

第7章 频率特性和谐振现象

开课教师： 王灿

开课单位： 机电学院--电气工程学科



第7章 频率特性和谐振现象

提要：本章主要研究电路特性与频率的关系。主要内容有网络函数和频率特性的概念；串联谐振和并联谐振现象； RLC 串联电路的频率特性。

重点：串联、并联谐振的条件和特点。

本章目次

7.1 网络函数和频率特性

7.2 串联谐振电路

7.3 RLC 串联电路的频率特性

7.4 并联谐振电路

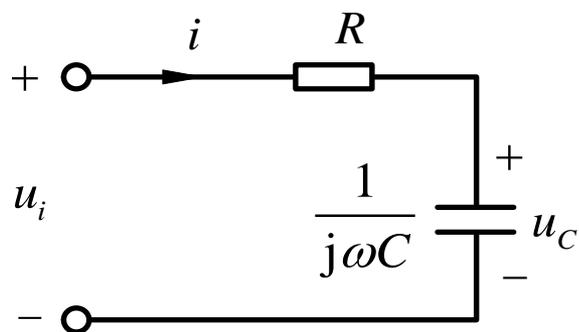


7.1 网络函数和频率特性

基本要求：掌握网络函数的定义、幅频特性和相频特性以及低通、高通、带通和带阻等概念。

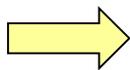
【引例】电路如图所示，当 $R = 100\Omega$ ， $C = 100\mu\text{F}$

$u_i = (\sqrt{2} + \sqrt{2} \cos 10t + \sqrt{2} \cos 100t + \sqrt{2} \cos 1000t) \text{ V}$ ， 求 u_C 。

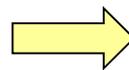


$$u_C = \sqrt{2} + \sqrt{2} \times 0.995 \cos(10t - 5.71^\circ) \\ + \sqrt{2} \times 0.707 \cos(100t - 45^\circ) \\ + \sqrt{2} \times 0.099 \cos(1000t - 84.29^\circ)$$

激励的
频率变化



感抗和容抗
随频率变化



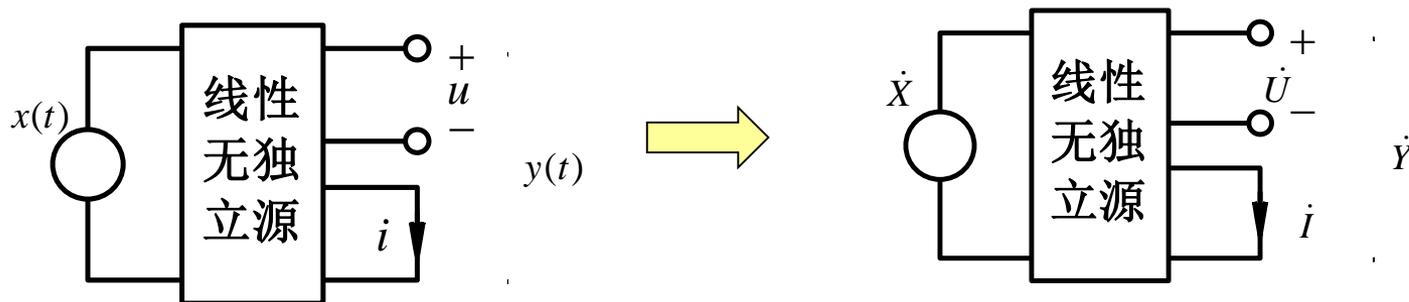
电路工作状态
随频率变化

7.1 网络函数和频率特性

1. 网络函数

在只有一个激励的正弦电流电路中响应相量与激励相量之比，称为网络函数。

$$H(j\omega) = \frac{\text{响应相量}}{\text{激励相量}} \stackrel{\text{def}}{=} \frac{\dot{Y}}{\dot{X}}$$



网络函数决定于电路**结构**、元件**参数**和电源**频率**，而与激励的相量无关。

7.1 网络函数和频率特性

1. 网络函数

激励和响应属于同一端口 { 等效输入阻抗(驱动点阻抗)
等效输入导纳(驱动点导纳)

激励和响应属于不同端口时，网络函数又称为转移函数或传递函数。

激励	响应	转移函数
电流	电流	转移电流比 (transfer current ratio)
电流	电压	转移阻抗 (transfer impedance)
电压	电流	转移导纳 (transfer admittance)
电压	电压	转移电压比 (transfer voltage ratio)

7.1 网络函数和频率特性

2. 频率响应

研究网络函数或响应随频率变动的规律称为**电路的频率响应**。

将网络函数写成极坐标形式得

$$H(j\omega) = |H(j\omega)| \angle \theta(\omega)$$

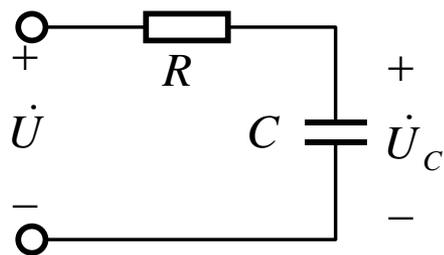
$|H(j\omega)|$ 为网络函数的模，称为网络函数的**幅频特性**，反映响应与激励有效值之比与频率的关系。

