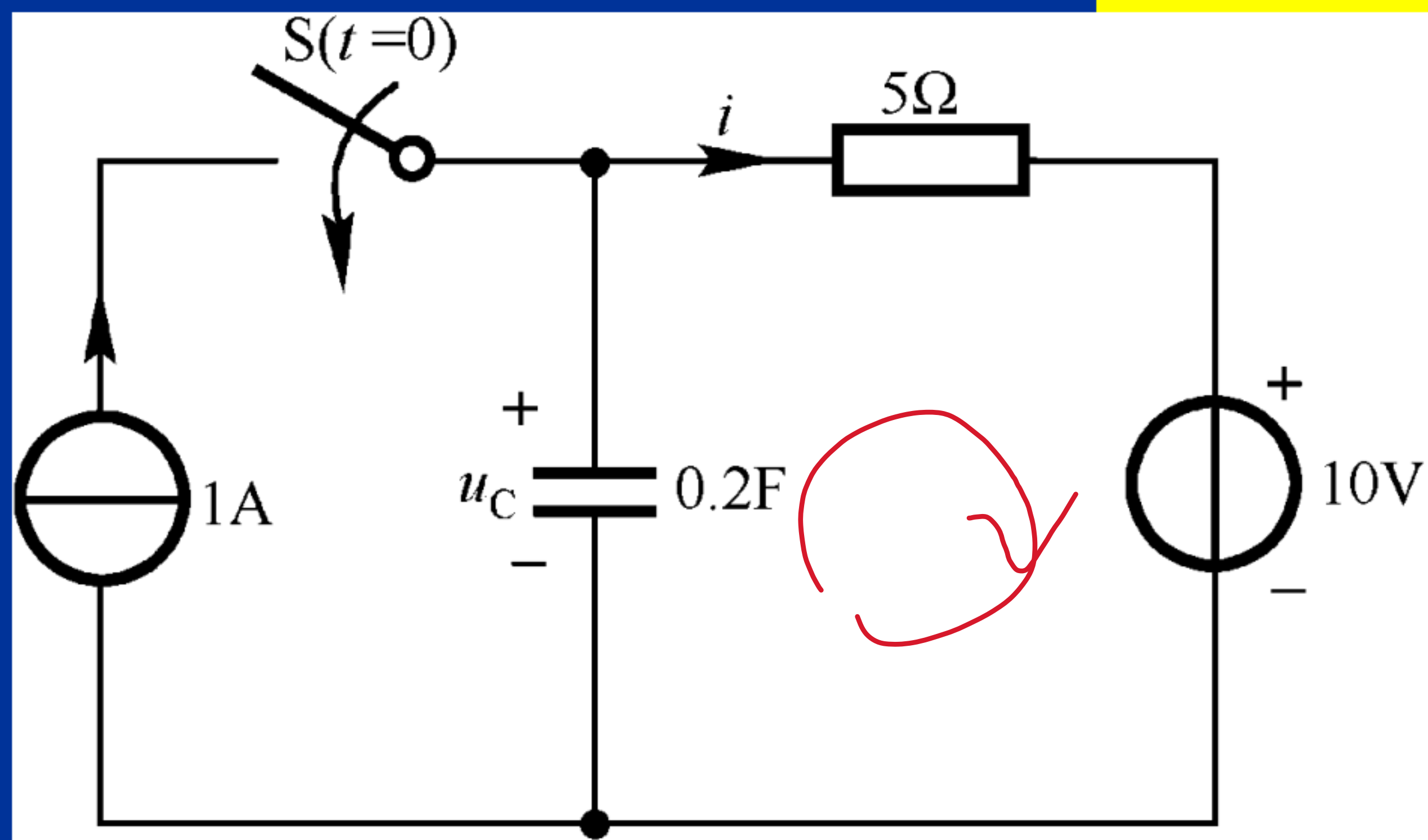
三要素



会做左图的响应

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

【例】 如图所示电路在 $t=0$ 时闭合，求 $t>0$ 时的 u_C 及 i 。（期末考电感电路）



解

初始值

$$u_C(0_+) = u_C(0_-) = 10(\text{V})$$

稳态值

$$u_C(\infty) = 5 \times 1 + 10 = 15 (\text{V})$$

时间常数 $\tau = 0.2 \times 5 = 1(\text{s})$

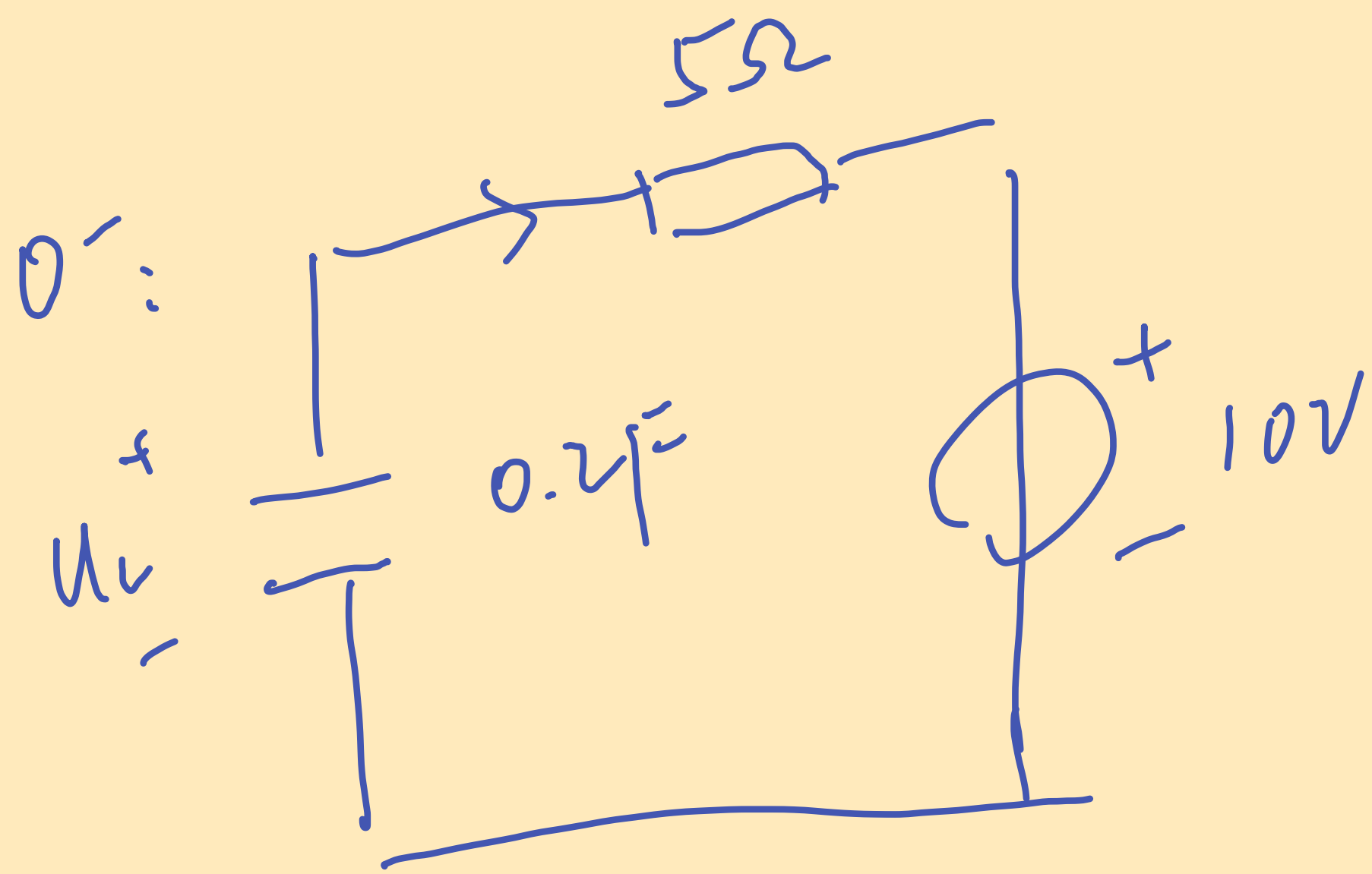
