

电路理论基础总复习(1-7章)

哈尔滨工业大学(深圳)



2. 电路定理—齐次定理

- □ 齐次定理: 只含一个独立源的网络,输出与输入 成正比或等于网络函数。
- □ 叠加定理与齐次定理
 - 线性直流电路的任意响应 Y 都是激励 X_1 , X_2 , ..., X_m 的线性组合,即

$$Y = K_1 X_1 + K_2 X_2 + \dots + K_m X_m$$

2. 电路定理—等效电源定理

戴维南=开路电压串等效电阻 诺顿=短路电流并等效电阻

□一端口网络的等效电阻、阻抗

简单串并联: 所有独立源置零;

外加电源法: 所有独立源置零, 在端

口加电压源或电流源,R=U/I;

开路短路法: 求开路电压和短路电流,

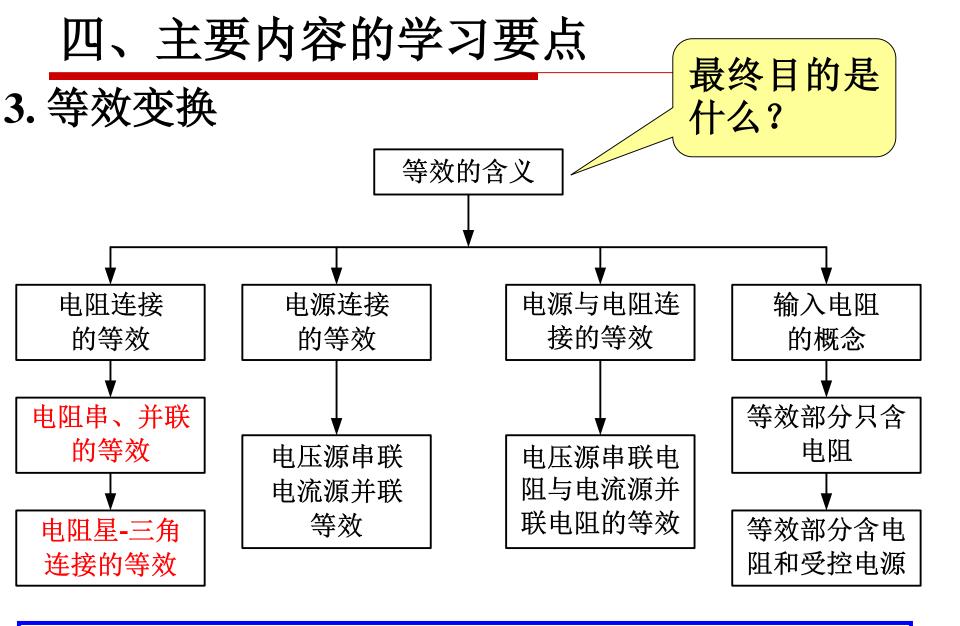
$$R=U_{\mathrm{OC}}/I_{\mathrm{SC}}$$

此时独立源保 留在电路中

- 2. 电路定理—置换定理
 - □ 线性和非线性电路均适用;
 - □ 置换定理要求置换后的电路有唯一解;
 - □ 未被置换部分在置换前后必须保持完全相同;
 - □ 若电路中某两点间电压为零,相当于将该两点短路;若电路中某支路电流为零,则相当于将该支路断开;
 - 直流电路中的电感和电容;
 - 叠加定理中不作用电源的处理;
 - LC串联谐振支路相当于短路;
 - LC并联谐振支路相当于开路。

2. 电路定理—电路定理小结

	适用范围	应用特点
置换定理	线性和非线 性均适用	将未知结构或特性电路用 已知特性元件或电路替换
叠加定理 齐性定理	线性适用	求解缺条件或特殊结构电路,适用于电源变化电路
等效电源定理	线性适用	主要目的化简电路,也用于求解缺条件或未知结构电路,尤其适合电源变化电路



星三角等效变换:对称时 $3Z_{Y}=Z_{\Delta}$; 对称三相电路常用

- 4. 直流电路与正弦、非正弦周期电流电路的异同
 - □ 同:使用线性直流电路的任一方法分析相量形式的 电路;三相电路中的单相计算。

□ 异:阻抗和导纳的概念;功率的计算;频率特性; 谐振条件和特点;三相电路相线关系、相位关系; 非正弦的有效值和功率等等。

5. 正弦电流电路——阻抗和导纳

(1)一端口等效阻抗等于端口电压相量与电流相量之比

$$Z = \frac{\dot{U}}{\dot{I}} = \frac{U \angle \psi_u}{I \angle \psi_i} = \frac{U}{I} \angle (\psi_u - \psi_i) = |Z| \angle \varphi$$

