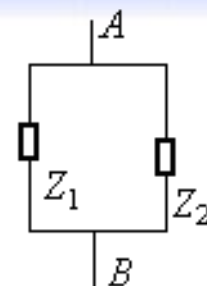




五、阻抗变换电路的谐振频率计算

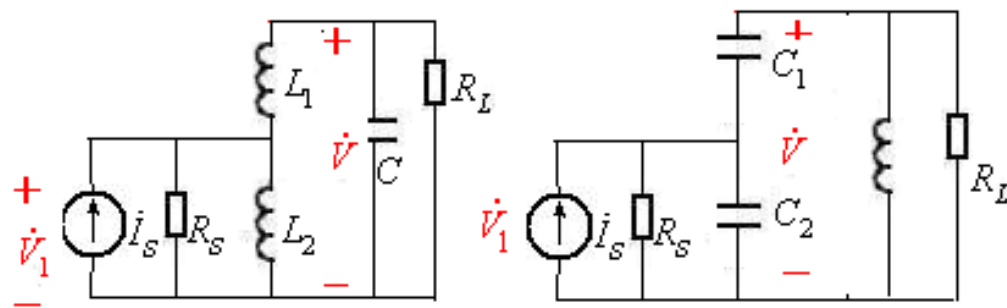
对于一般形式的并联回路，若：

$$\begin{cases} Z_1 = R_1 + jX_1 \\ Z_2 = R_2 + jX_2 \end{cases}$$


由于通常情况下，电子线路中均满足 $X \ll R$ 的条件，因此回路并联谐振时，有如下关系成立 $X_1 + X_2 = 0$

例如：右图所示
电路的谐振频率计
算公式分别为

$$\begin{aligned} \omega_0 L_2 + (\omega_0 L_1 - \frac{1}{\omega_0 C}) &= 0 \\ -\frac{1}{\omega_0 C_2} + (\omega_0 L - \frac{1}{\omega_0 C_1}) &= 0 \end{aligned}$$



结论是：当有多个电抗元件构成的回路处于谐振状态时，沿回路一圈的电抗和等于零。



又 $\omega_0 L_2 + (\omega_0 L_1 - \frac{1}{\omega_0 C}) = 0$ 可以改写为

$$\left. \begin{aligned} \omega_0 (L_1 + L_2) &= \frac{1}{\omega_0 C} \\ \omega_0 L_1 &= \frac{1}{\omega_0 C} - \omega_0 L_2 \end{aligned} \right\}$$

$-\frac{1}{\omega_0 C_2} + (\omega_0 L - \frac{1}{\omega_0 C_1}) = 0$ 可以改写为

$$\left. \begin{aligned} \omega_0 L &= \frac{1}{\omega_0 C_2} + \frac{1}{\omega_0 C_1} = \frac{1}{\omega_0 C} \\ (\omega_0 L - \frac{1}{\omega_0 C_1}) &= \frac{1}{\omega_0 C_2} \end{aligned} \right\}$$

其中 $C = \frac{C_1 C_2}{C_1 + C_2}$

以上各式说明：当回路谐振时，由回路的任何两端点看去，回路都谐振于同一频率，且呈纯电阻性。其谐振频率为

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{(L_1 + L_2)C}} = \frac{1}{\sqrt{LC}} \qquad \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{L \frac{C_1 C_2}{C_1 + C_2}}} = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$



例2.2.1 电路如图2.2.8所示。试求输出电压 $u_1(t)$ 的表达式及回路的带宽。忽略回路本身的固有损耗。

解：设回路满足高 Q 的条件，
由图知，回路电容为

$$C = \frac{C_1 C_2}{C_1 + C_2} = \frac{2000 \times 2000}{2000 + 2000} = 1000 \text{pF}$$