$\theta(\omega)$ 为网络函数的辐角，称为网络函数的**相频特性**，反映响应超前于激励的相位差与频率的关系。

网络的幅频特性和相频特性总称为**频率特性**。

7.1 网络函数和频率特性

2. 频率响应



$$H(j\omega) = \frac{\dot{U}_C}{\dot{U}} = \frac{1/j\omega C}{R + 1/j\omega C} = \frac{1}{1 + j\omega RC}$$

令 $\omega_0 = 1/RC$ (RC 电路的固有频率或自然频率)

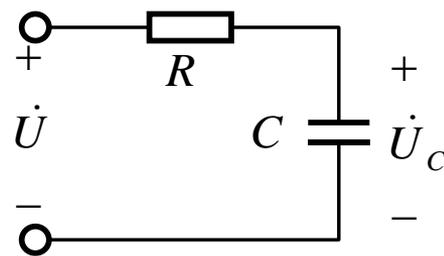
$$H(j\omega) = \frac{1}{1 + j\omega / \omega_0} = \frac{1}{\sqrt{1 + (\omega / \omega_0)^2}} \angle -\arctan(\omega / \omega_0)$$

$$|H(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{1 + (\omega / \omega_0)^2}} \quad \theta(\omega) = -\arctan(\omega / \omega_0)$$

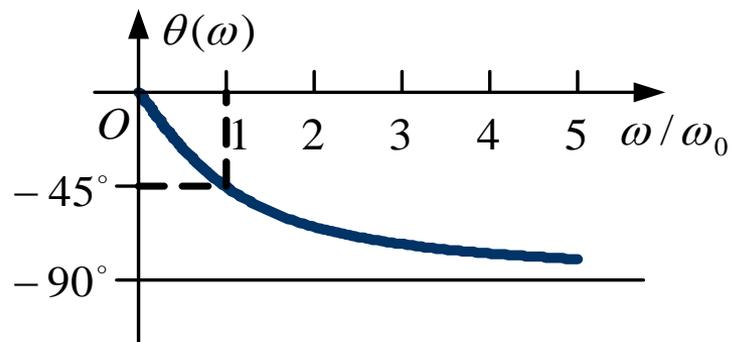
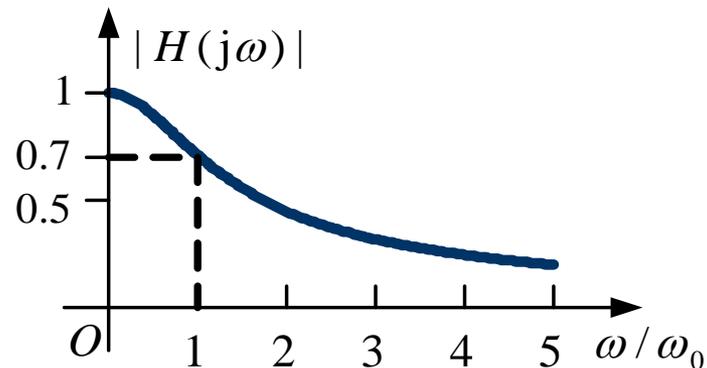
7.1 网络函数和频率特性

2. 频率响应

$$|H(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{1 + (\omega / \omega_0)^2}}$$
$$\theta(\omega) = -\arctan(\omega / \omega_0)$$

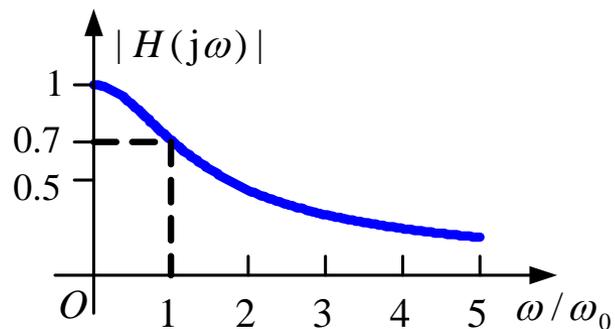


ω / ω_0	$ H(j\omega) $	$\theta(\omega)$
0	1	0°
1	$1/\sqrt{2}$	-45°
2	$1/\sqrt{5}$	-63.43°
\vdots	\vdots	\vdots
∞	0	-90°