(2)一端口等效导纳等于端口电流相量与电压相量之比

$$Y = \frac{\dot{I}}{\dot{U}} = \frac{I \angle \psi_i}{U \angle \psi_u} = \frac{I}{U} \angle (\psi_i - \psi_u) = |Y| \angle \varphi_Y$$

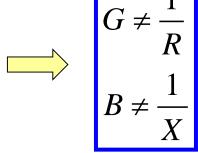
(3)阻抗 Z 和导纳 Y 之间的等效

设
$$Z = R + jX$$
 $Y = G + jB$

设
$$Z = R + jX \qquad Y = G + jB$$

$$V = \frac{1}{Z} = \frac{1}{R + jX} = \frac{R}{R^2 + X^2} - j\frac{X}{R^2 + X^2}$$

$$B \neq \frac{1}{X}$$



5.正弦电流电路—分析步骤

- (1) 将电阻、电感和电容用阻抗或导纳表示;
- (2) 将激励源、响应的电压和电流用相量表示;
- (3) 对正弦电路的相量模型用线性直流电路的分析方法(回路法、节点法、电路定理等)求解响应的相量;
- (4) 根据相量与正弦量的对应关系,得到响应的正弦函数表达式。

5. 正弦电流电路—功率

(1) 瞬时功率

$$p(t) = u(t)i(t)$$

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

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

(2) 平均功率—有功功率

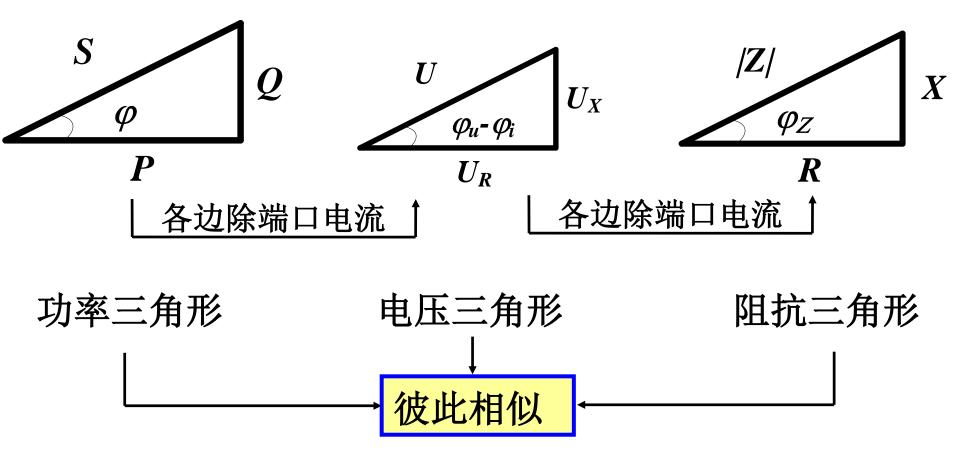
$$P = UI \cos(\psi_u - \psi_i) = UI \cos \varphi = UI \lambda$$

- (3) 无功功率 $Q = UI \sin \varphi$
- (4) 视在功率 S = UI
- (5) 复功率 $\tilde{S} = P + jQ = UI\cos\varphi + jUI\sin\varphi = \dot{U}\dot{I}^* = UI\angle(\psi_u \psi_i)$

5. 正弦电流电路——功率 正弦稳态电路功率的注意事项:

- (1) 各功率的单位 瞬时功率及有功功率单位: W; 无功功率单位: var; 视在功率及复功率单位: VA
- (2) 是否守恒 除视在功率外都守恒。
- (3) 与电路元件的关系 电阻与电导仅消耗有功功率; 电抗(纯电感、电容)仅消耗无功功率。

