第11章 电路的频率响应

| 11.1 | 网络函数 |
|------|--------------|
| 11.2 | RLC串联电路的谐振 |
| 11.3 | RLC串联电路的频率响应 |
| 11.4 | RLC并联谐振电路 |
| 11.5 | 波特图 |
| 11.6 | 滤波器简介 |



●重点

1. 网络函数

2. 串、并联谐振的概念;



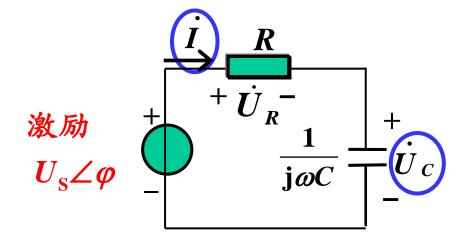
11.1 网络函数

当电路中激励源的频率变化时,电路中的感抗、容抗将跟随频率变化,从而导致电路的工作状态亦跟随频率变化。因此,分析研究电路和系统的频率特性就显得格外重要。

频率特性

电路和系统的工作状态跟随频率而变化的现象, 称为电路和系统的频率特性,又称频率响应。





响应

$$\dot{I} = \frac{U_{\rm S} \angle \varphi}{R - j \frac{1}{\omega C}} = \frac{U_{\rm S}}{\sqrt{R^2 + (\frac{1}{\omega C})^2}} \angle (\varphi + \arctan \frac{1}{\omega RC})$$

$$\dot{U}_C = \frac{1}{j\omega C}\dot{I} = \frac{U_S}{\sqrt{(\omega RC)^2 + 1}} \angle (\varphi + \arctan \frac{1}{\omega RC} - 90^\circ)$$

电路响应的幅值和相角均随频率的变化而变化





电路的频率特性

改变电路激励的频率 (维持其幅值不变) 对电路造成的影响。

阻抗

支路电压电流

输入输出关系

阻抗频率特性

电压频率特性

网络函数

电抗频率特性

电流频率特性

$$X_L = \omega L$$

$$\dot{I} = \frac{U_{\rm S}}{\sqrt{R^2 + (1/\omega C)^2}} \angle (\varphi + \arctan 1/\omega RC) \qquad H = \frac{\dot{\varphi} \dot{\Omega}}{\dot{\chi} \dot{R}}$$

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

1. 网络函数H (j ω) 的定义

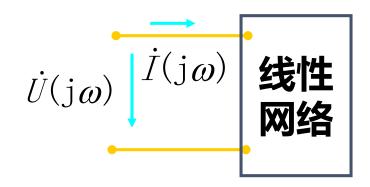
在线性正弦稳态网络中,当只有一个独立激励源作用时,网络中某一处的响应(电压或电流)与网络输入之比,称为该响应的网络函数。

$$H(j\omega) = \frac{\dot{R}(j\omega)}{\dot{E}(j\omega)}$$



2. 网络函数 $H(j\omega)$ 的物理意义

● 驱动点函数



激励是电流源,响应是电压

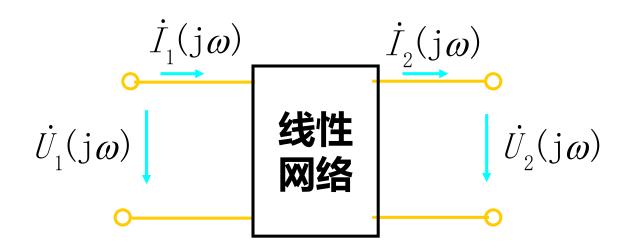
$$H(j\omega) = \frac{\dot{U}(j\omega)}{\dot{I}(j\omega)}$$
 → 策动点阻抗

激励是电压源,响应是电流

$$H(j\omega) = \frac{\dot{I}(j\omega)}{\dot{U}(j\omega)}$$
 — 策动点导纳



转移函数(传递函数)



激励是电压源

激励是电流源

$$H(j\omega) = \frac{\dot{I}_2(j\omega)}{\dot{U}_1(j\omega)}$$
 转移

$$H(j\omega) = \frac{\dot{U}_2(j\omega)}{\dot{I}_1(j\omega)}$$
 類抗

$$H(j\omega) = \frac{U_2(j\omega)}{\dot{U}_1(j\omega)}$$
 转移电压比

$$H(j\omega) = \frac{I_2(j\omega)}{\dot{I}_1(j\omega)}$$





① H(j\omega)与网络的结构、参数值有关,与输入、输出变量的类型以及端口对的相互位置有关,与输入、输出幅值无关。因此网络函数是网络性质的一种体现。

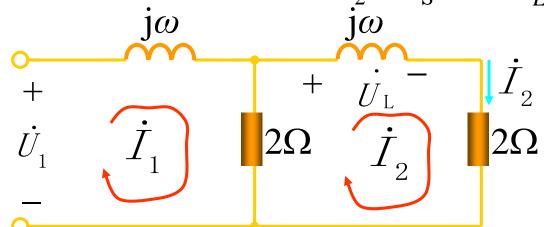
② H(j\o) 是一个复数,它的频率特性分为两个部分:

幅频特性 \longrightarrow 模与频率的关系 $H(j\omega)$ α

相频特性 —— 幅角与频率的关系 $\phi(j\omega)$ ω

③网络函数可以用相量法中任一分析求解方法获得。

例 求图示电路的网络函数 $\dot{I}_2/\dot{U}_{\rm S}$ 和 $\dot{U}_L/\dot{U}_{\rm S}$



转移导纳

解 列网孔方程解电流 I_2

$$\begin{cases} (2+j\omega)\dot{I}_{1} - 2\dot{I}_{2} = \dot{U}_{S} \\ -2\dot{I}_{1} + (4+j\omega)\dot{I}_{2} = 0 \end{cases}$$

$$\dot{I}_2 = \frac{2U_S}{4 + (j\omega)^2 + j6\omega}$$

$$\dot{I}_2 / \dot{U}_S = \frac{2}{4 - \omega^2 + j6\omega}$$

$$\dot{U}_L / \dot{U}_S = \frac{j2\omega}{4 - \omega^2 + j6\omega}$$

转移电压比





- ①以网络函数中jo的最高次方的次数定义网络函数的阶数。
- ②由网络函数能求得网络在任意正弦输入时 的端口正弦响应,即有

$$H(j\omega) = \frac{\dot{R}(j\omega)}{\dot{E}(j\omega)} \qquad \longrightarrow \qquad \dot{R}(j\omega) = H(j\omega)\dot{E}(j\omega)$$

