

信号处理原理 第六次作业.

1. 证明: 设 $f(t)$ 的抽样信号 $\hat{f}(t)$ 定义为

$$\hat{f}(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} f(kT) \delta(t - kT).$$

易得 $\hat{f}(t)$ 的 FT 为 $\hat{F}(\omega) = \frac{1}{T} \sum_{m=-\infty}^{\infty} F(\omega - m\omega_s)$.

其中 $\omega_s = 2\pi/T$,

以另一种形式表示 $\hat{F}(\omega)$, 有:

$$\begin{aligned} \hat{F}(\omega) &= \int_{-\infty}^{\infty} \hat{f}(t) e^{-j\omega t} dt = \int_{-\infty}^{\infty} \sum_{k=-\infty}^{\infty} f(kT) \delta(t - kT) e^{-j\omega t} dt \\ &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} f(kT) \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t - kT) e^{-j\omega t} dt \\ &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} f(kT) e^{-j\omega kT} = \frac{1}{T} \sum_{m=-\infty}^{\infty} F(\omega - m\omega_s) \end{aligned}$$

令 $\omega = 0$, 即

$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} f(kT) = \frac{1}{T} \sum_{m=-\infty}^{\infty} F(-m\omega_s).$$

注意到 ω_s 即为题中定义中的 ω_0 , 代入.

$$T \sum_{k=-\infty}^{\infty} f(kT) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} F(n\omega_0)$$

2. 解: (a) DTFT $x(n) * x^*(-n)$

$$= \text{DTFT } x(n) \cdot \text{DTFT } x^*(-n)$$

$$= X(\omega) \cdot X^*(\omega)$$

$$(b) \text{DTFT } x(2n+1) = e^{\frac{j\omega}{2}} X\left(\frac{1}{2}\omega\right).$$

$$= \text{DTFT } x_{\frac{1}{2}}\left(n + \frac{1}{2}\right)$$

$$= e$$

根据定义

$$\text{DTFT}[x(2n+1)]$$

$$= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(2n+1) e^{-jn\omega}$$

$$= \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m) e^{-j\frac{m}{2}\omega} \cdot e^{\frac{j\omega}{2}}$$

$$= X\left(\frac{1}{2}\omega\right) e^{\frac{j\omega}{2}}, \text{ 但必须要求}$$

$x(n) = 0, n \text{ 为偶数}$

$$(c) \text{DTFT } x(n) - x(n-2)$$

$$= \text{DTFT } x(n) - \text{DTFT } x(n-2)$$

$$= X(\omega) - e^{-2j\omega} X(\omega) = (1 - e^{-2j\omega}) X(\omega)$$

$$\begin{aligned}
 (d) \quad \text{DTFT } x(n) * x(n-1) \\
 &= \text{DTFT } x(n) \cdot \text{DTFT } x(n-1) \\
 &= X(\omega) \cdot e^{-j\omega} X(\omega) \\
 &= e^{-j\omega} X^2(\omega)
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 3. \text{ 证明: } Y(\omega) &= \text{DTFT } y(n) \\
 &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} y(n) e^{-j\omega n} \quad \text{代入 } y(n) \\
 &= \sum_{\substack{n=0, \pm L \\ \pm 2L, \dots}} x\left(\frac{n}{L}\right) e^{-j\omega n}, \quad \text{设 } m = \frac{n}{L}, \text{ 则 } n = Lm \\
 &= \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m) e^{-j\omega Lm} \\
 &= X(L\omega) \quad \text{得证.}
 \end{aligned}$$

4. 解: $L = 4$.

$$(1) \text{ 当 } N = 4 \text{ 时, } X(0) = \sum_{n=0}^3 x(n) e^{-j\frac{2\pi}{4} \cdot 0 \cdot n} = 10$$

$$X(1) = \sum_{n=0}^3 x(n) e^{-j\frac{2\pi}{4} n} = -2 + 2j$$

$$X(2) = \sum_{n=0}^3 x(n) e^{-j\frac{2\pi}{4} \cdot 2 \cdot n} = -2$$

$$X(3) = \sum_{n=0}^3 x(n) e^{-j\frac{2\pi}{4} \cdot 3n} = -2 - 2j$$

(2) 当 $N = 8$ 时, $(\text{fft}(1:4, 8),)$

$$X(0) = \sum_{n=0}^3 x(n) e^{-j\frac{2\pi}{8} \cdot 0 \cdot n} = 10$$

$$\text{同理可得 } X(1) = (1 - \sqrt{2}) - 3(1 + \sqrt{2})j$$

$$X(2) = -2 + 2j$$

$$X(3) = (1 + \sqrt{2}) + 3(1 - \sqrt{2})j$$

$$X(4) = -2$$

$$X(5) = (1 + \sqrt{2}) + 3(\sqrt{2} - 1)j$$

$$X(6) = -2 - 2j$$

$$X(7) = (1 - \sqrt{2}) + 3(\sqrt{2} + 1)j$$

5. 解: 对周期信号 $f(t)$, 时间 T 内采 N 个值的频率下, 能够
满足采样定理, 即 $\omega_s \geq 2\omega_m$, 则 ω_m 不能过大,

具体地, $\omega_s = 2\pi f_s = 2\pi \frac{N}{T}$

$$\omega_m = N_{\max} \omega_0, \quad \omega_0 = \frac{2\pi}{T}$$

$$2\pi \frac{N}{T} \geq 2 N_{\max} \frac{2\pi}{T} \quad N_{\max} \leq \frac{N}{2}$$