- 5. 正弦电流电路——功率 正弦稳态电路功率的注意事项:
 - (4) 各功率间关系以及与其它电路量的关系

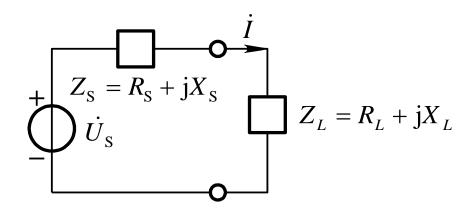


5. 正弦电流电路—最大功率传输定理

(1)当负载可以任意改变时,它获得最大功率的条件是

$$Z_{L} = R_{L} + jX_{L} = Z_{S}^{*} = R_{S} - jX_{S}$$

最大功率为
$$P_{L \max} = \frac{U_{\rm S}^2}{4R_{\rm S}}$$



(2)仅当负载的模可以任意改变时,它获得最大功率的条件是

$$|Z_L| = |Z_S|$$

6. 对称三相电路—相线电压、相线电流关系

- (1)对称星形(Y)联结
- ① 线电压与相电压的关系

$$\dot{U}_{AB} = \sqrt{3}\dot{U}_{A}\angle 30^{\circ}$$

$$\dot{U}_{BC} = \sqrt{3}\dot{U}_{B}\angle 30^{\circ}$$

$$\dot{U}_{CA} = \sqrt{3}\dot{U}_{C}\angle 30^{\circ}$$

② 线电流与相电流的关系

$$I_l = I_P$$

(2)对称三角形(△)联结

①线电流与相电流的关系

$$\begin{vmatrix}
\dot{I}_{A} = \sqrt{3}\dot{I}_{A'B'} \angle -30^{\circ} \\
\dot{I}_{B} = \sqrt{3}\dot{I}_{B'C'} \angle -30^{\circ} \\
\dot{I}_{C} = \sqrt{3}\dot{I}_{C'A'} \angle -30^{\circ}
\end{vmatrix}$$

②线电压与相电压的关系

$$U_l = U_P$$

- 6. 对称三相电路—计算步骤
 - 一般对称三相电路的计算步骤为:
 - (1)把非三角形联结的电源和负载都等效为星形联结。
 - (2)画一条无阻抗的假想中线把所有的电源和负载的中性点都连接起来。
 - (3)取出一相,按正弦电路的方法进行相量计算。
 - (4)根据对称关系推算其它两相的电压、电流。

6. 对称三相电路——功率

(1) 瞬时功率

三相电路的瞬时功率是一个常量,等于平均功率。

(2) 有功功率 (平均功率)

$$P = 3U_{\rm p}I_{\rm p}\cos\varphi = \sqrt{3}U_{\rm l}I_{\rm l}\cos\varphi$$

(3) 无功功率

$$Q = 3U_{\rm P}I_{\rm P}\sin\varphi = \sqrt{3}U_{l}I_{l}\sin\varphi$$

(4) 视在功率

$$S = \sqrt{P^2 + Q^2} = 3U_P I_P = \sqrt{3}U_l I_l$$

7. 非正弦周期电流电路

非正弦周期量的有效值和平均功率

(1) 有效值

$$A = \sqrt{A_0^2 + \sum_{k=1}^{\infty} \frac{1}{2} A_{mk}^2} = \sqrt{A_0^2 + A_1^2 + A_2^2 + \cdots}$$

(2) 平均功率

$$P = P_0 + \sum_{k=1}^{\infty} P_k = U_0 I_0 + \sum_{k=1}^{\infty} U_k I_k \cos \phi_k$$

仅同频率的谐波电压和谐波电流才能产生平均功率

7. 非正弦周期电流电路

非正弦周期电流电路的计算

- (1) 把给定的非正弦周期性激励分解为恒定分量和各谐波分量。
- (2) 分别计算电路在上述恒定分量和各谐波分量单独作用下的响应。

电感、电容对不同频率的谐波呈现不同的电抗

(3) 根据叠加定理,把恒定分量和各谐波分量的响应进行叠加,得到响应的时间函数。

叠加时应将各谐波分量 的瞬时表达式相叠加

- 8. 频率特性和谐振现象
- (1) RLC串联谐振电路
 - ① 谐振条件 Im[Z]=0
 - ② 谐振特点
- \square 谐振时,电路呈电阻性,阻抗的模最小等于R。
- □ 若外加电压一定,谐振时电流最大,且与电压同相。
- □ 串联谐振为电压谐振,谐振时LC串联部分相当于短路
- □ 谐振时电感或电容上的电压与总电压之比为串联谐振的 品质因数。

