



第十一讲

离散时间傅里叶变换 的性质

杜清河
2025春

对应书本章节



❖ 5.3、5.4、5.5

❖ 5.7

内容提要



❖ 离散时间傅里叶变换的性质

❖ 傅里叶分析中的对偶性

离散时间傅里叶级数变换对



综合公式

$$x[n] = \sum_{k=\langle N \rangle} a_k e^{jk\left(\frac{2\pi}{N}\right)n}$$

分析公式

$$a_k = \frac{1}{N} \sum_{n=\langle N \rangle} x[n] e^{-jk\left(\frac{2\pi}{N}\right)n}$$

非周期信号傅里叶变换的导出



综合公式 (反变换) $x[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} X(e^{j\omega}) e^{j\omega n} d\omega$

分析公式 (正变换) $X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x[n] e^{-j\omega n}$

周期性



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

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

线性性质



$$x_1[n] \xleftrightarrow{F} X_1(e^{j\omega})$$

$$x_2[n] \xleftrightarrow{F} X_2(e^{j\omega})$$

$$ax_1[n] + bx_2[n] \xleftrightarrow{F} aX_1(e^{j\omega}) + bX_2(e^{j\omega})$$

时移性质



$$\begin{aligned}x[n] &\xleftrightarrow{F} X(e^{j\omega}) \\x[n - n_0] &\xleftrightarrow{F} e^{-j\omega n_0} X(e^{j\omega})\end{aligned}$$

共轭对称性



$$\begin{aligned}x[n] &\xleftrightarrow{F} X(e^{j\omega}) \\ x^*[n] &\xleftrightarrow{F} X^*(e^{-j\omega})\end{aligned}$$

➤ 若 $x[n]$ 为实信号，则 $X(e^{-j\omega}) = X^*(e^{j\omega})$

$$X(e^{j\omega}) = \operatorname{Re}\{X(e^{j\omega})\} + j \operatorname{Im}\{X(e^{j\omega})\} \Rightarrow \begin{aligned} \operatorname{Re}\{X(e^{j\omega})\} &= \operatorname{Re}\{X(e^{-j\omega})\} \\ \operatorname{Im}\{X(e^{j\omega})\} &= -\operatorname{Im}\{X(e^{-j\omega})\} \end{aligned}$$

$$X(e^{j\omega}) = |X(e^{j\omega})| e^{j\angle X(e^{j\omega})} \Rightarrow \begin{aligned} |X(e^{j\omega})| &= |X(e^{-j\omega})| \\ \angle X(e^{j\omega}) &= -\angle X(e^{-j\omega}) \end{aligned}$$



共轭及共轭对称性

$$x[n] \xleftrightarrow{F} X(e^{j\omega})$$

$$x^*[n] \xleftrightarrow{F} X^*(e^{-j\omega})$$

- 若 $x[n]$ 为实偶信号，则 $X(e^{j\omega})$ 是实偶函数
- 若 $x[n]$ 为实奇信号，则 $X(e^{j\omega})$ 是虚奇函数

共轭及共轭对称性



$$x[n] \xleftrightarrow{F} X(e^{j\omega})$$

$$x^*[n] \xleftrightarrow{F} X^*(e^{-j\omega})$$

若 $x[n] = x_e[n] + x_o[n]$ 为实信号，则

$$x_e[n] = Ev\{x[n]\} \xleftrightarrow{F} \text{Re}\{X(e^{j\omega})\}$$

$$x_o[n] = Odd\{x[n]\} \xleftrightarrow{F} j \text{Im}\{X(e^{j\omega})\}$$

差分性质



$$x[n] \xleftrightarrow{F} X(e^{j\omega})$$

$$x[n] - x[n-1] \xleftrightarrow{F} (1 - e^{-j\omega}) X(e^{j\omega})$$

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

累加性质



$$x[n] \xleftrightarrow{F} X(e^{j\omega})$$
$$\sum_{m=-\infty}^n x[m] \xleftrightarrow{F} \frac{1}{1 - e^{-j\omega}} X(e^{j\omega}) + \pi X(e^{j0}) \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(\omega - 2\pi k)$$

