

# 交流电路的复数解法

# 一、交流电路的复数解法

矢量图解法比较直观，运算简单。但在一些复杂的电路中，特别是要用交流电路的基尔霍夫方程组才能解决的复杂电路，矢量图往往无法预先画出，采用矢量图解法就甚感困难。这里我们介绍另一种普遍性计算方法，即借助复数理论讨论简谐交流电路，这种方法称复数解法。用复数表示，交流电路的各种公式都写成和直流电路十分相似的形式，这是复数解法的一个很大优点。

# 复数

## 复数的实部、虚部和模

虚单位，数学上用  $i$  来代表它，因为在电工中  $i$  代表电流，所以改用  $j$  代表虚单位，即

$$j = \sqrt{-1}$$

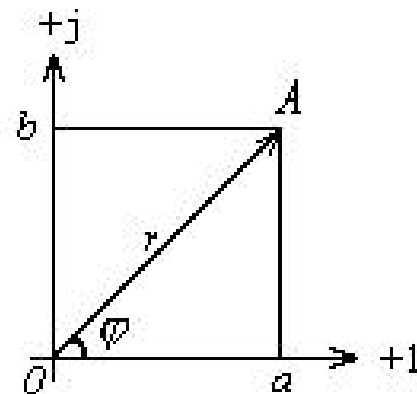
如图4.5所示，有向线段  $A$  可用下面的复数表示为

$$A = a + jb$$

由图可见，

$$r = \sqrt{a^2 + b^2}$$

$r$  表示复数的大小，称为复数的模。有向线段与实轴正方向间的夹角，称为复数的幅角，用  $\varphi$  表示，规定幅角的绝对值小于  $180^\circ$ 。



有向线段的复数表示

$$\begin{aligned} \text{复数的直角坐标式 : } A &= a + jb = r \cos \varphi + jr \sin \varphi \\ &= r(\cos \varphi + j \sin \varphi) \end{aligned}$$

$$\text{复数的指数形式 : } A = re^{j\varphi}$$

## 一、简谐量的复数表示法及一些重要概念

复数法的基本原则是把所有的简谐量都用对应的复数来表示。

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



$$\tilde{U} = U_m e^{j(\omega t + \varphi_u)}$$

$$i(t) = I_m \cos(\omega t + \varphi_i)$$



$$\tilde{I} = I_m e^{j(\omega t + \varphi_i)}$$

$\tilde{U}$  称为复电压,  $\tilde{I}$  称为复电流

同一段电路上的  $\tilde{U}$  和  $\tilde{I}$  的比值:

$$\frac{\tilde{U}}{\tilde{I}} = \frac{U_m e^{j(\omega t + \varphi_u)}}{I_m e^{j(\omega t + \varphi_i)}} = \frac{U_m}{I_m} e^{j(\varphi_u - \varphi_i)} = Z e^{j\varphi}$$

它是一个复数, 它的模等于这段电路的阻抗  $Z = \frac{U_m}{I_m}$   
它的辐角为  $\varphi = \varphi_u - \varphi_i$

我们把这个复数记作  $\tilde{Z}$  , 即  $\tilde{Z} = Ze^{j\varphi}$

复数  $\tilde{Z}$  完全概括了这段电路本身的两个方面基本性质——**阻抗和位相差**, 它叫做这段电路的**复阻抗**, 知道了复阻抗, 这段电路的性质就完全清楚了。

$$\text{由上面可得: } \tilde{U} = \tilde{I}\tilde{Z} \text{ 或 } \frac{\tilde{U}}{\tilde{I}} = \tilde{Z}$$

该公式同直流电路的欧姆定律具有完全相同的形式, 可见引入复阻抗的概念是大有好处的。

## 纯元件的复阻抗

(1) 电阻元件:  $Z_R = R, \varphi = 0, \therefore \tilde{Z}_R = R$

(2) 电容元件:

$$Z_C = \frac{1}{\omega C}, \varphi = -\frac{\pi}{2} \therefore \tilde{Z}_C = \frac{1}{\omega C} e^{-j\pi/2} = \frac{-j}{\omega C} = \frac{1}{j\omega C}$$

(3) 电感元件:

$$Z_L = \omega L, \varphi = \frac{\pi}{2} \therefore \tilde{Z}_L = \omega L e^{j\pi/2} = j\omega L$$

上述结果表明:  $\tilde{Z}_R$  为正实数;  $\tilde{Z}_C$  为负虚数;  $\tilde{Z}_L$  为正虚数。

## 二、串联、并联电路的复数解法

### 1、串联电路

$$u(t) = u_1(t) + u_2(t) \quad (\text{瞬时值关系})$$

用相应的复电压来代替它们，则有  $\tilde{U} = \tilde{U}_1 + \tilde{U}_2$   
设各段的复阻抗为  $\tilde{Z}_1$ 、 $\tilde{Z}_2$ ，整个电路的复阻抗为  $\tilde{Z}$   
 $\because \tilde{U}_1 = \tilde{I}_1 \tilde{Z}_1 \quad \tilde{U}_2 = \tilde{I}_2 \tilde{Z}_2 \quad \tilde{U} = \tilde{I} \tilde{Z}$

