

清华大学计算机科学与技术系

信号处理原理

贾珈

jjia@tsinghua.edu.cn

13651399048

2020.12.24

IIR 数字滤波器的设计

递归差分方程

$$y(n) = \sum_{k=0}^M a(k)x(n-k) + \sum_{k=1}^N b(k)y(n-k)$$

IIR滤波器与FIR滤波器的比较

1. FIR滤波器仅在 $z=0$ 处有极点，所以必然是稳定的数字系统。而IIR滤波器则不能保证是稳定的。
2. FIR滤波器很容易实现线性相位(因为FIR的脉冲响应是关于中心点对称的)，而IIR滤波器则很难做到线性相位。
3. 在实现类似性能时，IIR滤波器比FIR滤波器的系数要少得多。

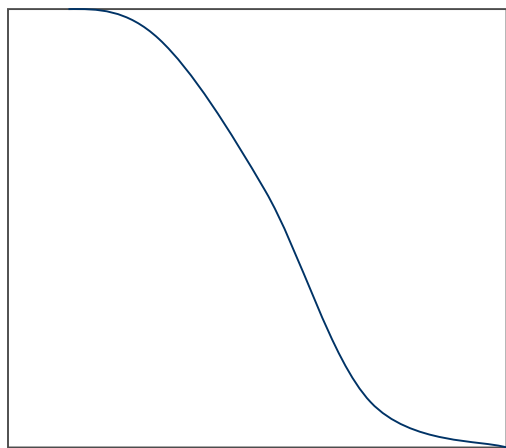
低通IIR滤波器设计步骤：

1. 根据滤波器性能要求，设计相应的低通**模拟**滤波器。
2. 通过双线性变换，得到相应的低通**数字**滤波器。

通常的低通模拟滤波器有：

1. 巴特沃斯滤波器
2. 切比雪夫I型滤波器
3. 切比雪夫II型滤波器
4. 椭圆滤波器

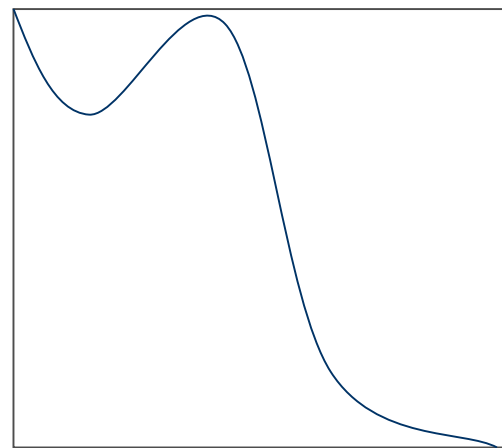
这些低通**模拟**滤波器有什么区别呢？



通带阻带都单调

π

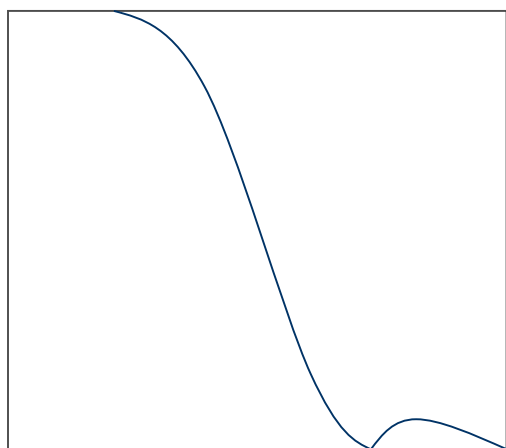
巴特沃斯



通带有波纹
而阻带单调

π

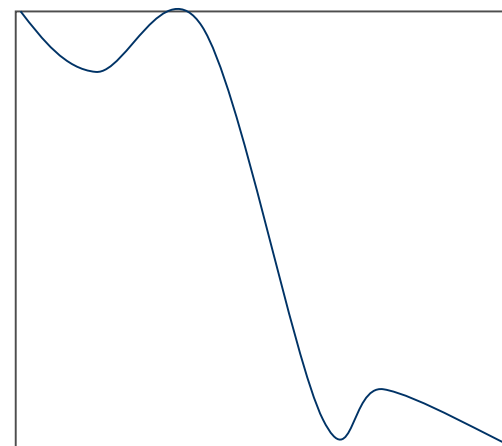
切比雪夫I型



通带单调，
阻带有波纹

π

切比雪夫II型



通带阻带
都有波纹

π

椭圆滤波器

模拟低通滤波器 → 数字低通滤波器

1. 根据滤波器性能要求，设计相应的低通**模拟**滤波器。
2. 通过双线性变换，得到相应的低通**数字**滤波器。

将模拟滤波器变换为数字滤波器——**双线性变换**

模拟滤波器的系统函数 $H(s)$