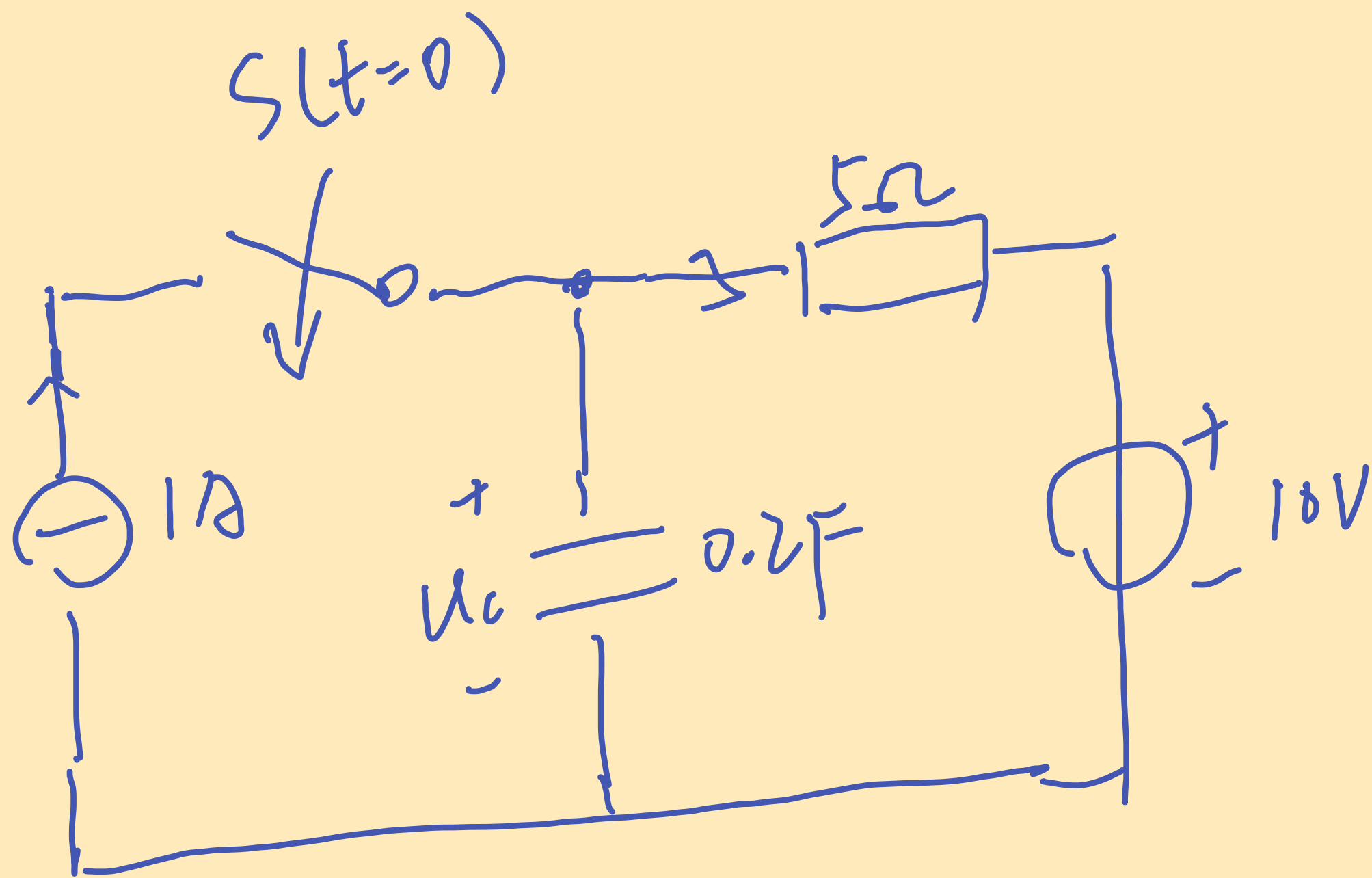
利用三要素法公式得

$$u_C(t) = u_C(\infty) + [u_C(0_+) - u_C(\infty)]e^{-\frac{t}{\tau}} = 15 - 5e^{-t} (\text{V})$$

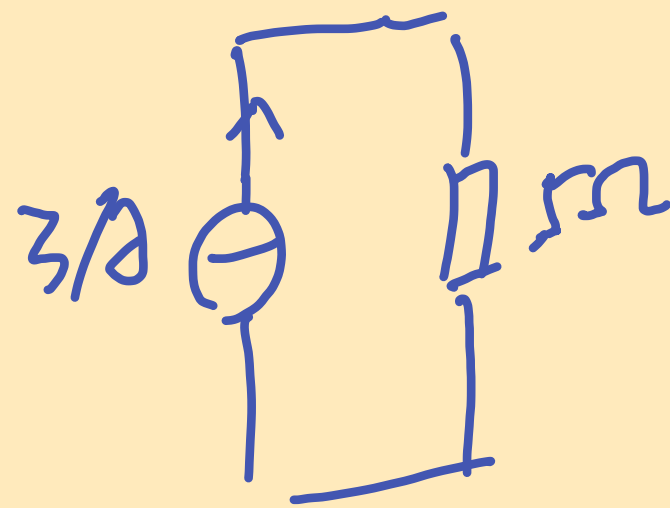
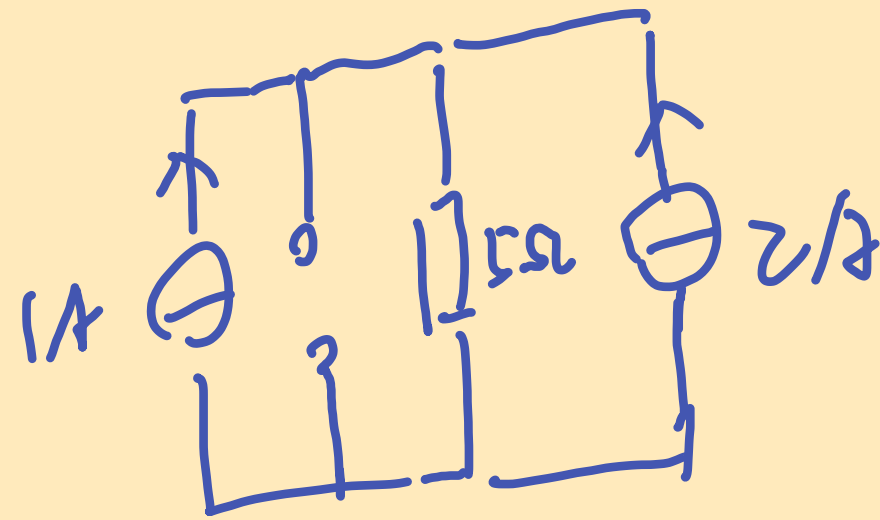
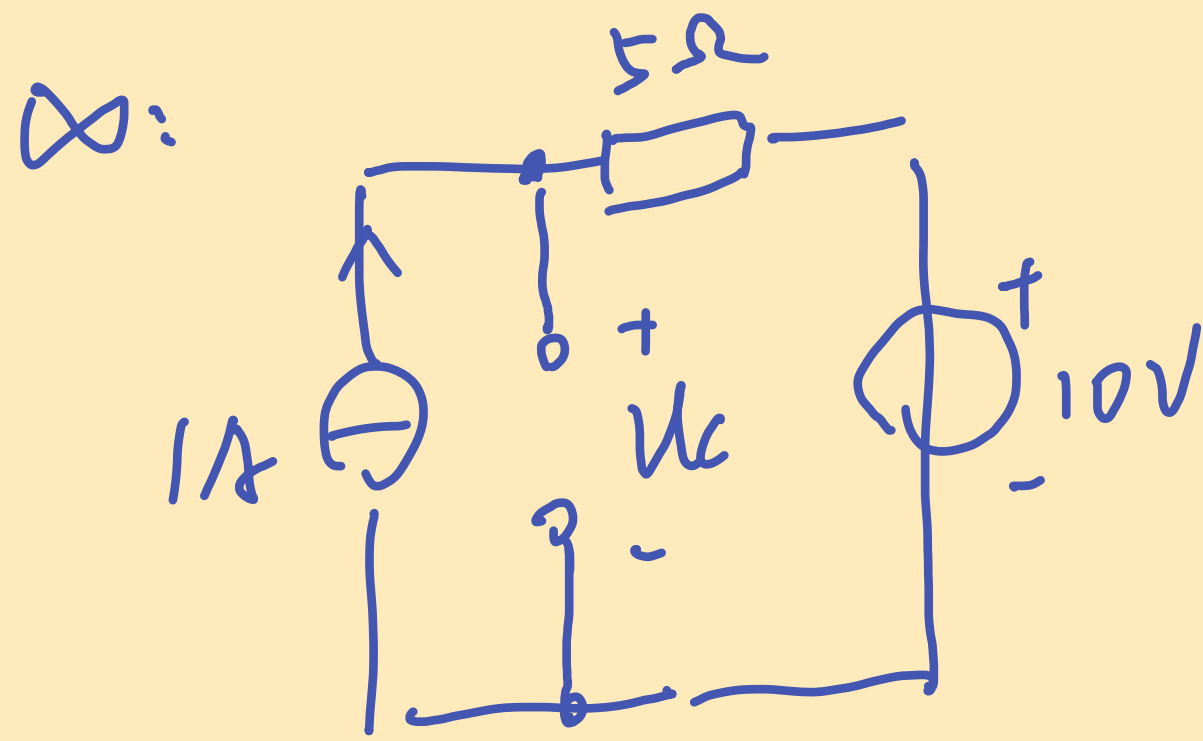
$$i(t) = \frac{u_C - 10}{5} = 1 - e^{-t} (\text{A})$$