因为复电流  $\tilde{I}$  是共同的，代入消去  $\tilde{I}$

$$\Rightarrow \tilde{Z} = \tilde{Z}_1 + \tilde{Z}_2$$

## 2、并联电路

$$i(t) = i_1(t) + i_2(t) \quad (\text{瞬时值关系})$$

用相应的复电流来代替它们，则有： $\tilde{I} = \tilde{I}_1 + \tilde{I}_2$

设各分支的复阻抗为  $\tilde{Z}_1$ 、 $\tilde{Z}_2$ ，整个电路的复阻抗为  $\tilde{Z}$

$$\tilde{I}_1 = \frac{\tilde{U}}{\tilde{Z}_1} \quad \tilde{I}_2 = \frac{\tilde{U}}{\tilde{Z}_2} \quad \tilde{I} = \frac{\tilde{U}}{\tilde{Z}}$$

因为复电压  $\tilde{U}$  是共同的，代入消去  $\tilde{U}$

$$\Rightarrow \frac{1}{\tilde{Z}} = \frac{1}{\tilde{Z}_1} + \frac{1}{\tilde{Z}_2}$$

**结果表明：交流电路复阻抗的串、并联公式和直流电路电阻的串、并联公式完全一样。**



# 交流串、并联电路

- 用复数法计算简单电路时，电路的电压、电流关系与直流电路一样

$$\tilde{I} = \tilde{I}_1 = \tilde{I}_2,$$

■ 串联电路  $\tilde{U} = \tilde{U}_1 + \tilde{U}_2 = \tilde{I}\tilde{Z}_1 + \tilde{I}\tilde{Z}_2 = \tilde{I}\tilde{Z}$

$$\tilde{Z} = \tilde{Z}_1 + \tilde{Z}_2$$

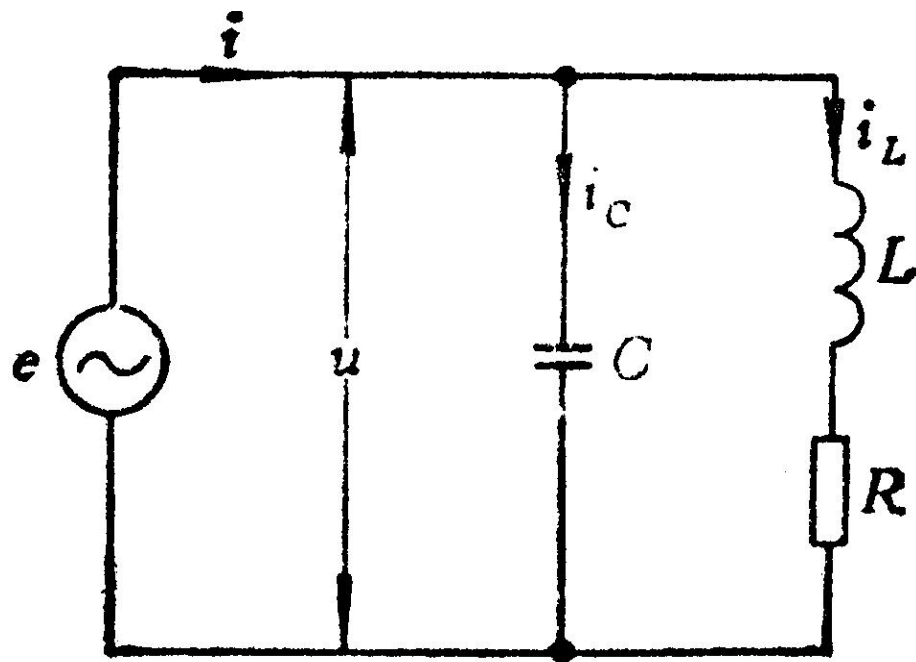
$$\tilde{U} = \tilde{U}_1 = \tilde{U}_2,$$

