

第二章 z 变换与LSI系统频域分析

The z Transform and Frequency domain analysis of LSI System

2.1

z 变换的基本概念

2.2

离散时间信号傅里叶变换

2.3

系统函数及其与系统性质的关系

2.4

系统频率响应的意义

2.5

几何法画频率响应

2.6

特殊滤波器的设计

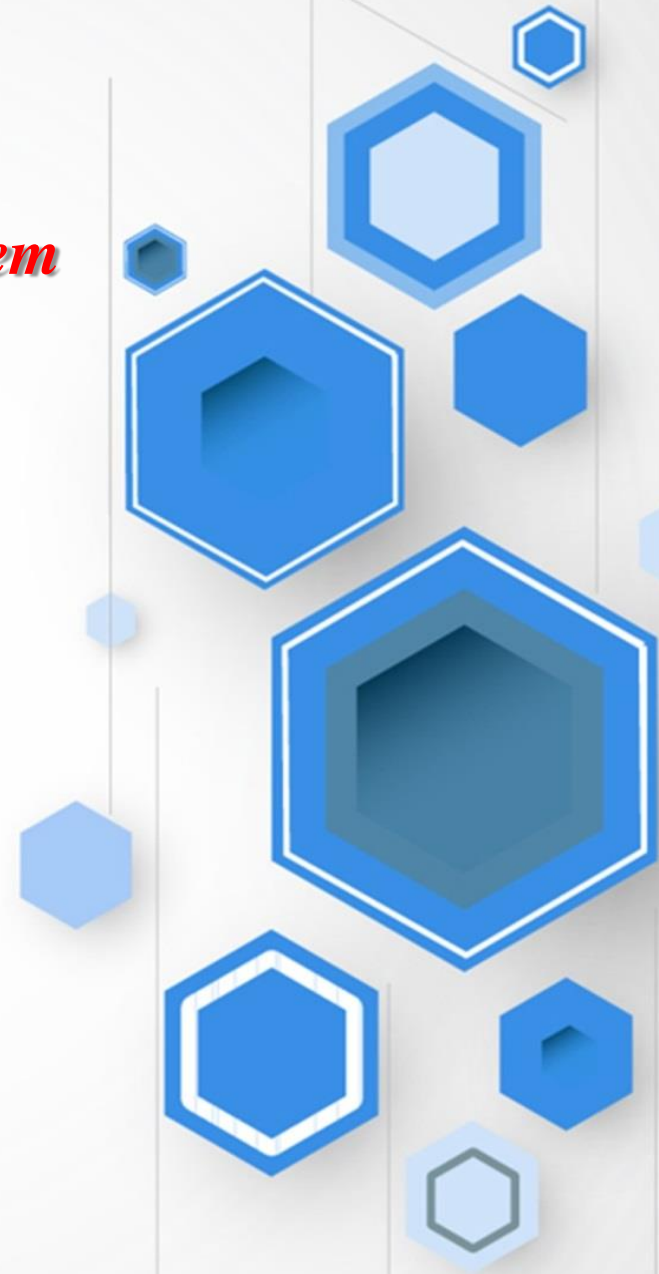


第二章 z 变换与LSI系统频域分析

The z Transform and Frequency domain analysis of LSI System

2.2 离散时间信号傅里叶变换

华东理工大学信息科学与工程学院 万永菁





离散时间信号傅里叶变换

- 离散时间信号傅里叶变换的**基本概念**
- DTFT**正变换和反变换的由来**
- DTFT的**共轭对称性质**



一、离散时间信号傅里叶变换的基本概念



一个离散时间(非周期)信号及其频谱的关系, 可以用离散时间信号(序列)的傅立叶变换来表示。

$$\text{正变换: } \mathbf{DTFT}[x(n)] = X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) \cdot e^{-j\omega n}$$

(正变换可由z变换得来, 它是z变换在单位圆上的特例)

反变换:

$$\mathbf{DTFT}^{-1}[X(e^{j\omega})] = x(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\omega}) e^{j\omega n} d\omega$$

一、离散时间信号傅里叶变换的基本概念



说明： (1) 正变换的收敛条件为：

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} |x(n) \cdot e^{-j\omega n}| = \sum_{n=-\infty}^{\infty} |x(n)| < \infty$$

若序列 $x(n)$ 绝对可和，则它的傅立叶变换存在且连续。

(2) $X(e^{j\omega})$ 的特性：

由于时域上 $x(n)$ 的离散，使得频域上的 $X(e^{j\omega})$ 出现周期的特性，周期为 2π 。

$$X(e^{j\omega}) = X(e^{j(\omega+2\pi)})$$



二、DTFT正变换和反变换的由来



(1) 正变换：可由 z 变换定义得到。

$$\mathbf{DTFT}[x(n)] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) \cdot z^{-n} \bigg|_{z=e^{j\omega}} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) \cdot e^{-j\omega n}$$