时间反转



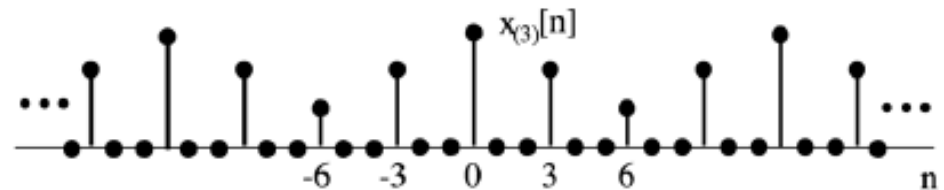
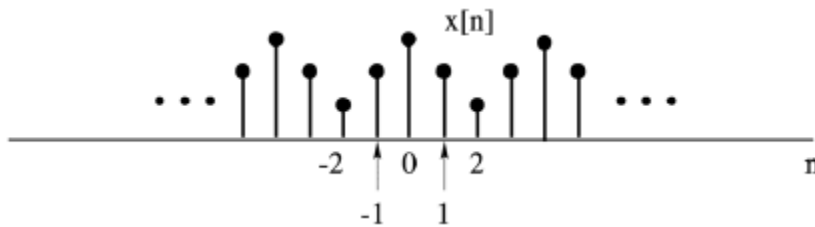
$$x[n] \xleftrightarrow{F} X(e^{j\omega})$$

$$x[-n] \xleftrightarrow{F} X(e^{-j\omega})$$

时域扩展



$$x[n] \rightarrow x_{(k)}[n] = \begin{cases} x[n/k], & n = 0, \pm k, \pm 2k, \dots \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$