$$s \Leftrightarrow 2f_s \frac{z - 1}{z + 1}$$

双线性变换

数字滤波器的系统函数 $H(z)$

模拟低通滤波器 → 数字低通滤波器

1. 根据滤波器性能要求，设计相应的低通**模拟**滤波器。
2. 通过双线性变换，得到相应的低通**数字**滤波器。

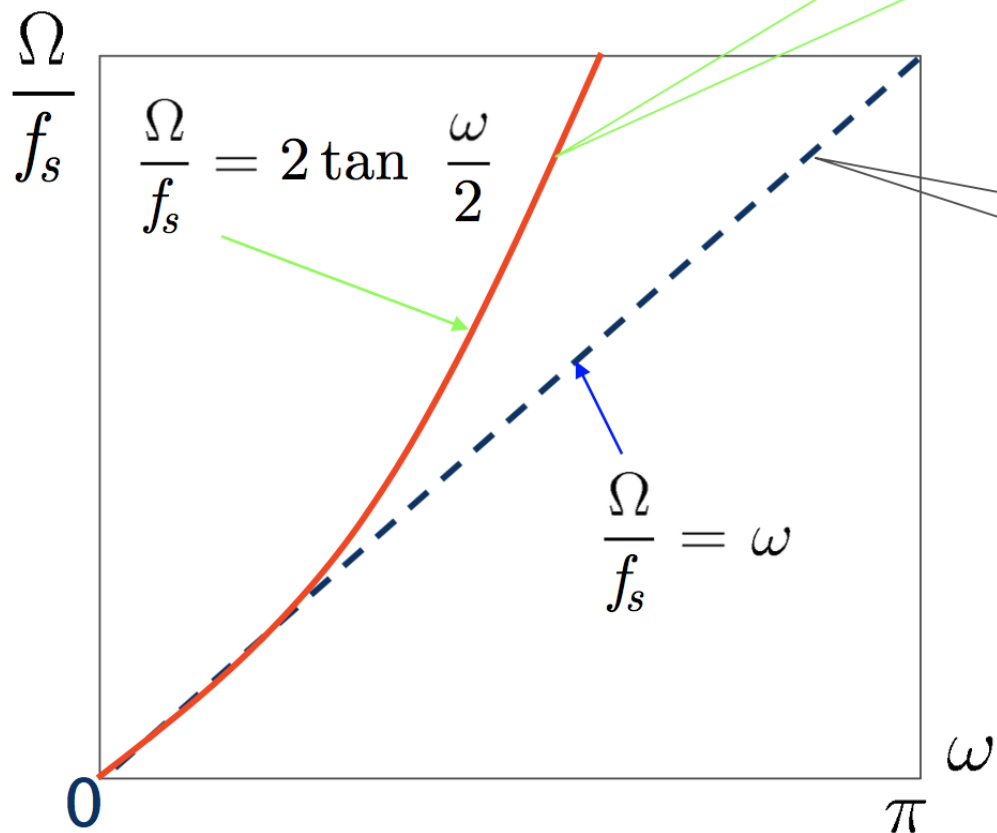
求满足性能要求的**模拟滤波器**的边缘频率——**预扭曲方程**

$$\begin{aligned} s &\Leftrightarrow 2f_s \frac{z-1}{z+1} \quad \xrightarrow{z=e^{j\omega}} \quad 2f_s \frac{e^{j\omega}-1}{e^{j\omega}+1} = 2f_s \frac{e^{j\frac{\omega}{2}}-e^{-j\frac{\omega}{2}}}{e^{j\frac{\omega}{2}}+e^{-j\frac{\omega}{2}}} \\ &= 2f_s \frac{2j \sin \frac{\omega}{2}}{2 \cos \frac{\omega}{2}} = \underline{j2f_s \tan \frac{\omega}{2}} \\ \sin \theta &= \frac{e^{j\theta}-e^{-j\theta}}{2j}, \cos \theta = \frac{e^{j\theta}+e^{-j\theta}}{2} \\ s &= j\Omega \\ \Rightarrow j\Omega &\Leftrightarrow j2f_s \tan \frac{\omega}{2} \quad \Rightarrow \quad \Omega \Leftrightarrow 2f_s \tan \frac{\omega}{2} \end{aligned}$$

