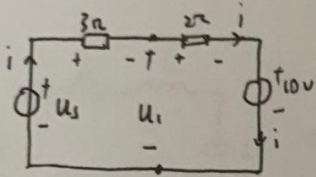


本人郑重声明：试卷属于本人独立完成，不存在抄袭、代考行为。

总分	一	二	三	四	五

1. 解：



$$U_1 = 2\Omega \cdot i + 10V$$

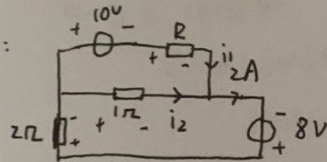
$$P_s = P_{U_1} = -U_1 \cdot i$$

$$(P)_x \quad U_1 = -3\Omega \cdot i + U_s$$

$$\therefore i = 2A, \quad U_1 = 20V$$

$$\therefore P_s = -U_s \cdot i = -40W$$

2. 解： 电路图可画为：



$$\begin{cases} i_1 + i_2 = 2A \\ 10V + i_1 \cdot R = 1\Omega \cdot i_2 \\ 1\Omega \cdot i_2 - 8V = 0 \end{cases}$$

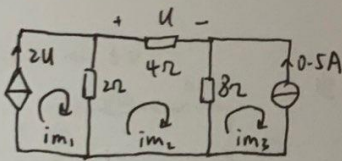
$$i_1 + i_2 = 2A$$

$$10V + i_1 \cdot R = 1\Omega \cdot i_2$$

$$2\Omega \cdot 2A + 1\Omega \cdot i_2 = 8V$$

$$\therefore R = \frac{1}{3}\Omega = 0.33\Omega$$

3. 解：



运用网孔电流法：

$$im_1 = 2U$$

$$(2\Omega + 4\Omega + 8\Omega)im_2 - 2\Omega \cdot im_1 - 8\Omega \cdot im_3 = 0$$

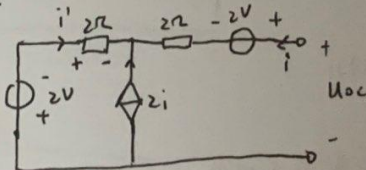
$$U = 4\Omega \cdot im_2$$

$$im_3 = -0.5A$$

$$\therefore im_2 = 2A$$

$$\therefore U = 4\Omega \cdot 2A = 8V$$

4. 解： 求 U_{oc} ：



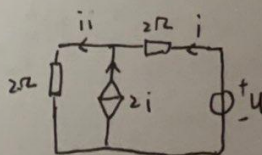
此时 $i = 0$ 。

$$\begin{cases} i' = \frac{-2V}{2\Omega} = -1A \\ U_{oc} = 2V - i' \cdot 2\Omega - 2V = 2V \end{cases}$$

$$U_{oc} = 2V - 2V = 0$$

求 R ： 利用外施电源法：

令独立源 = 0，

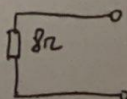


$$i_1 = i + 2i$$

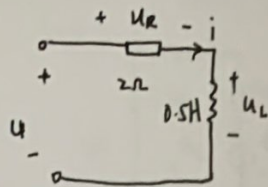
$$U = 2\Omega \cdot i + 2\Omega \cdot i_1 = 8i$$

$$\therefore R = 8\Omega$$

\therefore 等效电路为：

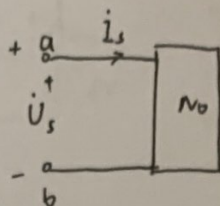
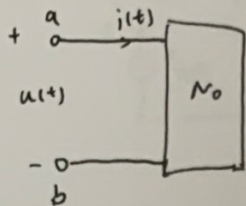


5. 解:



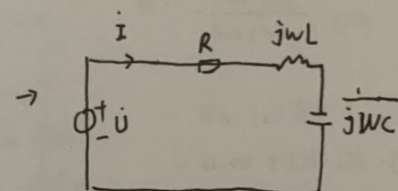
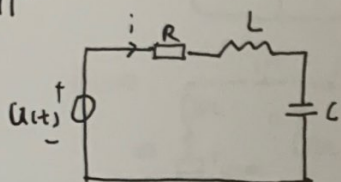
$$\begin{aligned} & (u_L(t) = 2e^{-t}) \\ & u_R(\infty) = 0, \quad u_R(0) = 2, \quad \tau = 1s. \\ & i = \frac{u_R(t)}{R} = \frac{2e^{-t}V}{2\Omega} = e^{-t}A \\ & \therefore u_L(t) = L \frac{di}{dt} = 0.5H \cdot \frac{d(e^{-t})}{dt} = -0.5e^{-t}V \end{aligned}$$

6. 解:



$$\begin{aligned} & i_s = 2 \angle -30^\circ A, \quad U_s = 10 \angle 30^\circ V \\ & \therefore Z_{ab} = \frac{U_s}{i_s} = \frac{10 \angle 30^\circ V}{2 \angle -30^\circ A} = 5 \angle 60^\circ \Omega \\ & P = \frac{U_s}{\sqrt{2}} \cdot \frac{i_s}{\sqrt{2}} \cdot \cos \varphi = \frac{10}{\sqrt{2}} \cdot \frac{2}{\sqrt{2}} \cdot \cos 60^\circ = 5W \end{aligned}$$