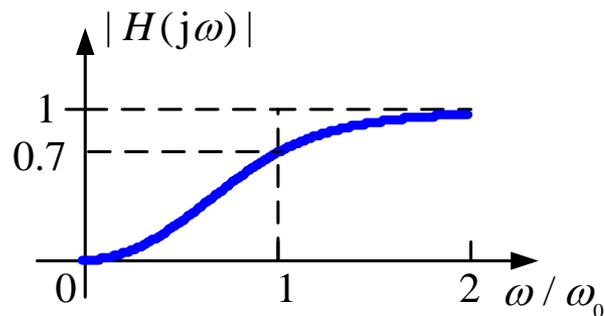


7.1 网络函数和频率特性

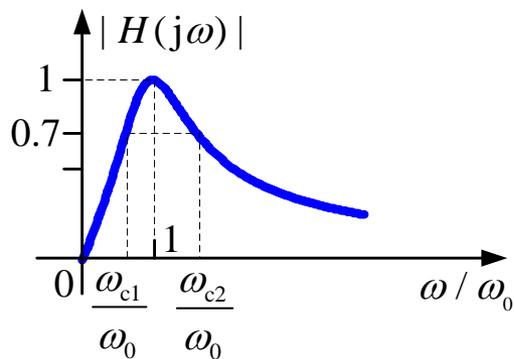
3. 几个相关概念



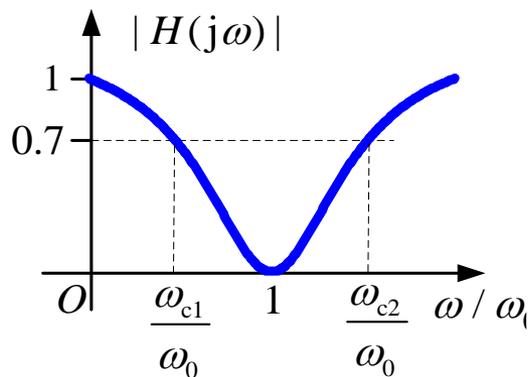
低通网络



高通网络



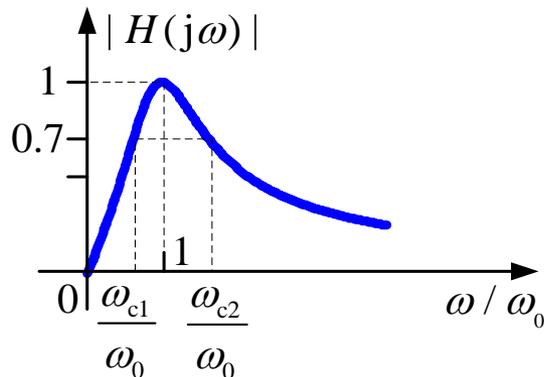
带通网络



带阻网络

7.1 网络函数和频率特性

3. 几个相关概念



将网络函数的模下降到最大值的 $1/\sqrt{2}$ 时所对应的频率称为截止频率 ω_c 。

ω_{c1} — 低频截止频率

ω_{c2} — 高频截止频率

$\omega_{c1} < \omega < \omega_{c2}$ — 通带

$\Delta\omega = \omega_{c2} - \omega_{c1}$ — 通带宽度，带宽

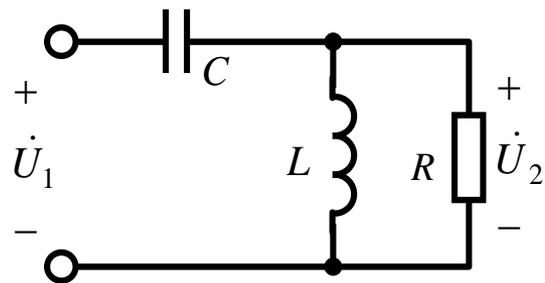
$0 < \omega < \omega_{c1}, \quad \omega > \omega_{c2}$ — 阻带

【例题7.1】

求图示电路的网络函数 $H(j\omega) = \dot{U}_2 / \dot{U}_1$

【解】

$$\begin{aligned} H(j\omega) &= \frac{\dot{U}_2}{\dot{U}_1} = \frac{\frac{j\omega L \times R}{j\omega L + R}}{\frac{j\omega L \times R}{j\omega L + R} + \frac{1}{j\omega C}} \\ &= \frac{-\omega^2}{-\omega^2 + j\frac{\omega}{RC} + \frac{1}{LC}} \end{aligned}$$

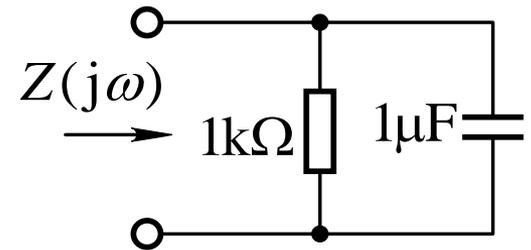


【补充7.1】

求图示RC并联电路的输入阻抗 $Z(j\omega)$ ，大致画出其幅频特性和相频特性，确定通带、阻带和截止频率。

【解】由阻抗并联等效公式得

$$Z(j\omega) = \frac{10^3 / (j\omega 10^{-6})}{10^3 + 1 / (j\omega 10^{-6})} = \frac{10^3}{1 + j\omega 10^{-3}} \Omega$$



阻抗模及幅角分别为：

$$|Z(j\omega)| = \frac{10^3}{\sqrt{1 + (10^{-3}\omega)^2}} \quad \theta(\omega) = -\arctan(10^{-3}\omega)$$