回路固有角频率为：

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} = 10^7 \text{(rad/s)}$$

显然与信号频率相等，即 $\omega_0 = \omega$

回路处于谐振状态。

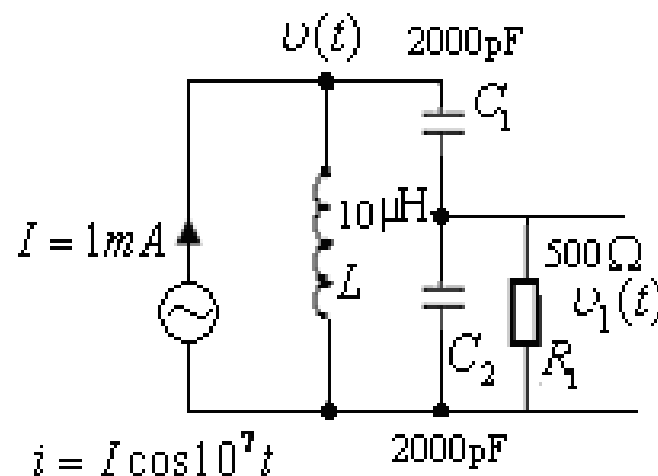


图2.2.8 例2.2.1电路图



电阻 R_1 的接入系数:

$$n = \frac{C_1}{C_1 + C_2} = \frac{2000}{2000 + 2000} = \frac{1}{2}$$

等效到回路两端的电阻为

$$R = \frac{1}{n^2} R_1 = \frac{500}{1/4} = 2000(\Omega)$$

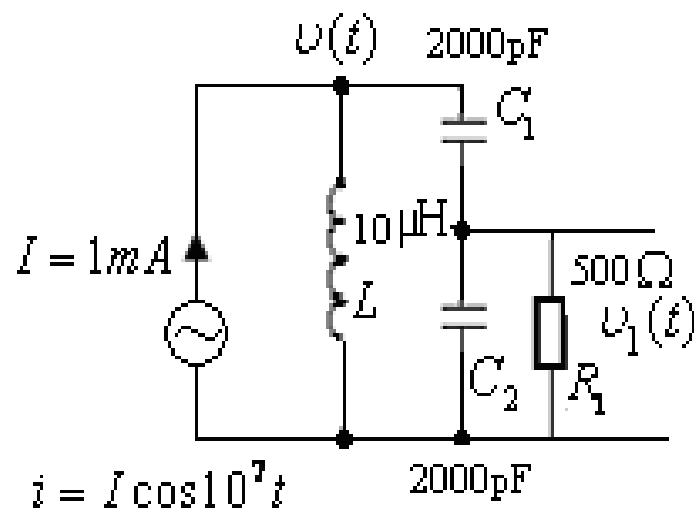


图2.2.6 例2.2.1电路图

回路谐振时, 两端的电压 $v(t)$ 与 $i(t)$ 同相, 电压振幅为

$$V = IR = 10^{-3} \times 2000 = 2(\text{V})$$

所以回路两端的电压

$$v(t) = iR = 1\text{mA} \cos 10^7 t \times 2\text{k}\Omega = 2 \cos 10^7 t (\text{V})$$



输出电压

$$v_1(t) = nv(t) = \frac{1}{2} \times 2 \cos 10^7 t = \cos 10^7 t (\text{V})$$

回路品质因数

$$Q_0 = \frac{R}{\omega_0 L} = \frac{2000}{10^7 \times 10^{-5}} = \frac{2000}{100} = 20$$

回路带宽

$$BW_{0.7} = \frac{f_0}{Q_0} = \frac{10^7}{2\pi \times 20} \approx 79.58 \times 10^3 (\text{Hz})$$