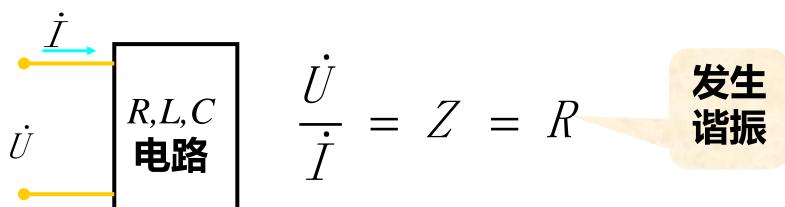


11.2 RLC串联电路的谐振

谐振是正弦电路在特定条件下产生的一种特殊物理现象。谐振现象在无线电和电工技术中得到广泛 应用,研究电路中的谐振现象有重要实际意义。

1. 谐振的定义

含R、L、C的一端口电路,在特定条件下出现端口电压、电流同相位的现象时,称电路发生了谐振。





2.串联谐振的条件

$$Z = R + j(\omega L - \frac{W}{\omega C}) = R + j(X_L + X_C) \qquad U$$

$$= R + jX$$

$$\begin{array}{ccc}
I & & & \\
R & j\omega L \\
U & & 1 \\
- & & j\omega C
\end{array}$$

$$X = 0$$

$$\omega_0 L = \frac{1}{\omega C}$$

谐振条件

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

谐振角频率

仅与电路参数有关

$$f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$$

谐振频率

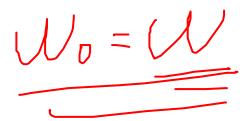


串联电路实现谐振的方式:

(1) LC不变、改变 ω ω ω ω

 ω_0 由电路参数决定,一个RLC串联电路只有一个对应的 ω_0 ,当外加电源频率等于谐振频率时,电路发生谐振。

(2)电源频率不变,改变 L 或 C (常改变C)。





3. RLC串联电路谐振时的特点

阻抗的频率特性

$$Z = R + j(\omega L - \frac{1}{\omega C}) = |Z(\omega)| \angle \phi(\omega)$$

$$|Z(\omega)| = \sqrt{R^2 + (\omega L - \frac{1}{\omega C})^2} = \sqrt{R^2 + (X_L + X_C)^2} = \sqrt{R^2 + X^2}$$

$$\phi(\omega) = tg^{-1} \frac{\omega L - \frac{1}{\omega C}}{R} = tg^{-1} \frac{X_L + X_C}{R} = tg^{-1} \frac{X}{R}$$
 ###

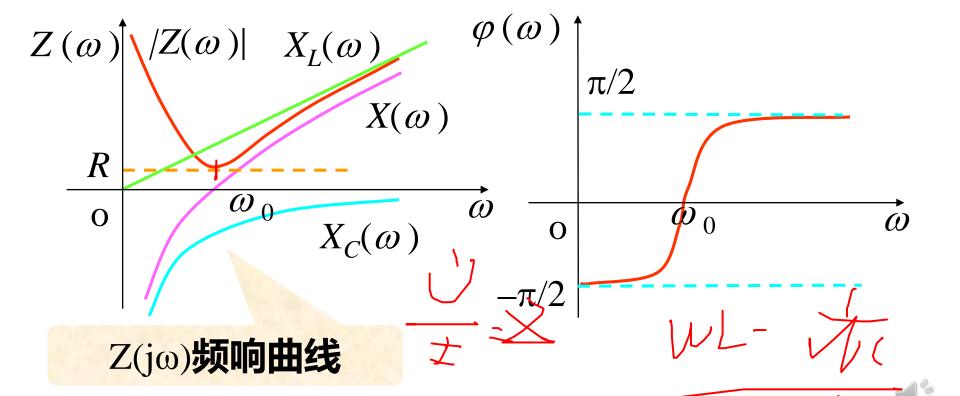
幅频

相频



$$|Z(\omega)| = \sqrt{R^2 + (\omega L - \frac{1}{\omega C})^2} = \sqrt{R^2 + (X_L + X_C)^2} = \sqrt{R^2 + X^2}$$

$$\phi(\omega) = tg^{-1} \frac{\omega L - \frac{1}{\omega C}}{R} = tg^{-1} \frac{X_L + X_C}{R} = tg^{-1} \frac{X}{R}$$



Z(jo)频响曲线表明阻抗特性可分三个区域描述:

容性区

$$\omega < \omega_0$$

$$X(j\omega) < 0$$

$$\phi(j \omega) < 0$$

$$R < |Z(j\omega)|$$

$$\lim_{\omega \to 0} \left| Z(j\omega) \right| = \infty$$

电阻性

$$\omega = \omega_0$$

$$X(j\omega) = 0$$

$$\phi(j \omega) = 0$$

$$Z(j\omega_0) = R$$

感性区

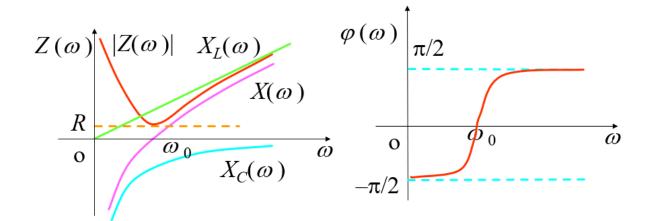
$$\omega > \omega_0$$

$$X(j\omega) > 0$$

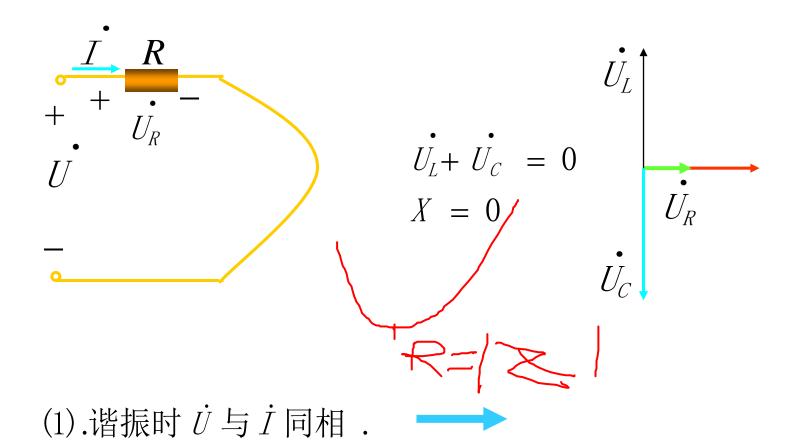
$$\phi(j \omega) > 0$$

$$R < |Z(j\omega)|$$

$$\lim_{\omega \to \infty} |Z(j\omega)| = \infty$$







入端阻抗为纯电阻,即Z=R,阻抗值|Z|最小。 电流/和电阻电压 U_R 达到最大值 $I_0=U/R$ (U—定)。



(2) *LC*上的电压大小相等,相位相反,串联总电压 为零,也称电压谐振,即

$$U_L$$
+ U_C = 0, LC 相当于短路

电源电压全部加在电阻上, $\dot{U}_R = \dot{U}$

$$\dot{U_L} = j\omega_0 L\dot{I} = j\omega_0 L\frac{\dot{U}}{R} = jQ\dot{U}$$

$$\dot{U}_{c} = -j \frac{\dot{I}}{\omega_{0}C} = -j \omega_{0} L \frac{\dot{U}}{R} = -j Q \dot{U}$$

$$\left|\dot{U}_{L}\right| = \left|\dot{U}_{C}\right| = QU$$

特性阻抗

品质因数

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



$$\left| \dot{U}_L \right| = \left| \dot{U}_C \right| = QU$$

(3) 谐振时出现过电压

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

当
$$\rho = \omega_0 L = 1/(\omega_0 C) >> R$$
 时, $Q >> 1$

$$U_L = U_C = QU >> U$$



某收音机输入回路 $L=0.3 \mathrm{mH}$, $R=10\Omega$, 为收到 例 中央电台560kHz信号,求: (1)调谐电容C值; (2) 如输入电压为1.5µV,求谐振电流和此时的电 容电压。 $\cup \cup_{a} = |A|$