- 8. 频率特性和谐振现象
- (2) GCL并联谐振电路
 - ① 谐振条件 Im[Y]=0
 - ② 谐振特点
- \square 谐振时,电路呈电阻性,导纳的模最小等于G。
- □ 若外加电流一定,谐振时电压最大,且与电流同相。
- □ 并联谐振为电流谐振,谐振时LC并联部分相当于开路
- □ 谐振时电感或电容上的电流与总电流之比为并联谐振 的品质因数。

复习内容

一、本学期的主要内容

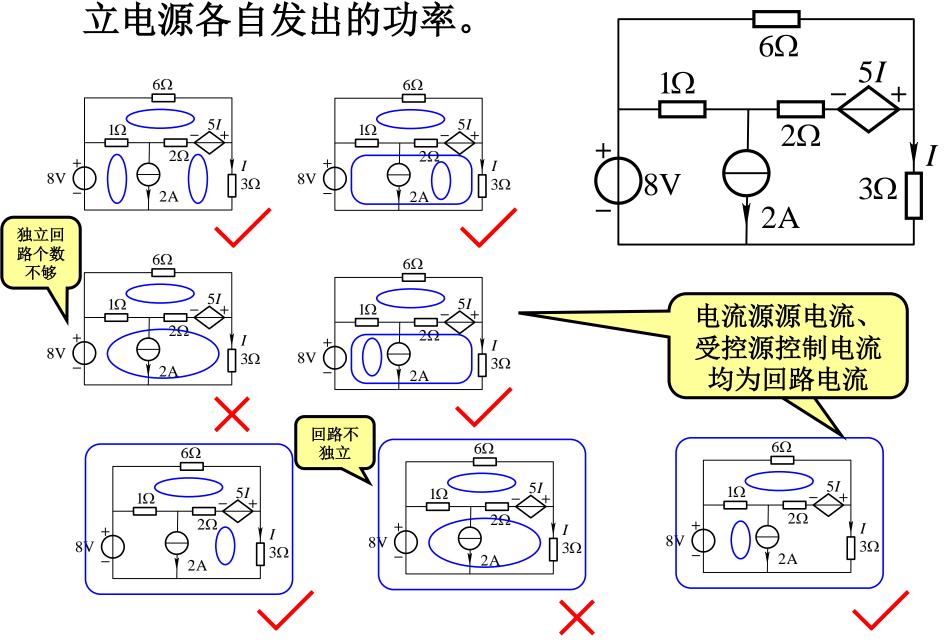
二、电路课程的基本规律

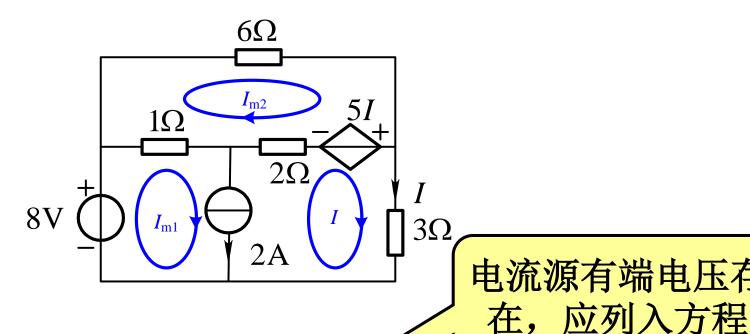
三、线性直流电路的重要性

四、主要内容的学习要点

五、例题及注意事项

例1图示线性直流电路,试用回路法或节点法求两个独

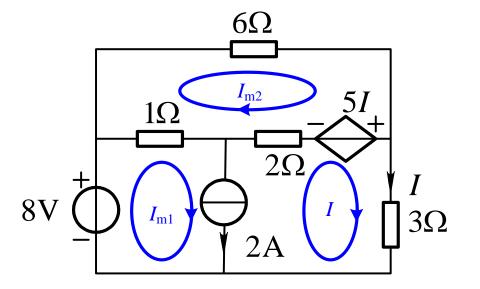




$$1 \times I_{m1} = 1 \times I_{m2} = 8$$

$$-1 \times I_{m1} + (1+2+6) \times I_{m2} = 2 \times I + 5 \times I = 0$$

$$-2 \times I_{m2} + (2+3) \times I - 5 \times I = 0$$



量在电路图中 一定要标明 5×I=0

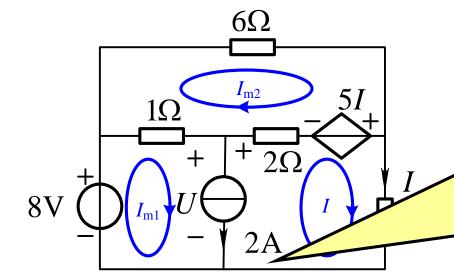
U是什么?方

程中出现的变

$$1 \times I_{m1} - 1 \times I_{m2} + U = 8$$

$$-1 \times I_{m1} + (1 + 2 + 6) \times I_{m2} - 2 \times I + 5 \times I = 0$$

$$-2 \times I_{m2} + (2 + 3) \times I - 5 \times I - U = 0$$



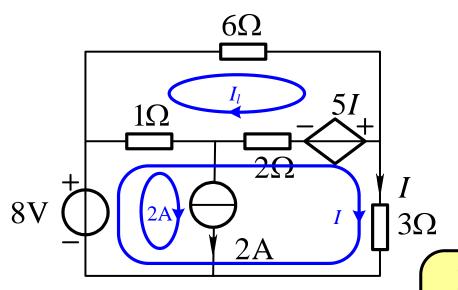
电流源端电压与源电流是 关联参考方向,直接相乘, 所求功率是吸收功率,故 前面填加负号,表明最后 结果是发出功率

解:
$$1 \times I_{m1} - 1 \times I_{m2} + U = 8$$
$$-1 \times I_{m1} + (1+2+6) \times I_{m2} - 2 \times I + 5 \times I = 0$$
$$-2 \times I_{m2} + (2+3) \times I - 5 \times I - U = 0$$

电压源发出的功率 $P_{8V} = 8 \times I_{m1}$ 电流源发出的功率 $P_{2A} = -2 \times U$