$5i + 10 - u_C(t) = 0$

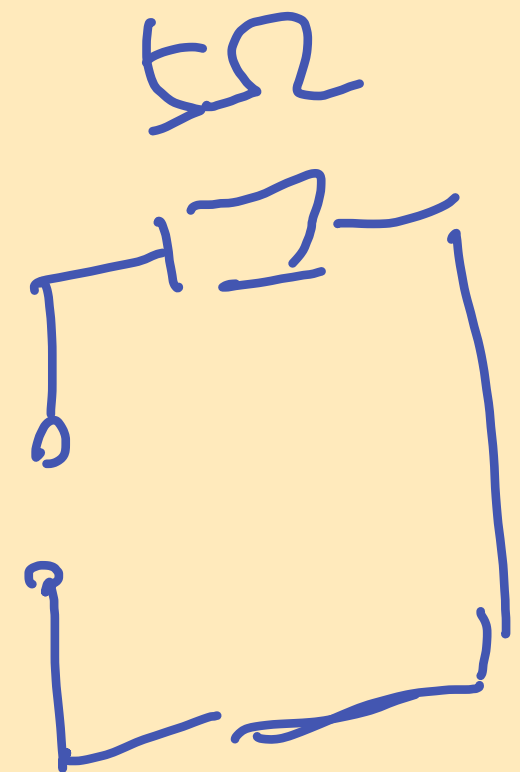




$$U_C(0^+) = U_C(0^-) = 10V.$$



$$U_C(\infty) = 15V.$$



$$\tau = RC = 1s$$

$$\begin{aligned}
 U_C(t) &= U_C(\infty) + [U_C(0^+) - U_C(\infty)] e^{-\frac{t}{\tau}} \\
 &= 15 + (10 - 15) e^{-t} \\
 &= 15 - 5e^{-t} \text{ V.}
 \end{aligned}$$

有效值相量和振幅相量

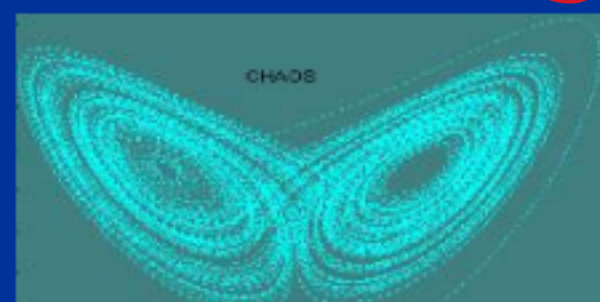
$$u(t) = U_m \cos(\omega t + \varphi_u) = \sqrt{2}U \cos(\omega t + \varphi_u)$$

$$\leftrightarrow \dot{U} = U \angle \varphi_u$$

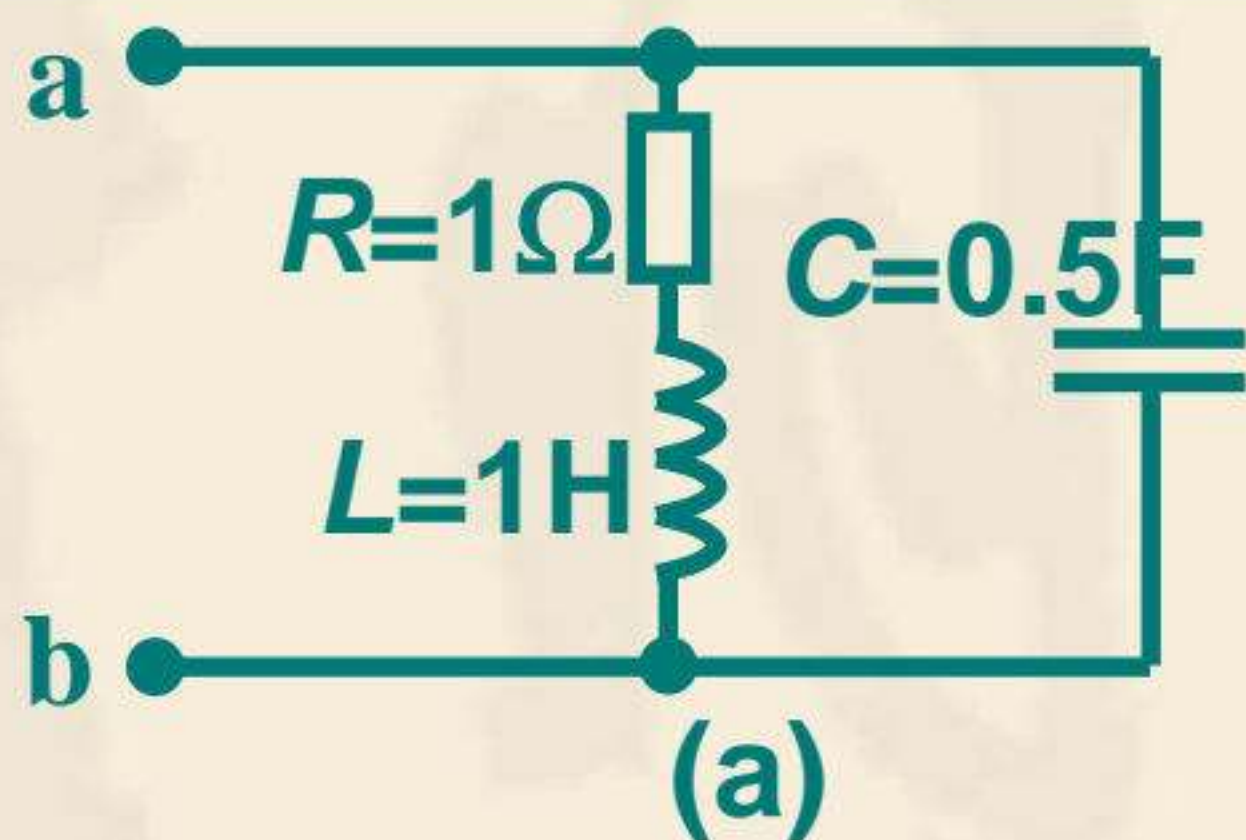
$$i(t) = I_m \cos(\omega t + \varphi_i) = \sqrt{2}I \cos(\omega t + \varphi_i)$$

