

数字信号处理

Digital Signal Processing

主讲人: 陈后金

电子信息工程学院



- ◆ 设计原理
- ◆ 设计方法
- ◆ 方法改进



- ◆ 设计原理
- ◆ 设计方法
- ◆ 方法改进

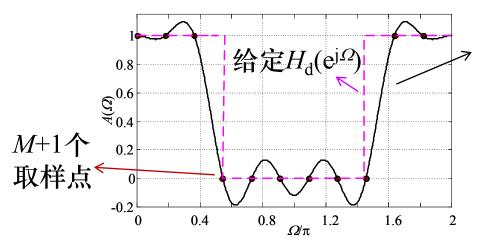


设计原理

窗函数法: 基于时域的逼近

频率取样法: 基于频域的逼近

使所设计的M阶FIR滤波器的频率响应 $H(e^{j\Omega})$ 在M+1个取样点 $\{\Omega_m; m=0,1,...,M\}$ 上与所给定数字滤波器的频率响应 $H_d(e^{j\Omega})$ 相等。



 \nearrow 设计所得M阶FIR DF 的 $H(e^{j\Omega})$

$$H(e^{j\Omega_m}) = H_d(e^{j\Omega_m})$$

$$\Omega_m = \frac{2\pi}{M+1}m, \quad m = 0, 1, \dots$$

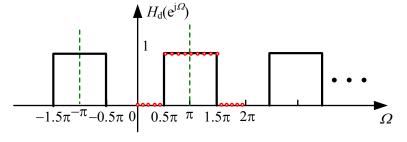


设计原理

FIR数字滤波器设计的目标是求出其单位脉冲响应h[k]

如何求出满足 $H(e^{j\Omega_m}) = H_d(e^{j\Omega_m})$,且具有线性相位滤波器的h[k]?

因为
$$H_{d}(e^{j\Omega}) = \sum_{k=0}^{M} h[k]e^{-jk\Omega}$$



M+1点DFT

则有
$$H_{d}(e^{j\Omega_{m}}) = H_{d}[m] = \sum_{k=0}^{M} h[k]W_{M+1}^{mk}$$

$$W_{M+1} = e^{-j\frac{2\pi}{M+1}}$$

$$W_{M+1} = e^{-j\frac{2\pi}{M+1}}$$



设计原理

如何求出满足 $H(e^{j\Omega_m}) = H_d(e^{j\Omega_m})$,且具有线性相位滤波器的h[k]?

$$H_{d}[m] = \sum_{k=0}^{M} h[k]W_{M+1}^{mk} = DFT\{h[k]\}$$
 $h[k] = IDFT\{H_{d}[m]\}$

若要保证所设计的滤波器具有线性相位,则

$$H_{d}(e^{j\Omega}) = e^{j(-0.5M\Omega + \beta)} A_{d}(\Omega) \qquad (\beta = 0 \vec{x}\pi/2)$$

$$\mathbb{P} H_{\mathbf{d}}[m] = H_{\mathbf{d}}(\mathbf{e}^{\mathbf{j}\Omega}) \Big|_{\Omega = \frac{2\pi}{M+1}m} = \mathbf{e}^{\mathbf{j}\beta} \mathbf{e}^{-\mathbf{j}\frac{M}{M+1}m\pi} \underbrace{A_{\mathbf{d}}(\frac{2\pi m}{M+1})} A_{\mathbf{d}}[m]$$



- ◆ 设计原理
- ◆ 设计方法
- ◆ 方法改进



设计方法

- 1. 由 $H_d(e^{j\Omega})$ 确定FIR DF的类型和幅度函数 $A_d(\Omega)$
- 2. 根据类型确定线性相位FIR滤波器的相位 $\varphi_d(\Omega)$

$$\varphi_{\rm d}(\Omega) = -0.5M\Omega + \beta$$
 $(\beta = 0 \ \vec{\mathbf{x}} \ \pi/2)$

3. 确定 $A_d(\Omega)e^{j\varphi_d(\Omega)}$ 在 $\Omega \in [0,2\pi)$ 区间上的M+1个取样点的值 $H_d[m]$

$$H_{d}[m] = e^{j\beta} e^{-j\frac{M\pi}{M+1}m} A_{d}(\frac{2\pi}{M+1}m)$$

4. 对 $H_d[m]$ 做M+1点IDFT,得到有限长因果序列h[k]

$$h[k] = IDFT(H_d[m])$$

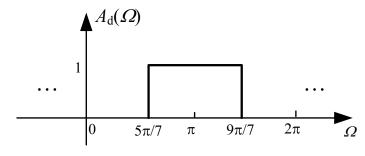


解: (1) 由 $H_d(e^{j\Omega})$ 确定线性相位FIR滤波器类型:

高通滤波器可用I型或IV型,本题选用I型

由
$$H_d(e^{j\Omega})$$
确定幅度函数 $A_d(\Omega)$:

$$A_{\rm d}(\Omega) = \begin{cases} 1, & 5\pi/7 \le |\Omega| \le \pi \\ 0 & \text{others} \end{cases}$$