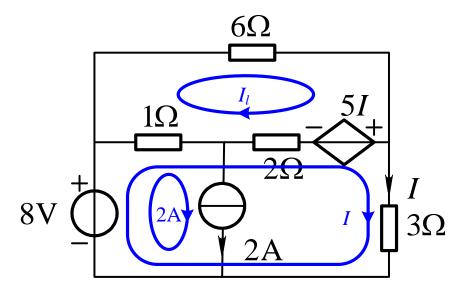
 $I_{m1} - I = 2$





电流源所在回路的电流跑到哪去了?

$$(1+2+6)\times I_{t} - (1+2)\times I + 5I = 0$$
$$-(1+2)\times I_{t} + (1+2+3)\times I - 5\times I = 8$$



$$(1+2+6)\times I_{l} - (1+2)\times I - 1\times 2 + 5\times I = 0$$
$$-(1+2)\times I_{l} + (1+2+3)\times I + 1\times 2 - 5\times I = 8$$

电压源发出的功率 $P_{8v} = 8 \times (2 + I)$ 电流源发出的功率 $P_{2A} = -2 \times [8 + 1 \times (I_l - I - 2)]$



$$(\frac{1}{1} + \frac{1}{2})U_{n1} - \frac{1}{2}U_{n2} - \frac{1}{1} \times 8 = -2 - \frac{5I}{2}$$

$$-\frac{1}{2}U_{n1} + (\frac{1}{2} + \frac{1}{3} + \frac{1}{6})U_{n2} - \frac{1}{6} \times 8 = 0$$

$$I = \frac{U_{n2}}{3}$$

$$(\frac{1}{1} + \frac{1}{2})U_{n1} - \frac{1}{2}U_{n2} - \frac{1}{1} \times 8 = -2 - \frac{5I}{2}$$

$$-\frac{1}{2}U_{n1} + (\frac{1}{2} + \frac{1}{3} + \frac{1}{6})U_{n2} - \frac{1}{6} \times 8 = \frac{5I}{2}$$

电压源发出的功率 $P_{8V} = 8 \times (2+I)$

电流源发出的功率 $P_{2A} = -2 \times U_{n1}$

$$\frac{1}{1}U_{n1} - \frac{1}{1} \times 8 + I_{1} = -2$$

$$\left(\frac{1}{3} + \frac{1}{6}\right)U_{n2} - \frac{1}{6} \times 8 - I_{1} = 0$$

$$I = \frac{U_{n2}}{3}$$

$$U_{\rm n1} - U_{\rm n2} = -5I$$

纯电压源支路的处理: 设电流并列入方程—— 改进节点电压法

 1Ω

(3)

8V

 6Ω

除此外,在什么情况 下,还用到改进节点 电压法?