根据上面例题的讨论，问题转化为

- 1、当信号源频率 $f_s = ?$ 时，回路两端的输出电压最大。
- 2、能够通过回路的信号频率 f_s 的范围是多少？



2.3 耦合回路

耦合回路（coupling circuit）是由两个或两个以上的电路形成的一个网络，两个电路之间必须有公共阻抗存在，才能完成耦合作用。

公共阻抗如果是纯电阻或纯电抗，则称为纯耦合。

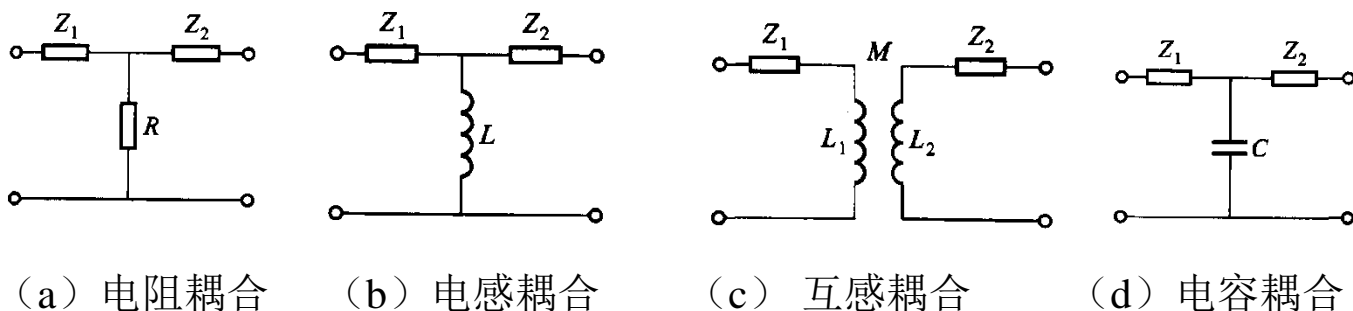


图2.3.1 纯耦合电路

如果公共阻抗由两种或两种以上的电路元件组成，则称为复耦合。

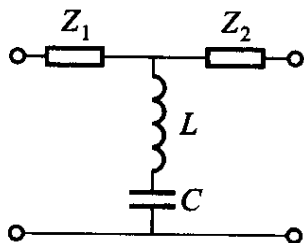


图2.3.2 复耦合电路

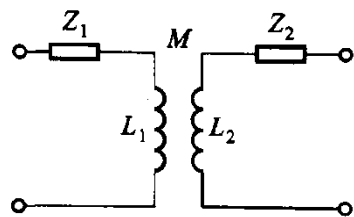


耦合系数 k ：耦合回路的特性和功能与两个回路的耦合程度有关。耦合回路的公共电抗（或电阻）绝对值与初、次级回路中同性质的电抗（或电阻）的几何中项之比。

式中， X_{12} 为耦合元件电抗；
$$k = \frac{|X_{12}|}{\sqrt{X_{11}X_{22}}}$$

X_{11} 与 X_{22} 分别为初级和次级回路中与 X_{12} 同性质的总电抗。

互感耦合串联型回路的耦合系数：



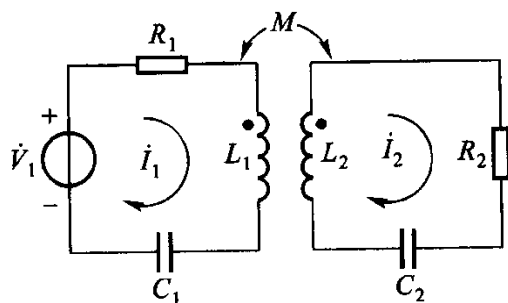
$$k = \frac{M}{\sqrt{L_1 L_2}}$$

耦合系数是没有量纲的正实数，其值小于1，最大等于1。

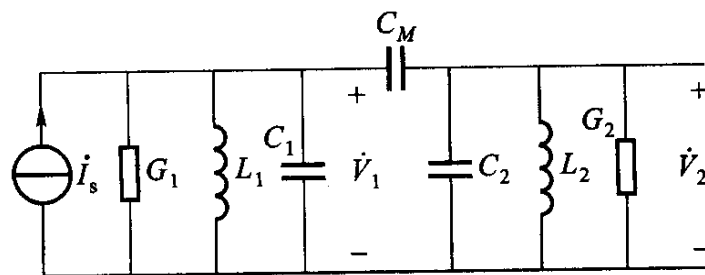


2.3.1 耦合回路的阻抗特性

在通信电子线路中，常采用的两种耦合回路



(a) 互感耦合串联型回路



(b) 电容耦合并联型回路

以互感耦合电路为例：

回路电压方程