$$x[n] \xleftrightarrow{F} X(e^{j\omega})$$

$$x_{(k)}[n] \xleftrightarrow{F} X(e^{jk\omega})$$

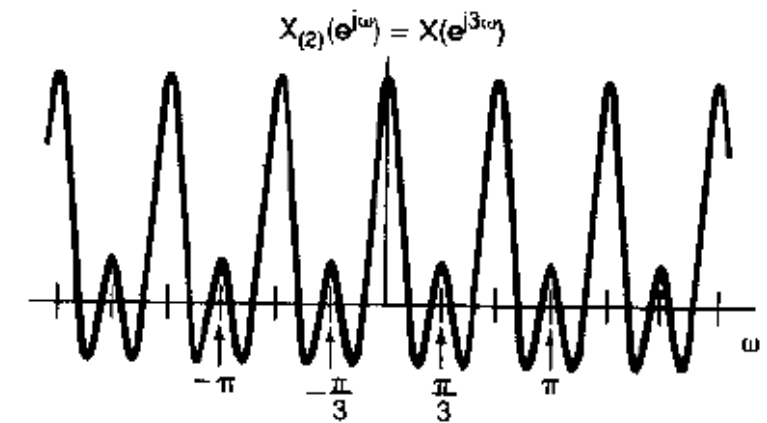
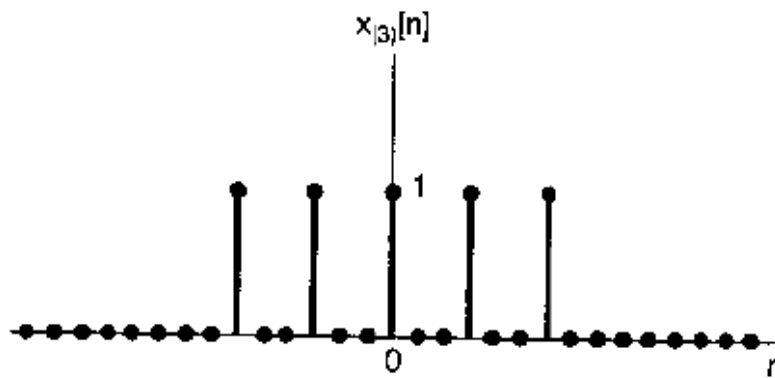
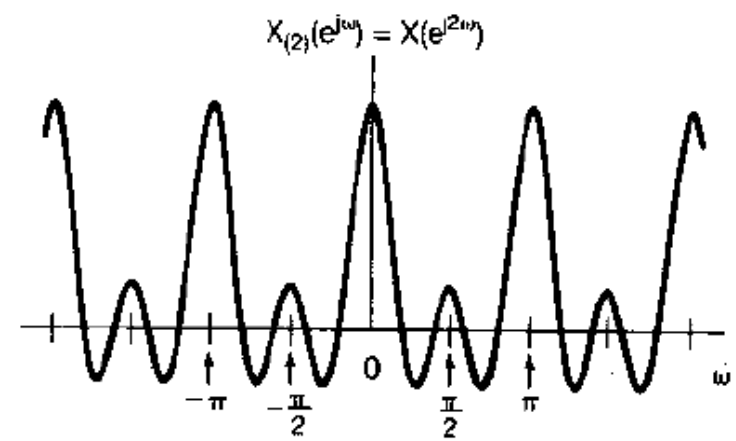
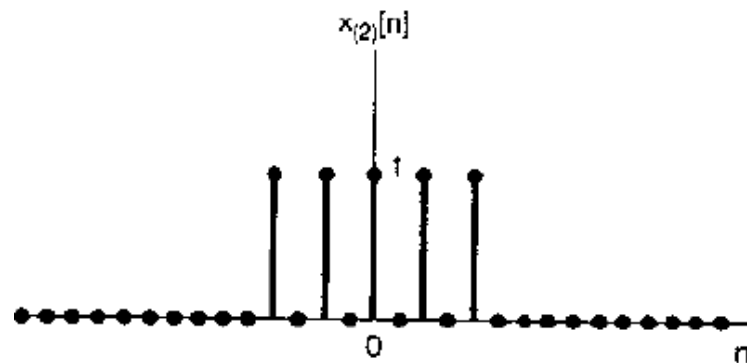
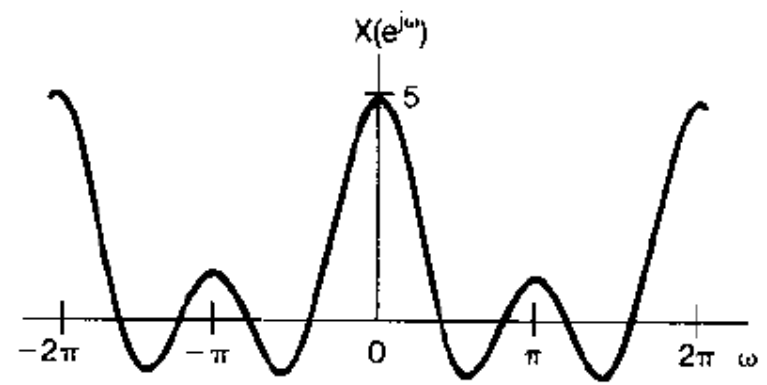
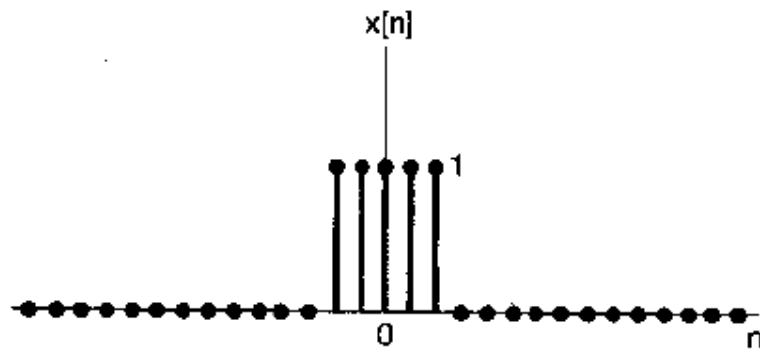
时域扩展



$$\begin{aligned}x[n] &\xleftrightarrow{F} X(e^{j\omega}) \\x_{(k)}[n] &\xleftrightarrow{F} X(e^{jk\omega})\end{aligned}$$

证明：

$$\begin{aligned}X_{(k)}(e^{j\omega}) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x_{(k)}[n] e^{-j\omega n} \stackrel{n=mk}{=} \sum_{m=-\infty}^{\infty} x_{(k)}[mk] e^{-j\omega mk} \\&= \sum_{m=-\infty}^{\infty} x[m] e^{-j(k\omega)m} = X(e^{jk\omega})\end{aligned}$$