(2) 反变换：若序列的 z 变换在单位圆上收敛时：

$$\begin{aligned} x(n) &= \frac{1}{2\pi j} \oint_c X(z) z^{n-1} dz = \frac{1}{2\pi j} \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\omega}) e^{j\omega n} e^{-j\omega} d(e^{j\omega}) \\ &= \frac{1}{2\pi j} \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\omega}) e^{j\omega n} e^{-j\omega} e^{j\omega} j d\omega = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\omega}) e^{j\omega n} d\omega \end{aligned}$$

三、DTFT的共轭对称性质



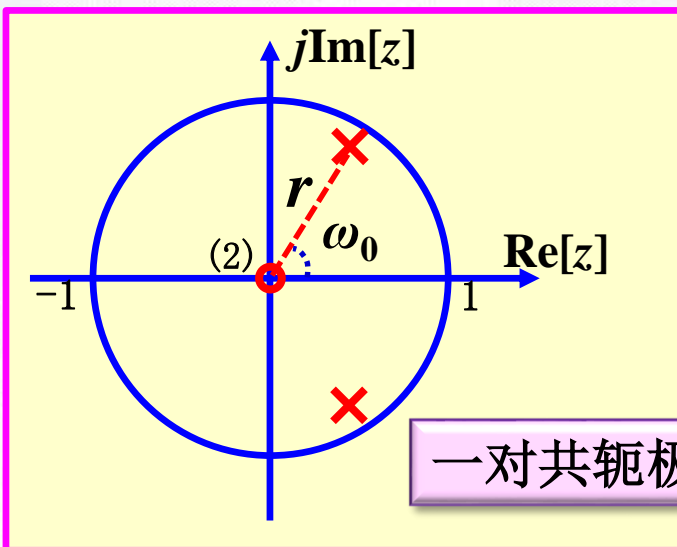
➤ 什么是共轭？

两头牛背上的架子称为轭，轭使两头牛同步行走。共轭即为按一定的规律相配的一对。

➤ 数学意义上的共轭复数

conjugate complex number

两个实部相等，虚部互为相反数的复数互为共轭复数。



一对共轭极点

$$H(z) = A \frac{z^2}{(z - re^{j\omega_0})(z - re^{-j\omega_0})}$$

$$\cos(\omega_0) = (e^{j\omega_0} + e^{-j\omega_0}) / 2$$

$$H(z) = A \frac{z^2}{z^2 - 2r \cos(\omega_0)z + r^2}$$

实系数

1、共轭对称序列与共轭反对称序列的定义



共轭对称序列

$$x_e(n)$$

even

Conjugate-symmetric
sequence

$$x_e(n) = x_e^*(-n)$$

$$x_e(n) = x_{er}(n) + jx_{ei}(n)$$

$$x_e^*(-n) = x_{er}(-n) - jx_{ei}(-n)$$

实部偶函数

思考: $x(n) = e^{j\omega n}$ 的共轭对称性?

共轭对称

虚部奇函数

$$x_{er}(n) = x_{er}(-n)$$

$$x_{ei}(n) = -x_{ei}(-n)$$

共轭反对称序列

$$x_o(n)$$

odd

Conjugate-antisymmetric
sequence

$$x_o(n) = -x_o^*(-n)$$

$$x_o(n) = x_{or}(n) + jx_{oi}(n)$$

$$x_o^*(-n) = x_{or}(-n) - jx_{oi}(-n)$$

实部奇函数

虚部偶函数

$$x_{or}(n) = -x_{or}(-n)$$

$$x_{oi}(n) = x_{oi}(-n)$$



2、用共轭对称序列和共轭反对称序列表示一般序列



一般序列可用共轭对称序列与共轭反对称序列之和表示。

➤ 如何由 $x(n)$ 求 $x_e(n)$ 和 $x_o(n)$?

$$x(n) = \underline{x_e(n)} + x_o(n)$$

$$x^*(-n) = x_e^*(-n) + x_o^*(-n) = \underline{x_e(n)} - x_o(n)$$

$$x_e(n) = \frac{1}{2}[\underline{x(n)} + \underline{x^*(-n)}], \quad x_o(n) = \frac{1}{2}[\underline{x(n)} - \underline{x^*(-n)}]$$