$$\leftrightarrow \dot{I} = I \angle \varphi_i$$

显然，有 $\dot{U}_m = \sqrt{2}\dot{U}$, $\dot{I}_m = \sqrt{2}\dot{I}$



【例】求图(a)网络在 $\omega=1\text{rad/s}$ 和 $\omega=2\text{rad/s}$ 时的等效阻抗和等效电路。



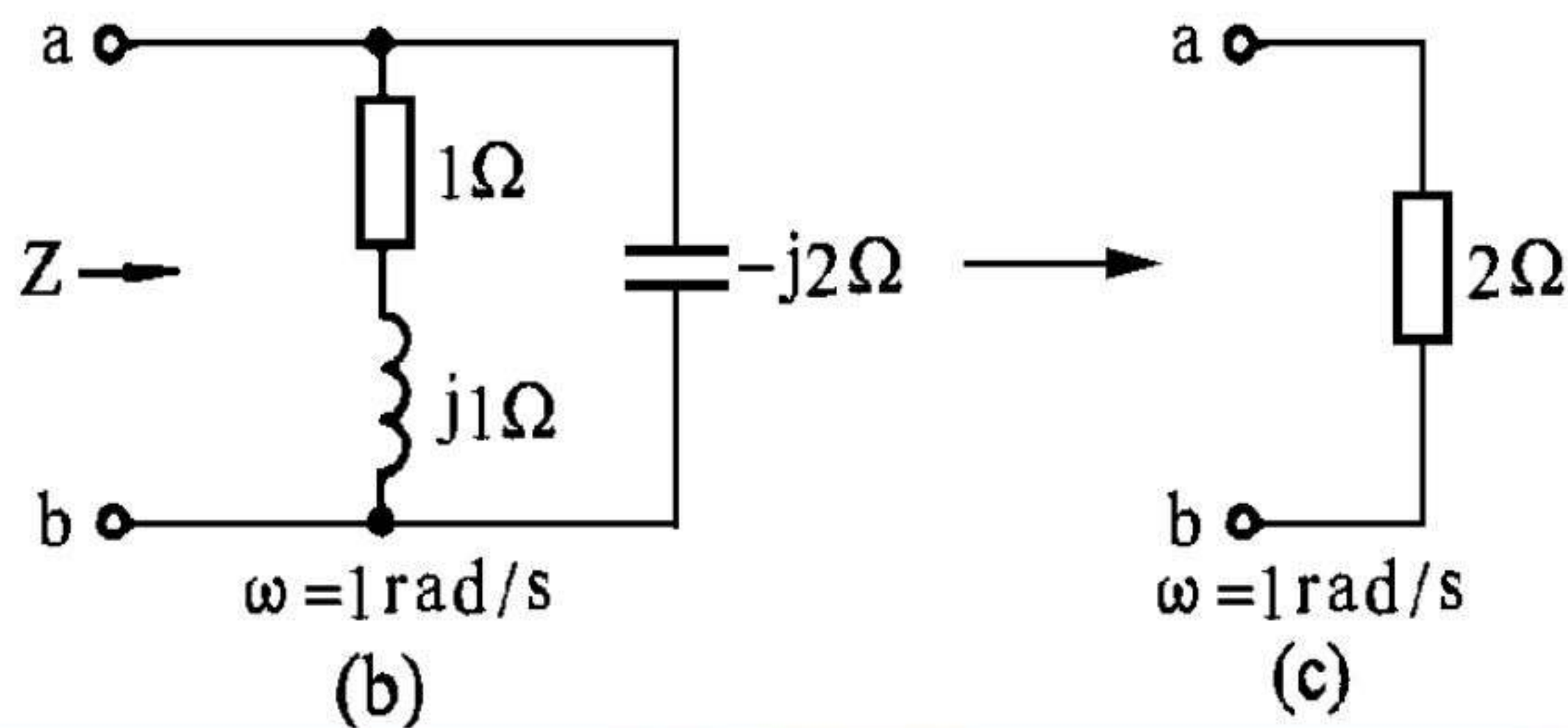
$$Z_L = j\omega L$$

$$Z_C = \frac{1}{j\omega C}$$

$$Z = (R + Z_L) \parallel Z_C$$

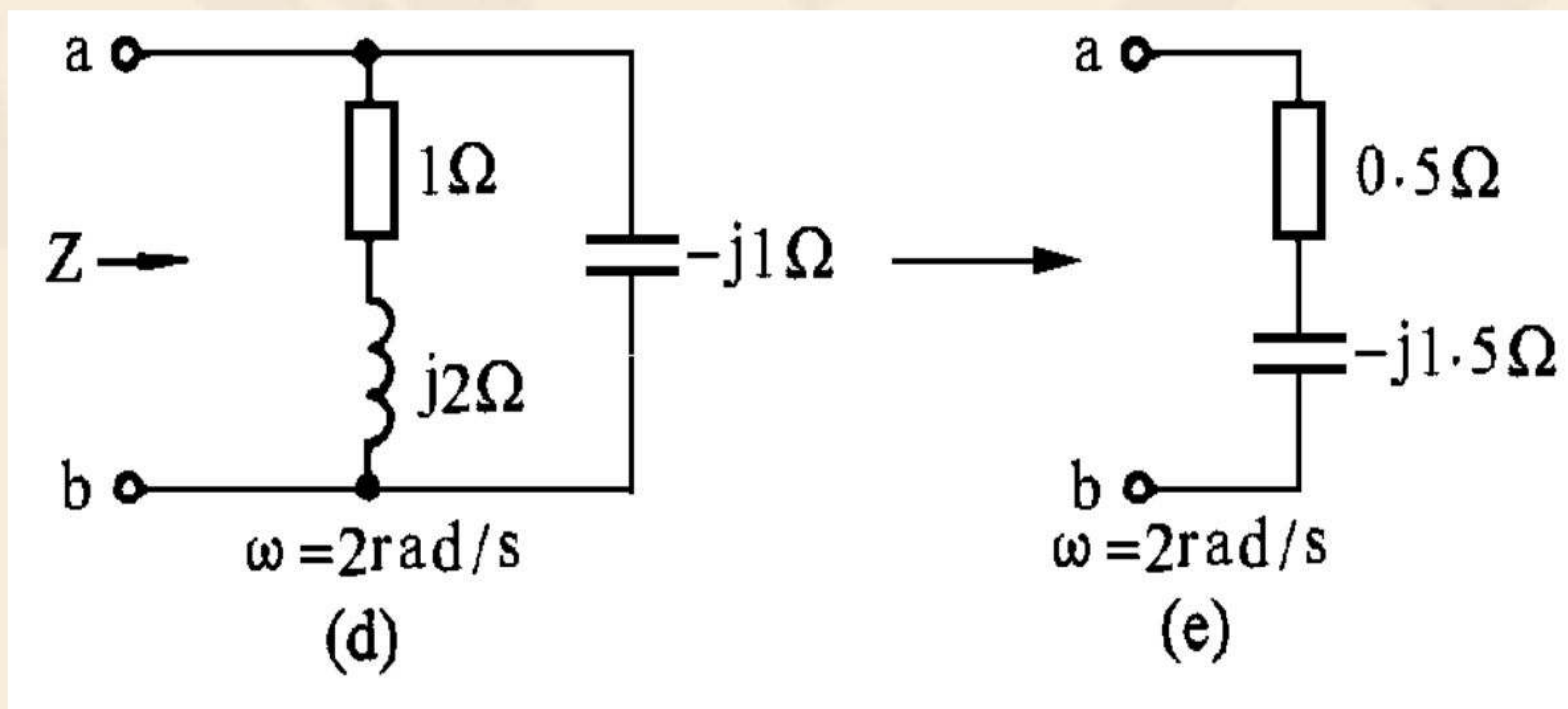
解: $\omega = 1\text{rad/s}$

$$Z(j1) = \frac{(1 + j1)(-j2)}{1 + j1 - j2} = \frac{2 - j2}{1 - j} = 2\Omega$$



同理， $\omega=2\text{rad/s}$ 时

$$Z(j2) = \frac{(1 + j2)(-j1)}{1 + j2 - j1} = 0.5 - j1.5 \Omega$$



相应的时域等效电路为一个 **0.5Ω** 的电阻与 **$1/3\text{F}$** 电容的串联。



8-20 (2) 已知关联参考方向下的无源二端网络的端口电压 $u(t)$ 和电流 $i(t)$ 分别为 $u(t) = 10 \cos(100t + 70^\circ) \text{V}$ 和 $i(t) = 2 \cos(100t + 40^\circ) \text{A}$ ，试求各种情况下的 P 、 Q 和 S 。

