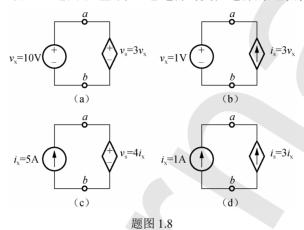
第1章 习题答案

1.8 根据理想电压源、理想电流源和受控电压源、受控电流源的定义,说明题图 1.8 中哪些互连是正确的,哪些互连由于违反了理想电源与受控电源的约束条件是不正确的?



解:

- (a) 不正确; (b) 正确; (c) 正确; (d) 不正确
- 1.9 电路如题图 1.9 所示,求 α 为什么值时,电路的互连是正确的?根据计算的 α 值,求 25V 电源的功率。

解:

 $\alpha = 0.6$ 时,电路的互连正确。25V 电源吸收的功率 P = 375W。

1.10 如题图 1.10 所示含受控源的电路, 求 v_0/v_i 、 v_i/i_i 的表达式。



解:

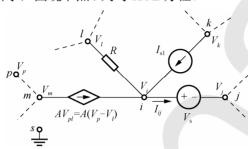
$$i_{i} = g(v_{i} - v_{o})$$

$$\frac{v_{o}}{v_{i}} = \frac{i_{i}R}{v_{i}} = \frac{g(v_{i} - v_{o})R}{v_{i}} = gR - gR\frac{v_{o}}{v_{i}} \rightarrow \frac{v_{o}}{v_{i}} = \frac{gR}{1 + gR}$$

• 2 • 习题答案

$$\frac{v_{i}}{i_{i}} = \frac{v_{i}}{g(v_{i} - v_{o})} = \frac{1}{g(1 - v_{o} / v_{i})} = \frac{1}{g(1 - \frac{gR}{1 + gR})} = \frac{1 + gR}{g}$$

1.12 如题图 1.12 所示, 围绕节点 *i* 列写 KCL 方程。



题图 1.12

解:

$$I_{ij} - A(V_p - V_l) + \frac{V_i - V_l}{R} = I_{s1}$$
, 约束方程 $(V_i - V_j) = V_s$

1.15 求题图 1.15 所示电路 $A \times B$ 端的戴维宁等效电路参数 V_{Th} 和 R_{Th} 。

解:

40V 电压源短路,从 A、B 看入电阻为 $2.5 + \frac{10 \times 30}{10 + 30} = 10 \Omega$,所以 $R_{\text{Th}} = 10 \Omega$ 。在 40V 电压源作用下,A、B 端开路电压为 $40 \times \frac{30}{10 + 30} = 30 \text{V}$,所以 $V_{\text{Th}} = 30 \text{V}$ 。

1.16 求题图 1.16 所示电路 $A \times B$ 端的戴维宁等效电路参数 V_{Th} 和 R_{Th} 。



解:

电流源不起作用,即电流源支路断开,从 $A \ B$ 端看入电阻即戴维宁等效电阻 $R_{\rm Th}$ =7.5 Ω 。 8Ω 支路与 $(2\Omega$ - 12Ω - 10Ω)支路并联电阻为 6Ω ,电流源两端电压为 30×6 =180V。所以 12Ω 电阻上电压降为 90V,此即戴维宁电源电压,故 $V_{\rm Th}$ =90V。

- 1.17 题图 1.17 所示二阶电路处于零状态。如设 $v_i(t)=u(t)$, 求:
- (1) 复频域中的运算电路:
- (2) 按节点分析法列出复频域电路方程;
- (3) 求解电路方程,得出系统函数 $H(s)=V_o(s)/V_i(s)$;
- (4) 求时域输出响应 $v_o(t)$ 。

解:

(1) 复频域中的运算电路

$$V_{i}(s)$$
 (s)
 (s)
 (s)
 (s)
 (s)
 (s)
 (s)
 (s)
 (s)

(2) 按节点分析法列出复频域电路方程

$$\frac{V_1(s) - V_i(s)}{R_1} + sC_1V_1(s) + \frac{V_1(s) - V_o(s)}{R_2} = 0$$
 (1.17.1)

$$\frac{V_o(s) - V_1(s)}{R_2} + sC_2V_o(s) = 0$$
 (1.17.1)

式中 $V_1(s)$ 为复频域中节点①的电压, $V_0(s)$ 为复频域中节点②的电压,也就是复频域中输出电压。解以上两式,消去 $V_1(s)$ 可得输出响应 $V_0(s)$ 与输入激励 $V_1(s)$ 的关系。

$$V_{o}(s) = \frac{1}{1 + as + bs^{2}} V_{i}(s)$$
 (1.17.3)