■ 并联电路

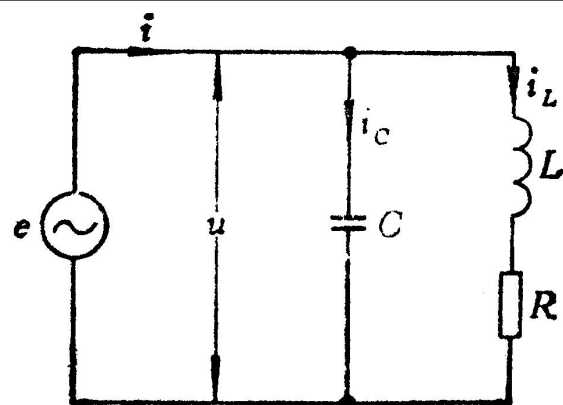
$$\tilde{I} = \tilde{I}_1 + \tilde{I}_2,$$

$$\frac{1}{\tilde{Z}_1} + \frac{1}{\tilde{Z}_2} = \frac{1}{\tilde{Z}}$$

例题：求 $R$ 、 $L$ 、 $C$ 串并联电路的总阻抗和相位差



- 先算L、R 串联电路的复阻抗 $Z_{LR}$



$$\tilde{Z}_{LR} = \tilde{Z}_L + \tilde{Z}_R = R + j\omega L$$

- 再算总电路复阻抗

$$\begin{aligned}\tilde{Z}^{-1} &= \tilde{Z}^{-1}_{LR} + \tilde{Z}^{-1}_C = \frac{1}{R + j\omega L} + j\omega C \\ &= \frac{1 - \omega^2 LC + j\omega CR}{R + j\omega L}\end{aligned}$$

- 复阻抗

$$\therefore \tilde{Z} = \frac{R + j\omega L}{1 - \omega^2 LC + j\omega CR}$$

# 求阻抗和幅角

利用复数运算规则

$$\therefore \tilde{Z} = \frac{R + j\omega L}{1 - \omega^2 LC + j\omega CR} = \frac{\tilde{Z}_1}{\tilde{Z}_2} = \frac{Z_1 e^{j\varphi_1}}{Z_2 e^{j\varphi_2}} = \frac{Z_1}{Z_2} e^{j(\varphi_1 - \varphi_2)}$$

模

$$Z = |\tilde{Z}| = \frac{|R + j\omega L|}{|1 - \omega^2 LC + j\omega CR|} = \sqrt{\frac{R^2 + (\omega L)^2}{(1 - \omega^2 LC)^2 + (\omega CR)^2}}$$

幅角

$$\varphi = \varphi_1 - \varphi_2 = \operatorname{tg}^{-1} \frac{\omega L}{R} - \operatorname{tg}^{-1} \frac{\omega CR}{1 - \omega^2 LC}$$

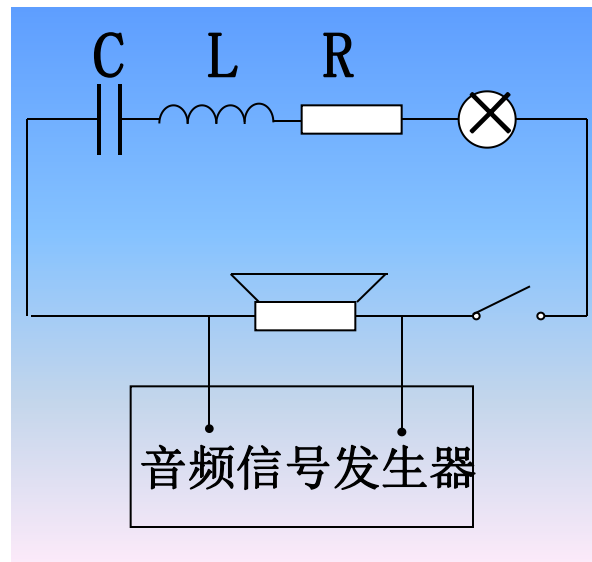
• 用三角恒等式

$$\operatorname{tg}^{-1} x - \operatorname{tg}^{-1} y = \operatorname{tg}^{-1} \frac{x - y}{1 + xy}$$

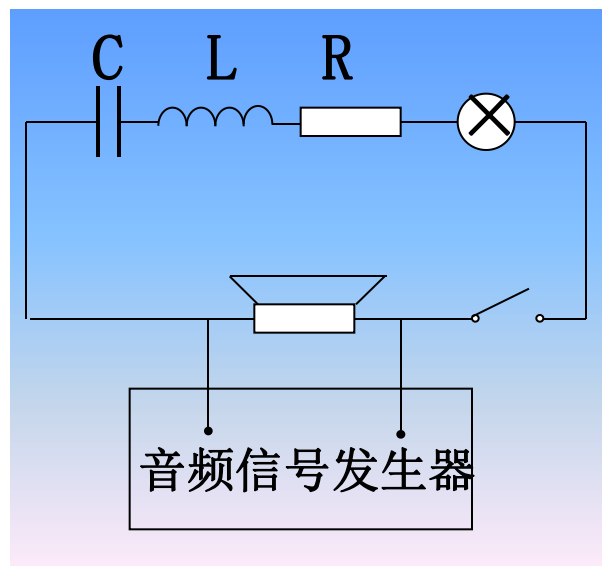
$$\varphi = \operatorname{tg}^{-1} \frac{\frac{\omega L}{R} - \frac{\omega CR}{1 - \omega^2 LC}}{1 + \frac{\omega L}{R} \cdot \frac{\omega CR}{1 - \omega^2 LC}} = \operatorname{tg}^{-1} \frac{\omega L - \omega C[R^2 + (\omega L)^2]}{R}$$

