

第六章 IIR数字滤波器设计

IIR Digital Filter Design

6.1

数字滤波器设计方法概述

6.2

模拟滤波器的设计

6.3

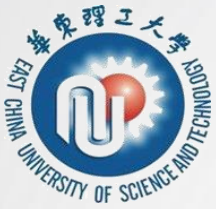
脉冲响应不变法

6.4

双线性变换法

6.5

IIR数字滤波器设计方法小结



第六章 IIR数字滤波器设计

IIR Digital Filter Design

6.4 双线性变换法

华东理工大学信息科学与工程学院 万永菁



➤ 双线性变换法的变换原理

◆ 方法:

采用非线性压缩的方法, 将模拟角频率 Ω 压缩至折叠频率以内。即:

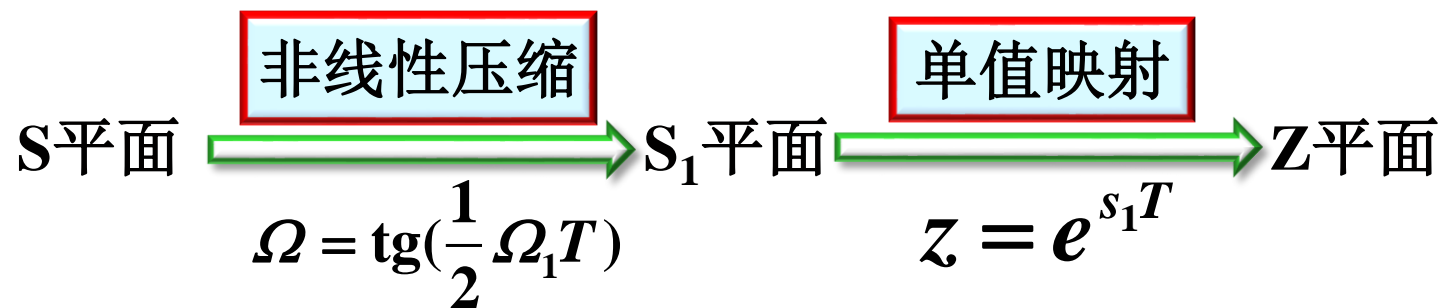
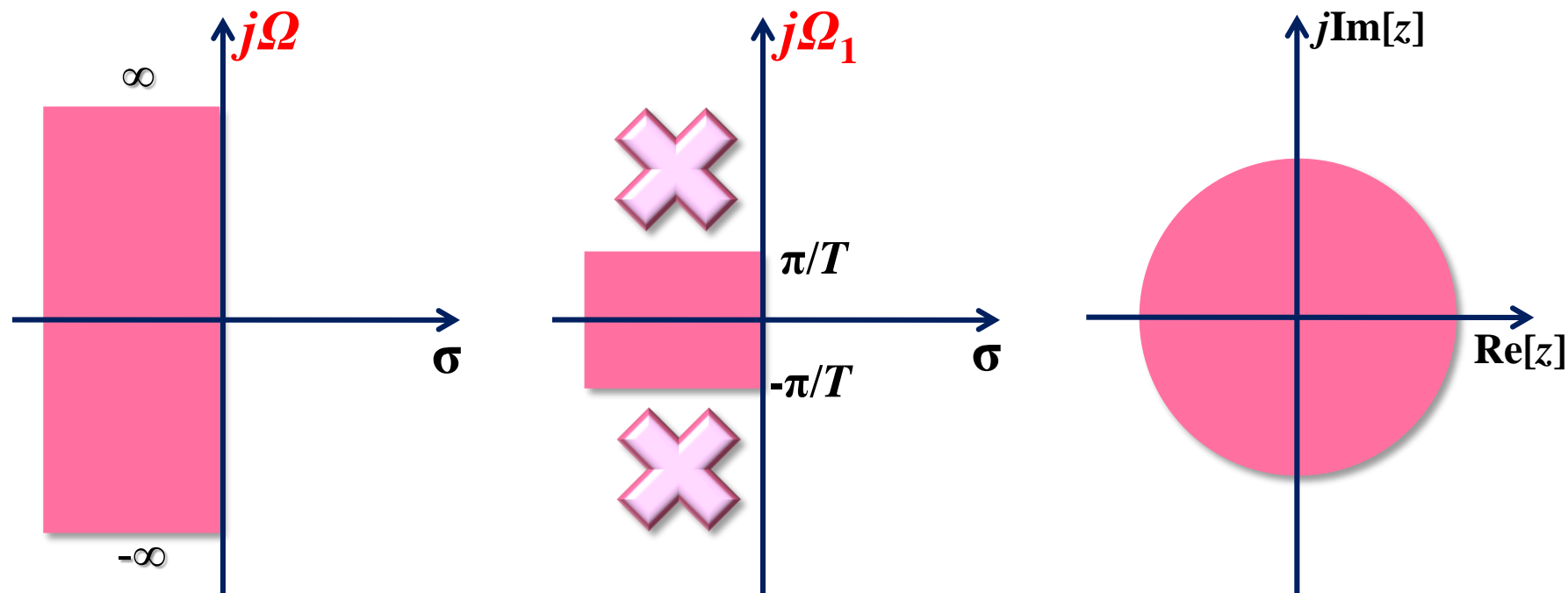
若: $\Omega: -\infty \sim 0 \sim \infty$, 压缩后得到 Ω_1