中た

$$a = R_1 C_1 + R_2 C_2 + R_1 C_2$$
$$b = R_1 R_2 C_1 C_2$$

(3) 求解电路方程,得出系统函数 $H(s) = V_o(s)/V_i(s)$

$$H(s) = \frac{V_o(s)}{V_i(s)} = \frac{1}{1 + as + bs^2}$$
 (1.17.4a)

上式也可改写为另一熟知的形式

$$H(s) = \frac{1}{1 + as + bs^{2}} = \frac{1/b}{s^{2} + (a/b)s + 1/b} = \frac{\omega_{n}^{2}}{s^{2} + 2\zeta\omega_{n}s + \omega_{n}^{2}}$$
(1.17.4b)

式中 $\omega_n^2 = 1/b$, $\zeta = a/(2\sqrt{b})$ 。可以证明, 对于本例, $a^2 > 4b$, 故 $\zeta > 1$ 。

式(1.17.4b)的分母

$$p(s) = s^2 + 2\varsigma \omega_n s + \omega_n^2 = 0$$

的根 p_1 与 p_2 为

• 4 • 习题答案

$$p_{1,2} = -\zeta \omega_{\rm n} \pm \omega_{\rm n} \sqrt{\zeta^2 - 1}$$

则式 (1.17.4b) 可改写为

$$H(s) = \frac{\omega_{\rm n}^2}{s^2 + 2\varsigma\omega_{\rm n}s + \omega_{\rm n}^2}$$

$$= \frac{\omega_{\rm n}^2}{(s + \varsigma\omega_{\rm n} - \omega_{\rm n}\sqrt{\varsigma^2 - 1})(s + \varsigma\omega_{\rm n} + \omega_{\rm n}\sqrt{\varsigma^2 - 1})}$$
(1.17.5)

如今

$$\omega_{l} = -p_{l} = \varsigma \omega_{n} - \omega_{n} \sqrt{\varsigma^{2} - 1}$$
(1.17.6a)

$$\omega_2 = -p_2 = \zeta \omega_n + \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1} \tag{1.17.6b}$$

则可得 $\omega_1\omega_1 = \omega_n^2$,式(1.17.5)可改写为

$$H(s) = \frac{V_{o}(s)}{V_{i}(s)} = \frac{\omega_{l}\omega_{2}}{(s + \omega_{1})(s + \omega_{2})}$$
(1.17.7)

已如前述, $\zeta > 1$, 故 ω_1 、 ω_2 为实数,且 $\omega_1 < \omega_2$ 。

设电路为阶跃函数激励,即 $v_i(t) = u(t)$,其拉氏变换 $V_i(s) = \frac{1}{s}$,将此 $V_i(s)$ 代入式

(1.17.7), 得到

$$V_{o}(s) = \frac{\omega_1 \omega_2}{s(s + \omega_1)(s + \omega_2)}$$
 (1.17.8)

(4) 求时域输出响应 $v_0(t)$

下面用查表方法,求上式的拉氏反变换。拉普拉斯变换简表中列有变换对

$$\frac{1}{ab} + \frac{1}{b-a} \left(\frac{e^{-bt}}{b} - \frac{e^{-at}}{a} \right) \longleftrightarrow \frac{1}{s(s+a)(s+b)}$$

利用上式所表示的变换对,可得由式(1.17.8)表示复频域输出响应 $V_{\rm o}(s)$ 的时域响应 $v_{\rm o}(t)$

$$v_{o}(t) = \omega_{1}\omega_{2} \left\{ \frac{1}{\omega_{1}\omega_{2}} + \frac{1}{\omega_{2} - \omega_{1}} \left(\frac{e^{-\omega_{2}t}}{\omega_{2}} - \frac{e^{-\omega_{1}t}}{\omega_{1}} \right) \right\}$$
(1.17.9)

如果利用 matlab 提供的函数 ilaplace,也可用如下 3 行代码得出式 (1.7.8) 表示的 $V_o(s)$ 的拉普拉斯反变换 $v_o(t)$ 。其中 w1、w2 分别表示 ω_1 、 ω_2 ,VO 表示 $V_o(s)$,vo 表示 $v_o(t)$ 。如果 $V_o(s)$ 表达式不符合 Matlab 要求的表达形式,可先用 simplify 函数将其转换为 Matlab 可处理的形式。

Matlab 程序

运行程序得到

vo 输出结果即

$$\frac{\omega_2 e^{-\omega_1 t}}{\omega_1 - \omega_2} - \frac{\omega_1 e^{-\omega_2 t}}{\omega_1 - \omega_2} + 1$$