意即对 $f(t)$ 的 FS 系数 F_n 来说 $|n| \leq N_{\max} \leq \frac{N}{2}$.

$$\therefore |n| \leq \frac{N}{2}$$

再求 DFT. $x(m) = f(\frac{m}{N}T), \quad m=0, 1, 2, \dots, N-1.$

$$X(k) = \sum_{m=0}^{N-1} f(\frac{m}{N}T) e^{-j\frac{2\pi}{N}km}, \quad k=0, 1, 2, \dots, N-1.$$

$$= \sum_{m=0}^{N-1} \left(\sum_{|n| \leq \frac{N}{2}} F_n e^{j\frac{m}{N}T\omega_0 n} \right) e^{-j\frac{2\pi}{N}km}, \quad \text{FS 展开.}$$

$$= \sum_{m=0}^{N-1} \left(\sum_{|n| \leq \frac{N}{2}} F_n e^{j\frac{m}{N}T \cdot \frac{2\pi}{T} n} \right) e^{-j\frac{2\pi}{N}km}$$

$$= \sum_{m=0}^{N-1} e^{j\frac{2\pi}{N}m(n-k)} \sum_{|n| \leq \frac{N}{2}} F_n = \sum_{|n| \leq \frac{N}{2}} F_n \sum_{m=0}^{N-1} e^{j\frac{2\pi}{N}m(n-k)}$$

分析 $\sum_{m=0}^{N-1} e^{j\frac{2\pi}{N}m(n-k)}$, 当 $(n-k) \bmod N \neq 0$ 时.

设 $t = j2\pi \frac{n-k}{N}$, 则 $\sum_{m=0}^{N-1} e^{tm} = \frac{1-(e^t)^N}{1-e^t}$

分子 $= 1 - e^{j2\pi(n-k)} = 0, \quad \cancel{\sum_{m=0}^{N-1} e^{tm}}$

当 $(n-k) \bmod N = 0$ 时, 由于 $n-k \in [-\frac{N}{2}, \frac{N}{2}]$,

仅在 $n=k$ 和 $N+k$ 时有值.

则 $\sum_{m=0}^{N-1} 1 = N. \quad X(k) = \sum_{\substack{|n| \leq \frac{N}{2} \\ (n-k) \bmod N = 0 \\ (n-k = -N, 0)}} N \cdot F_n = N(F_{-N+k} + F_k) \quad \downarrow *$

注意 $k-N$ 与 k 的范围不一定在 $[-\frac{N}{2}, \frac{N}{2}]$ 之间, (因为不满足 Nyquist 定理),
实际取值时应舍掉不在范围内的 F 值.

下标

6. 证明: 下面仿照课堂所讲方式给出证明: 即序列 N 围绕后 DFT 不变.

设列向量 \tilde{x} , $\tilde{x}(k) = \sum_{n=0}^{N-1} \tilde{x}(n) e^{-jn\omega_k}$

则有 $\tilde{x} = B\hat{x}$ 的形式, 其中 B 为 $N \times N$ 矩阵.

且 $B(k, n) = e^{-jn\omega_k}$.

同理, 设列向量 x , $x(k) = \sum_{n=0}^{L-1} x(n) e^{-jn\omega_k}$.

则 $x = Ax$, A 为 $N \times L$ 的矩阵, $A(k, n) = e^{-jn\omega_k} = e^{-jn k \frac{2\pi}{N}}$
 N 为周期

由于 $L = rN + s$, 则 $A = [\underbrace{B \ B \ \dots}_{r \text{ 个 } B} \ \underbrace{\quad}_{B \text{ 的前 } s \text{ 列}}]$

故 $Ax = [B \ B \ \dots] x = B(\underbrace{[1 \ 1 \ \dots]_{r \text{ 个 } 1}}_{I \text{ 的前 } s \text{ 列}} x) = B\tilde{x}$

故 $x = \tilde{x}$, 即 $\sum_{n=0}^{N-1} \tilde{x}(n) e^{-jn\omega_k} = \sum_{n=0}^{L-1} x(n) e^{-jn\omega_k}, \forall k=0, \dots, N-1$ 成立.

常州工程职业技术学院

7. 证明: 设 $W_N^{\pm} = e^{-2\pi j \frac{\pm}{N}}$.

由 DFT 定义, $X(k) = \sum_{n=0}^N x(n) W_N^{kn} \quad (k=0, 1, \dots, N-1)$

$G(k) = \sum_{m=0}^{\frac{N}{2}} x(2m) W_N^{km} \quad (k=0, 1, \dots, \frac{N}{2})$

$= \sum_{m=0}^{\frac{N}{2}} x(2m) W_N^{2km} \quad (\text{由 } W_N^{\pm} \text{ 性质})$

$H(k) = \sum_{m=0}^{\frac{N}{2}} \cancel{x(2m+1)} x(2m+1) W_N^{km} \quad (k=0, 1, \dots, \frac{N}{2})$

$= \sum_{m=0}^{\frac{N}{2}} x(2m+1) W_N^{2km}$

因此 $G(k) + W_N^k H(k)$

$= \sum_{m=0}^{\frac{N}{2}} x(2m) W_N^{2km} + \sum_{m=0}^{\frac{N}{2}} x(2m+1) W_N^{\cancel{2k}(2m+1)k}$

$= \sum_{m=0}^N x(m) W_N^{km} = X(k). \quad \text{得证.}$