P (1)
$$C = \frac{1}{(2\pi f)^2 L} = 269 \text{pF}$$

(2)
$$I_0 = \frac{U}{R} = \frac{1.5}{10} = 0.15\mu$$
 A

$$U_{c} = I_{0}X_{c} = 158.5\mu \text{ V} >> 1.5\mu \text{ V}$$

or
$$U_{\rm C} = QU = \frac{\omega_0 L}{R} U$$



(4) 谐振时的功率

$$P=UIcos\varphi=UI=RI_0^2=U^2/R$$
,

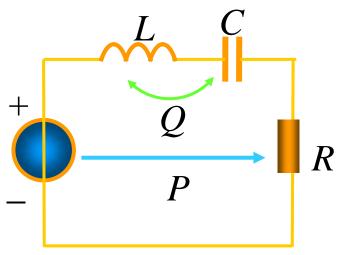
电源向电路输送电阻消耗的功率,电阻功率达最大。

$$Q = UI \sin \varphi = Q_L + Q_C = 0$$

$$Q_L = \omega_0 L I_0^2, \qquad Q_C = -\frac{1}{\omega_0 C} I_0^2 = -\omega_0 L I_0^2$$



电源不向电路输送无功。电感中的无功与电容中的无功为人小相等,互相补偿,彼此进行能量交换。





(5) 谐振时的能量关系

设
$$u = U_{\text{m}} \sin \omega_{0} t$$
 见 $i = \frac{U_{\text{m}}}{R} \sin \omega_{0} t = I_{\text{m}} \sin \omega_{0} t$

$$u_{C} = \frac{I_{\text{m}}}{\omega_{0}C} \sin(\omega_{0}t - 90^{\circ}) = -\sqrt{\frac{L}{C}}I_{\text{m}} \cos \omega_{0} t$$

$$w_{C} = \frac{1}{2}Cu_{C}^{2} = \frac{1}{2}LI_{\text{m}}^{2}\cos^{2}\omega_{0}t \longrightarrow \textbf{电场能量}$$

$$w_{L} = \frac{1}{2}Li^{2} = \frac{1}{2}LI_{\text{m}}^{2}\sin^{2}\omega_{0}t \longrightarrow \textbf{磁场能量}$$



①电感和电容能量按正弦规律变化,最大值相等 $W_{Lm}=W_{Cm}$ 。 L、 C的电场能量和磁场能量作周期振荡性的交换,而不与电源进行能量交换。



②总能量是不随时间变化的常量,且等于最大值。

$$W_{\boxtimes} = W_L + W_C = \frac{1}{2} L I_{\text{m}}^2 = \frac{1}{2} C U_{\text{Cm}}^2 = C Q^2 U^2$$

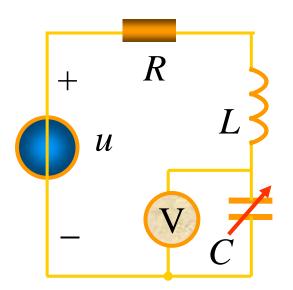
电感、电容储能的总值与品质因数的关系:

$$Q = \frac{\omega_0 L}{R} = \omega_0 \cdot \frac{LI_0^2}{RI_0^2} = 2\pi \cdot \frac{LI_0^2}{RI_0^2 T_0}$$

= 2π 谐振时电路中电磁场的总储能 谐振时一周期内电路消耗的能量

Q是反映谐振回路中电磁振荡程度的量,Q越大,总能量就越大,维持振荡所消耗的能量愈小,振荡程度越剧烈。则振荡电路的"品质"愈好。一般在要求发生谐振的回路中希望尽可能提高Q值。

例



一接收器的电路参数为: U=10V $\omega=5\times10^3$ rad/s,调C使电路中的电流最大, $I_{\max}=200$ mA,测得电容电压为600V,求R、L、C 及O。

解
$$R = \frac{U}{I_0} = \frac{10}{200 \times 10^{-3}} = 50\Omega$$

$$U_{\mathcal{C}} = QU \implies Q = \frac{U_{\mathcal{C}}}{U} = \frac{600}{10} = 60$$

$$L = \frac{RQ}{\omega_0} = \frac{50 \times 60}{5 \times 10^3} = 600 \text{mH}$$
 $C = \frac{1}{\omega_0^2 L} = 6.67 \mu \text{ F}$



11.3 RLC串联电路的频率响应

研究物理量与频率关系的图形(谐振曲线)可以加深对谐振现象的认识。

①
$$H(j\omega) = \dot{U}_{R}(j\omega)/\dot{U}_{S}(j\omega)$$
 的频率响应

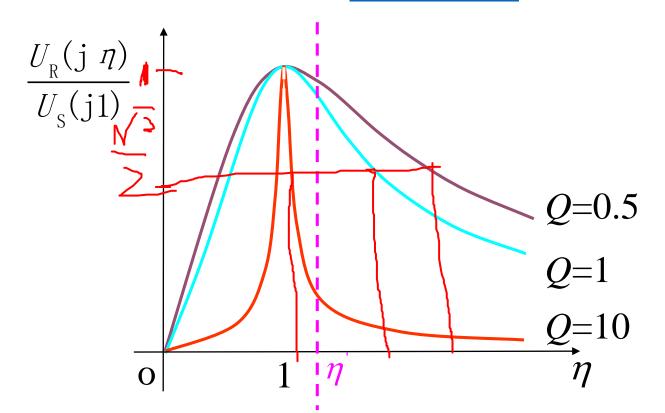
$$H(j\omega) = \frac{\dot{U}_{R}(j\omega)}{\dot{U}_{S}(j\omega)} = \frac{R}{R + j(\omega L - \frac{1}{\omega C})}$$

为比较不同谐振回路, 令

$$\omega \to \frac{\omega}{\omega_0} = \eta$$



$$\begin{split} H_R(\mathrm{j}\eta) &= \frac{\dot{U}_R(\mathrm{j}\omega)}{\dot{U}_\mathrm{S}(\mathrm{j}\omega)} = \frac{R}{R + \mathrm{j}(\omega L - \frac{1}{\omega C})} = \frac{1}{1 + \mathrm{j}Q(\eta - \frac{1}{\eta})} \\ \phi(\mathrm{j}\eta) &= -\arctan[Q(\eta - \frac{1}{\eta})] \quad \text{相频特性} \\ |H_R(\mathrm{j}\eta)| &= \cos\phi(\mathrm{j}\eta) \quad \text{幅频特性} \end{split}$$







①谐振电路具有选择性

在谐振点响应出现峰值,当 ω 偏离 ω 时,输出下降。即串联谐振电路对不同频率信号有不同的响应,对谐振信号最突出(响应最大),而对远离谐振频率的信号具有抑制能力。这种对不同输入信号的选择能力称为"选择性"。

