信息科学技术学院 School of Information Science and Technology

信号与系统 - 第八周

信号和系统的变换域表示法 (续)

赵峰, 电四楼421 fzhao956@ustc.edu.cn 2022/4/11

在系统分析和信号处理的实际问题中,经常会遇到有限长度的离散时间序列(简称有限长序列),例如:

- ▲ 有限冲激响应 (FIR) 滤波器的分析和设计;
- ▲ 截取的一段数字信号或随机数字信号的一个样本 (如一段数字语音和一幅数字图像等) 的谱分析或处理,等等。

长度为N的有限长序列f[n]已有其频域表示,即它的 DTFT

$$ilde{F}(\Omega)$$
, $ext{U}$
$$ilde{F}(\Omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} f[n] \mathrm{e}^{-\mathrm{j}\Omega n} = \sum_{n\in\langle N\rangle} x[n] \mathrm{e}^{-\mathrm{j}\Omega n}$$

- 为什么还需要并开发出所谓"离散傅里叶变换 (DFT)"呢?
 - ▲ 对于任意的有限长序列,要计算其 DTFT 仍有困难,只能有限地近似表示;
- ▲ 有限长序列的 DTFT 有很大冗余,不是频域的有效表示法; 长度为N 的任意序列时域上只需要N 个复数值表示,而它的 DTFT 是周期为 2π 的周期函数,尽管只有 $\langle 2\pi \rangle$ 区间上的函数值是

独立的,仍需无穷多个复数值来表示。按照可逆线性变换数学表示的对等原则,长度为N的任意序列的频域表示也应该只需要N个复数值,6.6.2 节的"离散时间频域抽样定理"将证明这一点。

▲ 离散傅里叶级数 (DFS) 已为有限长序列的频域有效表示提供了依据。

周期为N的任意周期序列的DFS系数也是周期为N的周期数值序列,在频域和时域上都只有N个复数值是独立有用的,其余数值仅仅是它们的周期重复。实际上,作为有限长序列有效频域表示的 DFT 正是基于 DFS 推导出来的。

■ 离散傅里叶变换 (DFT)

假设长度为M的有限长序列x[n], n=0, 1, $2 \cdots M-1$, 后面简称它为M 点序列。如果把它以 $N(N \ge M)$ 为周期进行周期延拓,生成一个周期序列 $\tilde{x}[n]$,即

$$\tilde{x}[n] = \sum_{l=-\infty}^{\infty} x_N[n-lN]$$

其中, $x_N[n]$ 是M点序列x[n]之后填充N-M个0值生成的序列,

$$\mathbb{EP} \qquad x_N[n] = \begin{cases} \tilde{x}[n], & 0 \le n \le N - 1 \\ 0, & n < 0, \ n \ge N \end{cases} = \begin{cases} x[n], & 0 \le n \le M - 1 \\ 0, & n < 0, \ n \ge M \end{cases}$$

它与M点序列x[n]无实际差别。

通常把周期区间 $0 \le n \le N-1$ 称为周期序列 $\tilde{x}[n]$ 的主值区间,对应地称 $x_N[n]$ 为 $\tilde{x}[n]$ 的主值序列。为了方便,还采用如下符号:

$$\tilde{x}[n] = x_N([n])_N$$
 π
 $x_N[n] = \tilde{x}[n]r_N[n]$

其中: $([n])_N$ 为取余数运算符号,它表示"对整数 n 的模 N 运算",即取整数 n 除以 N 所得的余数;而 $r_N[n]$ 是 N 点单位矩形序列,即 $r_N[n] = u[n] - u[n-N] = \begin{cases} 1, & 0 \le n \le N-1 \\ 0, & n < 0, & n > N \end{cases}$