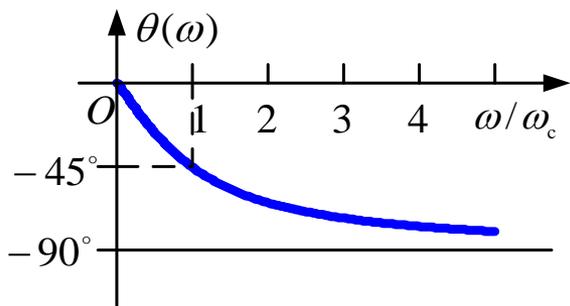
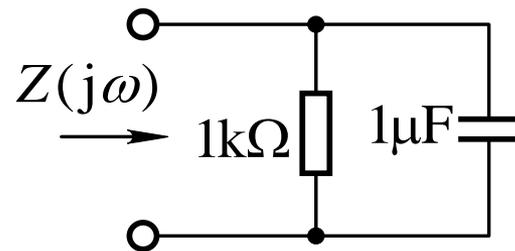
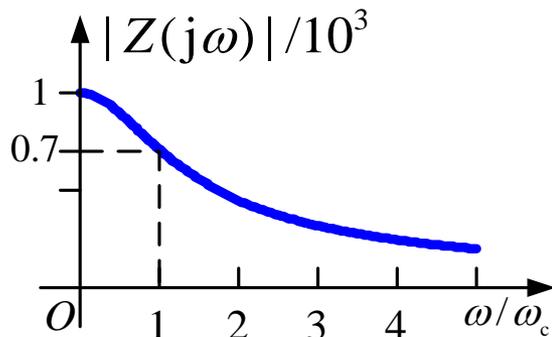
令： $|Z(j\omega_c)| = 10^3 / \sqrt{2}$ 求得截止角频率 $\omega_c = 10^3 \text{ rad/s}$

通带 $\omega = 0 \sim 10^3 \text{ rad/s}$ 阻带 $\omega = 10^3 \text{ rad/s} \sim \infty$

【补充7.1】

求图示RC并联电路的输入阻抗 $Z(j\omega)$ ，大致画出其幅频特性和相频特性，确定通带、阻带和截止频率。

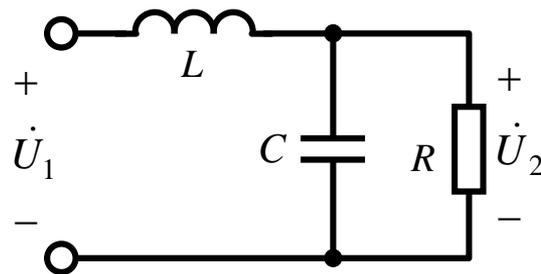
【解】



【补充7.2】

求图示电路的网络函数 $H(j\omega) = \dot{U}_2 / \dot{U}_1$ ，它具有高通特性还是低通特性？

【解】 RC 并联的等效阻抗



$$Z_{RC} = \frac{R / j\omega C}{R + 1 / j\omega C} = \frac{R}{1 + j\omega RC}$$

$$H(j\omega) = \dot{U}_2 / \dot{U}_1 = \frac{Z_{RC}}{j\omega L + Z_{RC}} = \frac{1}{1 - \omega^2 LC + j\omega L / R}$$

$$\text{幅频特性 } |H(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{(1 - \omega^2 LC)^2 + (\omega L / R)^2}}$$

$$\left. \begin{array}{l} \text{当 } \omega \rightarrow 0 \text{ 时 } |H(j\omega)| = 1 \\ \text{当 } \omega \rightarrow \infty \text{ 时 } |H(j\omega)| = 0 \end{array} \right\}$$



它具有低通特性

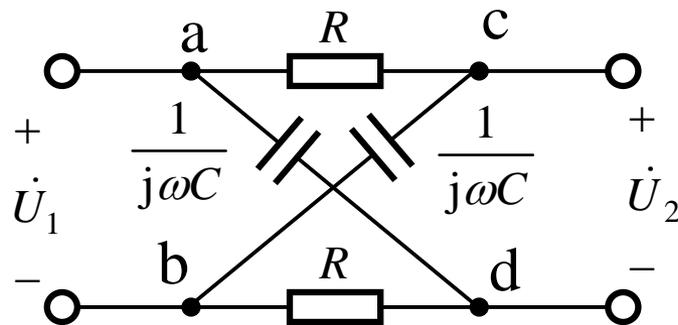
【补充7.3】

求图示电路的转移电压比 $H(j\omega) = \dot{U}_2 / \dot{U}_1$ (\dot{U}_2 为开路电压)，写出其幅频特性和相频特性，指出 $H(j\omega)$ 的辐角随频率变化的范围。

【解】由KVL及分压公式得

$$\begin{aligned}\dot{U}_2 &= \dot{U}_{cb} - \dot{U}_{db} \\ &= \left(\frac{1/j\omega C}{R + 1/j\omega C} - \frac{R}{R + 1/j\omega C} \right) \dot{U}_1\end{aligned}$$

$$H(j\omega) = \frac{\dot{U}_2}{\dot{U}_1} = \frac{1 - j\omega RC}{1 + j\omega RC} \quad \Rightarrow \quad |H(j\omega)| = \frac{\sqrt{1^2 + (\omega RC)^2}}{\sqrt{1^2 + (\omega RC)^2}} = 1$$