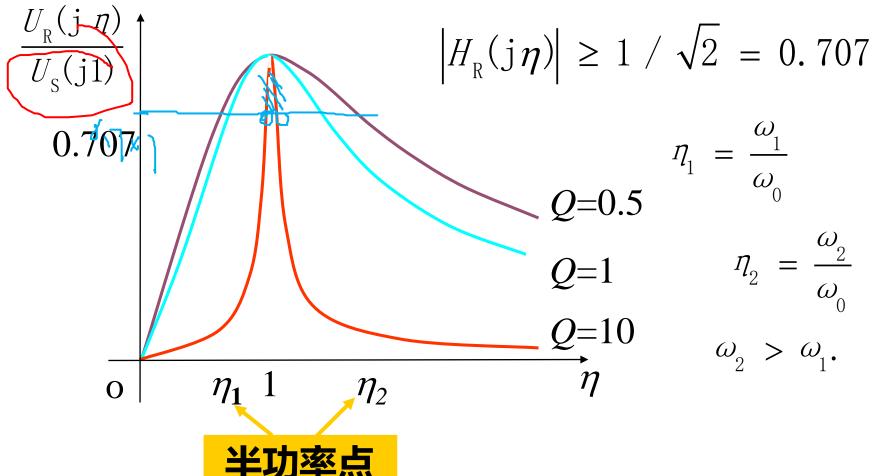
②谐振电路的选择性与Q成正比

②越大,谐振曲线越陡。电路对非谐振频率的信号具有强的抑制能力,所以选择性好。因此②是反映谐振电路性质的一个重要指标。

③谐振电路的有效工作频段

半功率点

声学研究表明,如信号功率不低于原有最大值一半,人的听觉辨别不出。





$$H_{\rm dB} = 20\log_{10}[U_R \ (j\eta) \ /U_S \ (j1)]$$

$$201g0.707 = -3 dB$$



$$\omega_2 - \omega_1$$

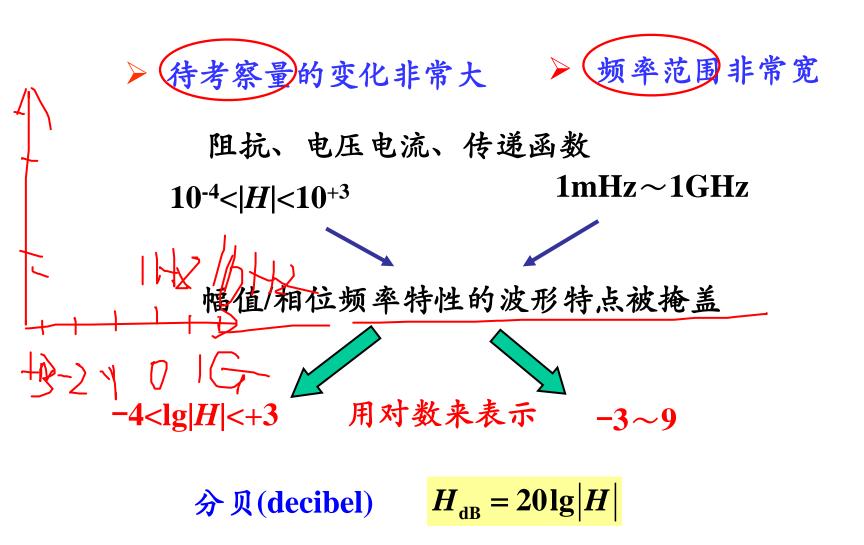
→ $\omega_2^{}$ - $\omega_1^{}$ 3分贝频率

可以证明:
$$Q = \frac{1}{\eta_2 - \eta_1} = \frac{\omega_0}{\omega_2 - \omega_1} = \frac{\omega_0'}{\Delta \omega}$$

通频带规定了谐振电路允许通过信号的频率 范围。是比较和设计谐振电路的指标。

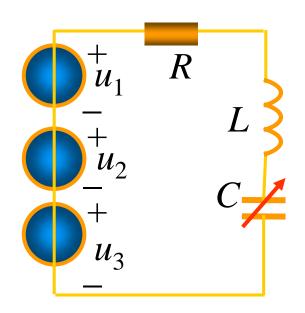


实际应用中, 经常会出现





例1



一接收器的电路参数为:

 $L=250\mu\text{H}, R=20\Omega,$

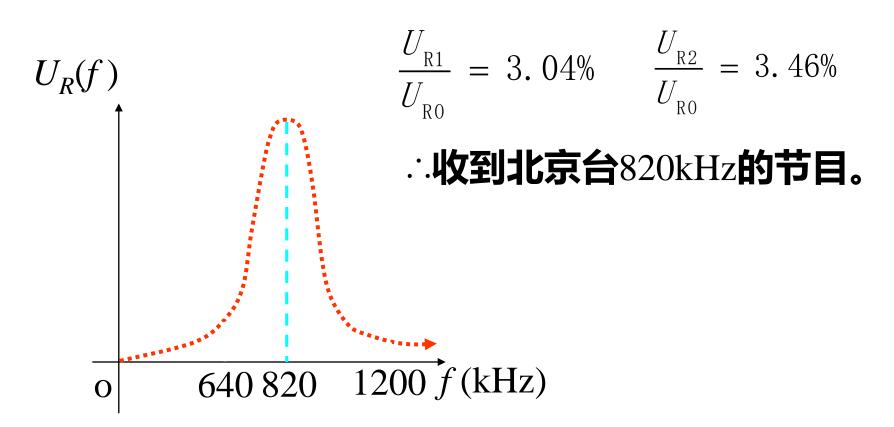
$$U_1 = U_2 = U_3 = 10 \mu V$$
,

当电容调至 C=150pF时谐振

 $\omega_0 = 5.5 \times 10^6 \text{ rad/s}, \quad f_0 = 820 \text{ kHz}$

| | 北京台 | 中央台 | 北京经济台 |
|----------------------|-------------------|----------------------|----------------------|
| f(kHz) | 820 | 640 | 1026 |
| $\omega_{1}L$ | 1290 | 1000 | 1611 |
| $\frac{1}{\omega C}$ | -1290 | -1660 | -1034 |
| \ddot{X} | 0 | - 660 | 577 |
| $U_{\rm R} = UR/ Z $ | $U_{\rm R0} = 10$ | $U_{\rm R1} = 0.304$ | $U_{\rm R2} = 0.346$ |
| | | | |

$$U_{\rm R} = UR//Z/~(\mu V)~U_{\rm R0} = 10~U_{\rm R1} = 0.304~U_{\rm R2} = 0.346$$





例2
$$-u$$
 R C

$$Q = \frac{\omega_0}{\Delta \omega} = \frac{f_0}{\Delta f} = \frac{10^4}{100} = 100$$

$$L = \frac{RQ}{\omega_0} = \frac{100 \times 15}{2\pi \times 10^4} = 39.8 \text{mH}$$

$$C = \frac{1}{\omega_0^2 L} = 6360 \text{pF}$$



② 以 $U_L(\omega)$ 与 $U_C(\omega)$ 为输出的 $H(\omega)$ 频率特性

$$H_{L}(\omega) = \frac{U_{L}(\omega)}{U(\omega)} = \frac{\omega L}{|Z|} = \frac{\omega L}{\sqrt{R^{2} + (\omega L - \frac{1}{\omega C})^{2}}}$$

$$H_{L}(\eta) = \frac{Q}{\sqrt{\frac{1}{\eta^{2}} + Q^{2}(1 - \frac{1}{\eta^{2}})^{2}}}$$

$$H_{C}(\omega) = \frac{U_{C}(\omega)}{U(\omega)} = \frac{1}{\omega C |Z|} = \frac{1}{\omega C \sqrt{R^{2} + (\omega L - \frac{1}{\omega C})^{2}}}$$