模拟低通滤波器 → 数字低通滤波器

$$\Omega \Leftrightarrow 2f_s \tan \frac{\omega}{2}$$

双线性变换过程中，
模拟频率与数字频率
的关系



模拟频率与数
字频率的关系

在根据对数字滤波器的设计
要求确定模拟滤波器的
指标参数时，**应该考虑**
双线性变换带来的影响。

要求指标（模拟频率） → 数字频率 → 设计用的模拟频率（预扭曲方程）

巴特沃斯滤波器设计---关键是求阶次
(因为系统传递函数可以通过查表得到具体形式)

一阶

$$H(s) = \frac{\Omega_{p1}}{s + \Omega_{p1}}$$
$$|H(\Omega)| = \frac{1}{\sqrt{\left(\frac{\Omega}{\Omega_{p1}}\right)^2 + 1}}$$

n阶 传递函数非常复杂，通常借助**滤波器设计软件**来求解和完成对它的双线性变换。

$$|H(\Omega)| = \frac{1}{\sqrt{\left(\frac{\Omega}{\Omega_{p1}}\right)^{2n} + 1}}$$

低通巴特沃斯滤波器设计步骤

1. 求滤波器的通带边缘频率、阻带边缘频率、阻带衰减
2. 求上述两个边缘频率的数字频率
3. 求数字频率对应的模拟频率 Ω_{p1} , Ω_{s1} (用预扭曲方程)
4. 由给定阻带衰减确定阻带边缘增益 δ_s
5. 计算模拟滤波器的阶数

$$n \geq \frac{\log\left(\frac{1}{\delta_s^2} - 1\right)}{2 \log\left(\frac{\Omega_{s1}}{\Omega_{p1}}\right)}, \quad n \in N$$

6. 查表得模拟滤波器传递函数 $H(s)$ ，对其进行双线性变换得数字滤波器的传递函数 $H(z)$

低通巴特沃斯滤波器设计——例1

设计具有巴特沃斯特性的低通IIR滤波器，-3dB频率为1200Hz，在1500Hz处增益降到-25dB，采样频率8kHz

模拟边缘频率： $f_{p1}=1200\text{Hz}$ ， $f_{s1}=1500\text{Hz}$

阻带边缘增益： $20 \log \delta_s = -25\text{dB} \rightarrow \delta_s = 0.0562$

数字边缘频率： $\omega_{p1} = 2\pi \frac{f_{p1}}{f_s} = 2\pi \frac{1200}{8000} = 0.3\pi$

$$\omega_{s1} = 2\pi \frac{f_{s1}}{f_s} = 2\pi \frac{1500}{8000} = 0.375\pi$$

模拟滤波器的边缘频率：

滤波器的阶次

$$\Omega_{p1} = 2f_s \tan \frac{\omega_{p1}}{2} = 8152.4$$

$$\Omega_{s1} = 2f_s \tan \frac{\omega_{s1}}{2} = 10690.9$$

$$n \geq \frac{\log\left(\frac{1}{\delta_s^2} - 1\right)}{2\log\left(\frac{\Omega_{s1}}{\Omega_{p1}}\right)} = 10.6 \rightarrow 11$$

低通巴特沃斯滤波器在其通带边缘1kHz处的增益为-3dB，而在12kHz处的阻带衰减则为-30dB，采样频率25kHz。

模拟边缘频率： $f_{p1}=1000\text{Hz}$ ， $f_{s1}=12000\text{Hz}$

阻带边缘增益： $20 \log \delta_s = -30\text{dB} \rightarrow \delta_s = 0.03162$

数字边缘频率： $\omega_{p1} = 2\pi \frac{f_{p1}}{f_s} = 2\pi \frac{1000}{25000} = 0.08\pi$

$$\omega_{s1} = 2\pi \frac{f_{s1}}{f_s} = 2\pi \frac{12000}{25000} = 0.96\pi$$

模拟滤波器的边缘频率：

$$\Omega_{p1} = 2f_s \tan \frac{\omega_{p1}}{2} = 6136.5$$

$$\Omega_{s1} = 2f_s \tan \frac{\omega_{s1}}{2} = 794727.2$$

滤波器的阶次

$$n \geq \frac{\log\left(\frac{1}{\delta_s^2} - 1\right)}{2\log\left(\frac{\Omega_{s1}}{\Omega_{p1}}\right)} = 0.714 \rightarrow 1$$