$$\begin{aligned} \dot{V}_1 &= \dot{I}_1(R_1 + j\omega L_1 + \frac{1}{j\omega C_1}) - \dot{I}_2 j\omega M = \dot{I}_1 Z_{11} - j\omega M \dot{I}_2 \\ 0 &= \dot{I}_2(R_2 + j\omega L_2 + \frac{1}{j\omega C_2}) - \dot{I}_1 j\omega M = \dot{I}_2 Z_{22} - j\omega M \dot{I}_1 \end{aligned}$$

回路的
自阻抗

耦合元
件电抗

解该方程组，可以得到：



$$\dot{I}_1 = \frac{\dot{V}_1}{Z_{11} + \frac{(\omega M)^2}{Z_{22}}} = \frac{\dot{V}_1}{Z_{11} + Z_{f1}}$$

$$\dot{I}_2 = \frac{j\omega M \dot{I}_1}{Z_{22}} = \frac{j\omega M \frac{\dot{V}_1}{Z_{11}}}{Z_{22} + \frac{(\omega M)^2}{Z_{11}}} = \frac{j\omega M \frac{\dot{V}_1}{Z_{11}}}{Z_{22} + Z_{f2}}$$

式中 $Z_{f1} = \frac{(\omega M)^2}{Z_{22}}$ $Z_{f2} = \frac{(\omega M)^2}{Z_{11}}$ 称为反射阻抗或耦合阻抗。

物理意义是：次（初）级电流 \dot{I}_2 (\dot{I}_1) 通过互感 M 的作用，在初（次）级回路中产生的感应电动势 $\pm j\omega M \dot{I}_2$ ($\pm j\omega M \dot{I}_1$) 对初（次）级回路电流的 \dot{I}_1 (\dot{I}_2) 影响。



2.3.2 耦合回路的频率特性

电容耦合回路：实用中初级回路参数相同，因此：

$$\omega_{01} = \omega_{02} = \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

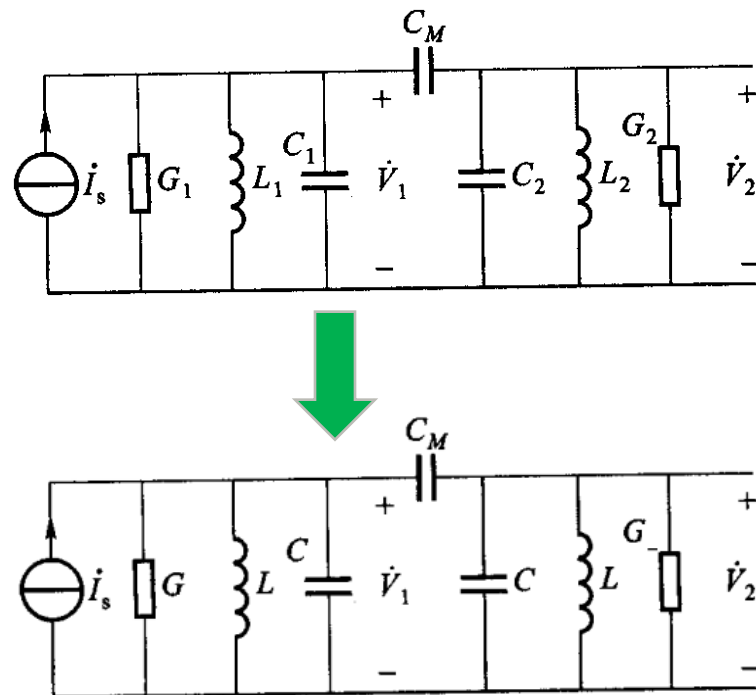
$$Q_1 = Q_2 = Q \quad \xi_1 = \xi_2 = \xi$$

