

$$\left| H_a(j\Omega) \right|^2 \Big|_{\Omega=\frac{s}{j\Omega_c}} = H_a(s)H_a(-s) = \frac{1}{1 + \epsilon^2 C_N^2\left(\frac{s}{j\Omega_c}\right)}$$

令其分母多项式为零,即

$$1 + \epsilon^2 C_N^2\left(\frac{s}{j\Omega_c}\right) = 0$$

即

$$C_N\left(\frac{s}{j\Omega_c}\right) = \pm j \frac{1}{\epsilon} \quad (6-91)$$

令

$$\begin{aligned} \frac{s}{j\Omega_c} &= \cos(\alpha + j\beta) = \cos \alpha \cdot \cos(j\beta) - \sin \alpha \cdot \sin(j\beta) \\ &= \cos \alpha \cdot \operatorname{ch} \beta - j \sin \alpha \cdot \operatorname{sh} \beta \end{aligned} \quad (6-92)$$

$\operatorname{ch}(\cdot)$ 和 $\operatorname{sh}(\cdot)$ 分别为双曲余弦函数与双曲正弦函数。由(6-92)式可得

$$s = \Omega_c \sin \alpha \cdot \operatorname{sh} \beta + j \Omega_c \cos \alpha \cdot \operatorname{ch} \beta \quad (6-93)$$

为了导出 α, β 与 N, ϵ 的关系,把(6-92)式代入(6-91)式,且考虑到 $C_N(x)$ 的定义(见(6-81)式)

$$\begin{aligned} C_N\left(\frac{s}{j\Omega_c}\right) &\triangleq \cos\left[N \arccos\left(\frac{s}{j\Omega_c}\right)\right] = \cos[N(\alpha + j\beta)] \\ &= \cos(N\alpha) \cdot \operatorname{ch}(N\beta) - j \sin(N\alpha) \cdot \operatorname{sh}(N\beta) \\ &= \pm j \frac{1}{\epsilon} \end{aligned}$$

由此得出

$$\cos(N\alpha) \cdot \operatorname{ch}(N\beta) = 0 \quad (6-94a)$$

$$\sin(N\alpha) \cdot \operatorname{sh}(N\beta) = \mp \frac{1}{\epsilon} \quad (6-94b)$$

由(6-94a)式,且考虑 $\operatorname{ch}(N\beta) \neq 0$,可解出

$$\cos(N\alpha) = 0$$

则有

$$\alpha = \frac{2k-1}{N} \cdot \frac{\pi}{2}, \quad k = 1, 2, \dots, 2N \quad (6-95)$$

把 α 代入(6-94b)式,可得

$$\operatorname{sh}(N\beta) = \mp \frac{1}{\epsilon}$$

因而

$$\beta = \frac{1}{N} \operatorname{arcsch}\left(\mp \frac{1}{\epsilon}\right) = \mp \frac{1}{N} \operatorname{arcsch} \frac{1}{\epsilon} \quad (6-96)$$

把(6-95)式的 α 及(6-96)式的 β 代入(6-93)式,可得 $H_a(s)H_a(-s)$ 的极点为

$$s_k = \sigma_k + j\Omega_k = \mp \Omega_c \sin\left(\frac{2k-1}{2N}\pi\right) \cdot \operatorname{sh}\left(\frac{1}{N} \operatorname{arcsch} \frac{1}{\epsilon}\right)$$

$$+j\Omega_c \cos\left(\frac{2k-1}{2N}\pi\right) \cdot \operatorname{ch}\left(\frac{1}{N}\operatorname{arcsch}\frac{1}{\epsilon}\right), \quad k=1,2,\dots,2N \quad (6-97)$$

即

$$\sigma_k = \mp \Omega_c a \sin\left[\frac{\pi}{2N}(2k-1)\right], \quad k=1,2,\dots,2N \quad (6-98a)$$

$$\Omega_k = \Omega_c b \cos\left[\frac{\pi}{2N}(2k-1)\right], \quad k=1,2,\dots,2N \quad (6-98b)$$

其中

$$a = \operatorname{sh}\left[\frac{1}{N}\operatorname{arcsch}\left(\frac{1}{\epsilon}\right)\right] \quad (6-99a)$$

$$b = \operatorname{ch}\left[\frac{1}{N}\operatorname{arcsch}\left(\frac{1}{\epsilon}\right)\right] \quad (6-99b)$$

将(6-98a)式和(6-98b)式分别取平方再化简,可得 $H_a(s)H_a(-s)$ 在 s 平面的极点分布满足的关系式

$$\frac{\sigma_k^2}{\Omega_c^2 a^2} + \frac{\Omega_k^2}{\Omega_c^2 b^2} = 1 \quad (6-100)$$