$$H(s) = \frac{\Omega_{p1}}{s + \Omega_{p1}} = \frac{6136.5}{s + 6136.5}$$

$$H(z) = \frac{6136.5}{50000 \frac{z - 1}{z + 1} + 6136.5} = \frac{0.1122(1 + z^{-1})}{1 - 0.7757z^{-1}}$$

$$y(n) = 0.7757y(n - 1) + 0.1122x(n) + 0.1122x(n - 1)$$

$$y(n) = 0.7757y(n - 1) + 0.1122x(n) + 0.1122x(n - 1)$$

```
double IIR(double x)
{
    static double x1 = 0.0, y1 = 0.0;           // zero-state
    double y;

    y = 0.7757 * y1 + 0.1122 * x + 0.1122 * x1; // IIR Filter
    y1 = y;      // → y(n-1)
    x1 = x;      // → x(n-1)
    return y;
}
```

$$y(n) = \sum_{k=0}^{M-1} a(k)x(n - k) + \sum_{k=1}^{N-1} b(k)y(n - k)$$

幅频响应为其他类型的IIR滤波器，如高通、带通、带阻，又该如何设计呢？

低通滤波器

$$H_L(s), \quad \Omega_p \quad \longrightarrow$$

高通滤波器

$$H_{HP}(s) = H_L\left(\frac{\Omega_p \Omega'_p}{s}\right)$$

带通滤波器

$$H_{BP}(s) = H_L\left(\Omega_p \frac{s^2 + \Omega_l \Omega_u}{s(\Omega_u - \Omega_l)}\right)$$

带阻滤波器

$$H_{BS}(s) = H_L\left(\Omega_p \frac{s(\Omega_u - \Omega_l)}{s^2 + \Omega_l \Omega_u}\right)$$

根据下列指标设计IIR滤波器：

设有采样率为8000Hz的电话录音数字信号，若某段电话录音中有重要价值的频率成分均在1000Hz以内，要求使用双线性变换法，设计一个二阶IIR数字低通滤波器，把录音中不重要的频率成分去除掉，即低通截止频率设为1000Hz（可作为通带边缘频率）。请给出滤波器的设计过程，列出滤波器差分方程，画出滤波器结构图。已知二阶低通模拟巴特沃斯滤波器的传输函数为：

$$H(s) = \frac{\Omega_{p1}^2}{s^2 + \sqrt{2}\Omega_{p1}s + \Omega_{p1}^2}$$

公式中的参数是滤波器的截止频率。双线性变换公式和预扭曲方程分别为：

$$s \Leftrightarrow 2f_s \frac{z-1}{z+1} \quad \Omega \Leftrightarrow 2f_s \tan \frac{\omega}{2}$$

正常使用主观题需2.0以上版本雨课堂

作答

【期末复习1】

已知 $x=[2, 3, 6, 1, 0, 1]$

设 x 的离散时间傅里叶变换DTFT为 $X(\omega)$,求 $\int_{-\pi}^{\pi} |X(\omega)|^2 d\omega$

【期末复习2】

已知信号 $x(n] = \delta(n) + \delta(n - 1) + \delta(n - 2) + \delta(n - 3)$, 求该序列的离散时间傅立叶变换 $X(e^{j\Omega})$ 。

【期末复习3】

已知序列 $x_1=[1, 6, 5, 3]$, $x_2=[2, 7, 5, 4, 0, 1]$,
求它们的线卷积和 6 点圆卷积。

线卷积:
$$y(n) = \sum_{m=-\infty}^{+\infty} h(m)x(n-m)$$

N点圆卷积:
$$y(n) = \sum_{m=-\infty}^{+\infty} \left(h(m) \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(n-m-kN) \right)$$

正常使用主观题需2.0以上版本雨课堂

作答

【期末复习4】

$f(t) = \sin(t) \cos(2t) - \frac{1}{4}je^{jt}$, 其中 t 是实数,

- (1) 求 $f(t)$ 的傅里叶级数 FS。
- (2) 求 $f'(t)$ 的傅里叶变换 FT。
- (3) 求 $f'(t) * \frac{1}{\pi t}$ 的傅里叶变换 FT。

【期末复习5】

在 A/D 变换之前和 D/A 变换之后都要让信号通过一个低通滤波器，他们分别起什么作用？ ←

正常使用主观题需2.0以上版本雨课堂

作答

结束