利用上述符号及相应的关系,就可以借助 $\tilde{x}[n]$ 的离散傅里叶级数表示法,导出有限长序列 x[n] 的离散傅里叶变换表示法。

周期序列 $\tilde{x}[n]$ 的离散傅里叶级数表示为

$$\tilde{F}_{k} = \frac{1}{N} \sum_{n \in \langle N \rangle} \tilde{x}[n] e^{-jk\frac{2\pi}{N}n}, \qquad k = 0, \pm 1, \pm 2 \cdots$$

$$\tilde{x}[n] = \sum_{k \in \langle N \rangle} \tilde{F}_{k} e^{jk\frac{2\pi}{N}n}, \qquad n = 0, \pm 1, \pm 2 \cdots$$

和

注意到: $\tilde{\chi}[n]$ 和其 **DFS** 系数 \tilde{F}_k 都是周期为N 的周期数值序列,在分析和合成公式中,都分别只需要 $\tilde{\chi}[n]$ 和 \tilde{F}_k 中一个周期区间的数据。若选择周期区间 $\langle N \rangle$ 为各自的主值区间,即 $0 \le n$, $k \le N-1$,则 $\tilde{\chi}[n]$ 和 \tilde{F}_k 可分别由如下两组各N 个数值序列周期延拓来生成:

$$X_k = \tilde{F}_k r_N[k] = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x_N[n] e^{-jk\frac{2\pi}{N}n}, \quad k = 0, 1 \cdots N-1$$

和
$$x_N[n] = \tilde{x}[n]r_N[n] = \sum_{k=0}^{N-1} X_k e^{jk\frac{2\pi}{N}n}$$
 , $n = 0, 1 \cdots N-1$

这两组N点数值序列 X_k 和 $x_N[n]$ 构成了一一对应的变换,这就是

导出有限长序列的离散傅里叶变换表示法的基本依据。 目前习惯上采用的DFT 正、反变换的符号和公式分别为

$$X[k] = \text{DFT}\{x[n]\} = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-jk(2\pi/N)n}, \quad k = 0, 1 \dots N-1$$
$$x[n] = \text{IDFT}\{X[k]\} = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X[k] e^{jk(2\pi/N)n}, \quad n = 0, 1 \dots N-1$$

其中, $DFT\{*\}$ 和 $IDFT\{*\}$ 分别是正、反离散傅里叶变换运算符号,且把 X[k] 称为 N 点序列 x[n] 的 N 点 DFT 。

通常还引入因子 $W_N = e^{-j(2\pi/N)}$ 表示N点 **DFT** 的正、反变换:

$$X[k] = DFT\{x[n]\} = \sum_{n=0}^{N-1} x[n]W_N^{nk}, \qquad k = 0, 1 \dots N-1$$
$$x[n] = IDFT\{X[k]\} = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X[k]W_N^{-kn}, \qquad n = 0, 1 \dots N-1$$

● 离散傅里叶变换的矩阵运算

和

如果把 N 点序列 $x^{[n]}$ 和其 N 点 **DFT** 系数 $X^{[k]}$ 分别表示为如如下的 N 维列矢量:

$$\mathbf{x} = \begin{pmatrix} x[0] & x[1] & x[2] & \cdots & x[N-1] \end{pmatrix}^{\mathrm{T}}$$

$$\mathbf{X} = \begin{pmatrix} X[0] & X[1] & X[2] & \cdots & X[N-1] \end{pmatrix}^{\mathrm{T}}$$

上述N点 DFT 正、反变换公式可以改写成如下的矩阵运算公式:

$$X = W_N x$$
 π π π π π π π π π

其中, W_N 和 W_N^* 称为 **DFT** 正、反变换矩阵。上式可分别展开为

$$\begin{bmatrix} X[0] \\ X[1] \\ X[2] \\ \vdots \\ X[N-1] \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & \cdots & 1 \\ 1 & W_N^{1 \times 1} & W_N^{2 \times 1} & \cdots & W_N^{(N-1) \times 1} \\ 1 & W_N^{1 \times 2} & W_N^{2 \times 2} & \cdots & W_N^{(N-1) \times 2} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 1 & W_N^{1 \times (N-1)} & W_N^{2 \times (N-1)} & \cdots & W_N^{(N-1)^2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x[0] \\ x[1] \\ x[1] \\ \vdots \\ x[N-1] \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} x[0] \\ x[1] \\ x[1] \\ \vdots \\ x[N-1] \end{bmatrix} = \frac{1}{N} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & \cdots & 1 \\ 1 & W_N^{-1 \times 1} & W_N^{-2 \times 1} & \cdots & W_N^{-(N-1) \times 1} \\ 1 & W_N^{-1 \times 2} & W_N^{-2 \times 2} & \cdots & W_N^{-(N-1) \times 2} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 1 & W_N^{-1 \times (N-1)} & W_N^{-2 \times (N-1)} & \cdots & W_N^{-(N-1)^2} \\ \end{bmatrix} \begin{bmatrix} X[0] \\ X[1] \\ X[2] \\ \vdots \\ X[N-1] \end{bmatrix}$$