这是一个椭圆方程,由于双曲余弦 $\operatorname{ch}(\cdot)$ 大于双曲正弦 $\operatorname{sh}(\cdot)$,故长轴为 $\Omega_c b$ (在虚轴上),短轴为 $\Omega_c a$ (在实轴上)。

取 $H_a(s)H_a(-s)$ 在 s 左半平面的极点,即(6-97)式的左半平面的 s_k ,就是 $H_a(s)$ 的极点。

$$\sigma_k = -\Omega_c a \sin\left[\frac{\pi}{2N}(2k-1)\right], \quad k=1,2,\dots,N \quad (6-101a)$$

$$\Omega_k = \Omega_c b \cos\left[\frac{\pi}{2N}(2k-1)\right], \quad k=1,2,\dots,N \quad (6-101b)$$

实际上,用(6-99)式求解 a, b 并不方便,还可以再加简化,考虑到

$$\begin{aligned} a &= \operatorname{sh}\left[\frac{1}{N}\operatorname{arcsch}\left(\frac{1}{\epsilon}\right)\right] = \frac{\exp\left[\frac{1}{N}\operatorname{arcsch}\left(\frac{1}{\epsilon}\right)\right] - \exp\left[-\frac{1}{N}\operatorname{arcsch}\left(\frac{1}{\epsilon}\right)\right]}{2} \\ &= \frac{1}{2}\left(\gamma^{\frac{1}{N}} - \gamma^{-\frac{1}{N}}\right) \end{aligned} \quad (6-102a)$$

$$\begin{aligned} b &= \operatorname{ch}\left[\frac{1}{N}\operatorname{arcsch}\left(\frac{1}{\epsilon}\right)\right] = \frac{\exp\left[\frac{1}{N}\operatorname{arcsch}\left(\frac{1}{\epsilon}\right)\right] + \exp\left[-\frac{1}{N}\operatorname{arcsch}\left(\frac{1}{\epsilon}\right)\right]}{2} \\ &= \frac{1}{2}\left(\gamma^{\frac{1}{N}} + \gamma^{-\frac{1}{N}}\right) \end{aligned} \quad (6-102b)$$

其中

$$\gamma = \exp\left[\operatorname{arcsch}\left(\frac{1}{\epsilon}\right)\right]$$

查数学手册知,若

$$y = \operatorname{arcsch}\left(\frac{1}{\epsilon}\right)$$

则有

$$y = \ln\left(\frac{1}{\epsilon} + \sqrt{\frac{1}{\epsilon^2} + 1}\right)$$

将此式取反变换有

$$\exp(y) = \frac{1}{\epsilon} + \sqrt{\frac{1}{\epsilon^2} + 1}$$

由此得出

$$\gamma = \frac{1}{\epsilon} + \sqrt{\frac{1}{\epsilon^2} + 1} \quad (6-103)$$

将 γ 代入(6-102a)式、(6-102b)式,可得

$$a = \frac{1}{2}(\gamma^{\frac{1}{N}} - \gamma^{-\frac{1}{N}}) \quad (6-104a)$$

$$b = \frac{1}{2}(\gamma^{\frac{1}{N}} + \gamma^{-\frac{1}{N}}) \quad (6-104b)$$

这样,由(6-103)式可求得 γ ,由 γ 可求得 a, b ,从而利用(6-101)式求得 $H_a(s)$ 的极点。

求出幅度平方函数的极点后, $H_a(s)$ 的极点就是 s 平面左半平面的诸极点 s_i ,从而得到切贝雪夫滤波器的系统函数为

$$H_a(s) = \frac{K}{\prod_{i=1}^N (s - s_i)} \quad (6-105a)$$

常数 K 可由 $|H_a(j\Omega)|$ 和 $H_a(s)$ 的低频或高频特性对比求得。

也可用下面的方法直接求出(6-105a)式的系数 K : 将(6-80)式开平方,并代入 $\Omega = s/j$,再考虑(6-105a)式,则有

$$|H_a(s)| = \frac{1}{\sqrt{1 + \epsilon^2 C_N^2\left(\frac{s}{j\Omega_c}\right)}} = \frac{K}{\left|\prod_{i=1}^N (s - s_i)\right|}$$

可以看出,第一个等号后的公式,其分母多项式的首项(s^N)的系数不为 1,这是因为 $C_N\left(\frac{s}{j\Omega_c}\right)$ 的首项 $\left[\left(\frac{s}{j\Omega_c}\right)^N\right]$ 系数为 2^{N-1} ,因而其 s^N 项的系数为 $\frac{2^{N-1}}{\Omega_c^N}$,整个分母多项式 s^N 项的系数则为 $\frac{\epsilon \cdot 2^{N-1}}{\Omega_c^N}$ 。而第二个等号后的分式,其分母的首项(s^N)的系数为 1,因而,为使