(2) 根据类型确定线性相位FIR滤波器的相位 $\varphi_d(\Omega)$:

I型线性相位的 $\varphi_d(\Omega)$ 为 $\varphi_d(\Omega) = -0.5M\Omega = -3\Omega$



(3) 确定 $H_d(e^{j\Omega})$ 在 $\Omega \in [0,2\pi)$ 区间上的6+1=7个取样点的值 $H_d[m]$

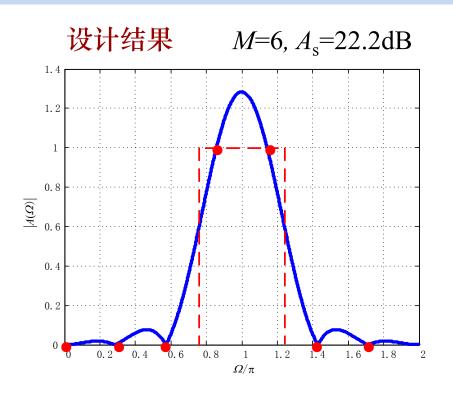
$$H_{d}[m] = e^{-j3\Omega} A_{d}(\Omega) \Big|_{\Omega = \frac{2\pi}{7}m} = e^{-j\frac{6\pi}{7}m} A_{d}[m] = [0, 0, 0, e^{-j18\pi/7}, e^{-j24\pi/7}, 0, 0]$$

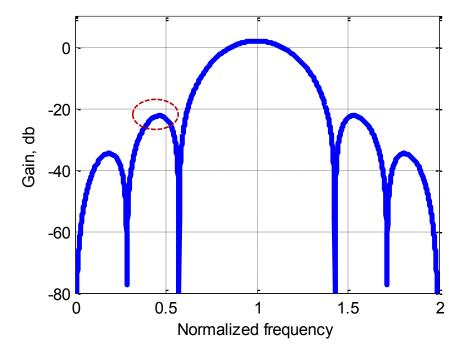
$$\downarrow A_{d}(\Omega)$$

$$\downarrow 2\pi/7 \quad 4\pi/7 \quad 6\pi/7 \quad 8\pi/7 \quad 10\pi/7 \quad 12\pi/7 \quad 2\pi$$

(4) 求出单位脉冲序列:
$$h[k] = \text{IDFT}(H_d[m]) = \frac{2}{7}\cos\left|\frac{6\pi}{7}[k-3]\right|$$

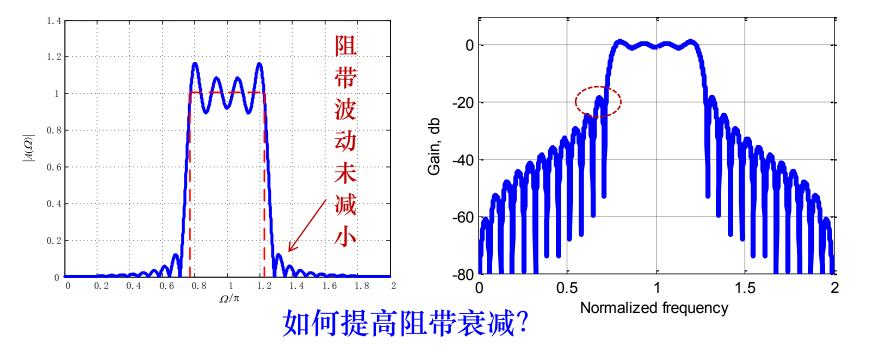








设计结果 增加滤波器的阶数,取M=30, $A_s=18.3$ dB,阻带衰减并未提高





- ◆ 设计原理
- ◆ 设计方法
- ◆ 方法改进

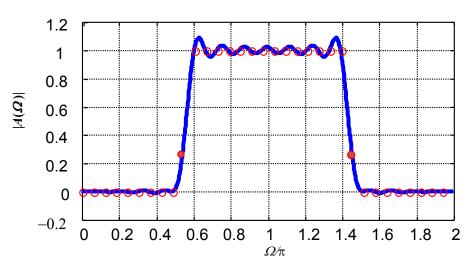


原因分析: 增加滤波器的阶数不能提高所设计滤波器的阻带衰减的原因是,

从通带到阻带所给定的样本点发生了从0到1的跳变。

改进方法:为改善滤波器的幅度特性,提高阻带衰减,可在过渡带 $[\Omega_{p},\Omega_{s}]$

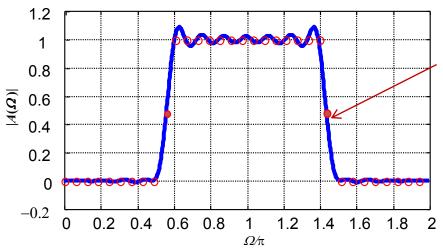
之间设置幅度在0和1之间的过渡点。





例:利用频率取样法设计幅度响应能逼近截止频率 $\Omega_c=5\pi/7$ rad的高通滤波器 $H_d(e^{j\Omega})$ 的线性相位FIR滤波器,阶数M=30。试通过在过渡带 $[\Omega_p,\Omega_s]$ 之间设置幅度在0和1之间的过渡点提高阻带衰减。

