

第2章选频网络与阻抗变换网络

- □内容概要
 - □高频电路中的元器件
 - □ LC谐振网络
 - □ 窄带无源阻抗变换网络
 - □ 耦合回路
 - □滤波器的其他形式



一、选频网络

- □ <u>作用:</u>从众多频率成分中选出需要的频率分量, 抑制不需要的频率分量
- □ <u>分类:</u>
 - □谐振回路:由电感和电容元件组成的振荡回路
 - ▶ <u>单谐振回路(包含串联、并联两种形式)</u>
 - > 耦合谐振回路
 - □其他滤波器:
 - ▶ 晶体滤波器
 - > 陶瓷滤波器
 - > 声表面波滤波器
 - > ...



□ 选频网络的幅频特性

理想的选频电路通频带内的幅频特性H(f)应满足

$$\frac{dH(f)}{df} = 0$$

选频电路通频带外的幅频特性应满足

$$H(f) = 0$$



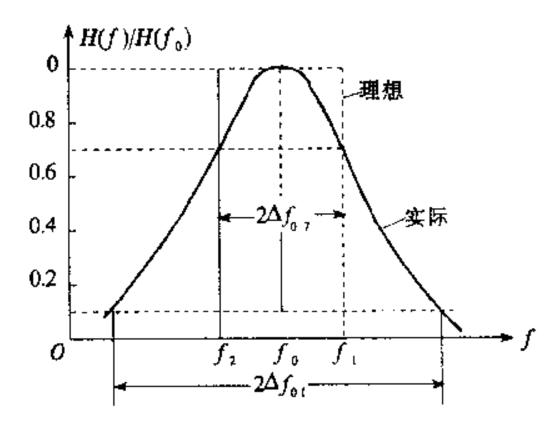


图-理想与实际选频网络的幅频特性

理想的幅频特性应是矩形,但实际中不可能做到。



实际幅频特性只能是接近矩形,接近的程度与选频电路本身结构形式有关。通常用<u>矩形系数</u> $K_{r0.1}$ 表示,定义为

$$K_{r0.1} = \frac{2\Delta f_{0.1}}{2\Delta f_{0.7}}$$

式中, $2\Delta f_{0.7}$ 为 $\alpha(f)$ 由1下降到 $1/\sqrt{2}$ 时,两边界频率 f_1 与 f_2 之间的频带宽度,称为<u>通频带</u>,通常用B表示.即

$$B = f_1 - f_2 = 2\Delta f_{0.7}$$

 $2\Delta f_{0.1}$ 为 $\alpha(f)$ 下降到0.1时的频带宽度。

理想选频网络的矩形系数等于1,实际矩形系数均大于1。



□ 选频网络的相频特性

□ 理想的选频网络,要求在通频带范围内选频电路的相 频特性应满足线性相位要求:

$$\frac{d\varphi(f)}{df} = \tau$$

即信号<u>有效频带宽度之内的各频率分量通过选频电路之后,</u> 都延迟一个相同时间 T。

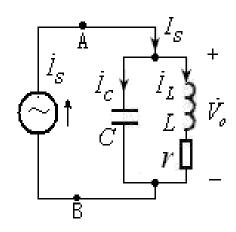
- □线性相位特性可以保证输出信号中各频率分量之间的相对 关系与输入信号完全相同,否则,将将引起相位失真,使 波形变化。
- □ <u>实际上,依靠模拟电路完全满足线性相位要求并非易事,</u> <u>往往只能进行合理的近似。</u>



二、并联谐振回路

□组成:

- □由一个有耗的空心线圈和电容组成的并联回路
- □r为L的损耗电阻,不可忽略
- □ C 的损耗很小可忽略
- □ İ_s为激励电流源
- □ 回路两端所得到的输出电压为 V。



并联谐振回路 <u>并联谐振回路</u> 等效变换动画

□ 回路阻抗:

$$Z_{p} = \frac{\dot{V_{o}}}{\dot{I_{S}}} = (r + j\omega L) / / \frac{1}{j\omega C} = \frac{(r + j\omega L) \frac{1}{j\omega C}}{(r + j\omega L + \frac{1}{j\omega C})} \cong \frac{1}{\frac{Cr}{L} + j(\omega C - \frac{1}{\omega L})}$$



□ 回路的导纳:

$$Y_{p} = \frac{1}{Z_{p}} = \frac{Cr}{L} + j(\omega C - \frac{1}{\omega L}) = g_{e0} + j(\omega C - \frac{1}{\omega L})$$