频域微分



$$x[n] \xleftrightarrow{F} X(e^{j\omega})$$

$$nx[n] \xleftrightarrow{F} j \frac{dX(e^{j\omega})}{d\omega}$$

帕斯瓦尔定理



$$x[n] \xleftrightarrow{F} X(e^{j\omega})$$

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

卷积性质



$$x_1[n] \xleftrightarrow{F} X_1(e^{j\omega})$$

$$x_2[n] \xleftrightarrow{F} X_2(e^{j\omega})$$

$$x_1[n] * x_2[n] \xleftrightarrow{F} X_1(e^{j\omega}) X_2(e^{j\omega})$$



关于卷积性质的讨论

- 卷积性质的物理解释
- 卷积性质表明：信号通过LTI系统不会产生新的频率分量

- LTI系统的频率响应：

$$H(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} h[n]e^{-j\omega n}$$

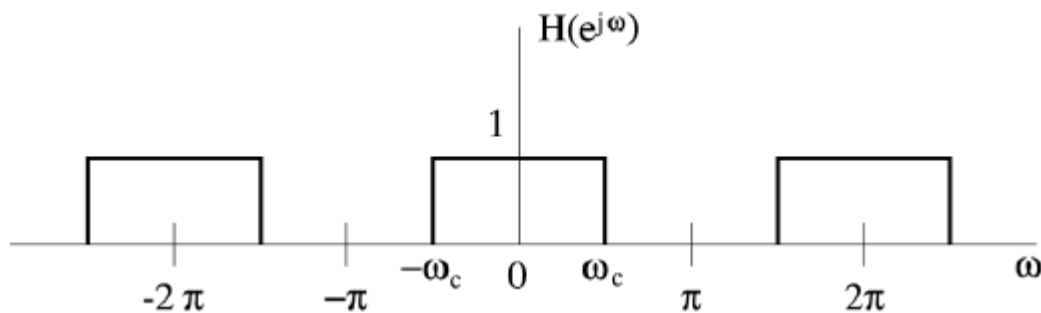
滤波器

完全表征了一个LTI系统

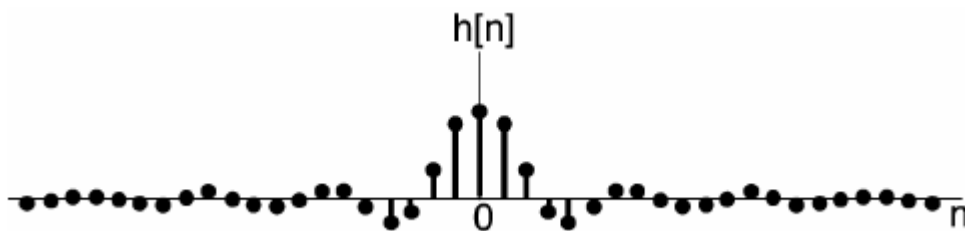
- LTI系统输出响应的频域求解



理想低通滤波器的频率响应



$$h[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\omega_c}^{\omega_c} e^{j\omega n} d\omega = \frac{\sin \omega_c n}{\pi n}$$



时域和频域之间的折衷与权衡

利用卷积性质求解系统响应



$$\begin{aligned} h[n] &= \alpha^n u[n] \\ x[n] &= \beta^n u[n] \end{aligned} \quad |\alpha|, |\beta| < 1 \quad \Rightarrow \quad \begin{aligned} H(e^{j\omega}) &= \frac{1}{1 - \alpha e^{-j\omega}} \\ X(e^{j\omega}) &= \frac{1}{1 - \beta e^{-j\omega}} \end{aligned}$$

$$y[n] = h[n] * x[n] \longleftrightarrow Y(e^{j\omega}) = \left(\frac{1}{1 - \alpha e^{-j\omega}} \right) \left(\frac{1}{1 - \beta e^{-j\omega}} \right)$$

$$\beta \neq \alpha : Y(e^{j\omega}) = \frac{A}{1 - \alpha e^{-j\omega}} + \frac{B}{1 - \beta e^{-j\omega}} \Rightarrow y[n] = A\alpha^n u[n] + B\beta^n u[n]$$

$$\beta = \alpha : Y(e^{j\omega}) = \left(\frac{1}{1 - \alpha e^{-j\omega}} \right)^2 \Rightarrow y[n] = (n + 1)\alpha^n u[n]$$

$$nx[n] \leftrightarrow j \frac{dX(e^{j\omega})}{d\omega}$$

相乘性质(调制性质)



$$x_1[n] \xleftrightarrow{F} X_1(e^{j\omega})$$

$$x_2[n] \xleftrightarrow{F} X_2(e^{j\omega})$$

$$x_1[n]x_2[n] \xleftrightarrow{F} \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} X_1(e^{j\theta}) X_2(e^{j(\omega-\theta)}) d\theta$$