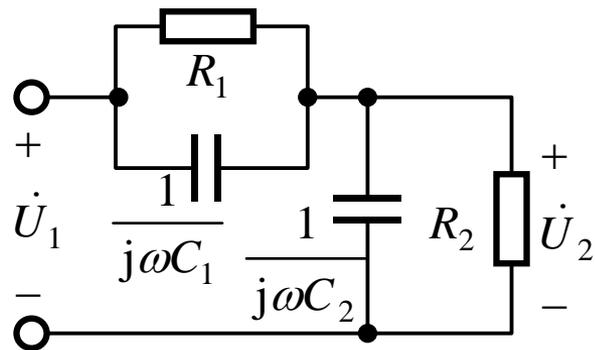
幅频特性为常量，与频率无关，具有全通特性，常用作移相。

【补充7.4】

求图示电路的转移电压比 $H(j\omega) = \dot{U}_2 / \dot{U}_1$ ，当 $R_1 C_1 = R_2 C_2$ 时此网络函数有何特性？

【解】 设 $Z_1 = R_1 // \frac{1}{j\omega C_1} = \frac{R_1}{1 + j\omega R_1 C_1}$

$$Z_2 = R_2 // \frac{1}{j\omega C_2} = \frac{R_2}{1 + j\omega R_2 C_2}$$



由分压公式得 $\dot{U}_2 = \frac{Z_2}{Z_1 + Z_2} \dot{U}_1$

$$H(j\omega) = \frac{\dot{U}_2}{\dot{U}_1} = \frac{R_2(1 + j\omega R_1 C_1)}{R_1(1 + j\omega R_2 C_2) + R_2(1 + j\omega R_1 C_1)}$$

当 $R_1 C_1 = R_2 C_2$ 时，得

$$H(j\omega) = \frac{R_2}{R_1 + R_2}$$

此网络函数模及辐角均与频率无关。

7.2 串联谐振电路

为什么一队士兵在坚固的桥上整齐地走会导致桥坍塌？

物体、人体都有固有频率，当外界频率与固有频率相同时，会发生共振(Resonance)。



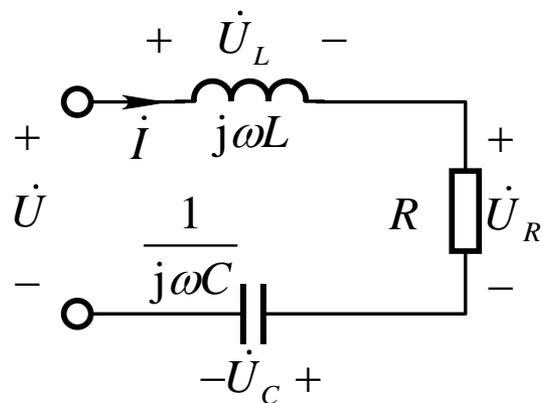
7.2 串联谐振电路

基本要求：了解谐振的定义；明确串联谐振条件；掌握串联谐振特点，并熟练应用。

主要内容

- 一、谐振的定义
- 二、 RLC 串联电路发生谐振的条件
- 三、 RLC 串联电路的谐振曲线
- 四、 RLC 串联电路谐振时的特点

一、谐振的定义

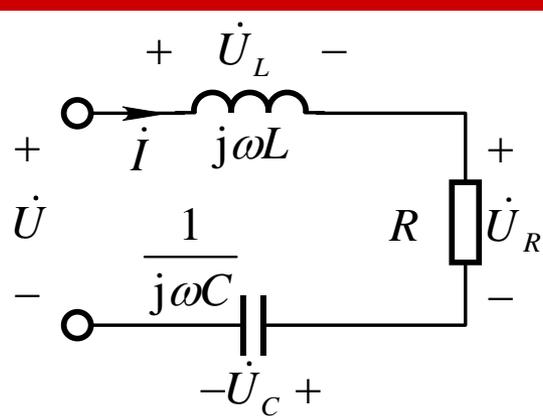


$$Z = R + j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right) = R + jX$$

对于任何含有电感和电容的一端口电路，在一定的条件下可呈现电阻性，其端口电压与电流同相位，则称此一端口电路发生谐振。

RLC串联电路中发生的谐振称为串联谐振。

二、 RLC 串联电路发生谐振的条件



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

$$\text{Im}[Z] = 0 \Rightarrow \omega L = \frac{1}{\omega C}$$

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} \quad \text{或} \quad L_0 = \frac{1}{\omega_0^2 C} \quad \text{或} \quad C_0 = \frac{1}{\omega_0^2 L}$$

