

第一章 离散时间系统变换域分析

1.1 离散时间傅里叶变换

内容提要

□ 离散时间傅里叶变换

□ DTFT 性质与定理

□ 基本序列 DTFT

定义 1.1 (离散时间傅里叶变换) DTFT/ 离散时间傅立叶变换¹，应用与非周期信号以及傅里叶频谱的关系。

正变换：

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

反变换：

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

DTFT 将离散的序列变换到了一个连续的函数，对于非周期序列可以收敛，是一个关于 ω 的周期函数。

在 MATLAB 中，`sinc(x)` 表示 $\sin(x)/x$

在反变换中，隐藏了关于信号分解的含义：

$$\begin{aligned} x(n) &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\omega})e^{j\omega n} d\omega \\ &= \frac{1}{2\pi} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X(e^{jk\Delta\omega})e^{jk\Delta\omega n} \Delta\omega \end{aligned}$$

其中关于 n 的只有一项，将频谱的面积乘以对应离散时刻的分量。

1.1.1 基本序列的 DTFT

单位冲激序列：

$$\delta(n) \xrightarrow{\text{DTFT}} 1$$

单位常数序列：

$$1 \xrightarrow{\text{DTFT}} \sum_{k=-\infty}^{\infty} 2\pi\delta(\omega + 2k\pi)$$

单位阶跃序列：

$$u(n) \xrightarrow{\text{DTFT}} \frac{1}{1 - e^{-j\omega}} + \sum_{k=-\infty}^{\infty} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \pi\delta(\omega + 2k\pi)$$

¹DFT 是离散傅里叶变换，切勿混淆

单位指数序列：

$$e^{j\omega_0 n} \xrightarrow{\text{DTFT}} \sum_{k=-\infty}^{\infty} 2\pi\delta(\omega - \omega_0 + 2k\pi)$$

矩形窗序列：

$$G_N(n) \xrightarrow{\text{DTFT}} \frac{\sin(\omega N/2)}{\sin(\omega/2)} e^{-j\frac{(N-1)\omega}{2}}$$

理想低通滤波器，截止频率为 ω_c

$$H_d(e^{j\omega}) = \begin{cases} e^{-j\omega\alpha}, & -\omega_c \leq \omega \leq \omega_c \\ 0, & -\pi < \omega < -\omega_c \text{ or } \omega_c < \omega < \pi \end{cases}$$

反变换：

$$h_d(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\omega_c}^{\omega_c} e^{-j\omega\alpha} e^{j\omega n} d\omega = \frac{\omega_c}{\pi} \cdot \frac{\sin(\omega_c(n - \alpha))}{\omega_c(n - \alpha)}$$

1.1.2 DTFT 主要性质以及定理

- 线性
- 时序频移导致频域调制： n 在频域只是一个相位系数
- 时域调制导致频域平移
- 时域反褶导致频域反褶
- 时域共轭导致频域共轭以及反褶
- 时域相乘形成频域卷积：

$$x(n)h(n) \xrightarrow{\text{DTFT}} \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\theta})H(e^{j(\omega-\theta)})d\theta$$

- 时域卷积导致频域相乘：

$$x(n) \otimes h(n) \xrightarrow{\text{DTFT}} X(e^{j\omega})H(e^{j\omega})$$

- 线性保泛变换/帕塞瓦尔定理：

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)y^*(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\omega})Y^*(e^{j\omega})d\omega$$

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

1.1.3 DTFT 对称性

定义 1.2 (对称序列) 共轭对称序列：

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

共轭反对称序列：

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

虚实部以及幅相满足：

$$\operatorname{Re}[x_e(n)] = \operatorname{Re}[x_e(-n)]$$

$$\operatorname{Im}[x_e(n)] = -\operatorname{Im}[x_e(-n)]$$

$$\operatorname{Re}[x_o(n)] = -\operatorname{Re}[x_o(-n)]$$

$$\operatorname{Im}[x_o(n)] = \operatorname{Im}[x_o(-n)]$$

$$|x_e(n)| = |x_e(-n)| \quad (1.1)$$

$$\operatorname{Arg}[x_e(n)] = -\operatorname{Arg}[x_e(-n)]$$

$$|x_o(n)| = |x_o(-n)| \quad (1.2)$$

$$\operatorname{Arg}[x_o(n)] = \pi - \operatorname{Arg}[x_o(-n)]$$

进行引申，可以将一个序列进行分解，得到一个对称以及一个反对称序列：

$$x(n) = x_e(n) + x_o(n)$$

$$x_e(n) = \frac{1}{2} [x(n) + x^*(-n)] \quad (1.3)$$

$$x_o(n) = \frac{1}{2} [x(n) - x^*(-n)]$$

对应的频谱：

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

$$X_e(e^{j\omega}) = \frac{1}{2} [X(e^{j\omega}) + X^*(e^{-j\omega})] \quad (1.4)$$

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

$$\operatorname{DTFT}[x_e(n)] = \frac{1}{2} [X(e^{j\omega}) + X^*(e^{j\omega})] = \operatorname{Re}[X(e^{j\omega})] \quad (1.5)$$

$$\operatorname{DTFT}[x_o(n)] = \frac{1}{2} [X(e^{j\omega}) - X^*(e^{j\omega})] = j \operatorname{Im}[X(e^{j\omega})]$$

推论：实序列傅立叶变换是共轭对称的，即实部是偶对称，虚部是奇对称；幅度是偶对称，幅角是奇对称。

1.2 Z 变换及其反变换

定义 1.3 (z 变换)

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)z^{-n}$$

称 $x(n)$ 为 $x(n)$ 的 Z 变换，可以记为：

$$\mathcal{Z}[x(n)] = X(z)$$

注意，幂级数收敛时变换才有意义，需要标注收敛域。

由于存在衰减，可以变换的范围比 DTFT 更大。

1.3 系统函数与频率相应

1.4 LTI 系统的幅相分析