$\Omega_1: -\pi/T \sim 0 \sim \pi/T$

$$\Omega = \operatorname{tg}\left(\frac{1}{2}\Omega_1 T\right)$$



6.4 双线性变换法





6.4 双线性变换法



找 z 与 s 的关系: 由: $\Omega = \operatorname{tg}(\frac{1}{2}\Omega_1 T)$, 得:

$$\Omega = \frac{\sin(\frac{1}{2}\Omega_1 T)}{\cos(\frac{1}{2}\Omega_1 T)} = \frac{(e^{j\frac{\Omega_1 T}{2}} - e^{-j\frac{\Omega_1 T}{2}})/2j}{(e^{j\frac{\Omega_1 T}{2}} + e^{-j\frac{\Omega_1 T}{2}})/2}$$

$$\Rightarrow j\Omega = \frac{(e^{j\frac{\Omega_1 T}{2}} - e^{-j\frac{\Omega_1 T}{2}})}{(e^{j\frac{\Omega_1 T}{2}} + e^{-j\frac{\Omega_1 T}{2}})}$$

$$\Rightarrow s = \frac{(e^{\frac{s_1 T}{2}} - e^{-\frac{s_1 T}{2}})}{(e^{\frac{s_1 T}{2}} + e^{-\frac{s_1 T}{2}})} = \frac{(1 - e^{-s_1 T})}{(1 + e^{-s_1 T})}$$

$$s = \frac{(1 - z^{-1})}{(1 + z^{-1})}$$



6.4 双线性变换法



一般来说，为使AF与DF的某一频率有对应关系，可引入常数 C ：

$$\Omega = C \cdot \operatorname{tg}\left(\frac{1}{2} \Omega_1 T\right)$$

$$s = C \cdot \frac{(1 - z^{-1})}{(1 + z^{-1})}$$

➤ 变换常数 C 的选取：

常数 C 用来调节频率间的对应关系：

若希望AF与DF在低频处有较为确切的对应关系，可以选择：

$$C = \frac{2}{T}$$

6.4 双线性变换法



解释：在低频处有较为确切的对应关系，即要求低频处：

$$\Omega \approx \Omega_1$$

当 Ω_1 较小时，处于低频处，此时有：

$$\text{tg}\left(\frac{1}{2} \Omega_1 T\right) \approx \frac{1}{2} \Omega_1 T$$

而 Ω 和 Ω_1 的对应公式为：

$$\cancel{\Omega} = C \cdot \text{tg}\left(\frac{1}{2} \Omega_1 T\right) \approx C \cdot \frac{1}{2} \cancel{\Omega_1} T$$