# 谐振电路

当电容 $C$ 、电感 $L$ 两类元件同时出现在一个电路中时，就会发生一种新现象——**谐振**。通常就把这种电路叫做谐振电路，它在实际中有重要的应用。谐振电路主要有串联谐振和并联谐振两种。



# 串联谐振



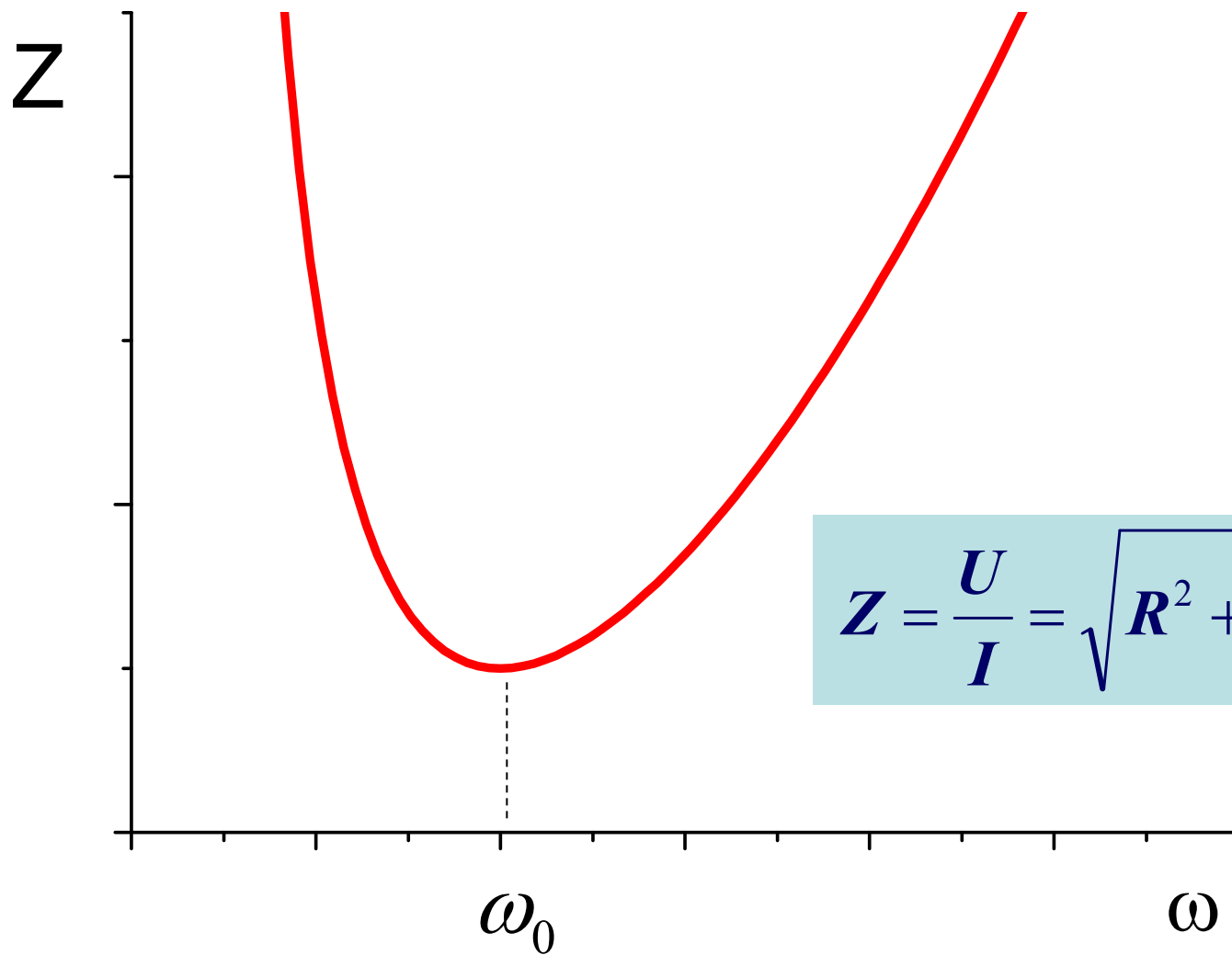
在维持电压不变的情况下，若从低到高地改变音频讯号发生器的频率  $f$  就会看到，小灯的亮度开始由小变大，到某个频率  $f_0$  后发生转折，又由大变小。这表示，LCR电路中的电流  $I$  随频率不是单调变化的，而是在  $f=f_0$  处有极大值  $I_M$ ，或者说电路的总阻抗  $Z$  在此时有个极小值  $Z_m$ 。这种现象叫做**谐振**。 $f_0$  称为谐振频率。

$$\begin{cases} U_R = IZ_R = IR \\ U_L = IZ_L = \omega LI \\ U_C = IZ_C = \frac{I}{\omega C} \end{cases}$$

$$\therefore U = \sqrt{U_R^2 + (U_L - U_C)^2} = I \sqrt{R^2 + \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)^2}$$