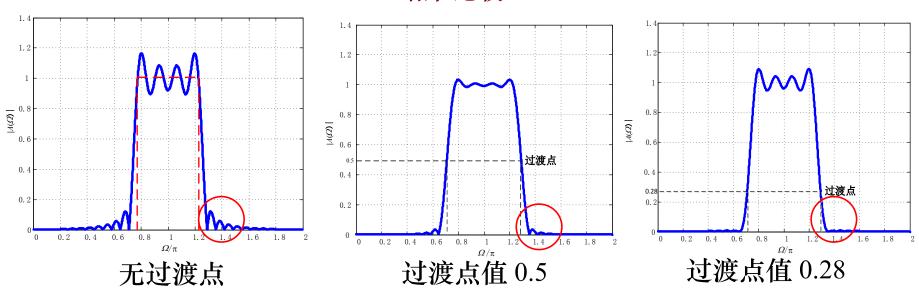
解: 在过渡带[Ω_p , Ω_s]之间设置1个过渡点



幅度值分别取 0.5, 0.38, 0.28, 0.18

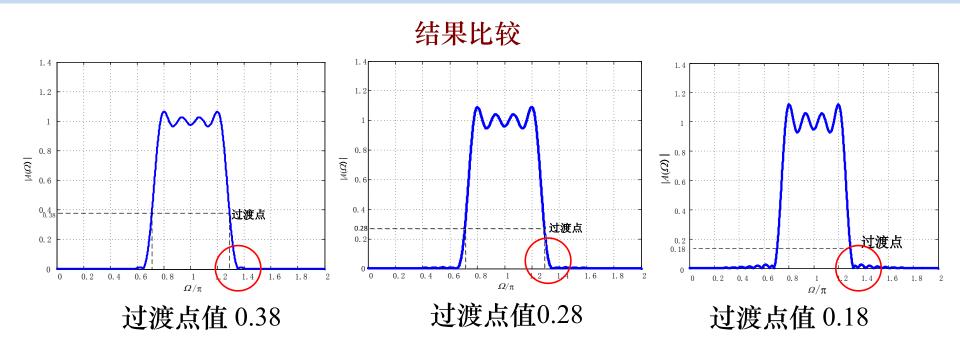


结果比较



增加过渡点可减小旁瓣波动,过渡点值为0.28时旁瓣波动较小

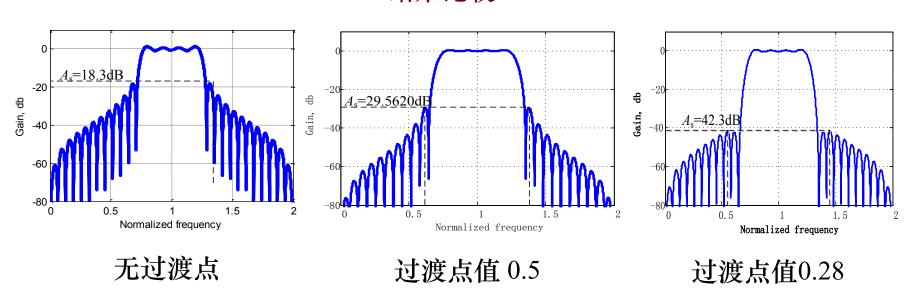




增加过渡点可减小旁瓣波动,过渡点值为0.28时旁瓣波动较小



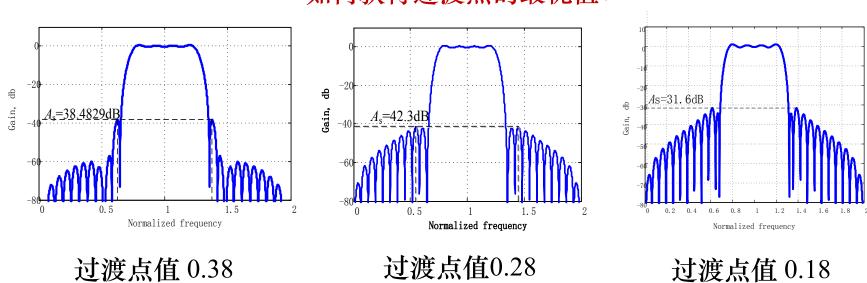
结果比较



增加过渡点可提高阻带衰减,过渡点值为0.28时阻带衰减较大



如何获得过渡点的最优值?



增加过渡点可提高阻带衰减,过渡点值为0.28时阻带衰减较大



可通过以下几个方法寻找过渡点最优值:

1. 遗传算法 (Genetic Algorithm, GA)

使用Matlab集成的GA函数,应用插值函数写出滤波器频域表达式(包含过渡点值),查找阻带最大值,优化目标使其最大值最小。

2. MATLA提供的优化函数: fmincon, fminimax

适用于局部优化,所以当给定的初值不同时,两个函数得到的值也会不同,需要进行校验。



谢谢

本课程所引用的一些素材为主讲老师多年的教学积累,来源于多种媒体及同事和同行的交流,难以一一注明出处,特此说明并表示感谢!