7. 解:



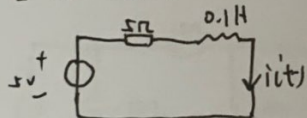
$$\begin{aligned} & \therefore U = iR + j\omega L + \frac{1}{j\omega C} \\ & U = U_R + U_L + U_C \\ & \therefore U = 15V \end{aligned}$$

当 i 与 U 同相时:

$$\begin{aligned} Z &= R + j\omega L + \frac{1}{j\omega C} \\ \therefore j\omega L &= -\frac{1}{j\omega C} \\ \therefore \omega &= \frac{1}{LC} \end{aligned}$$

8. 解:

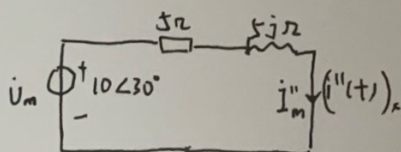
当 $u_s(t) = 5V$:



电感被短路.

$$\therefore i(t) = \frac{5V}{5\Omega} = 1A$$

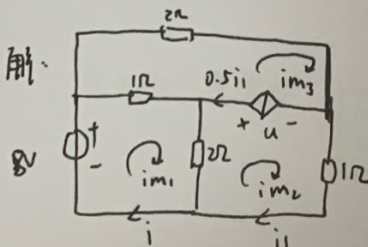
当 $u_s(t) = 10 \cos(50t + 30^\circ) V$:



$$\begin{aligned} i_m'' &= \frac{U_m}{Z} = \frac{10 \angle 30^\circ V}{(5 + 5j)\Omega} = \sqrt{2} \angle \arctan(\sqrt{3} - 2) A \\ \therefore i''(t) &= \sqrt{2} \cos(50t + \arctan(\sqrt{3} - 2)) A \end{aligned}$$

$$\therefore i(t) = i'(t) + i''(t) = 1 + \sqrt{2} \cos(50t + \arctan(\sqrt{3} - 2)) A$$

二. 解:

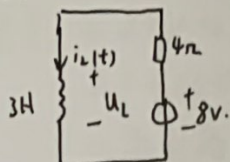


用网孔电流法得:

$$\begin{aligned} & i_{m1} = i \\ & (1\Omega + 2\Omega) i_{m1} - 1\Omega \cdot i_{m3} - 2\Omega \cdot i_{m2} = 8V \\ & i_{m2} = i_1 \\ & (2\Omega + 1\Omega) i_{m2} - 2\Omega \cdot i_{m1} = -4 \\ & (1\Omega + 2\Omega) i_{m3} - 1\Omega \cdot i_{m1} = 4 \\ & (i_{m3} - 0) \cdot i_{m3} - i_{m2} = 0.5i_1 \\ & \therefore i_1 = 2A, \quad i = 5A, \quad u = 4V \end{aligned}$$

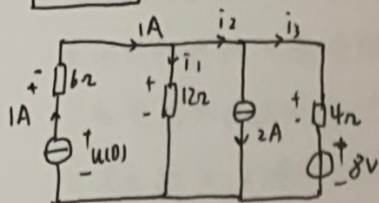


三. 解: $t < 0$:



$$i_L(0_-) = \frac{8V}{4\Omega} = 2A$$

$t = 0$:



$i_L(0) = i_L(0_-) = 2A$ (等效为一个) 用一个电流源替代.

$$1A = i_1 + i_2$$

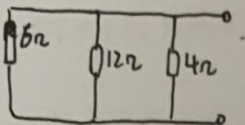
$$i_2 = 2A + i_3$$

$$u(0) = 6\Omega \cdot 1A + 12\Omega \cdot i_1$$

$$u(0) = 6\Omega \cdot 1A + 4\Omega \cdot i_3 + 8V$$

$$\therefore u(0) = 9V$$

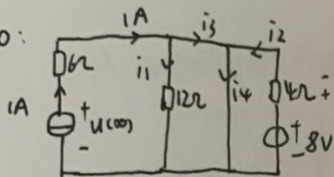
$t \rightarrow 0$:



$$R_1 = \frac{6\Omega \times 12\Omega}{6\Omega + 12\Omega} = 4\Omega$$

$$R = \frac{4\Omega \times 4\Omega}{4\Omega + 4\Omega} = 2\Omega \quad \tau = \frac{L}{R} = \frac{3}{2}s$$

$t \rightarrow \infty$:



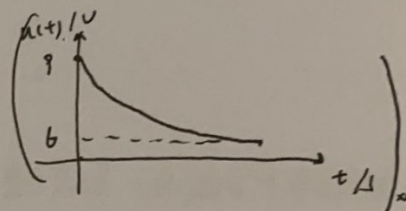
$$\therefore 4\Omega \cdot i_2 = 8V, \quad U_{4\Omega} = 8V$$

$$-u(\infty) + 6\Omega \cdot 1A - U_{4\Omega} + 8V = 0$$

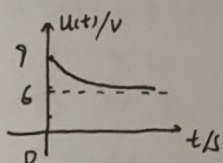
$$u(\infty) = 6V$$

$$\therefore u(t) = u(\infty) + (u(0) - u(\infty))e^{-\frac{t}{\tau}}$$

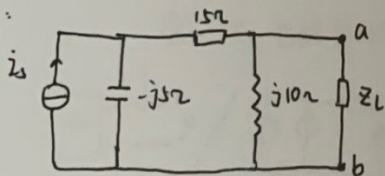
$$= 6 + 3e^{-\frac{2}{3}t} (V), (t \geq 0)$$



波形:

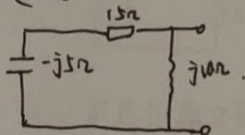


四. 解:



先求 a-b 左侧戴维南等效电路:

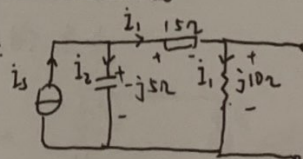
求 R : (令 $i_s = 0$, 用外施电压法), 令 $i_s = 0$



$$Z_1 = (15 - j5)\Omega$$

$$Z_2 = \frac{Z_1 \cdot j10\Omega}{(Z_1 + j10\Omega)} = 6 + 8j$$

求 U_{oc} :



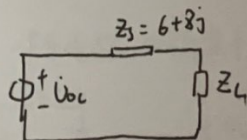
$$\therefore i_s = i_1 + i_2$$

$$i_2 \cdot (-j5\Omega) = i_1 (15\Omega + j10\Omega)$$

$$U_{oc} = i_1 \cdot j10\Omega$$

$$\therefore U_{oc} = (18 - 6j)V = 6\sqrt{10} \angle \arctan(-\frac{1}{3}) V$$

\therefore 原电路可等效为



\therefore 当 $Z_L = 6 - 8j\Omega$ 时, 可以获得最大功率.

$$P_{Lmax} = \frac{U_{oc}^2}{4R_s} = \frac{(6\sqrt{10})^2}{4 \times 6} = 15W$$



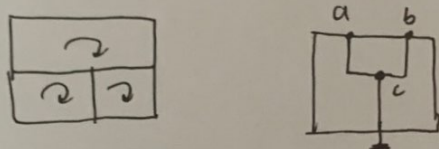
五. 解:

观点: 我认为这位同学的想法是不对的。第一章是最基础的部分, 确定可以解决很多关于电路的分析。但是学习后续章节后, 我们了解到更多的方法帮助我们化简电路, 从而更快地分析电路, 提高效率。(利用) 例如戴维南定理的运用巧妙地将一堆电阻电源(们)等效为电阻+电源; 相量形式帮我们简化了当电源为正弦时的计算, 相量图的解题方法也让我们能以画图的方式表示出 u, i 间的大小、相位关系。它们都是以 KCL, KVL, VCR 为最基本原理, 进一步推出的用于解决电路分析的方法, 仍有必要(继续)继续学习。

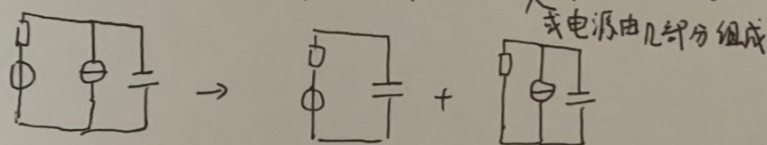
对于不同结构的电路, 我们也有不同的分析方法帮我们解决问题。

① 当电源出现正弦形式时, 将电路化为相量形式, 再回归基本的电路分析。

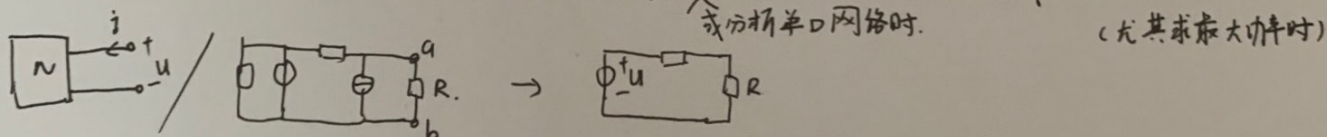
② 当电路有较多网孔时, 可利用网孔电流法或节点电压法进行计算。



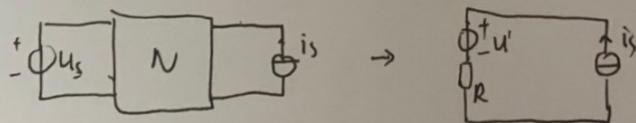
③ 当电路中含多个独立源, 或不同电源 u 不同 (或) 时, 可采用叠加原理, 分别分析每个电源的作用。



④ 当电路中的分析对象集中在一个元件上, 可以将电路其它部分用戴维南定理进行等效。



⑤ 当电路结构不完整时, 可以用戴维南定理将未知结构等效, 用线性电路的思想直接构建元件 u, i 与电源的关系。



⑥ 对于一阶电路, 分析其中 u, i 的变化时可用三要素法, 选取三种状态进而得出整个的变化过程。