$$H_{\rm C}(\eta) = \frac{QU}{\sqrt{\eta^2 + Q^2(\eta^2 - 1)^2}}$$



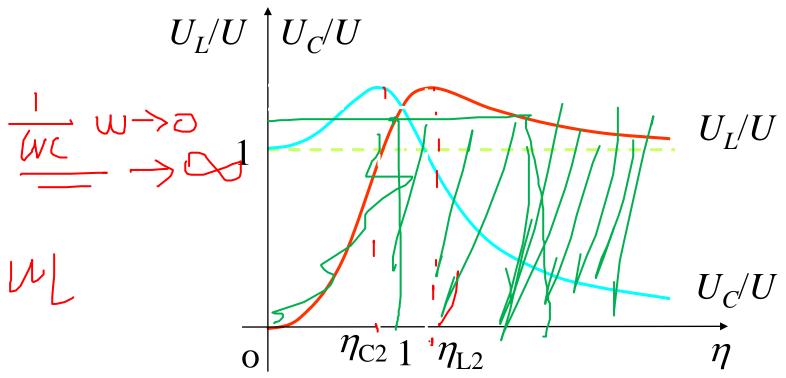
$$H_L(\eta)$$
与 $H_C(\eta)$ 的极值点: 令 $\frac{\mathrm{d}H_L(\eta)}{\mathrm{d}\eta} = 0$ $\frac{\mathrm{d}H_C(\eta)}{\mathrm{d}\eta} = 0$ $\eta_{\mathrm{C1}} = 0$ $\eta_{\mathrm{C3}} = \infty$ $\eta_{\mathrm{C3}} = \infty$ $\eta_{\mathrm{C3}} = 0$

$$\eta_{\text{C2}} = \sqrt{1 - \frac{1}{2Q^2}}$$
 $H_{\text{C}}(\eta_{\text{C2}}) = \frac{Q}{\sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}}} > Q(Q > 0.707)$

$$\eta_{\text{L1}} = \frac{1}{\eta_{\text{C3}}} = 0 \quad H_{\text{L}}(\eta_{\text{L1}}) = 0 \quad \eta_{\text{L3}} = \frac{1}{\eta_{\text{C1}}} = \infty H_{\text{L}}(\eta_{\text{L3}}) = 1$$

$$\eta_{L2} = \frac{1}{\eta_{C2}} = \sqrt{1 - \frac{1}{2Q^2}} \qquad H_{L}(\eta_{L2}) = H_{C}(\eta_{C2})$$





当 $Q > 1 / \sqrt{2}$

 $\eta = \eta_{C2}$, $U_C(\eta)$ 获最大值; $\eta = \eta_{L2}$, $U_L(\eta)$ 获最大值。 且 $U_C(\eta_{C2}) = U_L(\eta_{L2})$ 。

Q 沒意 $H_C(j\eta)$ 为低通函数, $H_L(j\eta)$ 为高通函数; Q越高, $\eta_{1,2}$ 和 η_{C2} 越靠近 $\eta=1$,同时峰值增高。

11.4 RLC并联谐振电路

1. G, C, L 并联电路

$$Y = G + j(\omega C - \frac{1}{\omega L})$$

谐振角频率

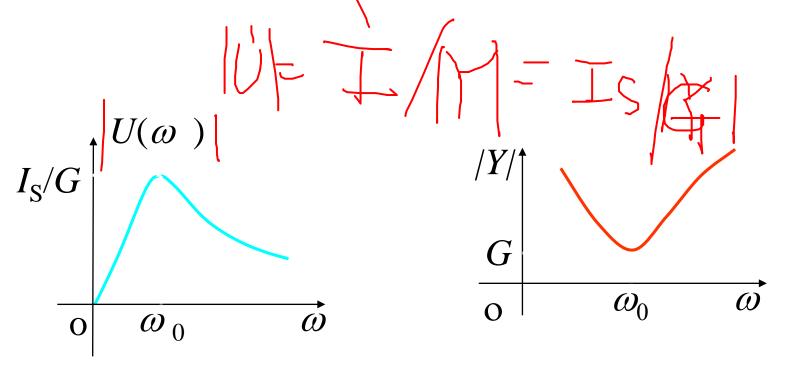
$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$



谐振特点:

$$Y = G + j(\omega C - \frac{1}{\omega L})$$

①入端导纳为纯电导,导纳值|灯最小,端电压达最大。





② *LC*上的电流大小相等,相位相反,并联总电流为零, 也称电流谐振,即

$$\dot{I}_{C} = \dot{U}j\omega_{0} \quad C = j\omega_{0} \quad C \frac{\dot{I}_{S}}{G} = jQ\dot{I}_{S} \qquad \dot{U} \qquad G = C$$

$$\dot{I}_{L} = \dot{U} / j\omega_{0} \quad L = -j\omega_{0} \quad C \frac{\dot{I}_{S}}{G} = -jQ\dot{I}_{S}$$

$$I_{L}(\omega_{0}) = I_{C}(\omega_{0}) = QI_{S} \qquad \dot{I}_{C} \qquad \dot{I}_{C}$$

品质因数

$$Q = \frac{\omega_0 C}{G} = \frac{1}{\omega_0 GL} = \frac{1}{G} \sqrt{\frac{C}{L}}$$



③谐振时的功率

$$P = UI = U^2G$$

$$\left|Q_{L}\right| = \left|Q_{C}\right| = \omega_{0}CU^{2} = \frac{U^{2}}{\omega_{0}L}$$

$$Q_L + Q_C = 0$$

④谐振时的能量

$$W(\omega_0) = W_L(\omega_0) + W_C(\omega_0) = LQ^2 I_S^2$$



2.电感线圈与电容器的并联谐振

(1) 谐振条件

$$Y = j\omega C + \frac{1}{R + j\omega L}$$

$$= \frac{R}{R^2 + (\omega L)^2} + j(\omega C - \frac{\omega L}{R^2 + (\omega L)^2}) = G + jB$$

$$\omega_0 C - \frac{\omega_0 L}{R^2 + (\omega_0 L)^2} = 0 \longrightarrow \omega_0 = \sqrt{\frac{1}{LC} - (\frac{R}{L})^2}$$





注意 ① 电路发生谐振是有条件的,在电路参 数一定时,满足:

$$\frac{1}{LC} - (\frac{R}{L})^2 > 0$$
, 即 $R < \sqrt{\frac{L}{C}}$ 时,可以发生谐振

一般线圈电阻 $R<<\omega L$,则等效导纳为:

$$Y = \frac{R}{R^2 + (\omega L)^2} + j(\omega C - \frac{\omega L}{R^2 + (\omega L)^2})$$

$$\approx \frac{R}{(\omega L)^2} + j(\omega C - \frac{1}{\omega L})$$



谐振角频率
$$\omega_0 \approx \frac{1}{\sqrt{LC}}$$



$$R = C \qquad Y \approx \frac{R}{(\omega L)^2} + j(\omega C - \frac{1}{\omega L})$$

等效电路

$$G_{
m e}$$
 $C = L$

$$G_{\rm e}$$
 $C = L$ $R_{\rm e} = \frac{1}{G_{\rm e}} \approx \frac{(\omega_0 L)^2}{R}$