列出的回路方程为：

$$\dot{I}_s = \dot{V}_1 \left[G + \frac{1}{j\omega L} + j\omega(C + C_M) \right] - \dot{V}_2 j\omega C_M$$

$$0 = \dot{V}_2 \left[G + \frac{1}{j\omega L} + j\omega(C + C_M) \right] - \dot{V}_1 j\omega C_M$$

$$\text{引入广义失谐：} \xi = Q \left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)$$





上两式可以改写为

$$\dot{I}_s = \dot{V}_1 G(1 + j\xi) - j\omega C_M \dot{V}_2$$

$$0 = \dot{V}_2 G(1 + j\xi) - j\omega C_M \dot{V}_1$$

求解该回路方程，得到：

$$\dot{V}_2 = \frac{j\omega C_M \dot{I}_s}{G^2(1 + j\xi)^2 + (\omega C_M)^2} = \frac{j\omega C_M \dot{I}_s}{G^2(1 - \xi^2 + \frac{\omega^2 C_M^2}{G^2} + j2\xi)}$$

其幅值为

$$V_2 = \frac{\omega C_M I_s}{G^2 \sqrt{(1 - \xi^2 + \frac{\omega^2 C_M^2}{G^2})^2 + 4\xi^2}} = \frac{\eta I_s}{G \sqrt{(1 - \xi^2 + \eta^2)^2 + 4\xi^2}}$$

式中 $\eta = \frac{\omega C_M}{G}$ 称为回路的耦合因数。



可以证明，当 $\eta = 1$ 且 $\xi = 0$ 时，回路电压 V_2 达到

最大值，该最大值为 $V_{2\max} = \frac{I_s}{2G}$

于是得到归一化的频率特性方程为

$$N = \frac{V_2}{V_{2\max}} = \frac{2\eta}{\sqrt{(1 - \xi^2 + \eta^2)^2 + 4\xi^2}}$$

耦合因数： $\eta = \frac{\omega C_M}{G} = \frac{\omega C}{G} \frac{C_M}{C} \approx Qk$

临界耦合情况下 $\eta = 1$

式中 k 为临界耦合系数， $k \approx \frac{C_M}{\sqrt{C_1 C_2}} = \frac{C_M}{C}$



结论：归一化的频率特性

$$N = \frac{V_2}{V_{2\max}} = \frac{2\eta}{\sqrt{(1+\eta^2)^2 + 2(1-\eta^2)\xi^2 + \xi^4}}$$