解：先将各量写成相量极坐标形式： N_s $\begin{matrix} + \\ - \end{matrix} u$ $P = UI \cos \theta_z$

$$\dot{U} = 5\sqrt{2} \angle 70^\circ \text{V}, \quad \dot{I} = \sqrt{2} \angle 40^\circ \text{A}$$

$$P = UI \cos \theta_z$$

$$Q = UI \sin \theta_z$$

$$S = UI$$

$$P = \underline{UI} \cos \theta_z = 5\sqrt{2} \times \sqrt{2} \cos 30^\circ = 5\sqrt{3} \text{W}$$

$$Q = UI \sin \theta_z = 5\sqrt{2} \times \sqrt{2} \sin 30^\circ = 5 \text{Var}$$

$$S = UI = 10 \text{VA}$$

另解：

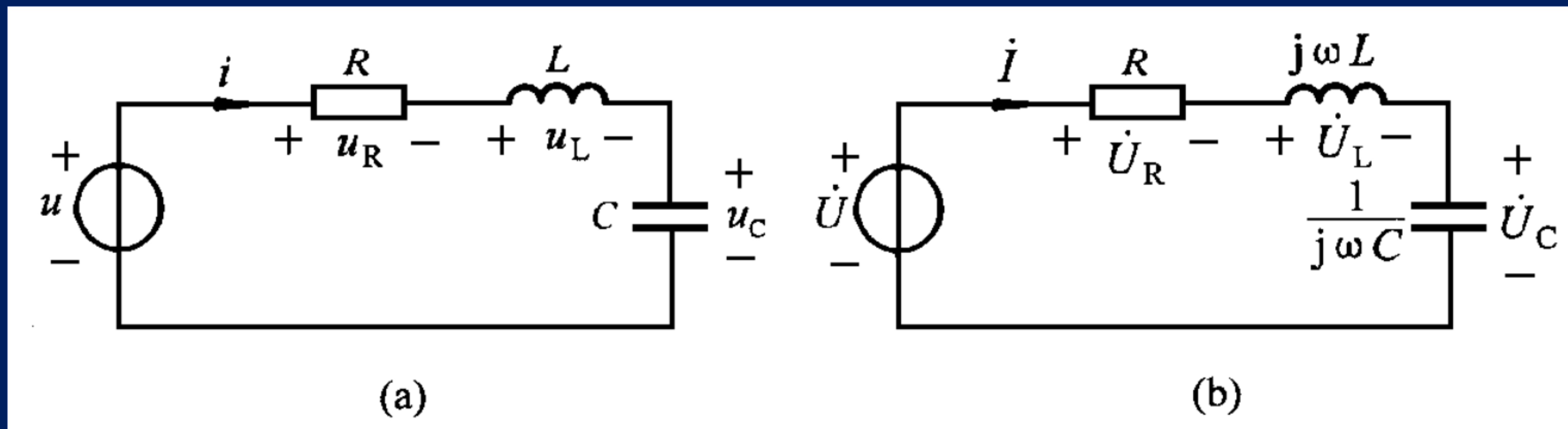
$$\tilde{S} = \dot{U} \dot{I}^* = 5\sqrt{2} \angle 70^\circ \times \sqrt{2} \angle -40^\circ$$

$$= 10 \angle 30^\circ = 5\sqrt{3} + j5 \text{ (VA)}$$

$$\therefore P = 5\sqrt{3} \text{W}, \quad Q = 5 \text{Var}, \quad S = 10 \text{VA}$$



分析RLC串联电路



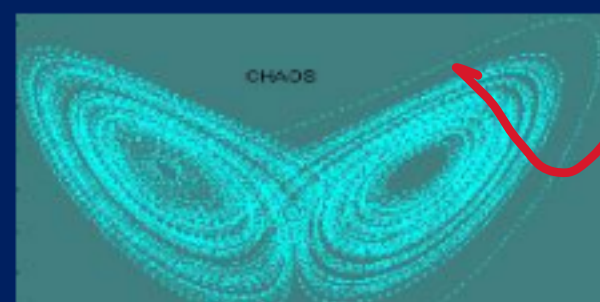
相量模型如图(b)所示。等效阻抗

$$\begin{aligned} Z &= \frac{\dot{U}}{\dot{I}} = R + j\omega L + \frac{1}{j\omega C} = R + j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right) \\ &= R + jX \end{aligned}$$

其中：
$$X = \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)$$



2023/11/26



34

分析RLC串联电路

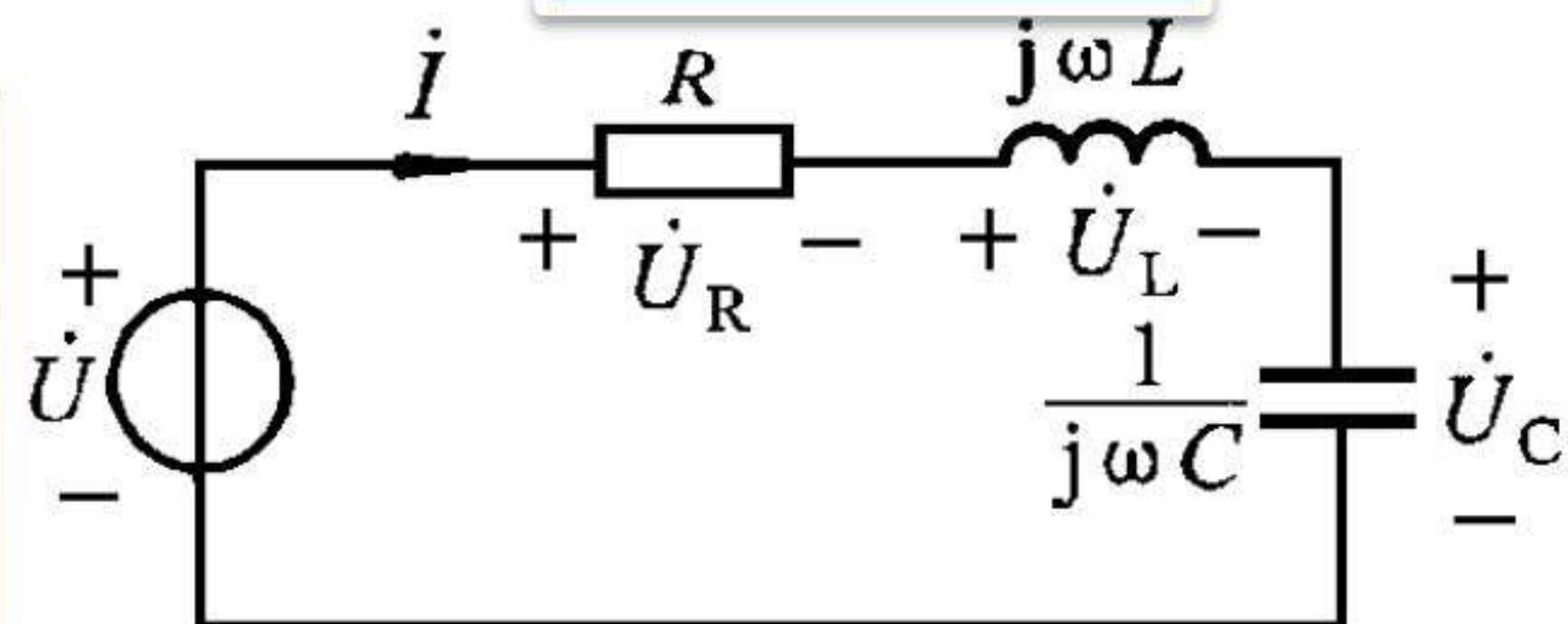
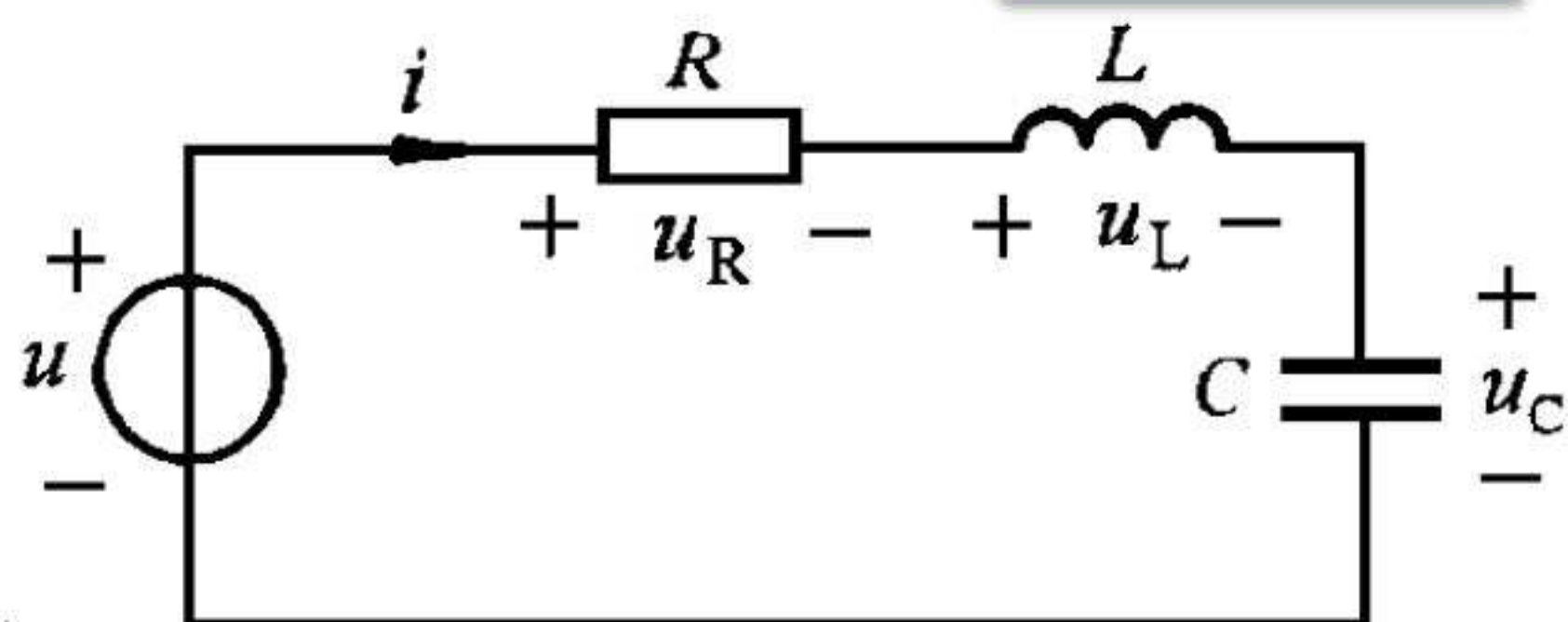
阻抗串联等效