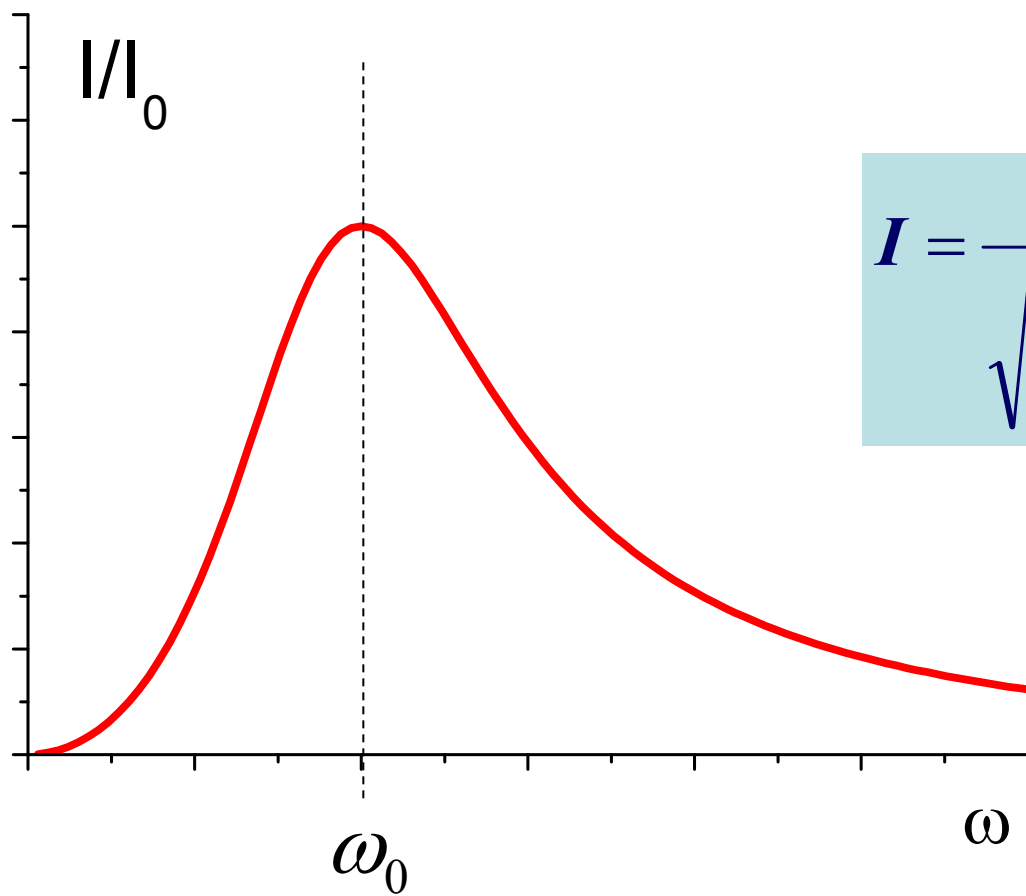
$$Z = \frac{U}{I} = \sqrt{R^2 + \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)^2}$$

$$\varphi = \operatorname{tg}^{-1} \frac{U_L - U_C}{U_R} = \operatorname{tg}^{-1} \frac{\omega L - \frac{1}{\omega C}}{R}$$