周期卷积的计算

$$y[n] = x_1[n] \cdot x_2[n] \longleftrightarrow Y(e^{j\omega}) = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} X_1(e^{j\theta}) X_2(e^{j(\omega-\theta)}) d\theta$$

假设积分区间选为 $-\pi$ 到 π , 则:

$$Y(e^{j\omega}) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X_1(e^{j\theta}) X_2(e^{j(\omega-\theta)}) d\theta$$

引入记号:

$$\hat{X}_1(e^{j\theta}) = \begin{cases} X_1(e^{j\theta}), & |\theta| \leq \pi \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$

则有:

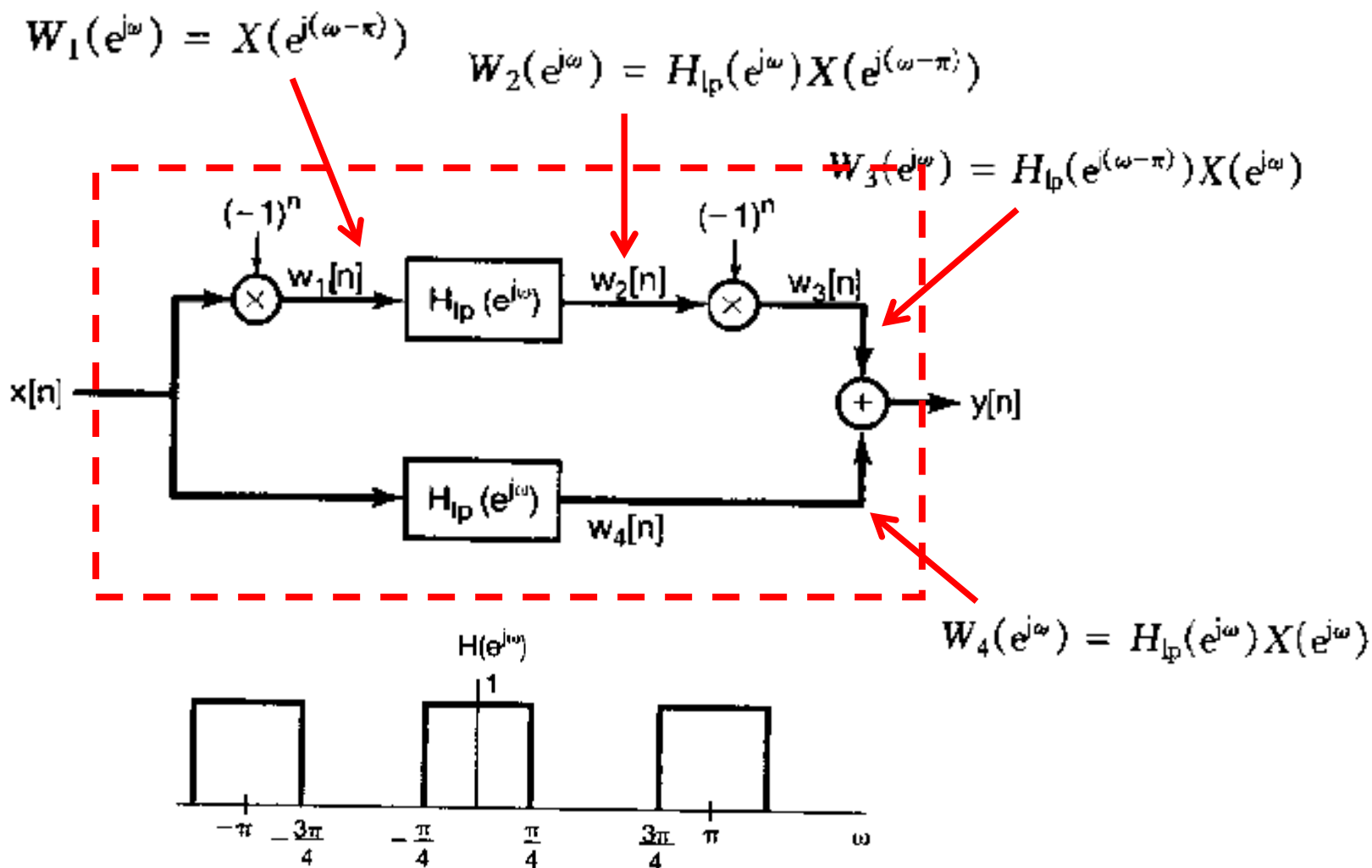
$$Y(e^{j\omega}) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \hat{X}_1(e^{j\theta}) X_2(e^{j(\omega-\theta)}) d\theta$$

