



#### • IIR数字滤波器

- 优点:利用了模拟滤波器设计的成果,计算工作量小,设计方便
- 缺点:传递函数是具有零点、极点的有理函数,存在稳定性问题;其相频特性一般情况下都是非线性的,信号传输时在通带内可能失真

#### • FIR数字滤波器

- 优点:能够很容易获得严格的线性相频特性;其冲激响应是有限长的,系统传递函数所包含的极点都位于原点,一定是稳定的;可用FFT实现,大大提高了滤波器的运算效率
- 缺点:要充分逼近锐截止滤波器,则要求FIR滤波器有较长的冲激响应序列h(n),也就是M值要大,运算量也大大增加

#### 2、FIR数字滤波器的设计目标

• 根据要求的频率响应 $H_d(\Omega)$ ,找出一单位冲激响应h(n)为有限长的离散时间系统,使其频率响应 $H(\Omega)$ ,尽可能地逼近 $H_d(\Omega)$ 

#### 3、FIR数字滤波器的原理

- 设FIR滤波器的单位冲激响应为 h(n),
- 则其**Z**变换为  $H(z) = \sum_{n=0}^{N-1} h(n)z^{-n}$
- · 如果FIR数字滤波器的单位冲激响应h(n)为实数,而且满足以下任一条件:
  - · 偶对称 h(n) = h(N-1-n)
  - · 奇对称 h(n) = -h(N-1-n)
  - · 其对称中心在  $n=\frac{N-1}{2}$  处,则可以证明滤波器具有线性的相频特性

- 4、FIR数字滤波器的设计方法
  - 窗函数法
  - 模块法
  - 频率抽样法
  - 等波纹优化设计法

### 5、窗函数法

- FIR滤波器的窗函数法,又称为傅立叶级数法,其给定的设计指标
  - 一般为频域指标,如滤波器的频率响应 $H_d(\Omega)$ 。根据DTFT,有

$$h_d(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} H_d(\Omega) e^{j\Omega n} d\Omega$$

$$H_{d}(\Omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} h_{d}(n)e^{-j\Omega n}$$

#### 5、窗函数法

窗函数法:用时域的窗函数w(n)乘以无限长的单位冲激响应 $h_d(n)$ ,对无限长的单位冲激响应序列进行截断,构成FIR数字滤波器的h(n)

$$h(n) = h_d(n) w(n)$$

常用的窗函数有矩形窗函数、三角窗函数、海宁窗函数、 海明窗函数、布莱克曼窗函数和凯瑟窗函数等

例1 设计一个线性相位FIR低通滤波器,该滤波器的截止频率为  $\Omega_c$ ,频率响应为

$$H_{d}(\Omega) = \begin{cases} e^{-j\alpha\Omega} & |\Omega| \leq \Omega_{c} \\ 0 & \Omega_{c} < |\Omega| \leq \pi \end{cases}$$

解:滤波器的单位冲激响应为

$$h_d(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} H_d(\Omega) e^{j\Omega n} d\Omega = \frac{1}{2\pi} \int_{-\Omega_c}^{\Omega_c} e^{-j\alpha\Omega} e^{j\Omega n} d\Omega = \frac{\sin(\Omega_c(n-\alpha))}{\pi(n-\alpha)}$$

#### $H_d(n)$ 是一个以 $\alpha$ 为中心偶对称的无限长序列

设选择的窗函数为矩形窗

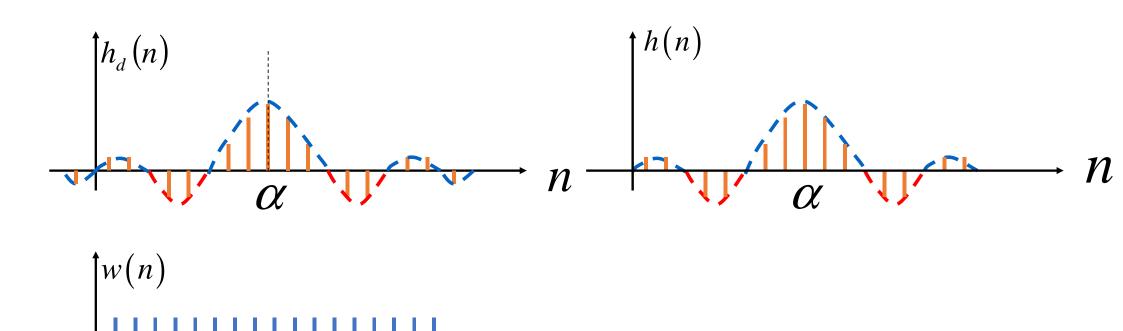
$$w(n) = \begin{cases} 1 & 0 \le n \le N - 1 \\ 0 & 其他 \end{cases}$$