其中, W_N^* 表示 W_N 的共轭矩阵,因为矩阵元素有 $W_N^{-nk} = (W_N^{nk})^*$ 这样的关系,故它们均是 $N \times N$ 阶对称矩阵,即

$$\boldsymbol{W}_{N} = [\boldsymbol{W}_{N}]^{\mathrm{T}}$$
 $\boldsymbol{\mathcal{M}}_{N}^{*} = [\boldsymbol{W}_{N}^{*}]^{\mathrm{T}}$

- 离散傅里叶变换 (DFT) 与 DTFT 及 DFS 的关系
 - N点序列的 DFT 与其 DTFT 之间的关系

N 点序列x[n] 有两种频域表示**. DTFT** 表示 $\tilde{X}(\Omega)$ 和 **DFT** 系数 X[k],它们分别为

$$\tilde{X}(\Omega) = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-j\Omega n} \quad \text{fl} \quad X[k] = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-jk\frac{2\pi}{N}n}, \ k = 0, \ 1 \ \cdots \ N-1$$

显然,它们之间有如下关系:

$$X[k] = \tilde{X}(k(2\pi/N))$$
, $k = 0, 1 \cdots N-1$

这表明: x[n] 的 N 点 **DFT** 系数 X[k]是 $\tilde{X}(\Omega)$ 在其区间 [**0** , 2π) 上间隔为 $2\pi/N$ 的 N 个等间隔样本值。

它们之间另一方面的关系要用到后面 6.6.2 小节 "离散时间 频域抽样定理"中的重构公式,即 $\tilde{X}(\Omega)$ 可以由 x[n] 的 N 点 **DFT** 系数 X[k] 完全精确地重构出来。这就是为什么确认离散 傅里叶变换表示法既是有限长序列的一种最有效、又是它完全充分的频域表示法的基本理由。

● DFT 与 DFS 之间的关系

从上面由 DFS 导出 DFT 的数学过程表明,两者之间有如下两方面的关系:

(1) 对长度为N 的任意序列x[n](包括后面添加0 值的 $x_N[n]$), 若以N 为周期把它周期延拓成周期序列 $\tilde{x}[n]$,即

$$\tilde{x}[n] = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x[n-mN]$$
 $\vec{x}[n] = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x_N[n-mN]$

则 x[n]或 $x_N[n]$ 的 N 点 **DFT** 系数 X[k] 与 $\tilde{x}[n]$ 的 **DFS** 系数 \tilde{F}_k 之间 有如下关系:

$$X[k] = N\tilde{F}_k r_N[k] \qquad \text{fil} \qquad \tilde{F}_k = \frac{1}{N} \sum_{m=-\infty}^{\infty} X[k-mN]$$

其中, $r_N[n]$ 是 N 点单位矩形序列。

- (2) 对于周期为N 的任意周期序列 $\tilde{x}[n]$,以及在其主值区间上截取的N 点序列 x[n],则 $\tilde{x}[n]$ 的 **DFS** 系数 \tilde{F}_k 与x[n] 的 N 点 **DFT** 系数 X[k] 之间,也有完全一样的关系。
- **说明**:基于离散傅里叶变换与离散傅里叶级数之间上述的关系,尽管两者针对的对象不同,数学表示也稍有差别,仍可以认为,它们彼此之间是各自的另一种表示。

作业

• 5.26 注意: 题中"前面5.7题"应为5.8题