频移性质



$$\begin{aligned}x[n] &\xleftrightarrow{F} X(e^{j\omega}) \\ e^{j\omega_0 n} x[n] &\xleftrightarrow{F} X(e^{j(\omega-\omega_0)})\end{aligned}$$

频移/相乘性质的应用：滤波器设计



内容提要



❖ 离散时间傅里叶变换的性质

❖ 傅里叶分析中的对偶性

一些注释



- **CFS** (The Continuous-Time Fourier Series):
连续时间傅里叶级数
- **DFS** (The Discrete-Time Fourier Series):
离散时间傅里叶级数
- **CTFT** (The Continuous-Time Fourier Transform):
连续时间傅里叶变换
- **DTFT** (The Discrete-Time Fourier Transform):
离散时间傅里叶变换

连续时间傅里叶变换的对偶性

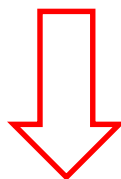


综合公式

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

分析公式

$$X(j\omega) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t) e^{-j\omega t} dt$$



$$x(t) \xleftrightarrow{CTFT} X(j\omega)$$

$$X(t) \xleftrightarrow{CTFT} 2\pi x(-j\omega)$$

离散时间傅里叶级数的对偶性

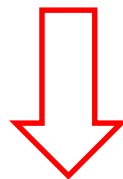


综合公式

$$x[n] = \sum_{k=\langle N \rangle} a_k e^{jk(2\pi/N)n}$$

分析公式

$$a_k = \frac{1}{N} \sum_{n=\langle N \rangle} x[n] e^{-jk(2\pi/N)n}$$



$$\begin{aligned} x[n] &\xleftrightarrow{DFS} a_k \\ a[n] &\xleftrightarrow{DFS} \frac{1}{N} x[-k] \end{aligned}$$



离散时间傅里叶级数的对偶性

例：求如下周期信号的傅里叶级数系数

$$x[n] = \begin{cases} \frac{1}{9} \frac{\sin(5\pi n / 9)}{\sin(\pi n / 9)}, & n \neq 9k \\ \frac{5}{9}, & n = 9k \end{cases}$$

解：考虑如下周期性方波信号及其傅里叶系数：

$$g[n] = \begin{cases} 1, & |n| \leq 2 \\ 0, & 2 < |n| \leq 4 \end{cases} \xleftrightarrow{DFS} x_k$$

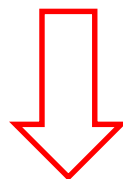
根据对偶性可得 $x[n]$ 的傅里叶级数系数为：

$$a_k = \begin{cases} 1/9, & |k| \leq 2 \\ 0, & 2 < |k| \leq 4 \end{cases}$$

DTFT和CFS之间的对偶性



$$\begin{aligned} x[n] &= \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} X(e^{j\omega}) e^{j\omega n} d\omega & x(t) &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk\omega_0 t} \\ X(e^{j\omega}) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\omega n} & a_k &= \frac{1}{T} \int_T x(t) e^{-jk\omega_0 t} dt \end{aligned}$$