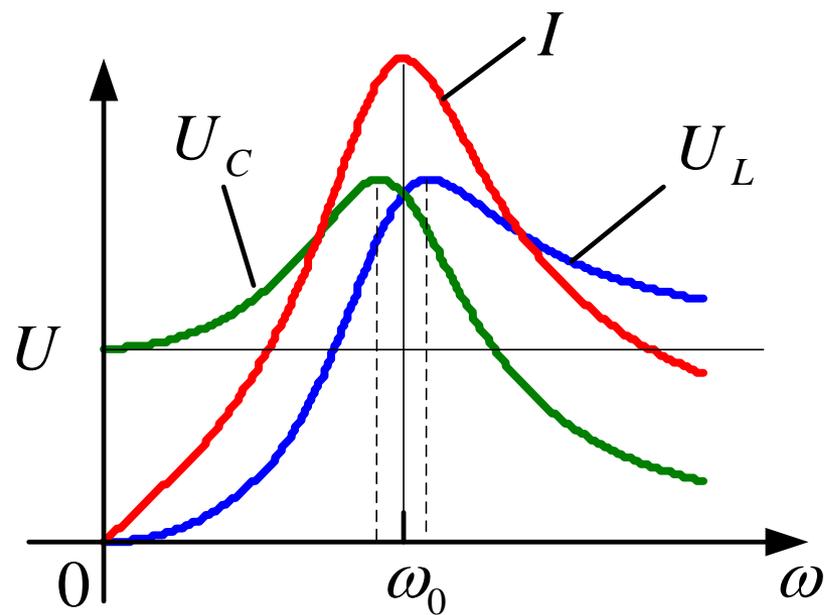
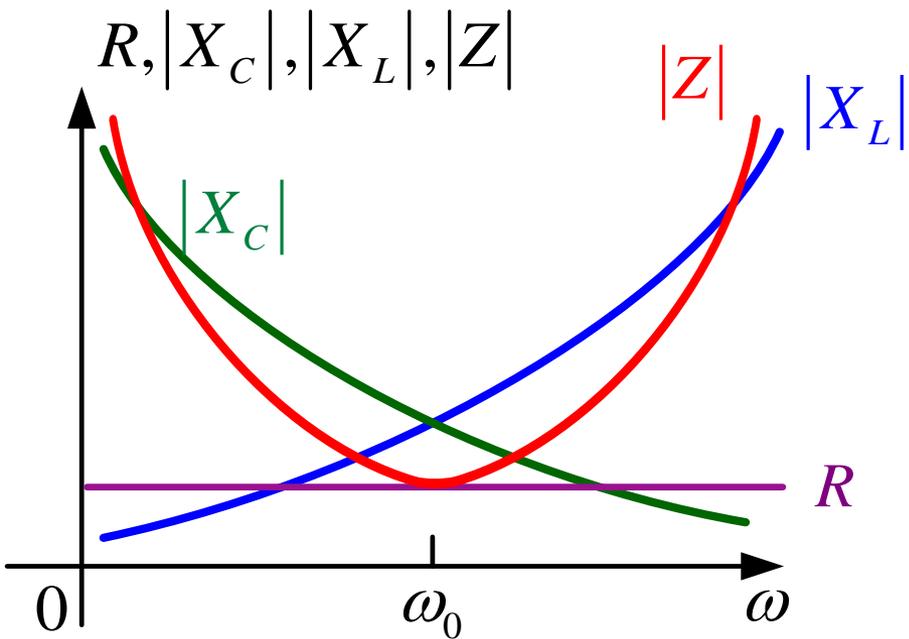
$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} \quad \text{称为} RLC \text{串联电路的谐振角频率}$$

$$f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}} \quad \text{称为} RLC \text{串联电路的谐振频率}$$

$$\rho = \omega_0 L = \frac{1}{\omega_0 C} = \sqrt{\frac{L}{C}} \quad \text{称为} RLC \text{串联电路的特性阻抗}$$

$$Q = \frac{\rho}{R} = \frac{\omega_0 L}{R} = \frac{1}{R\omega_0 C} = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}} \quad \text{称为} RLC \text{串联电路的品质因数}$$

三、*RLC*串联电路的谐振曲线



四、 RLC 串联电路谐振时的特点

1. 谐振时的阻抗

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

$$\omega_0 L = \frac{1}{\omega_0 C} \quad \text{感抗与容抗作用相抵消}$$

$$Z(\omega_0) = R \quad \text{电路呈纯阻性，阻抗模最小}$$

2. 谐振时的电流

$$I(\omega_0) = \frac{U}{|Z|} = \frac{U}{R}$$

在电源电压有效值一定的条件下，电流达到最大值。

四、*RLC*串联电路谐振时的特点

3. 谐振时的电压

$$\dot{U}_R(\omega_0) = R\dot{I}(\omega_0) = \dot{U}$$

$$\dot{U}_L(\omega_0) = j\omega_0 L\dot{I}(\omega_0) = j\rho\dot{I}(\omega_0)$$

$$\dot{U}_C(\omega_0) = \frac{1}{j\omega_0 C}\dot{I}(\omega_0) = -j\rho\dot{I}(\omega_0)$$