1. 阻抗串联

RLC串联电路

时域

复数域



(a)

(b)

等效阻抗

$$Z = \frac{\dot{U}}{\dot{I}} = R + j\omega L + \frac{1}{j\omega C} = R + j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right) = \boxed{R + jX}$$

其中 $X = \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)$

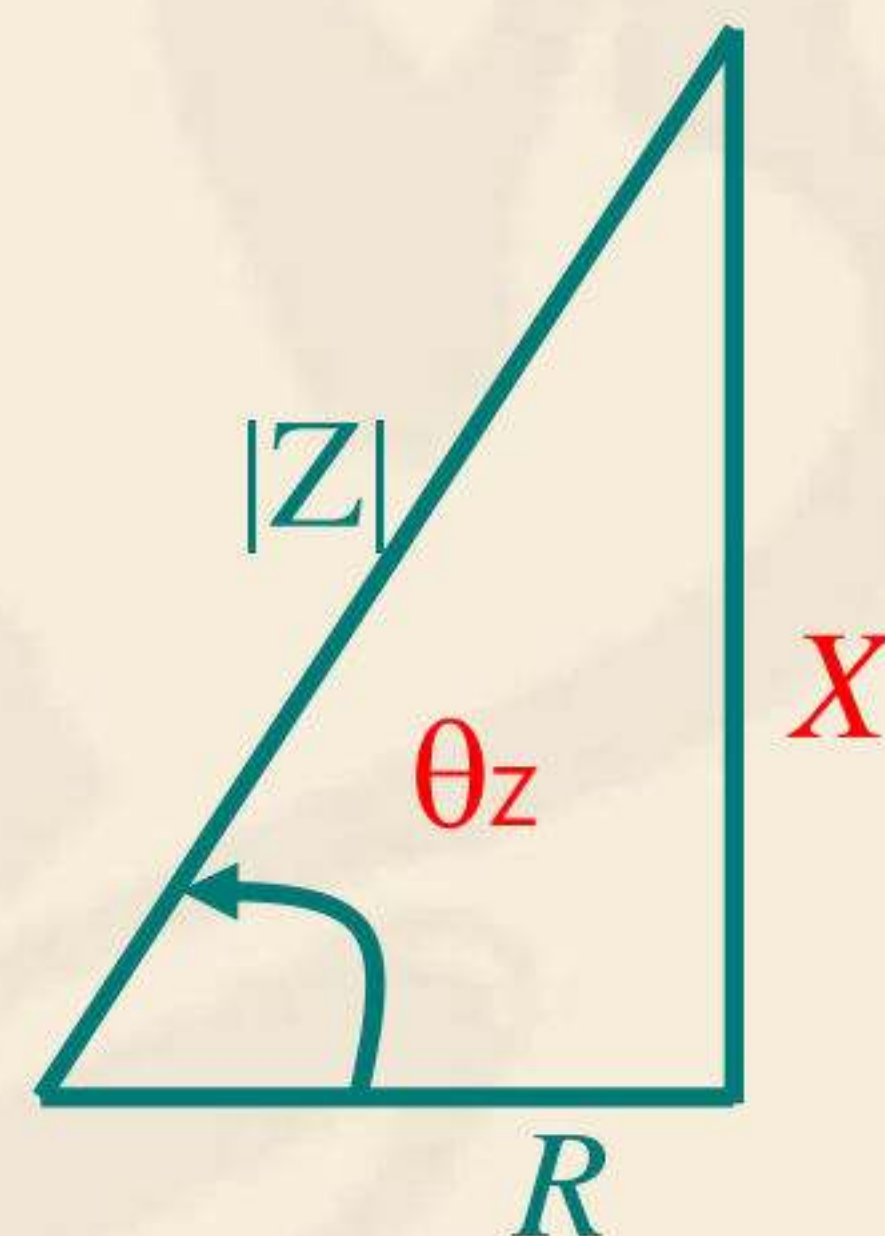


$$Z = R + jX$$

阻抗
电阻
电抗

$$|Z| = \sqrt{R^2 + X^2} = \sqrt{R^2 + (X_L - X_C)^2}$$

$$\theta_Z = \arctan \frac{X}{R} = \arctan \frac{X_L - X_C}{R}$$



- ★ 当 $X = X_L - X_C > 0$ 时, $\theta_Z > 0$, 电压超前于电流, 电路呈感性;
- ★ 当 $X = X_L - X_C < 0$ 时, $\theta_Z < 0$, 电流超前于电压, 电路呈容性;
- ★ 当 $X = X_L - X_C = 0$ 时, $\theta_Z = 0$, 电压与电流同相, 电路呈阻性。