品质因数
$$Q = \frac{\omega_0 C}{G} = \frac{\omega_0 C}{R / (\omega_0 L)^2} = \frac{\omega_0^3 CL^2}{R} = \frac{\omega_0 L}{R}$$

线圈的品质因数



$$Y \approx \frac{R}{(\omega L)^2} + j(\omega C - \frac{1}{\omega L})$$

(2) 谐振特点

①电路发生谐振时,输入阻抗很大;

$$Z(\omega_0) = R_0 = \frac{R^2 + (\omega_0 L)^2}{R} \approx \frac{(\omega_0 L)^2}{R} = \frac{L}{RC}$$



②电流一定时,端电压较高

$$U_0 = I_0 Z = I_0 \frac{L}{RC}$$

$$Z(\omega_0) = R_0 \approx \frac{(\omega_0 L)^2}{R} = \frac{L}{RC}$$





③支路电流是总电流的Q倍,设 $R << \omega L$

$$I_{L} \approx I_{C} \approx \frac{U}{\omega_{0}L} = U\omega_{0}C$$

$$\frac{I_{L}}{I_{0}} = \frac{I_{C}}{I_{0}} = \frac{U/\omega_{0}L}{U(RC/L)} = \frac{1}{\omega_{0}RC} = \frac{\omega_{0}L}{R} = Q$$

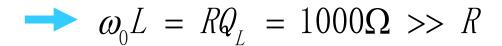
$$I_{L} \approx I_{C} = QI_{0} >> I_{0}$$

$$Z(\omega_0) = R_0 \approx \frac{(\omega_0 L)^2}{R} = \frac{L}{RC}$$



M_1 如图 $R=10\Omega$ 的线圈其 $Q_1=100$,与电容接成并联 谐振电路,如再并联上一个100kΩ的电阻,求 电路的Q.

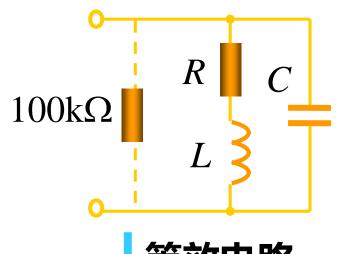
$$\mathbf{P} \qquad Q_L = 100 = \frac{\omega_0 L}{R}$$



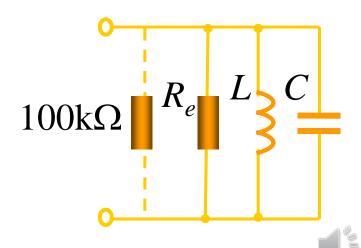
$$R_e \approx \frac{(\omega_0 L)^2}{R} = \frac{10^6}{10} = 100 k\Omega$$

$$R_{eq} = 100 / /100 = 50k\Omega$$

$$Q = \frac{R_{eq}}{\omega_0 L} = \frac{50 \times 10^3}{1000} = 50$$







如图 R_S =50k Ω , U_S =100V, ω_0 =106, Q=100, 谐振时线圈获取最大功率,求L、C、R及谐振

时 I_0 . U和 P_0 .

$$\begin{cases} Q_L = \frac{\omega_0 L}{R} = 100 & 50 \text{k}\Omega \\ R_e = \frac{(\omega_0 L)^2}{R} = R_S = 50 \text{k}\Omega & u_S \end{cases}$$

$$\omega_0 \approx \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

$$=5\Omega$$

$$L = 0.5 \text{mH}$$

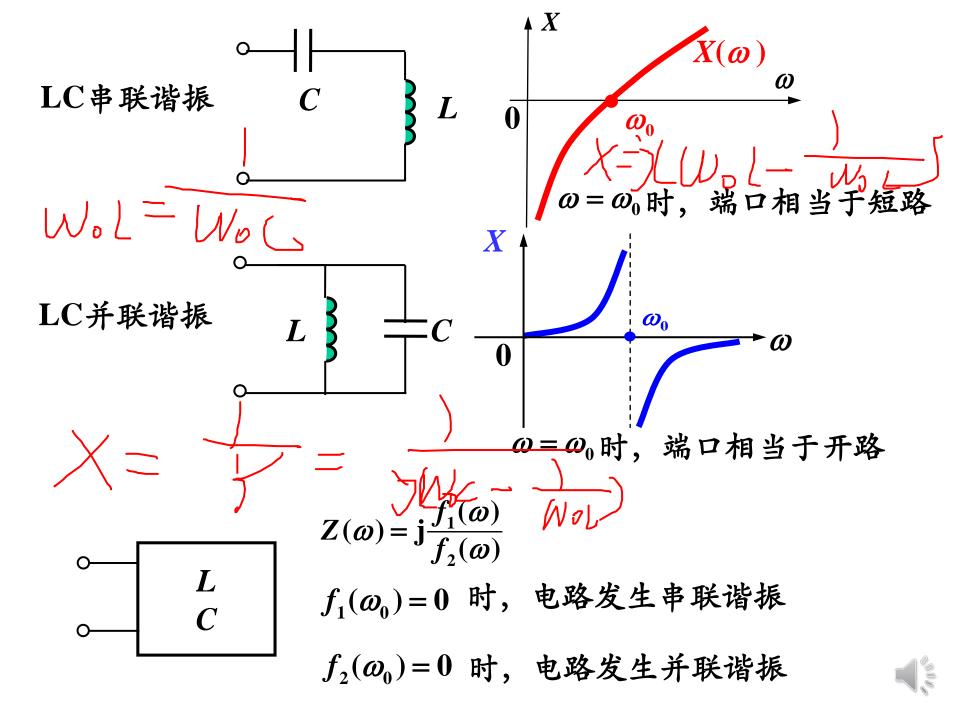
$$\begin{cases} R = 5\Omega \\ L = 0.5 \text{mH} \\ C = 0.002 \mu \text{ F} \end{cases}$$