3、关于频域函数 $X(e^{j\omega})$ 的共轭对称性质描述



$$X(e^{j\omega}) = X_e(e^{j\omega}) + X_o(e^{j\omega})$$

$$X_e(e^{j\omega}) = X_e^*(e^{-j\omega}) \longrightarrow \text{共轭对称}$$

$$X_o(e^{j\omega}) = -X_o^*(e^{-j\omega}) \longrightarrow \text{共轭反对称}$$

$$X_e(e^{j\omega}) = \frac{1}{2}[X(e^{j\omega}) + X^*(e^{-j\omega})]$$

$$X_o(e^{j\omega}) = \frac{1}{2}[X(e^{j\omega}) - X^*(e^{-j\omega})]$$



4、时域与频域对应的共轭对称性质



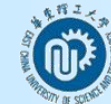
① 序列实部的傅立叶变换等于序列傅立叶变换的共轭对称分量

$$\text{DTFT}[\text{Re}[x(n)]] \longrightarrow X_e(e^{j\omega})$$

② 序列虚部的傅立叶变换等于序列傅立叶变换的共轭反对称分量

$$\text{DTFT}[j\text{Im}[x(n)]] \longrightarrow X_o(e^{j\omega})$$

4、时域与频域对应的共轭对称性质



证明①：设 $x(n) = x_r(n) + j x_i(n)$ (其中， $x_r(n)$ 和 $x_i(n)$ 为实序列)

$$X_?(e^{j\omega}) = \text{DTFT}[x_r(n)] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x_r(n) \cdot e^{-j\omega n}$$

$$\begin{aligned} X_?^*(e^{-j\omega}) &= \left[\sum_{n=-\infty}^{\infty} x_r(n) \cdot e^{j\omega n} \right]^* \\ &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x_r^*(n) \cdot e^{-j\omega n} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x_r(n) \cdot e^{-j\omega n} \end{aligned}$$

②的证明类似①

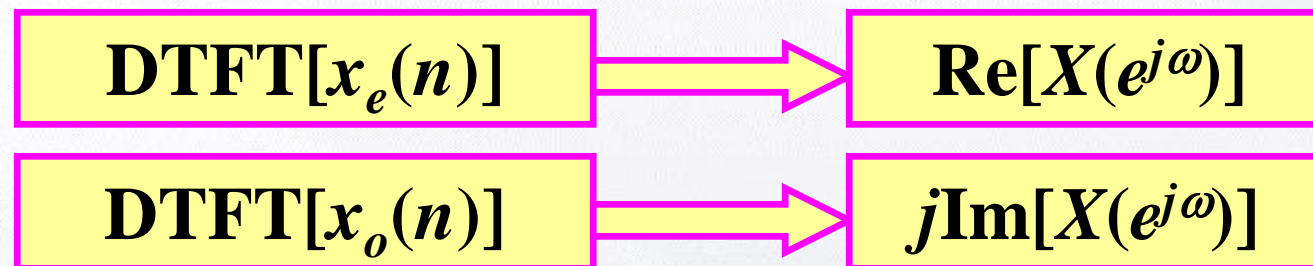
$$\because X_?(e^{j\omega}) = X_?^*(e^{-j\omega}) \implies \therefore \text{此处?是} e, \text{即: } X_e(e^{j\omega}) = X_e^*(e^{-j\omega})$$



4、时域与频域对应的共轭对称性质



- ③ 序列的共轭对称分量和共轭反对称分量的DTFT分别等于序列傅立叶变换的实部和虚部。



证明:

$$\begin{aligned} \text{DTFT}[x_e(n)] &= \text{DTFT}[1/2[x(n)+x^*(-n)]] \\ &= 1/2[X(e^{j\omega})+X^*(e^{j\omega})] = \text{Re}[X(e^{j\omega})] \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \text{DTFT}[x_o(n)] &= \text{DTFT}[1/2[x(n)-x^*(-n)]] \\ &= 1/2[X(e^{j\omega})-X^*(e^{j\omega})] = j\text{Im}[X(e^{j\omega})] \end{aligned}$$



4、时域与频域对应的共轭对称性质



④ 特殊情况:

当 $x(n)$ 为实序列时, $X(e^{j\omega})$ 应该只剩下共轭对称分量。

$$X(e^{j\omega}) = X^*(e^{-j\omega})$$

$$\text{Re}[X(e^{j\omega})] = \text{Re}[X(e^{-j\omega})]$$

$$\text{Im}[X(e^{j\omega})] = -\text{Im}[X(e^{-j\omega})]$$

$$|X(e^{j\omega})| = |X(e^{-j\omega})|$$

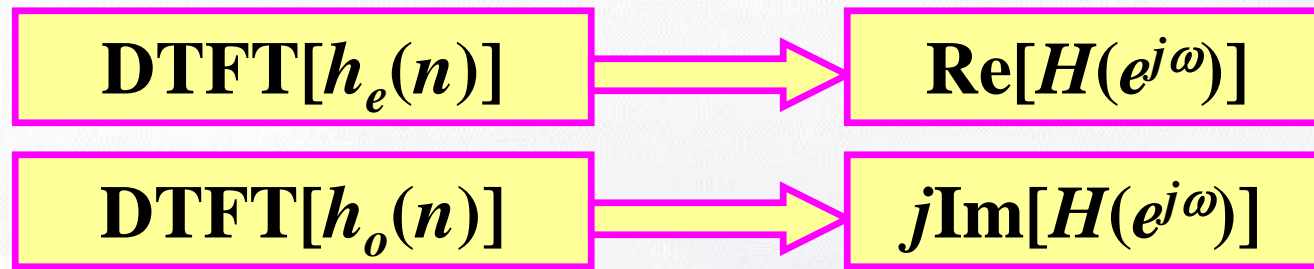
$$\arg[X(e^{j\omega})] = -\arg[X(e^{-j\omega})]$$



三、DTFT的共轭对称性质



例：设 $h(n)$ 为实因果序列，且 $H_R(e^{j\omega})=1+\cos\omega$ ，求 $h(n)$ 和 $H(e^{j\omega})$ 。

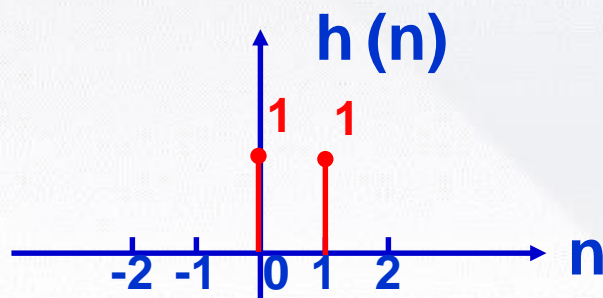
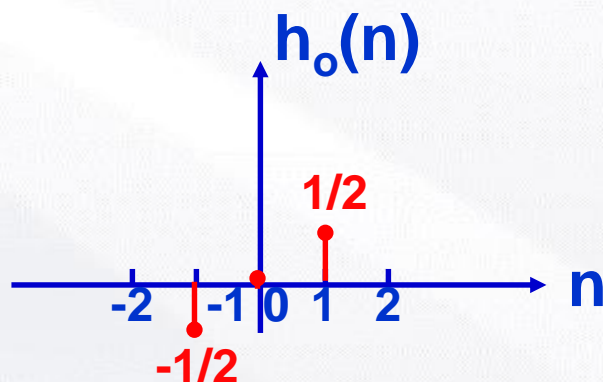
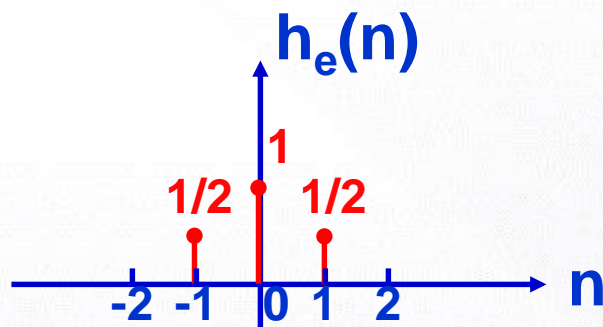


解：
$$H_R(e^{j\omega}) = 1 + \cos \omega = 1 + \frac{1}{2} (e^{j\omega} + e^{-j\omega})$$

$$h_e(n) = \underline{\delta(n)} + \frac{1}{2} \delta(n+1) + \frac{1}{2} \delta(n-1)$$



三、DTFT的共轭对称性质



(1) 因为 $h(n)$ 为实因果序列, 所以有

当 $n < 0$ 时, $h(n) = 0$ 。 $h_o(-1) = -1/2$

(2) 因为 $h(n)$ 为实序列, 所以

$h_o(n)$ 为奇函数。

$$h_o(0) = 0$$

$$h_o(1) = -h_o(-1) = 1/2$$

(3) $h(n) = h_e(n) + h_o(n)$

$$h(n) = \delta(n) + \delta(n-1)$$

$$H(e^{j\omega}) = 1 + e^{-j\omega}$$



离散时间信号傅里叶变换

- 离散时间信号傅里叶变换的**基本概念**
- DTFT**正变换和反变换的由来**
- DTFT的**共轭对称性质**