可以证明：通频带宽度

临界耦合的情况下 $BW_{0.7} = \sqrt{2} \frac{f_0}{Q}$

临界耦合系数为 $k \approx \frac{1}{Q} = \frac{C_M}{C}$

强耦合的情况下 $\eta = 2.41$ $BW_{0.7} = 3.1 \frac{f_0}{Q}$

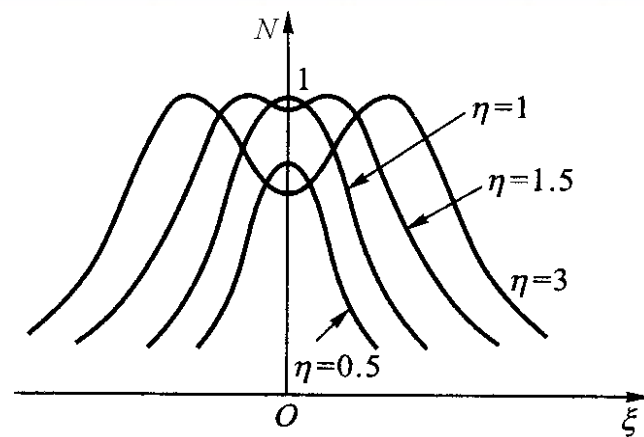


图2.3.3 次级回路的归一化谐振特性曲线



2.4 石英晶体滤波器

一、石英晶体的物理特性

1、石英晶体的结构

石英片是从石英晶体柱中切割下来的，是一种弹性体，有一固有振动频率，其值与石英片的形状、尺寸和切型有关，而且十分稳定。

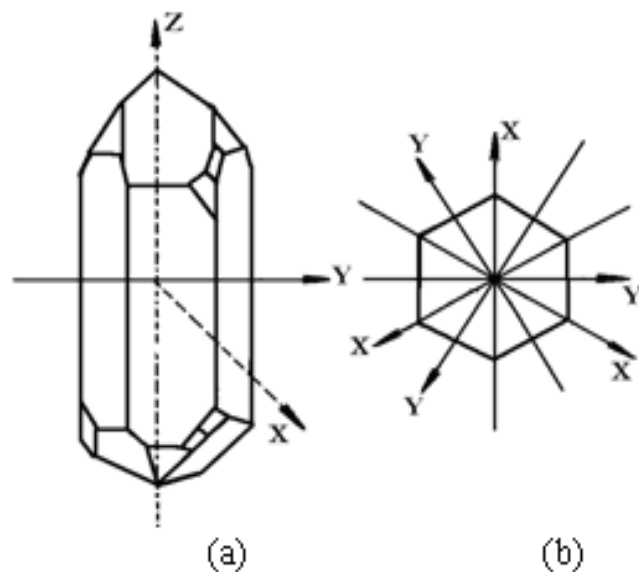


图2.4.1 石英晶体的形状及横断面图

X轴：电轴

Y轴：机械轴

Z轴：光轴



2、石英晶体的切割

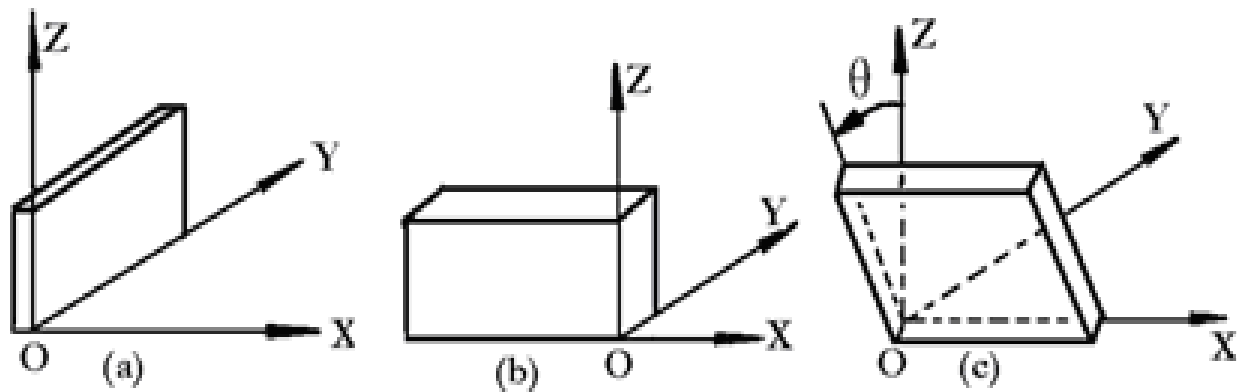


图2.4.2 石英晶体的各种切割方式
(a) X切割 (b) Y切割 (c) AT切割

石英晶体谐振器是由石英晶体切片而成。各种晶片按与各轴不同角度切割而成。图2.4.2就是石英晶体几种常用的切片方式。晶片经制作金属电极，按放于支架并封装即成为晶体谐振器元件。