用窗函数w(n)截取 $H_d(n)$  在n=0至n=N-1的一段作为h(n)

$$h(n) = h_d(n).w(n) = \begin{cases} h_d(n) & 0 \le n \le N-1 \\ 0 & \sharp \text{ the} \end{cases}$$

• 在截取时,必须保证满足线性相位的约束条件,即保证 h(n)以  $\alpha = \frac{N-1}{2}$  偶对称,则必须要求

以这样得到的h(n)作为所设计的滤波器的单位冲激响应,通过对h(n)作z变换即可得到线性相位FIR滤波器的传递函数H(z)



#### 窗函数法设计线性相位FIR滤波器的步骤

- 根据需要确定理想滤波器的特性 $H_d(\Omega)$
- 根据DTFT , 由 H<sub>d</sub>(Ω) 求出h<sub>d</sub>(n)
- 选择合适的窗函数,并根据线性相位的条件确定长度N
- 由h(n) = h<sub>d</sub>(n) w(n) , 求出单位冲激响应h(n)
- •对h(n)作z变换,得到线性相位FIR滤波器传递函数H(z)

- 6、FIR滤波器的网络结构
- 直接型:又称为横截型或卷积型

$$y(n) = \sum_{r=0}^{M} h(r)x(n-r) \quad H(z) = \sum_{r=0}^{M} h(n)z^{-r}$$

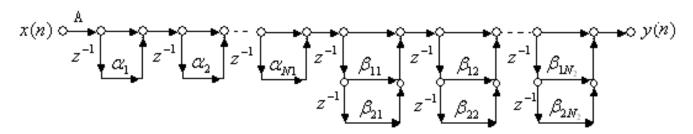
$$x(n) \quad z^{-1} \quad x(n-1) \quad z^{-1} \quad x(n-2) \quad z^{-1} \quad z^{-1} \quad x(n-M)$$

$$h(0) \quad h(1) \quad h(2) \quad y(n)$$
  
梳形滤波器

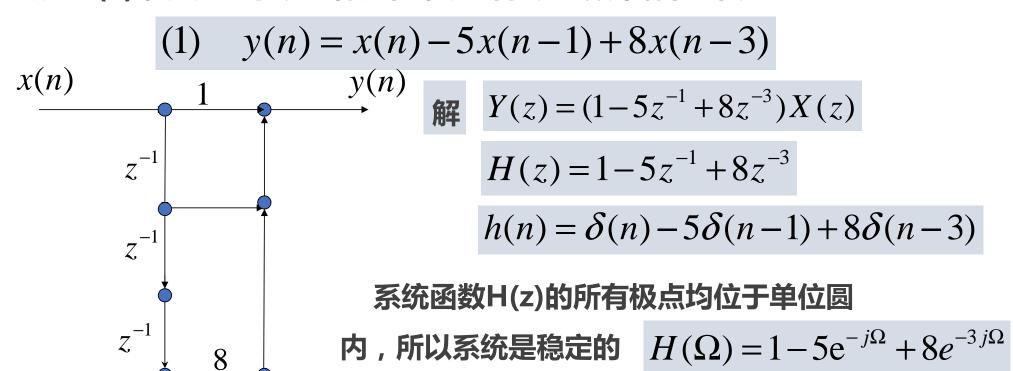
级联型:若h(n)均为实数,则H(z)可分解为若 干个实系数的一阶和二阶因子的乘积形式

$$H(z) = A \prod_{i=1}^{N_1} H_{1i}(z) \prod_{i=1}^{N_2} H_{2i}(z)$$

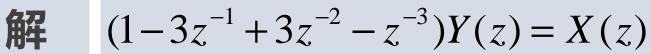
$$= A \prod_{i=1}^{N_1} \left( 1 + \alpha_i z^{-1} \right) \prod_{i=1}^{N_2} \left( 1 + \beta_{1i} z^{-1} + \beta_{2i} z^{-2} \right)$$

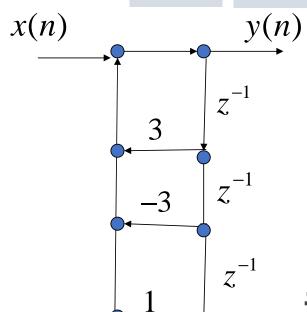


例:由下列差分方程求出网络结构,并求其系统函数 H(z) 和单位冲激响应 h(n),并判断系统的稳定性,求出系统的频率特性函数



(2) 
$$y(n)-3y(n-1)+3y(n-2)-y(n-3)=x(n)$$





$$H(z) = \frac{1}{(1-z^{-1})^3}$$

$$h(n) = \frac{1}{2}(n+1)(n+2)u(n)$$

系统函数H(z)的所有极点均位 于单位圆内,所以系统是稳定的

$$H(\Omega) = \frac{1}{(1 - e^{-j\Omega})^3}$$

