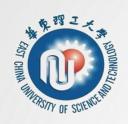


第七章 FIR数字滤波器设计

FIR Digital Filter Design





第七章 FIR数字滤波器设计

FIR Digital Filter Design

7.4 利用等波纹逼近法设计FIR滤波器

华东理工大学信息科学与工程学院 万永菁





等波纹逼近法设计FIR滤波器

- > 等波纹逼近法的基本思想
- > 用MATLAB实现等波纹最佳逼近设计方法
- > 举例分析与比较





等波纹逼近法设计FIR滤波器

等波纹最佳逼近法是一种优化设计法,它克服了窗函数设计法和频率采样法的缺点,使<u>最大误差最小化</u>,并在整个逼近频段上均匀分布。

用等波纹最佳逼近法设计的FIRDF的幅频响应在通带和阻带都是等波纹的,而且可以分别控制通带和阻带波纹幅度。最佳逼近是指在滤波器长度给定的条件下使加权误差波纹幅度最小化。



◆ 等波纹最佳逼近设计法的基本思想

 $H_d(\omega)$ 为理想幅度特性函数,且满足线性相位约束条件。 $H_g(\omega)$ 为实际设计的滤波器幅度特性函数。

定义加权误差函数:

$$E(\omega) = W(\omega)[H_d(\omega) - H_g(\omega)]$$

其中, $W(\omega)$ 为加权函数,用来控制通带和阻带的逼近精度。

等波纹最佳逼近基于切比雪夫逼近,在通带和阻带以 $|E(\omega)|$ 的

最大值最小化为准则,采用Remez多重交换迭代算法求解滤波器系

数,即单位脉冲响应h(n)。





$$E(\omega) = W(\omega)[H_d(\omega) - H_g(\omega)]$$

◆ 算法说明:

 $W(\omega)$ 取值越大的频段逼近精度越高。开始设计时应根据逼近精度要求确定 $W(\omega)$,在Remez多重交换迭代过程中 $W(\omega)$ 是确知函数。

等波纹最佳逼近设计中,把数字频段分为逼近区域和无关区域。逼近区域一般指通带和阻带,无关区域一般指过渡带。设计过程中只考虑对逼近区域的最佳逼近,但无关区宽度不能为零,即 $H_g(\omega)$ 不可能是理想滤波特性。





- **◆ 用MATLAB实现等波纹最佳逼近设计方法**
 - (1) 根据逼近指标估算滤波器阶数N和加权函数 $W(\omega)$;
 - (2) 采用Remez算法求滤波器单位脉冲响应h(n)。
 - remez函数: hn = remez(M, fo, mo, w)

M: 滤波器阶数;

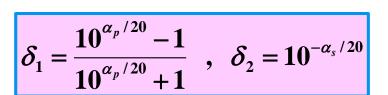
fo: 边界频率向量;

mo: 与fo对应的幅度向量,长度与fo长度相等;

w: 误差加权向量,长度为fo的一半;

hn: 滤波器系数,即单位脉冲响应;

> remezord函数:





[M, fo, mo, w]=remezord(f, m, rip, Fs)

f: 边界频率向量,可以使用模拟频率或归一化频率;

m: 希望逼近的幅度, m的每个元素表示£给定的一个逼近

频段上希望逼近的幅度值;

rip: 通带和阻带波纹幅度;

Fs: 采样频率。

检验设计结果

注意: ①省略Fs时, f中必须为归一化频率。

- ②有时估算的阶数M略小,要取M+1或M+2(必须注意对滤 波器长度N=M+1的奇偶性要求)。
- ③如果无关区(过渡带)太窄,或截止频率接近零频率和 Fs/2时,设计结果不正确。

例:用窗函数法和等波纹最佳逼近法分别设计一个线性相位FIR带阻滤波器。 指标如下:

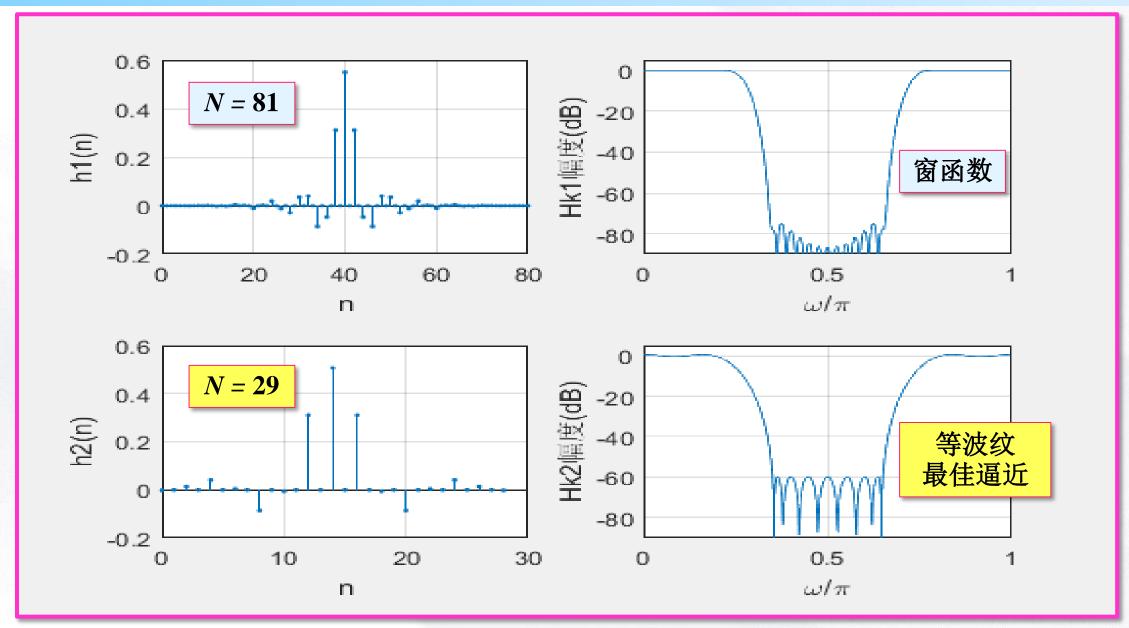
通带下截止频率 $\omega_{lp}=0.2\pi$,阻带下截止频率 $\omega_{ls}=0.35\pi$;阻带上截止频率 $\omega_{us}=0.65\pi$,通带上截止频率 $\omega_{up}=0.8\pi$, $\alpha_p=1$ dB, $\alpha_s=60$ dB。

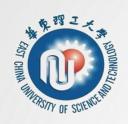
```
wlp=0.2*pi; wls=0.35*pi; wus=0.65*pi; wup=0.8*pi;
B=wls-wlp; N0=ceil(12*pi/B); N = N0 + mod(N0+1,2);
wp=[(wls+wlp)/2/pi, (wus+wup)/2/pi];
hn1=fir1(N-1,wp,'stop',blackman(N));
Mk=1024; hk1=fft(hn1,Mk); n=0: length(hn1)-1;
subplot(2,2,1); stem(n,hn1,'.');
xlabel('n'); ylabel('h1(n)');grid on
k = 1:Mk/2; w = (0:Mk/2-1) / (Mk/2);
subplot(2,2,2); plot(w,20*log10(abs(hk1(k)))); grid on;
axis([0,1,-90,5]); xlabel('\omega/\pi'); ylabel('Hk1幅度(dB)');
```

```
\omega_{lo}=0.2\pi, \omega_{ls}=0.35\pi
f=[0.2,0.35,0.65,0.8]; m=[1,0,1];
                                                 \omega_{us}=0.65\pi, \omega_{up}=0.8\pi
rp=1; rs=60; \alpha_p=1dB, \alpha_s=60dB
dat1=(10^{(rp/20)-1})/(10^{(rp/20)+1}); dat2=10^{(-rs/20)};
                                               \delta_1 = \frac{10^{\alpha_p/20} - 1}{10^{\alpha_p/20} + 1}, \delta_2 = 10^{-\alpha_s/20}
rip=[dat1,dat2,dat1];
[M, fo, mo, wo] = remezord(f, m, rip);
hn2=remez(M, fo, mo, wo);
Mk=1024; hk2=fft(hn2,Mk); n=0: length(hn2) -1;
subplot(2,2,3); stem(n,hn2,'.');
xlabel('n'); ylabel('h2(n)');grid on
k = 1:Mk/2; w = (0:Mk/2-1) / (Mk/2);
subplot(2,2,4); plot(w,20*log10(abs(hk2(k)))); grid on;
axis([0,1,-90,5]);
xlabel('\omega/\pi'); ylabel('Hk2幅度(dB)');
```









第七章 FIR数字滤波器设计

FIR Digital Filter Design

7.4 利用等波纹逼近法设计FIR滤波器

华东理工大学信息科学与工程学院 万永菁