3、石英晶体的电特性

- 石英晶体特有的正、反两种压电效应

正压电效应：沿电轴或机械轴加张力或压力，则在垂直于电轴的两个面上产生正、负电荷。

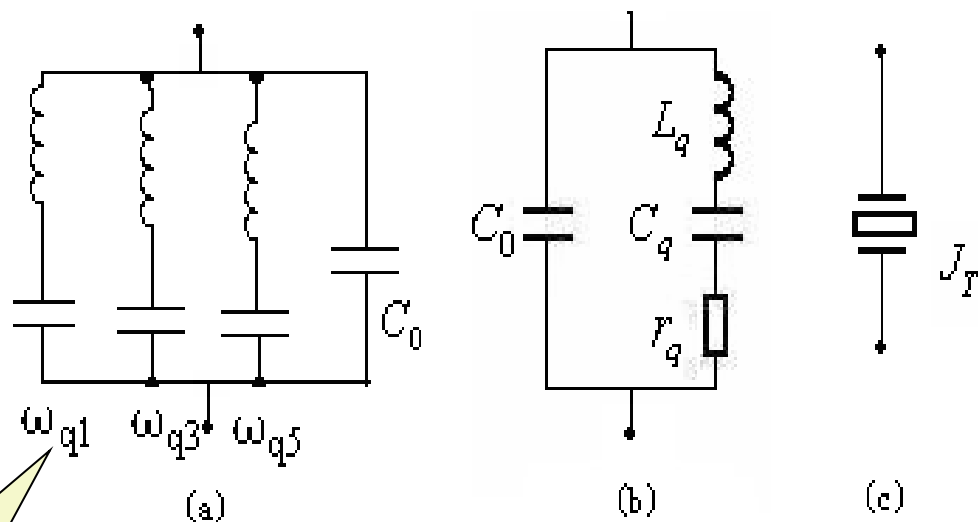
负压电效应：在垂直于电轴的两个面上加交变电压时，沿电轴或机械轴产生弹性变形（伸张或压缩），称为机械振动。

- 石英晶体具有谐振回路的特性。
- 具有较小的频率温度特性。



二、石英谐振器的等效电路及阻抗特性

1、等效电路



图(a)是考虑基频及各次泛音的等效电路。

晶体作为电介质的静态电容
$$C_0 = \frac{\varepsilon S}{d}$$

图2.4.3 晶体谐振器的等效电路

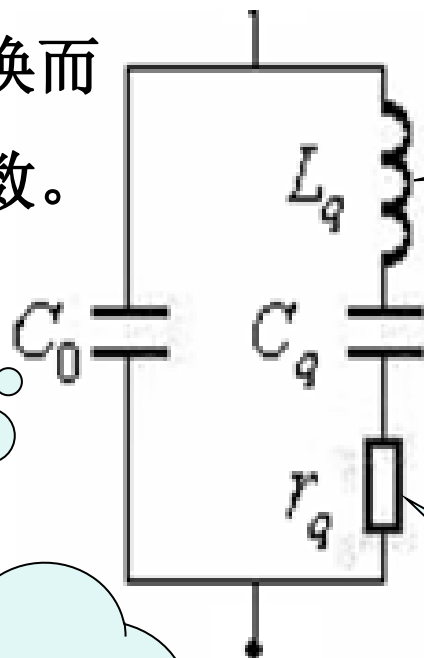
(a) 包括泛音在内的等效电路

(b) 谐振频率附近的等效电路

(c) 电路符号



L_q , C_q , r_q 对应于机械共振经过压电转换而呈现出的动态参数。



机械振动的质量，值很大，为（几十m~几十）H；

晶片的弹性模数，值较小，为（0.01~0.1）pF；

机械摩擦和空气阻尼引起的损耗，值很小，为（几~几十 Ω ）

晶体作为介质的静态电容。其数值一般为（几~几十）pF，较大。与石英片厚度、介电常数、极板面积有关。



2、谐振频率

串联谐振频率: $f_q = \frac{1}{2\pi\sqrt{L_q C_q}}$

并联谐振频率: $f_p = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}} \approx f_q \left[1 + \frac{C_q}{2C_0} \right]$