第二个等号两端的函数(皆化为首项(s^N)的系数为 1)相等,必须满足

$$K = \frac{\Omega_c^N}{\epsilon \cdot 2^{N-1}}$$

将此 K 值代入(6-105a)式,可得

$$H_a(s) = \frac{\frac{1}{\epsilon} \cdot \frac{1}{2^{N-1}} \cdot \Omega_c^N}{\prod_{i=1}^N (s - s_i)} \quad (6-105b)$$

图 6-22 也画出了确定切贝雪夫 I 型滤波器极点在椭圆上的位置的方法。先求出大圆(半径为 $b\Omega_c$)和小圆(半径为 $a\Omega_c$)上按等间隔角 π/N 均分的各个点,这些点是虚轴对

称的,且一定都不落在虚轴上。 N 为奇数时,有落在实轴上的点, N 为偶数时,实轴上也没有。幅度平方函数的极点(在椭圆上)的位置是这样确定的:其垂直坐标由落在大圆上的各等间隔点规定,其水平坐标由落在小圆上的各等间隔点规定。

切贝雪夫 II 型滤波器的幅度特性在通带内具有单调的特性(在 $\Omega=0$ 附近最平坦),而在阻带内具有等波纹特性,其幅度平方函数可表示成

$$|H_a(j\Omega)|^2 = \frac{1}{1 + \epsilon^2 \left[\frac{C_N(\Omega_{st})}{C_N(\Omega_{st}/\Omega)} \right]^2} \quad (6-106)$$

式中 Ω_{st} 是阻带衰减达到规定数值的最低频率。

可以证明,切贝雪夫 II 型滤波器既有极点又有零点,零点是虚数。由于篇幅有限,这里就不作讨论了。

还有一种通带阻带都具有等波纹幅度特性的滤波器,称为椭圆函数滤波器或考尔滤波器,因为比较专门,这里不作讨论。

[例 6-5] 试导出二阶切贝雪夫系统函数,已知通带波纹为 1dB,归一化截止频率为 $\Omega_c = 1 \text{ rad/s}$ 。

解 由于 $\delta_1 = 1 \text{ dB}$ 。根据(6-85)式,可得

$$\epsilon^2 = 10^{\delta_1/10} - 1 = 10^{0.1} - 1 = 0.25892541$$

由于 $\Omega_c = 1$,故 $x = \frac{\Omega}{\Omega_c} = \Omega$,由表 6-2,代入 $x = \Omega$ 可得

$$C_2(\Omega) = 2\Omega^2 - 1$$

则

$$C_2^2(\Omega) = 4\Omega^4 - 4\Omega^2 + 1$$

代入 $C_2^2(\Omega)$ 及 ϵ^2 到(6-80)式,可得

$$|H_a(j\Omega)|^2 = \frac{1}{1.0357016\Omega^4 - 1.0357016\Omega^2 + 1.25892541}$$

令 $s = j\Omega$,即 $s^2 = -\Omega^2$,可得

$$H_a(s)H_a(-s) = |H_a(j\Omega)|^2 \big|_{\Omega^2 = -s^2} = \frac{1}{1.0357016s^4 + 1.0357016s^2 + 1.25892541}$$

从分母多项式的根得出 $H_a(s)H_a(-s)$ 的极点为

$$\begin{aligned} s_1 &= 1.0500049e^{j58.484569^\circ} \\ s_2 &= 1.0500049e^{j121.51543^\circ} \\ s_3 &= 1.0500049e^{-j121.51543^\circ} \\ s_4 &= 1.0500049e^{-j58.484569^\circ} \end{aligned}$$

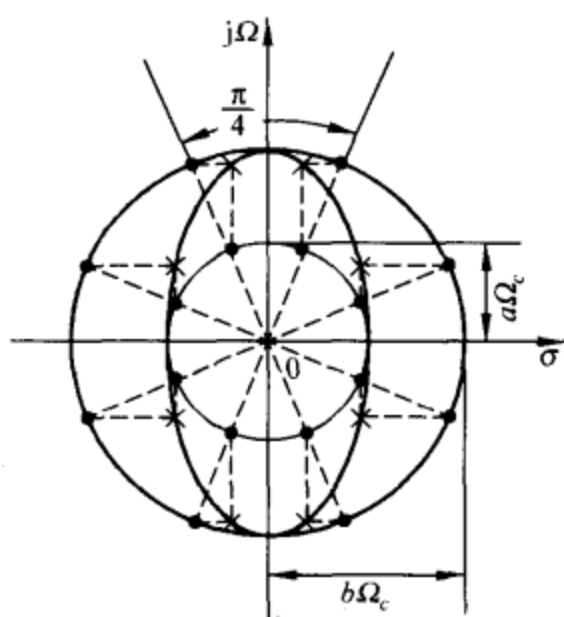


图 6-22 $N=4$ 时模拟切贝雪夫 I 型滤波器的极点位置图