$$I_0 = \frac{U_S}{2R_S} = \frac{100}{2 \times 50 \times 10^3} = \frac{1}{100}$$

$$U = \frac{U_s}{2} = 50V$$

$$P = UI_0 = 0.05W$$

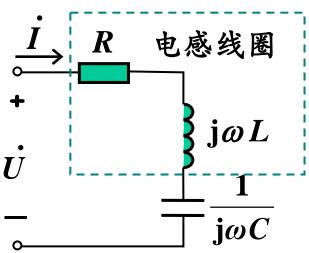




(1) 电感线圈与电容的串联谐振

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

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

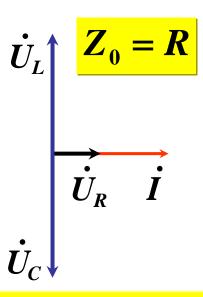


$$\omega L > \frac{1}{\omega C}$$
 感性

$$\omega L < \frac{1}{\omega C}$$
 容性

$$\omega L = \frac{1}{\omega C}$$
 阻性

串联谐振



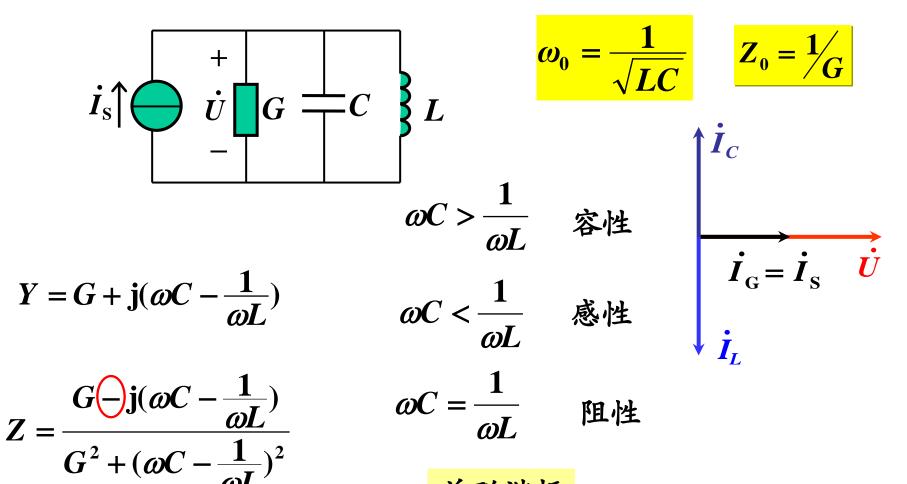
谐振时的相量图

串联谐振又称电压谐振

当 ω , L, C 满足一定条件,恰好使端口上电压、电流出现同相位。电路的这种状态称为谐振。



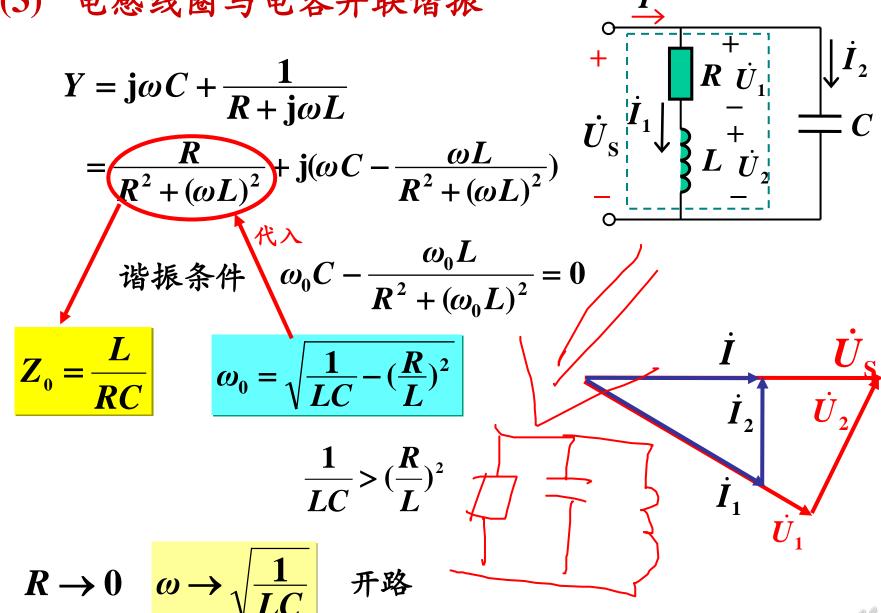
(2) 电感线圈与电容的并联谐振



并联谐振

并联谐振又称电流谐振

(3) 电感线圈与电容并联谐振



11.5 波特图

对电路和系统的频率特性进行分析时,为了直观 地观察频率特性随频率变化的趋势和特征,工程上常 采用对数坐标来作频响曲线,这种用对数坐标描绘的 频率响应图就称为频响波特图。

例 画出网络函数的波特图。
$$H(j\omega) = \frac{200j\omega}{(j\omega+2)(j\omega+10)}$$

解 改写网络函数为

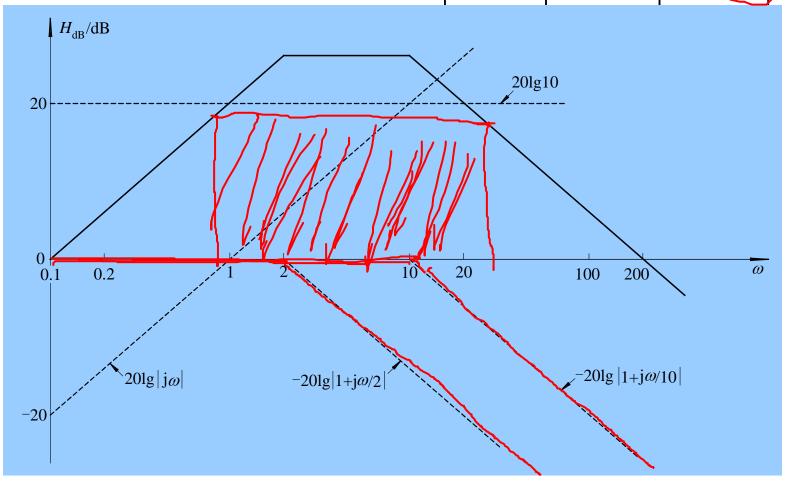
$$= \frac{10|j\omega|}{|1+j\omega/2|\cdot|1+j\omega/10|} \quad 90^{\circ} - \tan^{-1}(\omega/2) - \tan^{-1}(\omega/10)$$



因此对数模(单位分贝)

$$H_{\rm dB} = 20 \lg |H|$$

$$H_{\text{dB}} = 20 \lg 10 + 20 \lg |j\omega| - 20 \lg |1 + j\frac{\omega}{2}| - 20 \lg |1 + j\frac{\omega}{10}|$$

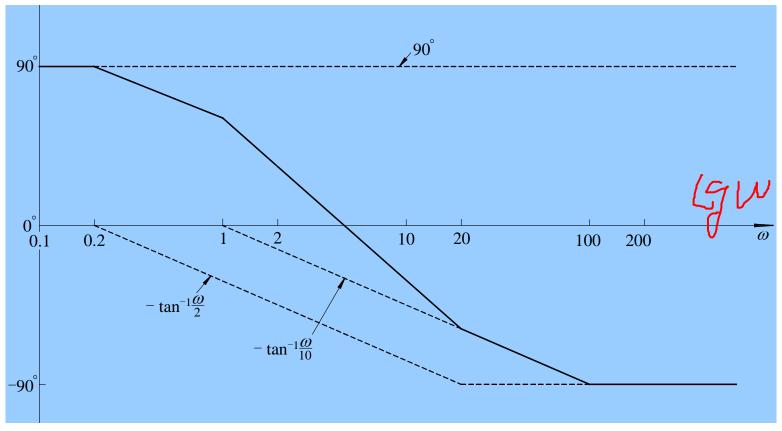


幅频波特图



相位 (单位度)

$$\phi = 90^{\circ} - \tan^{-1} \frac{\omega}{2} - \tan^{-1} \frac{\omega}{10}$$



相频波特图



11.6 滤波器简介

● 滤波器

工程上根据输出端口对信号频率范围的要求,设计专门的网络,置于输入—输出端口之间,使输出端口所需要的频率分量能够顺利通过,而抑制或削弱不需要的频率分量,这种具有选频功能的中间网络,工程上称为滤波器。

• 滤波电路的传递函数定义



滤波器(Filter)