$$x[n] \xleftrightarrow{DTFT} X(e^{j\omega})$$

$$X(t) \xleftrightarrow{CFS} x[-k]$$



DTFT和CFS之间的对偶性

例：已知

$$a^{|n|} \xleftrightarrow{F} \frac{1-a^2}{1-2a\cos\omega+a^2}, \quad |a|<1$$

利用对偶性求下面周期 $T=1$ 的连续时间信号的傅里叶级数系数。

$$x(t) = \frac{1}{5-4\cos 2\pi t}$$

解：由已知条件可得

$$\left(\frac{1}{2}\right)^{|n|} \xleftrightarrow{F} \frac{3}{5-4\cos\omega}$$



DTFT和CFS之间的对偶性

$$\left(\frac{1}{2}\right)^{|n|} \xleftrightarrow{F} \frac{3}{5-4\cos\omega}$$

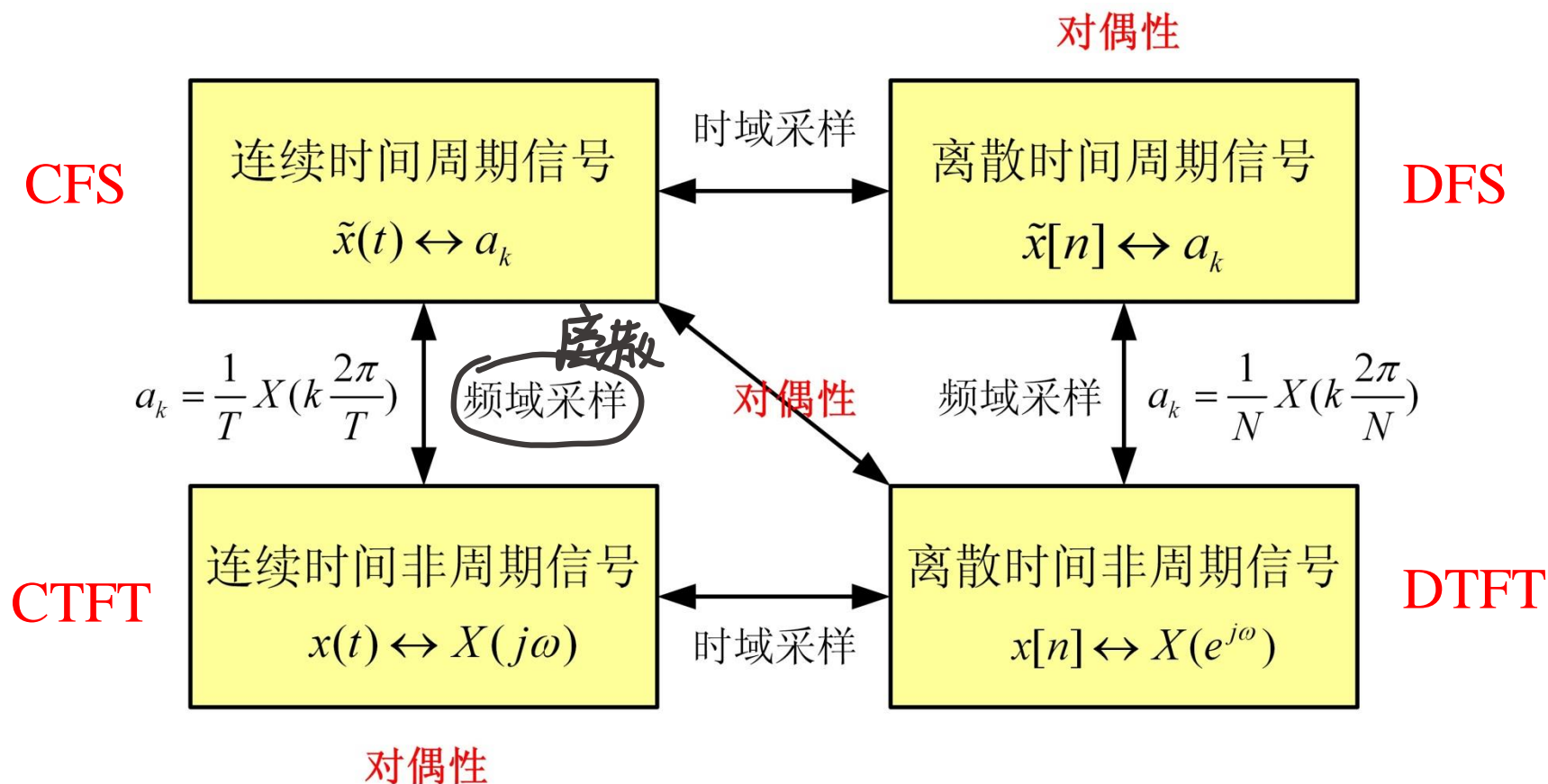
根据对偶性：

$$g(t) = \frac{1}{5-4\cos t} \xleftrightarrow{CFS} \frac{1}{3} \left(\frac{1}{2}\right)^{|k|}$$

所以：

$$x(t) = \frac{1}{5-4\cos 2\pi t} \xleftrightarrow{CFS} \frac{1}{3} \left(\frac{1}{2}\right)^{|k|}$$

傅里叶分析中的对偶性小结





谢谢大家！