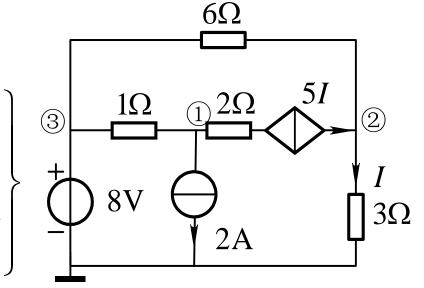
$$(\frac{1}{1} + \frac{1}{2})U_{n1} - \frac{1}{2}U_{n2} - \frac{1}{1} \times 8 = -2 - 5I$$

$$-\frac{1}{2}U_{n1} + (\frac{1}{2} + \frac{1}{3} + \frac{1}{6})U_{n2} - \frac{1}{6} \times 8 = 5I$$

$$I = \frac{U_{n2}}{3}$$

$$\frac{1}{1}U_{n1} - \frac{1}{1} \times 8 + 5I = -2$$

$$(\frac{1}{3} + \frac{1}{6})U_{n2} - \frac{1}{6} \times 8 - 5I = 0$$

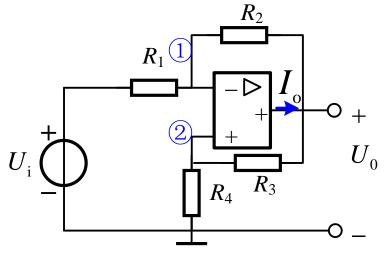


在节点电压方程中,与电流源串联的电阻不计入自导和 互导中 例2 图示电路,已知 R_1 =2k Ω , R_2 = R_3 = R_4 =2k Ω 。求电压比 U_0/U_i 。

解:

$$\left(\frac{1}{R_{1}} + \frac{1}{R_{2}}\right)U_{-} - \frac{1}{R_{2}}U_{o} = \frac{U_{i}}{R_{1}}$$

$$\left(\frac{1}{R_{3}} + \frac{1}{R_{4}}\right)U_{+} - \frac{1}{R_{3}}U_{o} = 0$$



$$U_{\scriptscriptstyle{-}} = U_{\scriptscriptstyle{+}}$$

$$-\frac{1}{R_{2}}U_{-}-\frac{1}{R_{3}}U_{+}+(\frac{1}{R_{2}}+\frac{1}{R_{3}})U_{o}=I_{o}$$

例3 图示非正弦电路, $u = [10 + 12\sqrt{2}\cos(\omega t) + 6\sqrt{2}\cos(2\omega t)]V$,

 $\omega L = 2\Omega$, $1/(\omega C) = 8\Omega$, 求电容电压的瞬时值和有效值。

$$\dot{U}_0 = 10V$$
 (1) $U_0 = 10V$

$$U_0 = 10V \qquad \qquad U_{C0}$$

(2)
$$\dot{U}_1 = 12 \angle 0^{\circ} V$$

$$U_{C0} = 10V$$

$$\dot{U}_{C1} = \frac{\overline{j\omega C}}{6 + j\omega L + \frac{1}{j\omega C}} \dot{U}_{1}$$

$$= \frac{-8j}{6+2j-8j} 12 \angle 0^{\circ} = \frac{16}{\sqrt{2}} \angle -45^{\circ} V$$

(3)
$$\dot{U}_2 = 6 \angle 0^{\circ} \text{V}$$

$$\dot{U}_{C2} = \frac{\frac{1}{j2\omega C}}{6 + j2\omega L + \frac{1}{j2\omega C}} \dot{U}_{2}$$

$$= \frac{-4j}{6 + 4j - 4j} 6 \angle 0^{\circ} = 4 \angle -90^{\circ} V$$

$$u_C = 10 + 16\cos(\omega t - 45^\circ) + 4\sqrt{2}\cos(\omega t - 90^\circ) \text{ V}$$

$$U_C = \sqrt{10^2 + \frac{16^2}{2} + 4^2} = 15.6 \text{ V}$$

谢谢!

祝同学们在期末取得好成绩!