噪声是无处不在的

去除噪声的装置称 为滤波器

假设信号与噪声 的频带不重合

估计信号特征, 从而提高信噪比

经典滤波器

现代滤波器

用模拟系统实现

用数字系统实现

现代信号处理

模拟滤波器

数字滤波器

用无源元件实现

用有源元件实现

数字信号处理

无源滤波器

有源滤波器

电路与系统

模拟电子技术基础

电力电子技术基础



模拟滤波器

从实现方式上分类

无源滤波器

有源滤波器

 \mathbf{RC}

LC

Op Amp

电力电子器件

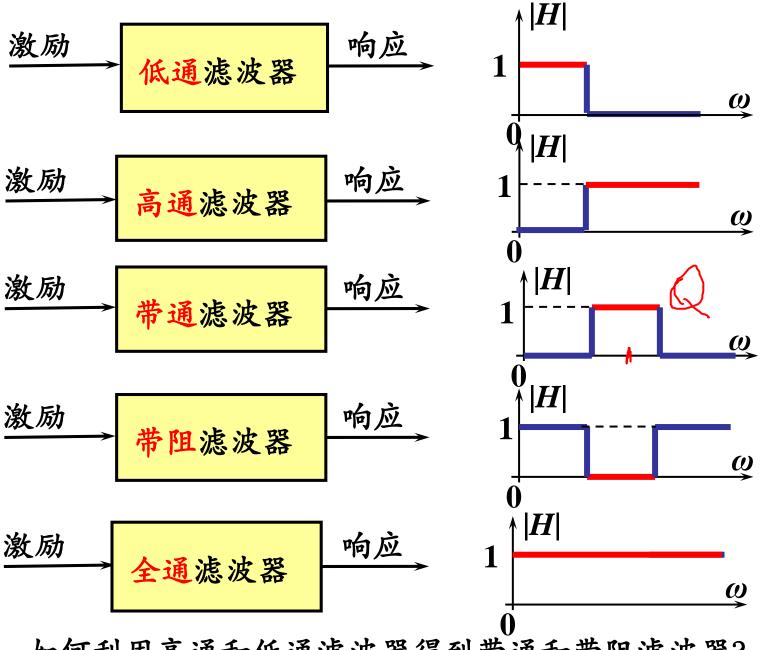
用无源元件实现

用有源元件实现

从功能上分类

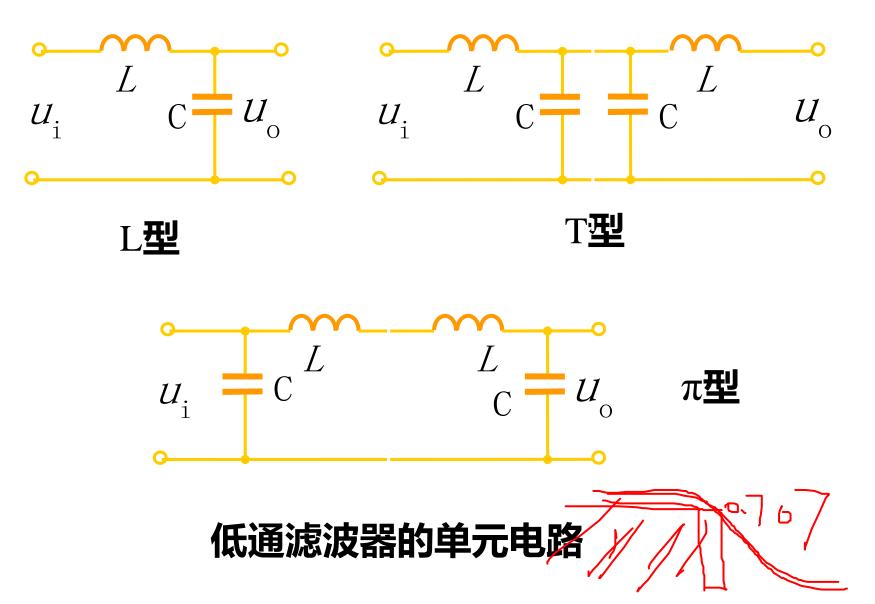
低通(LP) 高通(HP) 带通(BP) 带阻(BS, Notch) 全通(FP)



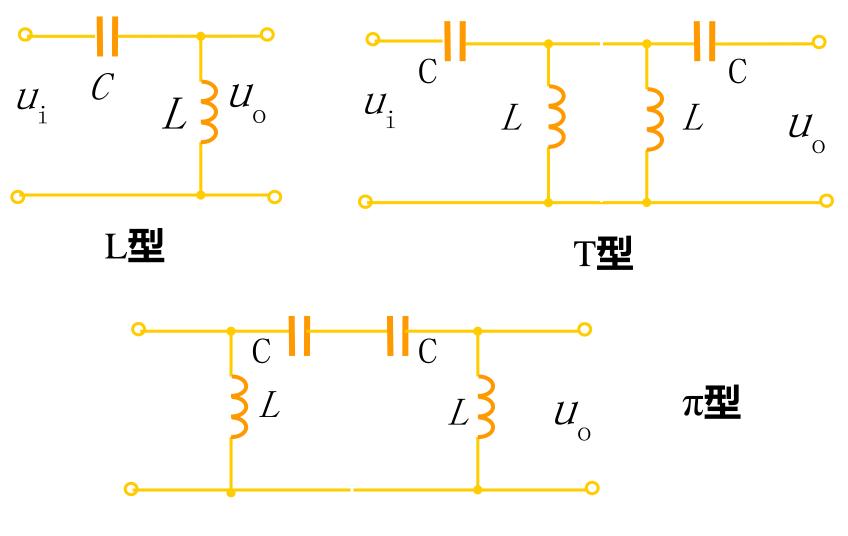


如何利用高通和低通滤波器得到带通和带阻滤波器?



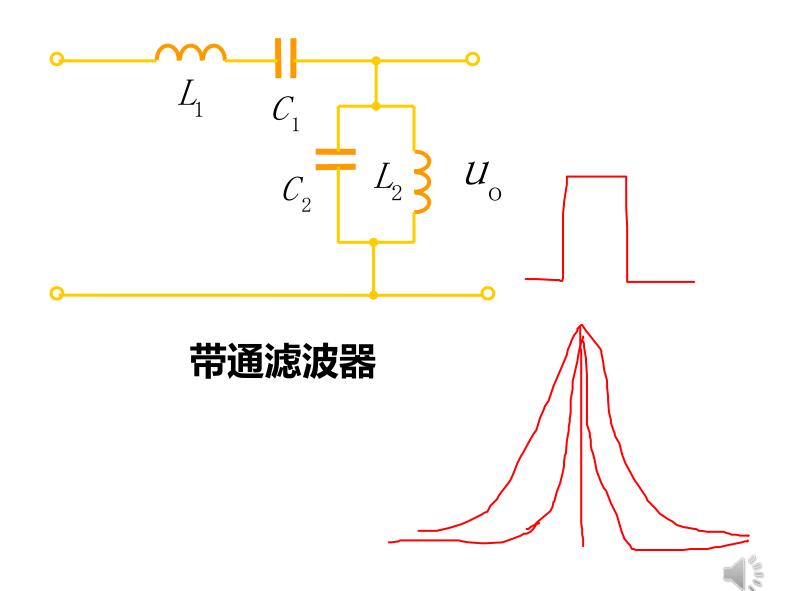






高通滤波器的单元电路





Homework

11-6

11-11

11-13

11-14