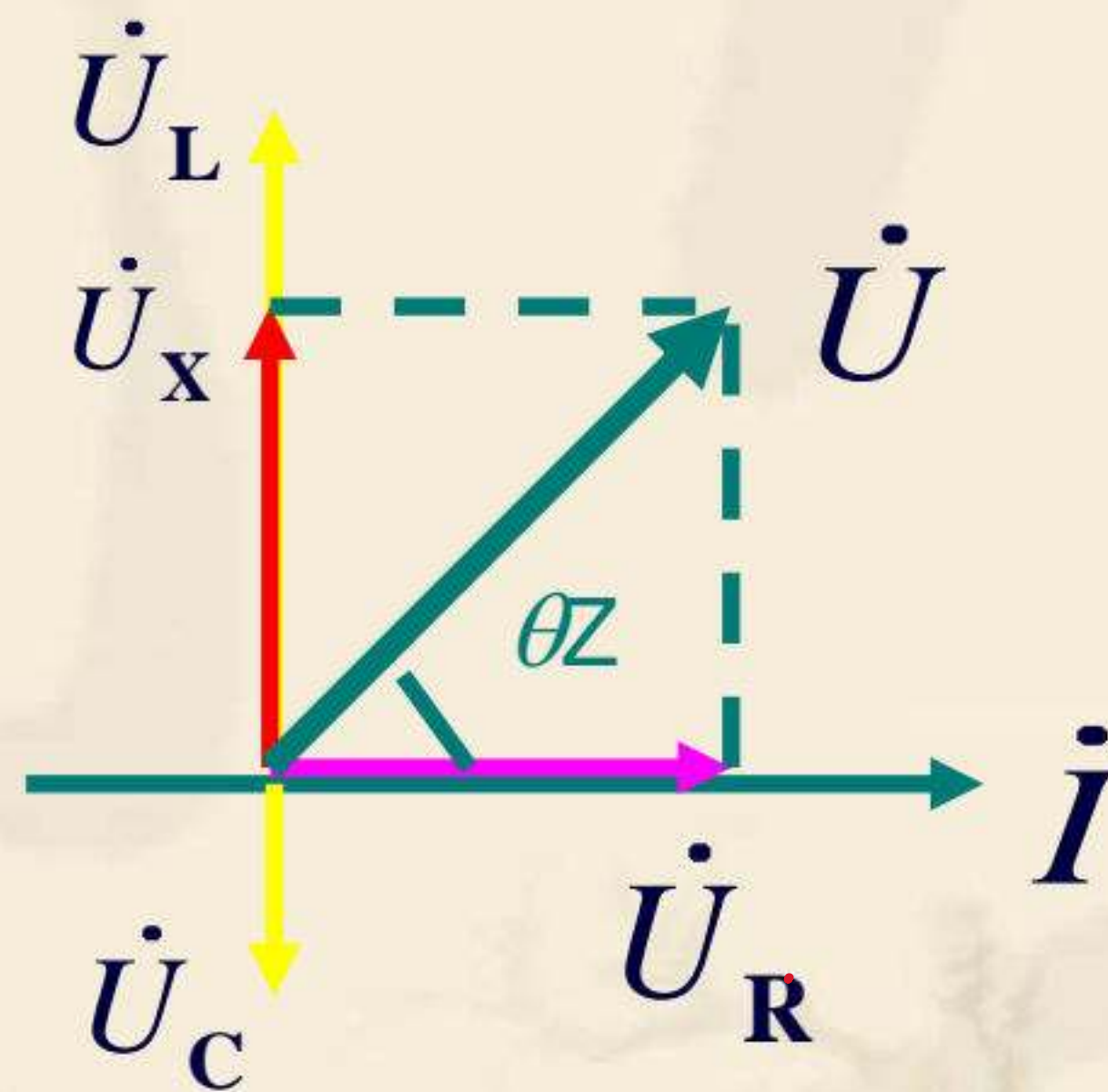
$$\dot{U} = Z\dot{I} = R\dot{I} + j(X_L - X_C)\dot{I} = R\dot{I} + jX\dot{I} = \dot{U}_R + \dot{U}_X$$

