

FIR 滤波器

傅里叶展开法

总结：无限时宽截短为有限时宽，会产生 Gibbs 现象

窗函数设计法

1. 根据性能指标选择窗函数；

□ 升余弦窗 (Raised Cosine Window)

$$w_H(n) = \begin{cases} a - (1-a) \cos \frac{2\pi n}{N-1}, & 0 \leq n \leq N-1 \\ 0, & \text{others} \end{cases} \quad 0 \leq a \leq 1$$

$a=1$, 矩形窗
 $a=0.5$, 汉宁 (Hanning) 窗, 普通升余弦窗
 $a=0.54$, 海明 (Hamming) 窗, 改进升余弦窗

□ 布莱克曼窗 (Blackman Window)、二阶升余弦窗

$$w_B(n) = \left[0.42 - 0.5 \cos \frac{2\pi n}{N-1} + 0.08 \cos \frac{4\pi n}{N-1} \right], 0 \leq n \leq N-1$$

2. 根据频率响应获得抽样响应
3. 根据过渡带宽度确定 N 值
4. 时域抽样函数*窗函数，再计算频率响应

频率采样法

1. 根据 ω_c 和 N 的奇偶性，确认 H_k 、 θ_k 和 K_c 的值 (1234 型滤波器)
2. 由 H_k 求 $H(k)$
3. 进行 IDFT 变换，求 $h(n)$
4. 求频率响应

IIR 滤波器

s-z 变换设计 (模拟 \Rightarrow 数字) 之冲激响应不变法

1. $H(s)$ 取拉氏反变换得 $h(t)$
2. $h(t)$ 周期 T 采样得 $h(nT)$
3. $h(nT)$ 求 z 变换得 $H(z)$

$$\text{则: } H(e^{j\omega}) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} H_a \left(j \frac{\omega - 2\pi k}{T} \right) \\ \approx H_a \left(j \frac{\omega}{T} \right) \quad |\omega| < \pi$$

s-z 变换设计 (模拟 \Rightarrow 数字) 之双线性不变法 (预畸变)

$$\Omega = \frac{2}{T} \arctan \left(\frac{\omega}{2} \right) \\ s = \frac{2}{T} \frac{1 - z^{-1}}{1 + z^{-1}}$$

巴特沃斯 (Butterworth)

$$|H(j\Omega)|^2 = \frac{1}{1 + \left(\frac{\Omega}{\Omega_c} \right)^2} \\ \delta = -20 \lg(|H(j\Omega)|)$$