



● **习题 8.6** 证明：如果 FIR 滤波器的系数满足反对称性：

$$h[n] = -h[M-1-n], \quad 0 \leq n \leq M-1$$

则频率响应可表示为

$$H(e^{j\Omega}) = e^{-j[\Omega(M-1)-\pi]/2} H_r(e^{j\Omega})$$

式中

$$H_r(e^{j\Omega}) = \begin{cases} 2 \sum_{k=0}^{M/2-1} h[k] \sin \left[\left(\frac{M-1}{2} - k \right) \Omega \right], & M \text{ 为偶数} \\ 2 \sum_{k=0}^{(M-3)/2} h[k] \sin \left[\left(\frac{M-1}{2} - k \right) \Omega \right], & M \text{ 为奇数} \end{cases}$$

$$\angle H(e^{j\Omega}) = \begin{cases} \pi/2 - \Omega(M-1)/2, & H_r(e^{j\Omega}) \geq 0 \\ 3\pi/2 - \Omega(M-1)/2, & H_r(e^{j\Omega}) < 0 \end{cases}$$



● 习题 8.6

证明：考虑因果 FIR 滤波器，系统函数为 $H(z) = \sum_{n=0}^{M-1} h[n]z^{-n}$ 。利用奇对称性 $h[n] = -h[M-1-n]$ ，下面分两种情况讨论。

情况一：M 为偶数

令 $M = 2L$ ，利用奇对称性 $h[2L-1-n] = -h[n]$ ，得到

$$\begin{aligned} H(z) &= \sum_{n=0}^{L-1} h[n]z^{-n} + \sum_{n=L}^{2L-1} h[n]z^{-n} \\ &= \sum_{n=0}^{L-1} h[n]z^{-n} + \sum_{n=0}^{L-1} h[2L-1-n]z^{-(2L-1-n)} \\ &= \sum_{n=0}^{L-1} h[n]z^{-n} - \sum_{n=0}^{L-1} h[n]z^{-(2L-1-n)} \end{aligned}$$



• 习题 8.6

证明：令 $\alpha = (M - 1)/2$, 有

$$\begin{aligned} H(z) &= \sum_{n=0}^{L-1} h[n] (z^{-n} - z^{-(2L-1-n)}) \\ &= z^{-\alpha} \sum_{n=0}^{L-1} h[n] (z^{-n+\alpha} - z^{n-\alpha}) \end{aligned}$$

代入 $z = e^{j\Omega}$, 得到

$$\begin{aligned} H(e^{j\Omega}) &= e^{-j\alpha\Omega} \sum_{n=0}^{L-1} h[n] (e^{-j\Omega(n-\alpha)} - e^{j\Omega(n-\alpha)}) \\ &= e^{-j\alpha\Omega} \cdot 2j \sum_{n=0}^{L-1} h[n] \sin[\Omega(\alpha - n)] \end{aligned}$$



● 习题 8.6

证明：注意 $j = e^{j\pi/2}$ ，且 $\alpha = (M-1)/2$ ，代入得

$$\begin{aligned} H(e^{j\Omega}) &= e^{-j\Omega(M-1)/2} \cdot e^{j\pi/2} \cdot 2 \sum_{n=0}^{L-1} h[n] \sin \left[\Omega \left(\frac{M-1}{2} - n \right) \right] \\ &= e^{-j[\Omega(M-1)-\pi]/2} \cdot H_r(e^{j\Omega}) \end{aligned}$$

其中实函数

$$H_r(e^{j\Omega}) = 2 \sum_{n=0}^{M/2-1} h[n] \sin \left[\left(\frac{M-1}{2} - n \right) \Omega \right]$$

相频响应为

$$\angle H(e^{j\Omega}) = -\frac{\Omega(M-1) - \pi}{2} + \angle H_r(e^{j\Omega}) = \begin{cases} \pi/2 - \Omega(M-1)/2, & H_r(e^{j\Omega}) \geq 0 \\ 3\pi/2 - \Omega(M-1)/2, & H_r(e^{j\Omega}) < 0 \end{cases}$$