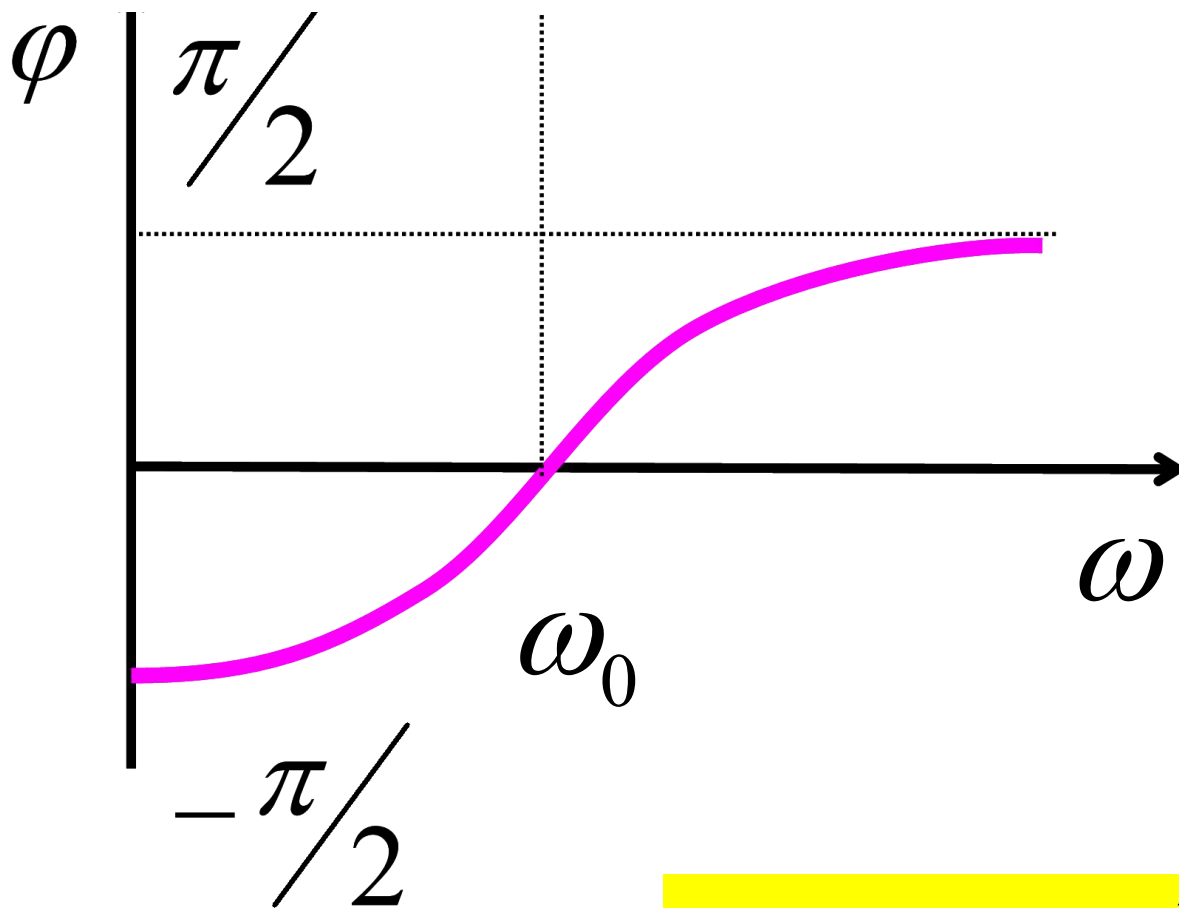


$$Z = \frac{U}{I} = \sqrt{R^2 + \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)^2}$$





$$I = \frac{U_0}{\sqrt{R^2 + \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)^2}}$$



$$\varphi = \arctan \frac{\omega L - 1 / \omega C}{R}$$

根据以上结果，我们来分析串联谐振电路的主要特征：

## 1、谐振频率

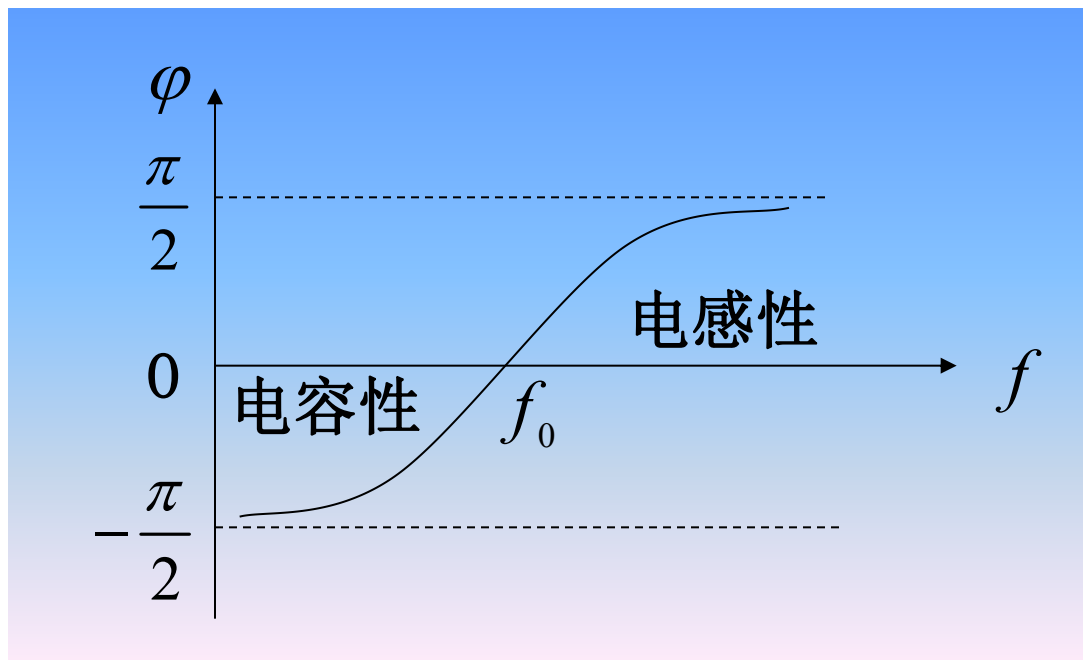
发生谐振时，电路里的等效阻抗最小，电流最大。

$$\omega L = \frac{1}{\omega C} \Rightarrow \omega = \frac{1}{\sqrt{LC}} = \omega_0 \text{ 或 } f = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}} = f_0$$