正是式 (1.7.9) 表示的 $v_o(t)$ 。

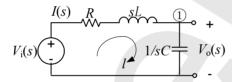
•6• 习题答案

- 1.18 题图 1.18 所示二阶电路,如设 $v_i(t)=u(t)$,求:
- (1) 复频域中的运算电路;
- (2) 按节点分析法列出复频域电路方程;
- (3) 求解电路方程,得出系统函数 $H(s)=V_o(s)/V_i(s)$;
- (4) 求时域输出响应 v₂(t)。
- (4) 已知 R=2 Ω ,L=10mH,C=7uF,请利用 matlab 得到系统函数 H(s)的波特图和时域输出响应 $v_o(t)$;
- (5) 已知 R=2 Ω ,L=10mH,C=7uF,请利用 multisim 得到系统函数 H(s)的波特图和时域输出响应 $v_0(t)$ 。



解:

(1) 复频域中的运算电路



(2) 按节点分析法列出复频域电路方程

$$V_{i}(s) - V_{o}(s) = RI(s) + sLI(s)$$
 (1.18.1*a*)

$$I(s) = sCV_{o}(s) \tag{1.18.1b}$$

(3) 求解电路方程,得出系统函数 $H(s)=V_o(s)/V_i(s)$

解以上两式,消去 I(s)可得电路系统函数 H(s)

$$H(s) = \frac{V_{o}(s)}{V_{i}(s)} = \frac{1}{1 + RCs + LCs^{2}} = \frac{\frac{1}{LC}}{\frac{1}{LC} + \frac{R}{L}s + s^{2}}$$
(1.18.2)

定义特征角频率

$$\omega_{\rm n} = 1/\sqrt{LC} \tag{1.18.3}$$

式(1.18.2)可表示为

$$H(s) = \frac{V_{o}(s)}{V_{i}(s)} = \frac{\omega_{n}^{2}}{s^{2} + 2\varsigma\omega_{n}s + \omega_{n}^{2}}$$
(1.18.4)

式中 $\varsigma = \frac{R\sqrt{C/L}}{2}$,是一个无量纲的量,称为阻尼因子。式(1.18.4)通常还写成如

下形式

$$H(s) = \frac{V_{o}(s)}{V_{i}(s)} = \frac{\omega_{n}^{2}}{s^{2} + \frac{\omega_{n}}{O}s + \omega_{n}^{2}}$$
(1.18.5)

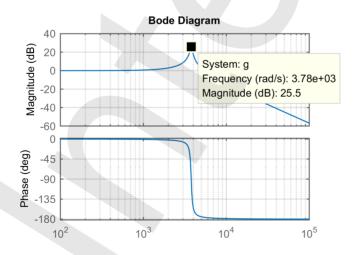
 $Q=1/2\varsigma$, 称为品质因数。注意, 本例中阻尼因子 ς 可小于 1, 也可大于 1。

(4) 已知 R=2Ω,L=10mH,C=7uF,请利用 matlab 得到系统函数 H(s)的波特图和时域输出响应 $v_o(t)$

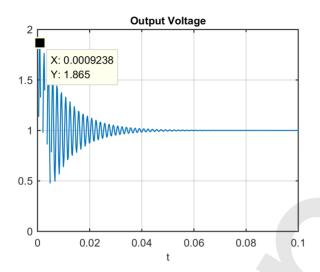
```
Matlab 程序
```

```
clear all;
% bode plot
R=2; L=10e-3; C=7e-6;
g=tf([1/L/C],[1 R/L 1/L/C]);
figure;bode(g);grid on;

% vo(t)
syms s;
Vo=(1/L/C)/s/(1/L/C+R/L*s+s*s);
v=ilaplace(simplify(Vo));
figure;ezplot(v,[0 0.1]);grid on;ylim([0 2]);title('Output Voltage');
输出结果:
```

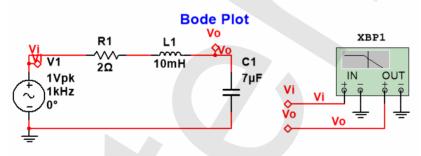


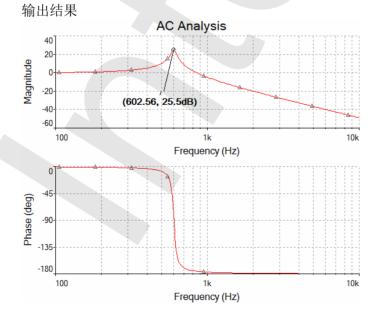
・8・ 习题答案



(5)已知 R=2Ω,L=10mH,C=7uF,请利用 multisim 得到系统函数 H(s)的波特图和时域输出响应 $v_o(t)$

Multisim 电路图 (AC 仿真或波特图仪,得到系统函数)





Multisim 电路图(瞬态仿真或示波器,得到输出电压)