● 习题 8.6

证明：情况二： M 为奇数

令 $M = 2L + 1$ ，则 $L = (M - 1)/2$ 。由奇对称性，当 $n = L$ 时，有

$$h[L] = -h[2L + 1 - 1 - L] = -h[L] \Rightarrow h[L] = 0$$

故系统函数为

$$\begin{aligned} H(z) &= \sum_{n=0}^{L-1} h[n]z^{-n} + \sum_{n=L+1}^{2L} h[n]z^{-n} = \sum_{n=0}^{L-1} h[n]z^{-n} + \sum_{m=0}^{L-1} h[2L - m]z^{-(2L-m)} \\ &= \sum_{n=0}^{L-1} h[n]z^{-n} - \sum_{m=0}^{L-1} h[m]z^{-(2L-m)} = \sum_{n=0}^{L-1} h[n] (z^{-n} - z^{-(2L-n)}) \end{aligned}$$



● 习题 8.6

证明：令 $\alpha = (M - 1)/2 = L$, 有

$$H(z) = z^{-\alpha} \sum_{n=0}^{L-1} h[n] (z^{-n+\alpha} - z^{n-\alpha})$$

代入 $z = e^{j\Omega}$, 类似偶数情况推导, 可得

$$H(e^{j\Omega}) = e^{-j[\Omega(M-1)-\pi]/2} \cdot H_r(e^{j\Omega})$$

其中

$$H_r(e^{j\Omega}) = 2 \sum_{n=0}^{(M-3)/2} h[n] \sin \left[\left(\frac{M-1}{2} - n \right) \Omega \right]$$

相频响应与偶数情况相同。综上, 命题得证。



● **习题 8.7** 已知滤波器的冲激响应如下，试判断滤波器是否具有线性相位。

1. $h[k] = [1, -1, 1, -1, 1, -1, 1, -1, 1];$
2. $h[k] = [1, 2, 3, 4, 5, 1, 2, 3, 4, 5];$
3. $h[k] = [1, 2, 3, 4, 5, 4, 3, 2];$
4. $h[k] = [1, 2, 3, 4, 5, -4, -3, -2, -1]。$

解：对于长度为 N 的线性相位滤波器，其单位冲激响应 $h[k]$ 必须满足下列偶对称或奇对称条件：

- **偶对称：** $h[k] = h[N - 1 - k]$
- **奇对称：** $h[k] = -h[N - 1 - k]$

其中对称中心为 $\frac{N-1}{2}$ 。



● **习题 8.7** 已知滤波器的冲激响应如下，试判断滤波器是否具有线性相位。

1. $h[k] = [1, -1, 1, -1, 1, -1, 1, -1, 1];$

2. $h[k] = [1, 2, 3, 4, 5, 1, 2, 3, 4, 5];$

3. $h[k] = [1, 2, 3, 4, 5, 4, 3, 2];$

4. $h[k] = [1, 2, 3, 4, 5, -4, -3, -2, -1].$

解：(1) 序列长度 $N = 9$ ，观察可知 $h[k]$ 满足 $h[k] = h[8 - k]$ ，即序列关于 $k = 4$ 偶对称。因此具有线性相位。

(2) 序列长度 $N = 10$ ，观察可知 $h[0] = 1 \neq h[9] = 5$ ，且 $h[0] \neq -h[9]$ 。因此不具有线性相位。



● **习题 8.7** 已知滤波器的冲激响应如下，试判断滤波器是否具有线性相位。

1. $h[k] = [1, -1, 1, -1, 1, -1, 1, -1, 1];$

2. $h[k] = [1, 2, 3, 4, 5, 1, 2, 3, 4, 5];$

3. $h[k] = [1, 2, 3, 4, 5, 4, 3, 2];$

4. $h[k] = [1, 2, 3, 4, 5, -4, -3, -2, -1].$

解：(3) 序列长度 $N = 8$ ，观察可知 $h[0] = 1 \neq h[7] = 2$ 。因此不具有线性相位。

(4) 序列长度 $N = 9$ ，观察可知， $h[4] = 5 \neq 0$ ，不满足奇对称条件 ($h[k] = -h[8 - k]$)。因此不具有线性相位。