式中的 $\omega_0$ 和 $f_0$ 是由电路的L、C值决定的。当外来交流电的频率 $f$ 与电路的固有频率 $f_0$ 相同时，就会发生谐振现象。

## 2、位相关系

对于给定的L、C、R，当改变交流电的频率 $f$ 时，电路将表现出不同的性质，如下图所示：



总电压与  
总电流的  
相位差

$$\varphi = \arctan \frac{\omega L - 1 / \omega C}{R}$$

### 3、L及C上的电压分配

当电路发生谐振时，在L和C上的电压大小相等，方向相反，从整体上说它们的作用互相抵消，但它们的单独作用却不能忽视。设电路的总电压为U，则

$$I_{\max} = \frac{U}{R},$$

$$U_L = I_{\max} Z_L = \frac{\omega_0 L}{R} U = QU$$

$$U_C = I_{\max} Z_C = \frac{1}{R \omega_0 C} U = \frac{\omega_0 L}{R} U = QU$$

式中  $Q = \frac{\omega_0 L}{R} = \frac{1}{R \omega_0 C}$  , 称为  $Q$  值.

由于 $R \ll \omega_0 L$ ， $Q$ 值可以很大，可达几十乃至几百。因此就出现了分电压比总电压大得多的现象，这种现象只能出现在LCR串联电路之中，所以串联谐振又称为电压谐振。

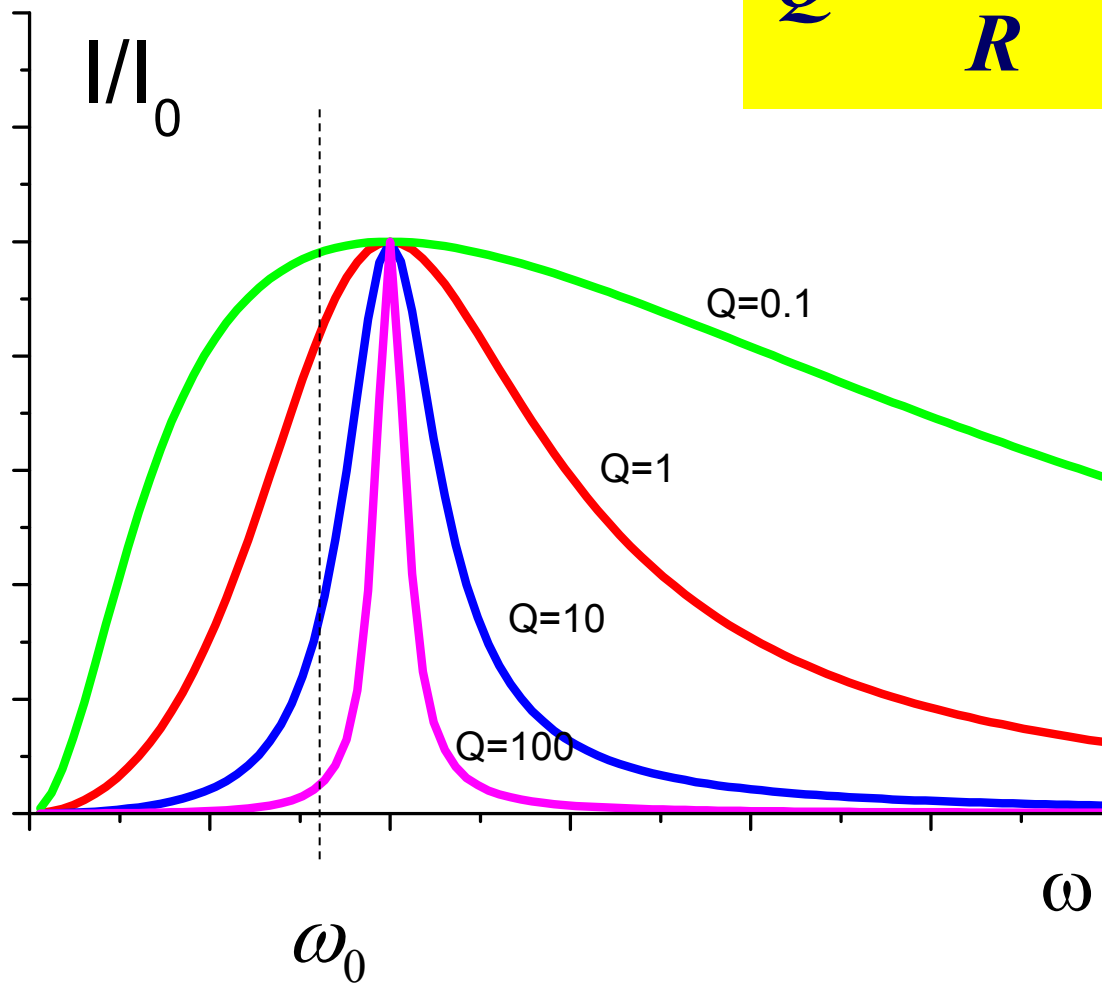
使串联谐振电路产生谐振有两种途径：一种是改变电源的频率，使其与电路的固有频率相等；另一种是改变电路中的电感或电容的数值，即改变电路的固有频率，使其与电源频率相等。改变电感或电容使电路产生谐振的过程，称为调谐。在收音机中就是利用调节可变电容来调谐的。