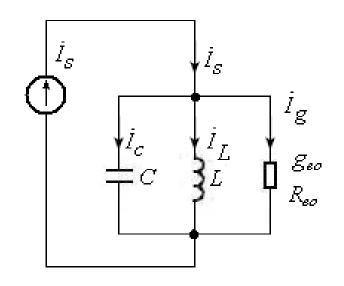
此时,可等效为如图所示电路。

□ 回路的谐振电阻:

$$R_{eo} = \frac{L}{Cr} = \frac{1}{(\omega_0 C)^2 r} = \frac{(\omega_o L)^2}{r} = Z_{\text{max}}$$

或谐振电导

$$g_{eo} = \frac{1}{R_{eo}} = \frac{Cr}{L} = \frac{r}{(\omega_o L)^2} = (\omega_o C)^2 r$$



并联等效电路



□ 回路的(空载)品质因数:

$$Q_0 = \frac{1}{\omega_0 Cr} = \frac{\omega_0 L}{r} = \frac{R_{e0}}{\omega_0 L} = \omega_0 C R_{e0} = \frac{1}{\omega_0 L g_{e0}} = \frac{\omega_0 C}{g_{e0}}$$

□回路的广义失谐量:

$$Z_p = \frac{1}{\frac{1}{R_{e0}} + j(\omega C - \frac{1}{\omega L})} = \frac{R_{e0}}{1 + jR_{e0}\omega_0 C(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega})} = \frac{R_{eo}}{1 + jQ_o \frac{2\Delta\omega}{\omega_0}}$$

定义广义失谐量
$$\xi = Q_0(\frac{\omega}{\omega_o} - \frac{\omega_o}{\omega}) = 2Q_0\frac{\Delta\omega}{\omega_o} = 2Q_0\frac{\Delta f}{f_o}$$

 \therefore 回路谐振时无失谐, $\xi=0$

回路的阻抗表达式可简化为
$$Z_p = \frac{R_{eo}}{1+j\xi} = \frac{R_{eo}}{1+jQ_0 \frac{2\Delta f}{f_e}}$$

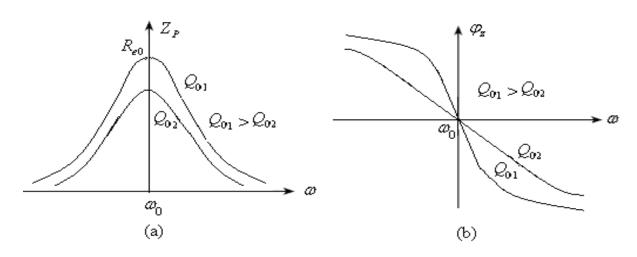


□ 回路阻抗的频率特性:

阻抗幅频特性
$$|Z_P| \approx \frac{R_{e0}}{\sqrt{1 + (Q_0 \frac{2\Delta\omega}{\omega_0})^2}} = \frac{R_{e0}}{\sqrt{1 + \xi^2}}$$

阻抗相频特性
$$\varphi_z = -\arctan(Q_0 \frac{2\Delta\omega}{\omega_0}) = -\arctan\xi$$

由此画出的阻抗频率特性曲线如图所示。



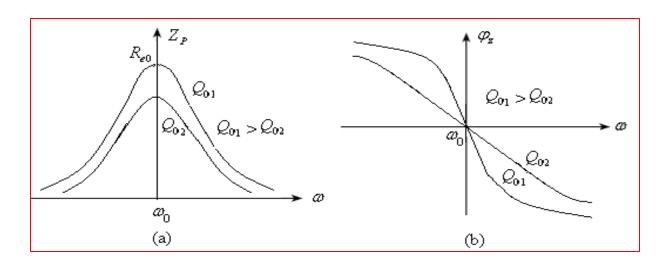
并联谐振回路阻抗频率特性曲线

并联谐振 回路阻抗 幅频相频 曲线动画



由并联谐振回路阻抗的频率特性可以得出以下结论:

- ①回路谐振 $(\omega = \omega_0)$ 时,回路相频特性 $\varphi(\omega_0) = 0$ 此时回路阻抗最大且为纯阻 R_{e0}
- ②回路失谐 ($\omega \neq \omega_0$) 时,回路阻抗下降,且有相移 当 $\omega < \omega_0$ 时, $\varphi(\omega) > 0$,并联回路阻抗呈感性; 当 $\omega > \omega_0$ 时, $\varphi(\omega) < 0$ 并联回路阻抗呈容性。





$$\varphi_z = -\arctan(Q_0 \frac{2\Delta\omega}{\omega_0}) = -\arctan\xi$$

③ 回路线性相频范围

当 $|\varphi(\omega)| \leq \frac{\pi}{6}$ 时,相频特性可以近似表示为

$$\varphi(\omega) \approx -2Q_0 \frac{\Delta \omega}{\omega_0} = -2Q_0 \frac{\omega - \omega_0}{\omega_0}$$