\Rightarrow

$$C = \frac{2}{T}$$



$$s = \frac{2}{T} \frac{(1 - z^{-1})}{(1 + z^{-1})}$$

6.4 双线性变换法



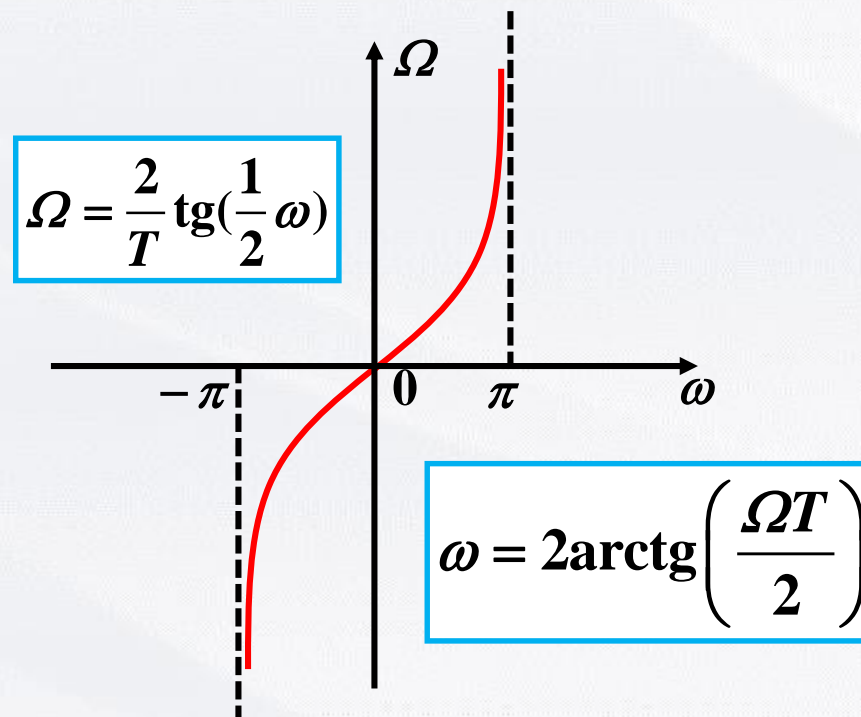
➤ 优点、问题及其解决办法

◆ 优点：解决了混叠问题。

$$\Omega = C \cdot \operatorname{tg}\left(\frac{1}{2} \Omega_1 T\right) = \frac{2}{T} \operatorname{tg}\left(\frac{1}{2} \Omega_1 T\right)$$

◆ 问题： Ω 与 ω 呈非线性关系！

$$\begin{aligned} \Omega &= \frac{2}{T} \operatorname{tg}\left(\frac{1}{2} \Omega_1 T\right) \\ &= \frac{2}{T} \operatorname{tg}\left(\frac{1}{2} \omega\right) \end{aligned}$$



6.4 双线性变换法



数字指标

$$\omega_0$$

模拟指标

$$\Omega_0 = \omega_0 / T$$

指标转换
不预畸, 线性变换

$$\omega = 2\arctg\left(\frac{\Omega_0 T}{2}\right) = 2\arctg\left(\frac{\omega_0}{2}\right) \neq \omega_0$$

$S \rightarrow Z$
非线性

产生畸变

➤ 解决方法: 通过频率预畸来解决。

数字指标

$$\omega_0$$

模拟指标

$$\Omega_0 = \frac{2}{T} \operatorname{tg}\left(\frac{\omega_0}{2}\right)$$

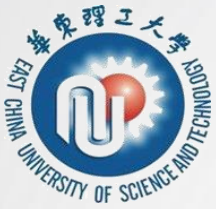
指标转换
预畸, 非线性变换

$$\omega = 2\arctg\left(\frac{T}{2} \Omega\right)$$

$$= 2\arctg\left(\frac{T}{2} \frac{2}{T} \operatorname{tg}\left(\frac{\omega_0}{2}\right)\right) = \omega_0$$

$S \rightarrow Z$
非线性

不产生畸变



第六章 IIR数字滤波器设计

IIR Digital Filter Design

6.4 双线性变换法

华东理工大学信息科学与工程学院 万永菁

