



哈尔滨工业大学（深圳）

信号分析与处理——知识点

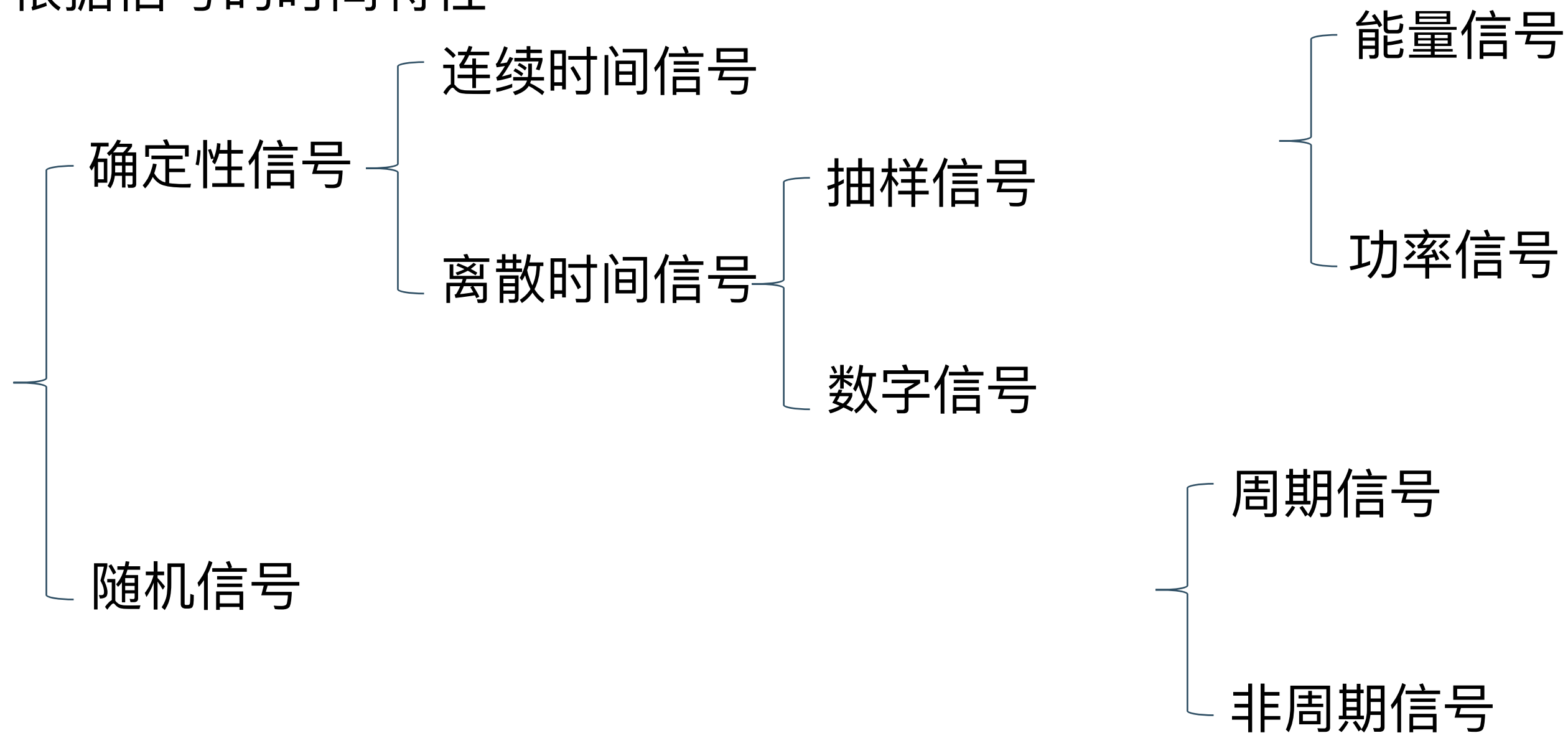


01

绪论

信号的描述与分类

- 根据信号的时间特性

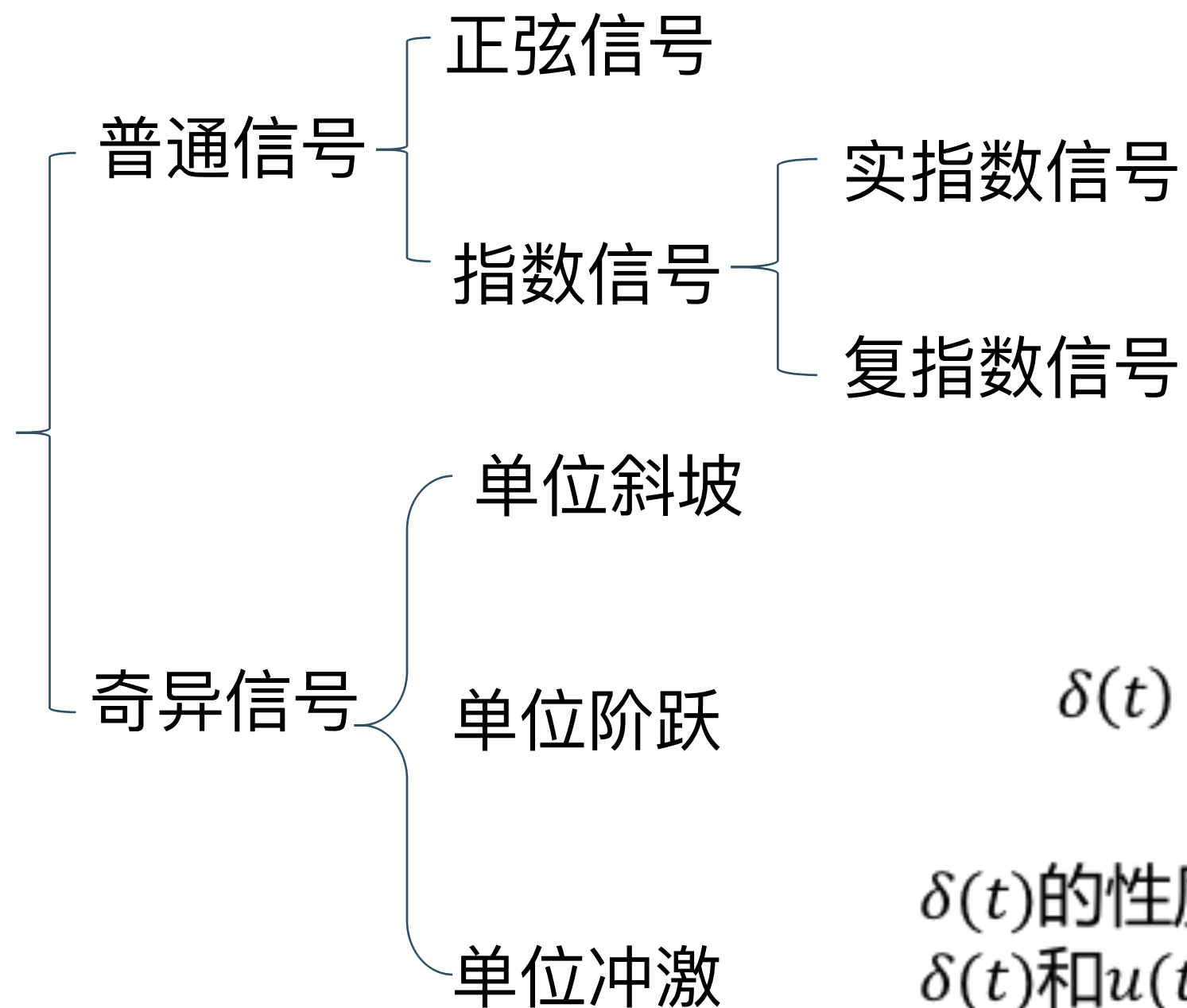




02

连续信号的分析

连续信号的时域描述



注意复指数信号和正弦信号的关系

$$\delta(t) = \lim_{\tau \rightarrow 0} \frac{1}{\tau} \left[u\left(t + \frac{\tau}{2}\right) - u\left(t - \frac{\tau}{2}\right) \right]$$