$$\dot{U}_L(\omega_0) + \dot{U}_C(\omega_0) = 0$$

***LC*串联谐振部分相当于短路**

$$U_L(\omega_0) = U_C(\omega_0) = \rho I(\omega_0) = \rho \frac{U}{R} = QU$$

电压谐振

四、 RLC 串联电路谐振时的特点

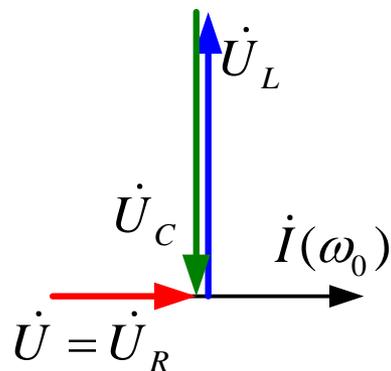
4. 谐振时的无功功率

$$Q(\omega_0) = Q_L(\omega_0) + Q_C(\omega_0) = \omega_0 L I^2(\omega_0) - \frac{1}{\omega_0 C} I^2(\omega_0)$$

$$Q(\omega_0) = 0$$

电感吸收的无功功率等于电容发出的无功功率，
电路吸收的总无功功率等于零。

5. 谐振时的相量图



【补充7.5】

某收音机接收等效电路如图所示。已知：

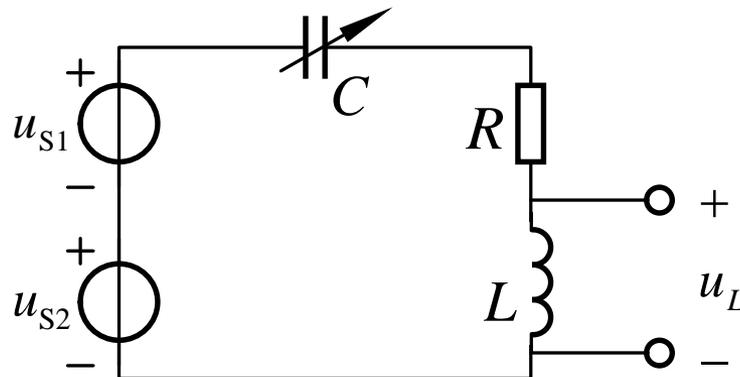
$$R = 6\Omega$$

$$L = 300\mu\text{H}$$

两广播电台信号分别为

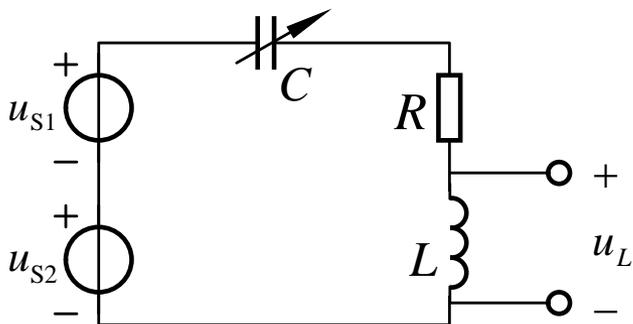
$$\begin{cases} U_{S1} = 1.5\text{mV} & f_1 = 540\text{kHz} \\ U_{S2} = 1.5\text{mV} & f_2 = 600\text{kHz} \end{cases}$$

- (1) 要接收 u_{S1} 信号，求电容 C 值和品质因数 Q ；
- (2) 保持 C 值不变，分别计算 u_{S1} 和 u_{S2} 单独作用时的电流值及在电感 L 上的输出电压值。



【补充7.5】

(1) 要接收 u_{S1} 信号, 求电容 C 值和品质因数 Q ;



【解】

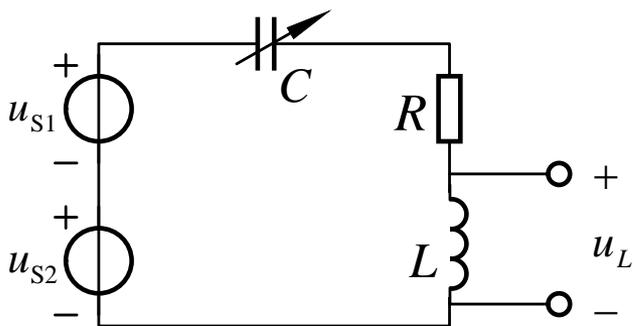
令 C 与 L 发生谐振:

$$C = \frac{1}{(2\pi f_1)^2 L} = \frac{1}{(2 \times 3.14 \times 540 \times 10^3)^2 \times 300 \times 10^{-6}} = 290 \text{ pF}$$

$$Q = \frac{\omega_0 L}{R} = \frac{2 \times 3.14 \times 540 \times 10^3 \times 300 \times 10^{-6}}{6} = 169.6$$