## Q值的意义

Q值是标志谐振电路性能好坏的一个纯数，因此Q值又称为电路的**品质因素**，

- 1、Q值反映了电压分配情况；
- 2、Q值反映频率选择性的好坏；
- 3、Q值反映电路中储能和耗能的情况。

$$Q = \frac{\omega_0 L}{R} = \frac{1}{R\omega_0 C}$$



$$I = \frac{U_0}{\sqrt{R^2 + (\omega L - \frac{1}{\omega C})^2}}$$



# 交流电的功率

# 一、交流电的功率

交流电在某一元件或组合电路中瞬间消耗的功率 $p(t)$ 与直流电路中一样，也等于 $u(t)$ 和 $i(t)$ 的乘积：

$$p(t)=u(t)i(t)。$$

与直流电路不同的是，无论 $u(t)$ 、 $i(t)$ 还是 $p(t)$ 都随时间变化。

- 瞬时功率  $P(t) = u(t)i(t)$

设:  $i(t) = I_o \cos \omega t$  电压与电流的相位差是  $\varphi$

$$u(t) = U_o \cos(\omega t + \varphi)$$

$$P(t) = U_o I_o \cos \omega t \cdot \cos(\omega t + \varphi)$$

$$= \frac{1}{2} U_o I_o \cos \varphi + \frac{1}{2} U_o I_o \cos(2\omega t + \varphi)$$

有效值

$$= UI \cos \varphi + UI \cos(2\omega t + \varphi)$$

平均功率  
有功功率  
简称功率

$$\bar{P} = \frac{1}{T} \int_0^T u(t)i(t) \cdot dt = UI \cos \varphi$$

纯电阻元件：

$$\varphi = 0 \quad R_R = R \quad \overline{P}_R = UI = I^2 R$$

纯电感元件：

$$\varphi = \frac{\pi}{2} \quad R_L = 0 \quad \overline{P}_L = 0$$

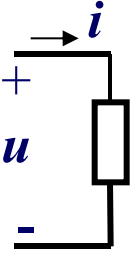
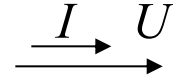
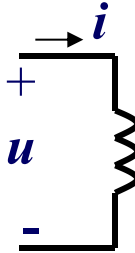
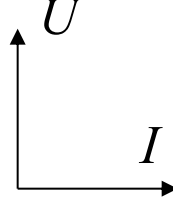
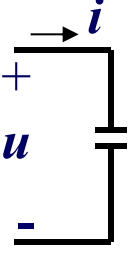
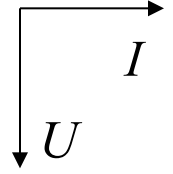
纯电容元件：

$$\varphi = -\frac{\pi}{2} \quad R_C = 0 \quad \overline{P}_C = 0$$

纯电感和纯电容的有功电阻都为零，不消耗能量，只是不断地与电源交换能量。实际电路中，电容器与电感的介质损失，也有相当的等效有功电阻。

**注意：计算功率不能用复电压和复电流的乘积来代替。**

# 小结

电路参数	电路图 (参考方向)	基本关系	阻抗	电压、电流关系			功率 有功功率
				瞬时值	有效值	相量图	
<b>R</b>		$u = iR$	$R$	设 $i = I \sin \omega t$ 则 $u = U \sin \omega t$	$U = IR$	 $u、i$ 同相	$UI$ $I^2 R$
<b>L</b>		$u = L \frac{di}{dt}$	$jX_L$	设 $i = I \sin \omega t$ 则 $u = I \omega L \sin(\omega t + 90^\circ)$	$U = IX_L$ $X_L = \omega L$	 $u$ 领先 $i$ $90^\circ$	<b>0</b>
<b>C</b>		$i = C \frac{du}{dt}$	$-jX_C$	设 $i = I \sin \omega t$ 则 $u = I \omega C \sin(\omega t - 90^\circ)$	$U = IX_C$ $X_C = 1 / \omega c$	 $u$ 落后 $i$ $90^\circ$	<b>0</b>

谢谢