$\delta(t)$ 的性质：筛选，偶函数特性，
 $\delta(t)$ 和 $u(t)$ 的关系

连续信号基本运算

- 尺度变换
- 翻转
- 平移
- 叠加和相乘
- 微分和积分

- 卷积

$$\begin{aligned}x_1(t) * x_2(t) &= \int_{-\infty}^{\infty} x_1(\tau) x_2(t - \tau) d\tau \\&= \int_{-\infty}^{\infty} x_2(\tau) x_1(t - \tau) d\tau\end{aligned}$$

卷积运算的性质：
交换律、分配律、结合律、卷积的微分、
积分
与冲激信号的卷积

连续信号的时域分解

- 分解成冲激函数之和： $x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)\delta(t - \tau)d\tau$
- 正交分解： $x(t) = \sum_{i=1}^n c_i f_i(t)$ ， $\{f_i(t)\}_{i=1}^n$ 是完备的正交函数集，
$$c_i = \frac{\langle x(t), f_i(t) \rangle}{\langle f_i(t), f_i(t) \rangle}$$

连续信号傅里叶级数

已知 $\{1, \cos n\omega_0(t), \sin n\omega_0(t)\}$ 在 $(t_0, t_0 + \frac{2\pi}{\omega_0})$ 内是完备正交函数集，有

$$x(t) = \frac{a_0}{2} + \sum_{n=1}^{\infty} (a_n \cos n\omega_0 t + b_n \sin n\omega_0 t)$$

$a_n, b_n, X(n\omega_0)$
的表达式都
可以根据正
交函数分解
确定

已知 $\{e^{jn\omega_0 t}\}$ 在 $(t_0, t_0 + \frac{2\pi}{\omega_0})$ 内是完备正交函数集，有

$$x(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} X(n\omega_0) e^{jn\omega_0 t}$$

周期信号频谱： $X(n\omega_0)$ （离散性、谐波性、收敛性）

非周期信号、周期信号傅里叶变换

非周期信号傅里叶变换

$$X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j\omega t} dt$$
$$x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) e^{j\omega t} d\omega$$

一般周期信号傅里叶变换

$$X(\omega) = 2\pi \sum_{n=-\infty}^{\infty} X(n\omega_0) \delta(\omega - n\omega_0)$$
$$x(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} X(n\omega_0) e^{jn\omega_0 t}$$

傅里叶变换的性质，典型信号的傅里叶变换对

线性、奇偶性、对偶性、尺度变换性质、时移特性、频移特性、微分性质
积分性质、Parseval定理、卷积定理

$$EG_{\tau}(t) \xleftrightarrow{\mathcal{F}} E\tau \text{Sa}\left(\frac{\omega\tau}{2}\right)$$

$$e^{-\alpha t}u(t) \xleftrightarrow{\mathcal{F}} \frac{1}{\alpha + j\omega}$$

$$e^{-\alpha|t|} \xleftrightarrow{\mathcal{F}} \frac{2\alpha}{\alpha^2 + \omega^2}$$

$$\text{sgn}(t) \xleftrightarrow{\mathcal{F}} \frac{1}{j\omega}$$

$$\delta(t) \xleftrightarrow{\mathcal{F}} 1$$

$$1 \xleftrightarrow{\mathcal{F}} 2\pi\delta(\omega)$$

$$u(t) \xleftrightarrow{\mathcal{F}} \pi\delta(\omega) + \frac{1}{j\omega}$$



表1-1, 1-2



03

离散信号的分析

理想化采样过程

$$x_s(t) = x(t)\delta_T(t) = x(t) \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t - nT_s) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(nT_s)\delta(t - nT_s)$$
$$X_s(\omega) = \frac{1}{T_s} \sum_{n=-\infty}^{\infty} X(\omega - n\omega_s)$$