【补充7.5】

(2) 保持 C 值不变, 分别计算 u_{S1} 和 u_{S2} 单独作用时的电流值及在电感 L 上的输出电压值。



【解】

u_{S1} 作用时电路处于谐振状态:

$$I_1 = I_0 = \frac{U_{S1}}{R} = \frac{1.5 \times 10^{-3}}{6} = 250 \mu\text{A}$$

$$U_{L1} = QU_{S1} = 169.6 \times 1.5 \times 10^{-3} = 254.4 \text{mV}$$

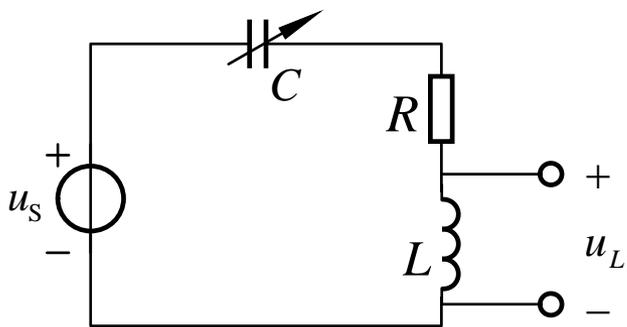
u_{S2} 作用时电路处于失谐状态:

$$I_2 = \frac{U_{S2}}{\sqrt{R^2 + \left(\omega_2 L - \frac{1}{\omega_2 C}\right)^2}} = 6.93 \mu\text{A}$$

$$U_{L2} = \omega_2 L I_2 = 2\pi \times 600 \times 10^3 \times 0.3 \times 10^{-3} \times 6.93 \times 10^{-6} = 7.84 \text{mV}$$

【补充7.6】

RLC 串联电路中，已知电感 $L = 320\mu\text{H}$ ，若要求电路的谐振频率覆盖中波无线电广播频率(从550kHz到1.6MHz)。试求可变电容 C 的变化范围。



【解】谐振时 $\omega L = \frac{1}{\omega C}$

$$C = \frac{1}{\omega^2 L} = \frac{1}{4\pi^2 f^2 L}$$

当 $f = 550\text{kHz}$ 时 $C \approx 262\text{pF}$

当 $f = 1.6\text{MHz}$ 时 $C \approx 31\text{pF}$

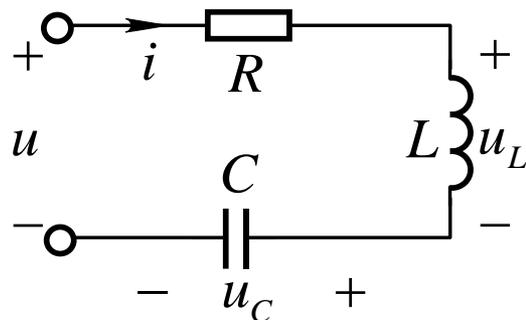
所以可变电容 C 的变化范围应为 $31 \sim 262\text{pF}$

【补充7.7】

图示电路，已知 $u = 0.1\sqrt{2}\cos\omega t$ V， $\omega = 10^4$ rad/s 时电流 i 的有效值最大为1A，此时 $U_L = 10$ V

(1) 求 R 、 L 、 C 及品质因数 Q 。

(2) 求电流 i 和电压 u_L 、 u_C 。



【解】 电路发生谐振时，有

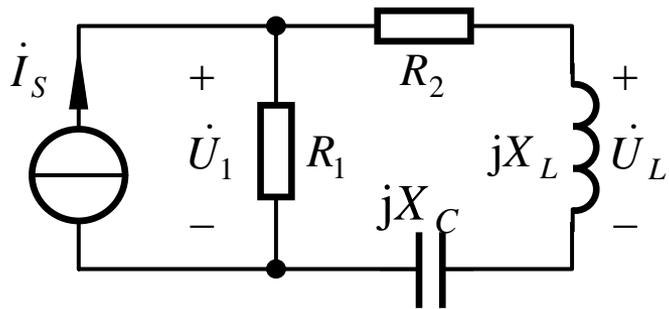
$$\left. \begin{aligned} \omega &= 1/\sqrt{LC} = 10^4 \text{ rad/s} \\ I &= U/R = 1\text{A} \\ Q &= U_L/U = \omega L/R = 100 \end{aligned} \right\} \text{解得} \begin{cases} R = 0.1\Omega \\ L = 1\text{mH} \\ C = 10\mu\text{F} \end{cases}$$

根据谐振特点，则

$$\begin{cases} i = \sqrt{2} \cos \omega t \text{ A} \\ u_L = 10\sqrt{2} \cos(\omega t + 90^\circ) \text{ V} \\ u_C = 10\sqrt{2} \cos(\omega t - 90^\circ) \text{ V} \end{cases}$$

【补充7.8】

设图示电路处于谐振状态，其中 $I_S = 1\text{A}$ ， $R_1 = |X_C| = 100\Omega$
 $U_1 = 50\text{V}$ 。求电压 U_L 和电阻 R_2 。



【解】 因为电路处于谐振状态，电感电容串联相当于短路，则有

$$R_1 // R_2 = \frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2} = \frac{U_1}{I_S} = 50\Omega$$

解得 $R_2 = 100\Omega$

电路处于谐振状态，则 $X_L = |X_C| = 100\Omega$

得到 $U_L = \frac{1}{2} I_S X_L = 50\text{V}$