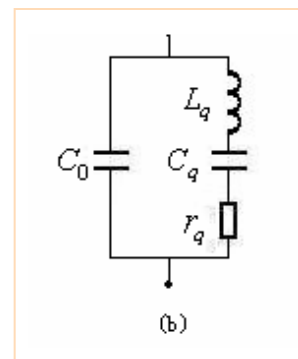
式中 $C = \frac{C_q C_0}{C_q + C_0}$

两频率之间的间隔为 $\Delta f = f_p - f_q = \frac{1}{2} f_q \frac{C_q}{C_0}$



晶体的主要特点是它的等效电感 L_q 特别大，而等效电容 C_q 特别小。晶体谐振器的品质因数为

$$Q_0 \approx \frac{\omega_q L_q}{r_q} \quad \text{很大，为（几万~几百万）}$$



3、晶体的等效阻抗

图1.3.3 (b) 所示等效电路的阻抗一般表示式为

$$Z = \frac{-j \frac{1}{\omega C_0} \left[r_q + j \left(\omega L_q - \frac{1}{\omega C_q} \right) \right]}{r_q + j \left(\omega L_q - \frac{1}{\omega C_q} \right) - j \frac{1}{\omega C_0}}$$

$$Z \approx -j \frac{1}{\omega C_0} \frac{1 - \frac{\omega_q^2}{\omega^2}}{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}} = jX_e$$



若忽略 r_q 则晶体两端呈现纯电抗，故

$$Z \approx -j \frac{1}{\omega C_0} \frac{1 - \frac{\omega_q^2}{\omega^2}}{1 - \frac{\omega_p^2}{\omega^2}} = jX_e$$

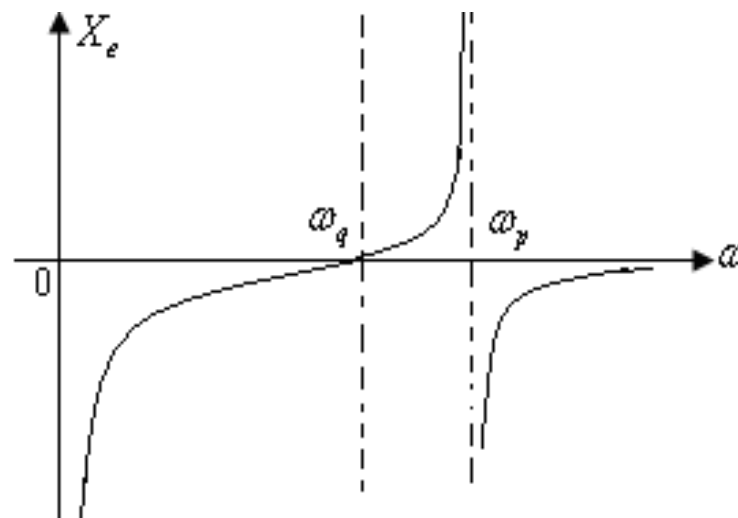


图2.4.4 晶体谐振器的电抗曲线

当 $\omega > \omega_p$ 或 $\omega < \omega_q$ 时，石英晶体呈现容性。

当 $\omega_q < \omega < \omega_p$ 时，石英晶体呈现感性。



4、石英晶体的特点

晶体谐振器与一般振荡回路比较，有以下几个明显的特点：

- ① 晶体的谐振频率 f_p 和 f_q 非常稳定。这是因为 L_q 、 C_q 、 r_q 由晶体尺寸决定，由于晶体的物理特性它们受外界因素（如温度、震动等）的影响小。
- ② 有非常高的品质因数。而普通LC振荡回路的 Q 值只能到几百。
- ③ 晶体在工作频率附近阻抗变化率大，具有很高的并联谐振阻抗。



作业:

P.40 2.16 2.17

预习: 3.1 3.2