$$= \dot{U}_R + (\dot{U}_L + \dot{U}_C)$$

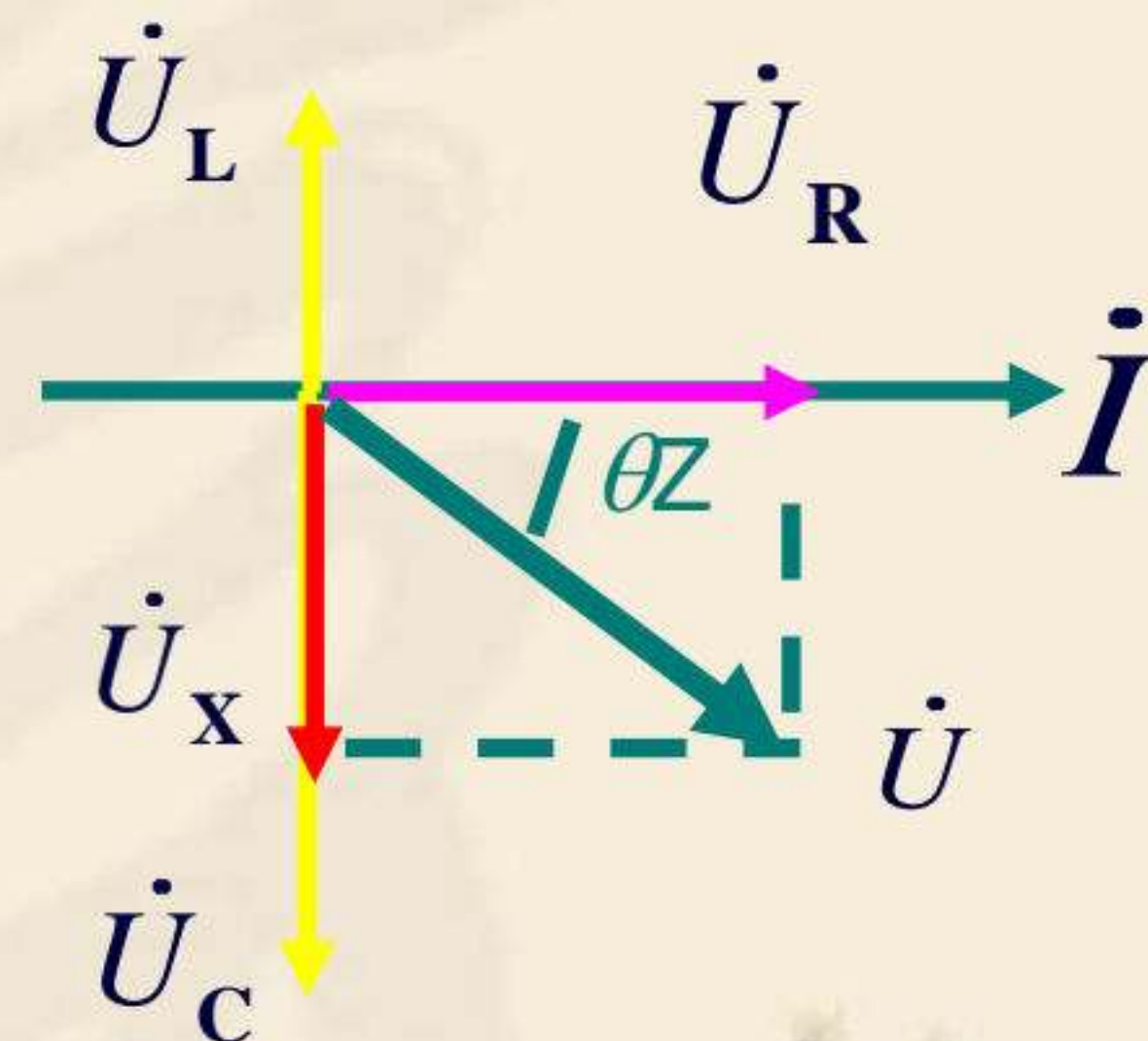
$$|U| = \sqrt{U_R^2 + U_X^2}$$

$$U_R = U \cos \theta_Z$$

$$U_X = U |\sin \theta_Z| = |U_L - U_C|$$



感性 $X_L > X_C$



容性 $X_L < X_C$

电压三角形

思考：电阻电压有效值为3V，电感和电容总电压的有效值为4V，为什么电源电压有效值为5V？

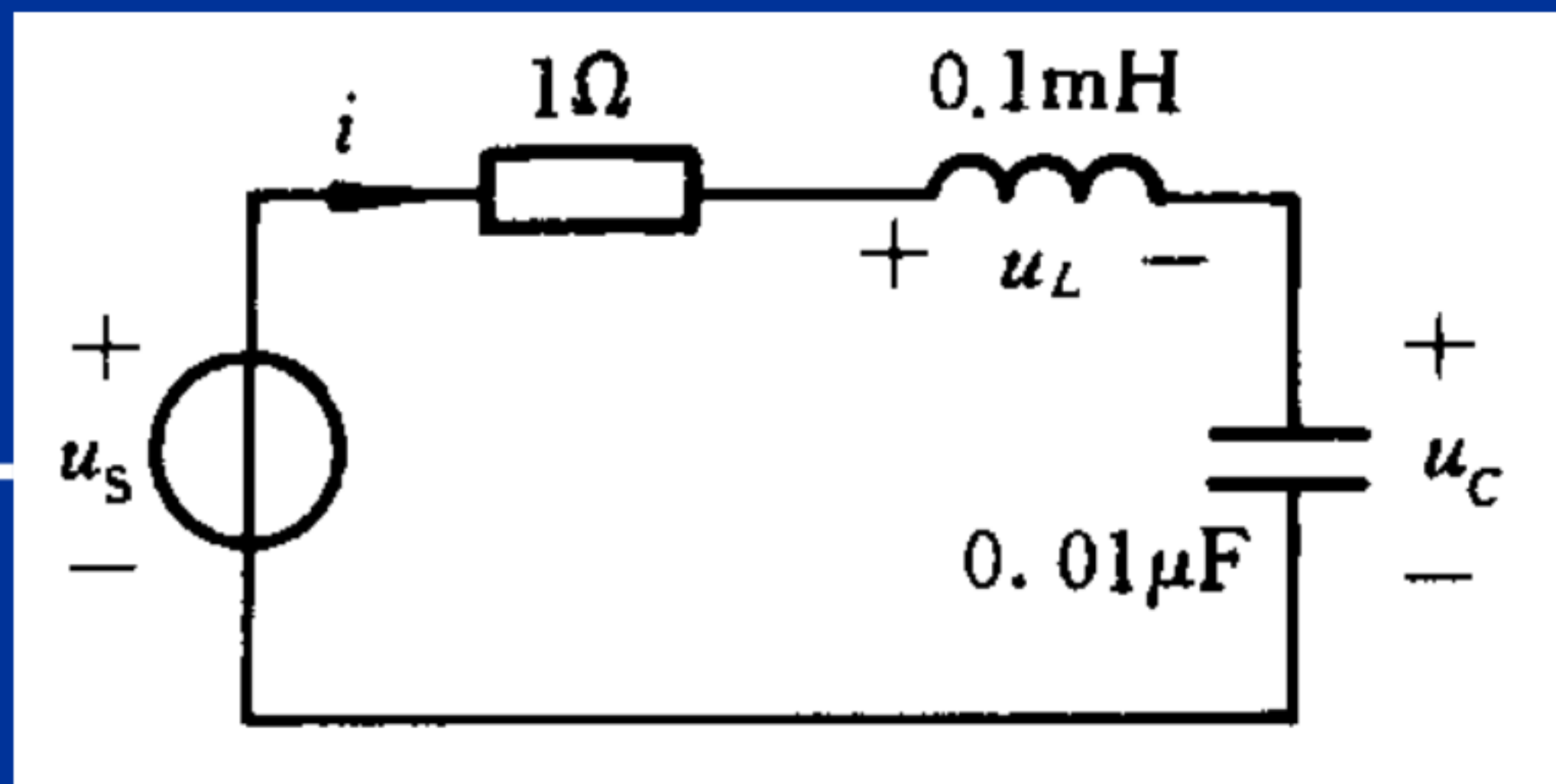


例 电路如图,已知

$$u_s(t) = \sqrt{2} \cos \omega t \text{ V}$$

求:(1)频率 ω 为何值时,
电路发生谐振。

(2)电路谐振时, U_L
和 U_{C0} 为何值。



解: (1)电压源的角频率应为

$$\omega = \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} = \frac{1}{\sqrt{10^{-4} \times 10^{-8}}} = 10^6 \text{ rad/s}$$

(2)电路的品质因数: $Q = \frac{\omega_0 L}{R} = 100$

则 $U_L = U_{C0} = QU_s = 100 \times 1 = 100 \text{ V}$

$$Q = \frac{\omega_0 L}{R}$$
$$U_{C0} = U_{L0} = QU_s$$



所示的电路中, $u_s = 10\sqrt{2} \cos t \text{V}$ \dot{U}_s 为 u_s

的有效值相量, $\dot{U}_R = \dot{U}_S$

$\dot{U}_s = 10 \angle 0^\circ \text{V}$ $\dot{U}_R = \dot{U}_s$

$-\dot{U}_s + \dot{U}_C + \dot{U}_L + \dot{U}_R = 0$

$\Rightarrow \dot{U}_C + \dot{U}_L = 0$

$\frac{1}{j\omega C} + j\omega L = 0$

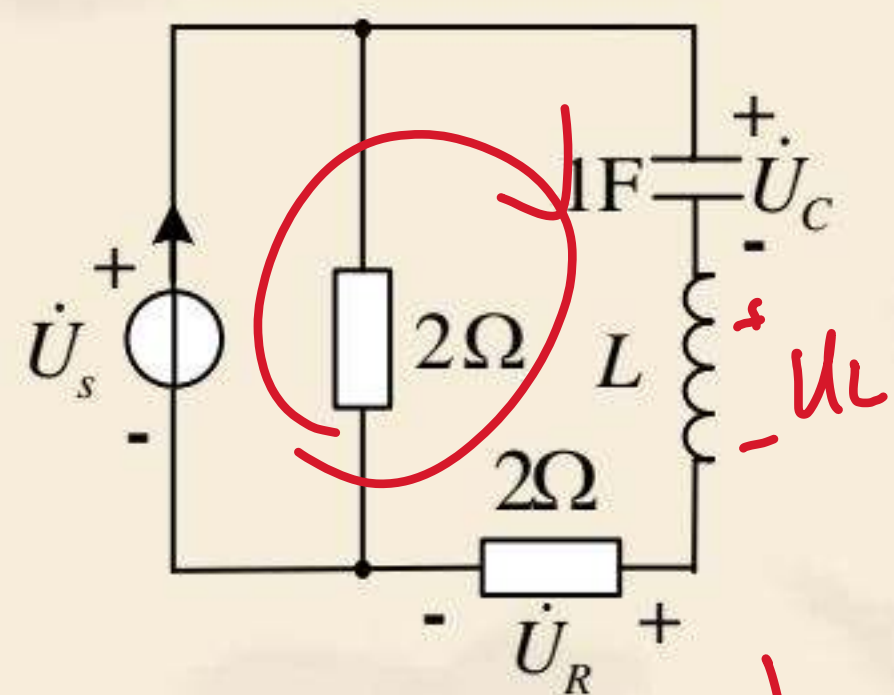
$\dot{U}_C = Z_C \cdot \dot{i} = \frac{1}{j\omega C} \cdot \dot{i}$

$-\frac{1}{C} + L = 0$

$\dot{U}_L = Z_L \cdot \dot{i} = j\omega L \cdot \dot{i}$

$L = \frac{1}{C} = 1 \text{H}$

, 求(1)L大小,(2) $\dot{U}_C = ?$



$Z_C = \frac{1}{j\omega C} = -j\Omega$
 $Z_L = j\omega L = j\Omega$

分析: 电路发生串联谐振

$\sqrt{\frac{1}{LC}} = 1$ 解出 $L = 1 \text{H}$

$\dot{U}_C = \frac{1}{j\omega_0 CR} \dot{U}_S = -j5 \text{V}$

$\dot{i} = \frac{\dot{U}_s}{Z_C + Z_L + R} = 5 \text{A}$

$\dot{U}_C = -j \cdot 5 = -j5 \text{V}$