时域采样定理（香农采样定理）：对于频谱受限的信号 $x(t)$ ，如果其最高频率分量为 $\omega_m(f_m)$ ，为了保留原信号的全部信息，或能无失真地恢复原信号，在通过采样得到离散信号时，其采样频率应满足 $\omega_s \geq 2\omega_m(f_s \geq 2f_m)$ 。
 $\omega_s = 2\omega_m$ 称为Nyquist频率。

频域采样定理

离散信号描述和运算

- 单位脉冲序列
- 单位阶跃序列
- 矩形序列
- 实指数序列
- 正弦型序列
- 复指数序列
- 平移
- 翻转
- 相加
- 相乘
- 累加
- 差分运算
- 时间尺度（比例）变换

- 卷积和

$$x(n) * y(n) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m)y(n-m)$$
$$= \sum_{m=-\infty}^{\infty} y(m)x(n-m)$$

- 卷积和的性质

离散信号的频域分析

离散傅里叶级数DFS:

$$x(n) = \sum_{k=0}^{N-1} X(k\Omega_0) e^{jk\Omega_0 n}, \quad X(k\Omega_0) = \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-jk\Omega_0 n}, \quad \Omega_0 = \omega_0 T$$

离散傅里叶变换DTFT:

$$x(n) = \frac{1}{2\pi} \int_0^{2\pi} X(\Omega) e^{jn\Omega} d\Omega, \quad X(\Omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) e^{-jn\Omega}, \quad \Omega = \omega T$$

DFS和DTFT的性质；一些常见离散序列的DTFT（表2-1，2-2）

四种傅里叶分析

- 周期信号对应级数，非周期信号对应变换
- 时域周期，频域离散；时域离散，频域周期
- 时域非周期，频域连续；时域连续，频域非周期
- 周期信号——频谱，非周期信号——频谱密度

DFT和FFT

N点信号 $x(n)$, $n = 0, 1, \dots, N - 1$

以N为周期进行周期延拓 \rightarrow DFS \rightarrow 取主值区间

对 $x(n)$ 进行DTFT, 在 $(0, 2\pi)$ 内进行N点采样

$$\left. \begin{array}{l} \text{以N为周期进行周期延拓} \rightarrow \text{DFS} \rightarrow \text{取主值区间} \\ \text{对} x(n) \text{进行DTFT, 在}(0, 2\pi)\text{内进行N点采样} \end{array} \right\} \begin{array}{l} X(k\Omega_0) = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-jk\Omega_0 n}, \quad k = 0, 1, \dots, N-1 \\ x(n) = \sum_{k=0}^{N-1} X(k\Omega_0) e^{jk\Omega_0 n}, \quad n = 0, 1, \dots, N-1 \end{array}$$

FFT是DFT的快速算法

$$\left\{ \begin{array}{l} X(k) = G(k) + W_N^k H(k), \quad k = 0, 1, \dots, \frac{N}{2} - 1 \\ X\left(k + \frac{N}{2}\right) = G(k) - W_N^k H(k), \quad k = 0, 1, \dots, \frac{N}{2} - 1 \end{array} \right.$$

DFT的性质和FFT的应用

线性性质； 圆周移位；



表2-5, 2-6

圆周卷积

- FFT应用：
- 求线性卷积
 - 做连续时间信号频谱分析

CFS, CFT, DFS, DTFT, DFT

CFS (可以看成信号的正交分解)

$$\{e^{jk\omega_0 t}\}_{k=-\infty}^{\infty}$$

将非周期信号周期延拓

令周期 $\rightarrow \infty$

CFT

DFS (可以看成信号的正交分解)

$$\{e^{jk\Omega_0 n}\}_{k=0}^{N-1}$$

将非周期信号周期延拓

令周期 $\rightarrow \infty$

DTFT

在 $(0, 2\pi)$ 内 N 点采样

DFT

注意完备正交函数集发生了变化

离散信号的Z变换

离散信号 $x(n)$ 的Z变换可以看成 $x(n) \cdot r^{-n}$ 的DTFT

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)z^{-n}, \quad x(n) = \frac{1}{2\pi j} \oint_c X(z) \cdot z^{n-1} dz$$