● **习题 8.8** 采用窗函数法设计一个线性相位 FIR 数字低通滤波器，具体指标为：通带截止频率 $\Omega_p = 0.2\pi$ ，阻带截止频率 $\Omega_s = 0.4\pi$ ，阻带衰减 $A_s = 45$ dB。试说明采用哪种窗函数？并求出 $h[n]$ 的表达式。

解：1. 确定窗函数类型

各种窗函数的性能指标如下：

- 矩形窗： $A_s \approx 21$ dB
- 哈宁窗 (Hanning)： $A_s \approx 44$ dB (通常认为不足以满足 45 dB 要求)
- 汉明窗 (Hamming)： $A_s \approx 53$ dB
- 布莱克曼窗 (Blackman)： $A_s \approx 74$ dB

为了满足 $A_s = 45$ dB 且阶数尽可能低，选择**汉明窗**。



● **习题 8.8** 采用窗函数法设计一个线性相位 FIR 数字低通滤波器，具体指标为：通带截止频率 $\Omega_p = 0.2\pi$ ，阻带截止频率 $\Omega_s = 0.4\pi$ ，阻带衰减 $A_s = 45$ dB。试说明采用哪种窗函数？并求出 $h[n]$ 的表达式。

解：2. 确定滤波器阶数 N

过渡带宽度为

$$\Delta\Omega = \Omega_s - \Omega_p = 0.4\pi - 0.2\pi = 0.2\pi$$

对于汉明窗，过渡带宽度与阶数 N 的近似关系为 $\Delta\Omega \approx \frac{6.6\pi}{N}$ 。由此可求得

$$N = \frac{6.6\pi}{\Delta\Omega} = \frac{6.6\pi}{0.2\pi} = 33$$

故取滤波器长度 $N = 33$ 。



● **习题 8.8** 采用窗函数法设计一个线性相位 FIR 数字低通滤波器，具体指标为：通带截止频率 $\Omega_p = 0.2\pi$ ，阻带截止频率 $\Omega_s = 0.4\pi$ ，阻带衰减 $A_s = 45$ dB。试说明采用哪种窗函数？并求出 $h[n]$ 的表达式。

解： 3. **确定理想低通滤波器的单位脉冲响应 $h_d[n]$**

理想滤波器具有第一类线性相位，其对称中心（群延时）为 $\alpha = \frac{N-1}{2} = 16$

理想低通滤波器的截止频率 Ω_c 取通带和阻带的中心频率，即

$$\Omega_c = \frac{\Omega_p + \Omega_s}{2} = \frac{0.2\pi + 0.4\pi}{2} = 0.3\pi$$

由此得到理想低通滤波器的单位脉冲响应为

$$h_d[n] = \frac{\sin[\Omega_c(n - \alpha)]}{\pi(n - \alpha)} = \frac{\sin[0.3\pi(n - 16)]}{\pi(n - 16)}$$



● **习题 8.8** 采用窗函数法设计一个线性相位 FIR 数字低通滤波器，具体指标为：通带截止频率 $\Omega_p = 0.2\pi$ ，阻带截止频率 $\Omega_s = 0.4\pi$ ，阻带衰减 $A_s = 45$ dB。试说明采用哪种窗函数？并求出 $h[n]$ 的表达式。

解： 4. **确定窗函数表达式** $w[n]$

长度为 $N = 33$ 的汉明窗表达式为：

$$w[n] = \left(0.54 - 0.46 \cos \frac{2\pi n}{N-1} \right) R_N[n] = \left(0.54 - 0.46 \cos \frac{\pi n}{16} \right), \quad 0 \leq n \leq 32$$

5. **所设计滤波器的单位脉冲响应** $h[n]$

$$h[n] = h_d[n] \cdot w[n] = \begin{cases} \frac{\sin[0.3\pi(n-16)]}{\pi(n-16)} \left(0.54 - 0.46 \cos \frac{\pi n}{16} \right), & 0 \leq n \leq 32 \\ 0, & \text{其他} \end{cases}$$