此时 $\varphi(\omega)$ 与 ω 之间呈现线性关系,

且相频特性呈线性关系的频率范围与 Q_0 成反比。

④ 回路相频特性曲线的斜率

$$\left. \frac{d\varphi}{d\omega} \right|_{\omega = \omega_0} = -\frac{2Q_0}{\omega_0}$$

并联谐振回路的相频特性呈负斜率,且 Q_0 越高,斜率越大,曲线越陡。



□ 回路两端的电压:

$$\dot{V_o} = \dot{I}_s Z_p$$

回路两端的谐振电压: $\dot{V}_{oo} = \dot{I}_{s}R_{eo}$

谐振时回路两端的电压最大, 且与激励电流同相位。

□ 回路的电流特性:

并联回路谐振时的谐振电阻 R_{e0} 为 $\omega_0 L$ 或 $\frac{1}{\omega_0 C}$ 的 Q_0 倍,并联电路各支路电流的大小与阻抗成反比,

谐振时电感L和电容C中电流的大小为外部电流的Q。倍:

$$I_L = I_C = Q_0 I_S$$

且 I_L 与 I_C 相位相反



□ 回路的谐振特性曲线

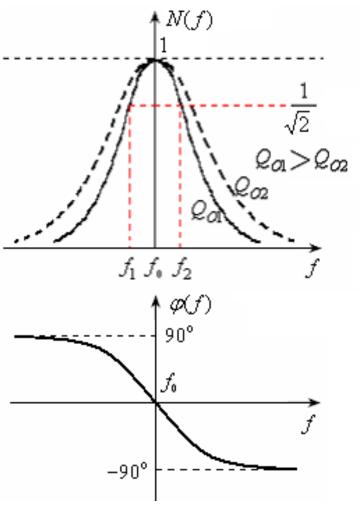
$$N(j\omega) = \frac{\dot{V_o}}{\dot{V_{oo}}} = \frac{Z_p}{R_{eo}} = \frac{1}{1 + j\xi} = \frac{1}{1 + jQ_0} \frac{2\Delta f}{f_o}$$

幅频特性
$$N(f) = \frac{1}{\sqrt{1+\xi^2}} = \frac{1}{\sqrt{1+Q_0^2(\frac{2\Delta f}{f_o})^2}}$$

相频特性
$$\varphi(f) = -\arctan \xi = -\arctan Q_0(\frac{2\Delta f}{f_0})$$

由此画出的谐振特性曲线如图所示。





谐振特性曲线 (动画)

曲线形状与 Q_0 有关

Q₀ 越大,曲线愈尖锐,选择性越好。



□ 回路的通频带:

定义: 当 $N(f) = \frac{1}{\sqrt{2}}$ 时对应的频率范围称为通频带,

用BW_{0.7}表示,称之为3dB带宽。

由幅频 N(f) 表达式知: 当

$$N(f) = \frac{1}{\sqrt{1 + \xi^2}} = \frac{1}{\sqrt{1 + Q_0^2 (\frac{2\Delta f_{0.7}}{f_o})^2}} = \frac{1}{\sqrt{2}} \quad \text{B}$$

$$BW_{0.7} = f_2 - f_1 = f_0 / Q_0$$

显然,

Q₀越大,BW₀₁越小,选择性好,∴选择性与BW₀₁矛盾。



□ 回路的矩形系数:

选择性是指回路从含有各种不同频率信号的总和中选出有用信号,抑制干扰信号的能力。

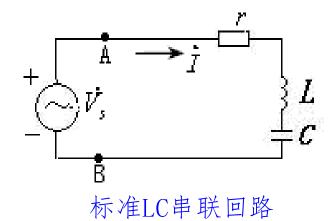
$$K_{0.1} = \frac{BW_{0.1}}{BW_{0.7}} = \sqrt{99}$$

通常理想情况下 $K_{0,1}=1$



三、串联谐振回路

标准的串联谐振回路由无损耗的电感L和电容C、电阻r串联而成,并由电压源 V。激励。



□串联回路的阻抗特性

由A、B两点向回路内看入的回路等效阻抗为

$$Z_{S} = r + j(\omega L - \frac{1}{\omega C})$$

其余推导: Homework!