Z变换的收敛域： $\sum_{n=-\infty}^{\infty} |x(n)|r^{-n} < \infty$ • • •

双边Z变换一定要和收敛域一起考虑

不同序列Z变换收敛域

- 有限长序列
- 右边序列
- 左边序列
- 双边序列

Z变换的性质（和DTFT类似）；Z变换和Laplace变换，DTFT以及DFT之间的关系

Z反变换和单边Z变换

求解Z反变换的方法：部分分式展开法（重点掌握）；留数法；幂级数展开法

单边Z变换： $X(z) = \sum_{n=0}^{\infty} x(n)z^{-n}$

并不特别
强调收敛
域

- 时移定理
- 初值定理
- 终值定理



04

信号处理基础

系统的性质及分类

- 记忆性
- 因果性
- 可逆性
- 稳定性
- 时不变性
- 线性

信号的线性系统处理（时域分析）

单位冲激响应
单位样值响应

← 求导

单位阶跃响应

连续系统输出（卷积积分）： $y(t) = x(t) * h(t)$

离散系统输出（卷积和）： $y(n) = x(n) * x(n)$

信号的线性系统处理（频域分析）

频率特性：

- $H(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau) e^{-j\omega\tau} d\tau$ 单位脉冲响应的傅里叶变换
- $H(\omega) = \frac{Y(\omega)}{X(\omega)}$

无失真传输：

- $H(\omega) = K e^{-j\omega t_0}$, $|H(\omega)| = K$, $\varphi_h(\omega) = -\omega t_0$

理想低通滤波器（非因果的）

- $H(\omega) = \begin{cases} K e^{-j\omega t_0} & |\omega| < \omega_c \\ 0 & |\omega| > \omega_c \end{cases}$



05

滤波器

滤波和滤波器

滤波的定义

滤波器的定义

滤波器的分类

滤波器的性能指标 , $\omega_p (= \omega_c), \alpha_p, \omega_s, \alpha_s$

模拟滤波器

- $H(s)$ 物理可实现条件
- 设计 $H(s)$ 的方法

- 巴特沃斯低通滤波器

$$|H(\omega)|^2 = \frac{1}{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_c}\right)^{2n}}$$

- 巴特沃斯低通滤波器的设计方法
- 归一化的巴特沃斯低通滤波器

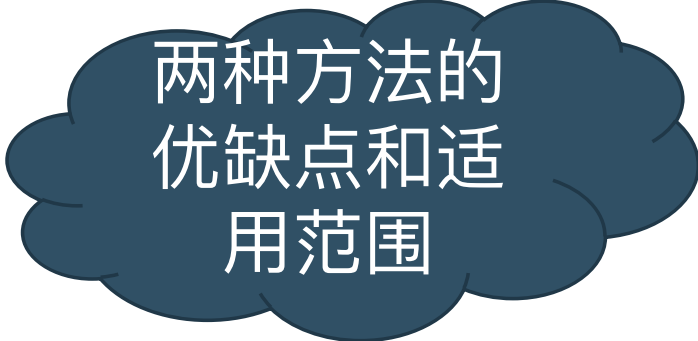
数字滤波器

$$H(z) = \frac{b_0 + b_1 z^{-1} + \dots + b_M z^{-M}}{1 + a_1 z^{-1} + \dots + a_N z^{-N}}$$

IIR滤波器和FIR滤波器的定义

IIR滤波器的设计方法（间接法）：

- 冲激响应不变法
 - $|H(\omega)|^2 \rightarrow H(s) \rightarrow h(t) \rightarrow h(n) \rightarrow H(z)$
- 双线性变换法
 - $s = \frac{2}{T} \left(\frac{1-z^{-1}}{1+z^{-1}} \right), z = \frac{1+\frac{T}{2}s}{1-\frac{T}{2}s}$



两种方法的
优缺点和适
用范围