

一、傅里叶级数

连续周期信号： $f(t)=f(t+T)$, $\omega_0=\frac{2\pi}{T}$
三角形形式： $f(t)=a_0+\sum_{n=1}^{\infty}[a_n\cos(n\omega_0t)+b_n\sin(n\omega_0t)]$
指数形式： $f(t)=\sum_{n=-\infty}^{\infty}c_ne^{jn\omega_0t}$, 其中

$$c_n=\frac{1}{T}\int_Tf(t)e^{-jn\omega_0t}dt$$

关系： $c_0=a_0$, $c_n=\frac{an-jbn}{2}$, $c_{-n}=c_n^*$ ($f(t)$ 实)

- 线性： $af(t)+bg(t)\leftrightarrow ac_n+bd_n$
- 时移： $f(t-t_0)\leftrightarrow c_ne^{-jn\omega_0t_0}$
- 共轭对称： $f(t)$ 实 $\Rightarrow c_{-n}=c_n^*$
- 帕塞瓦尔： $\frac{1}{T}\int_T|f(t)|^2dt=\sum_{n=-\infty}^{\infty}|c_n|^2$

二、傅里叶变换

$$F(\omega)=\mathcal{F}[f(t)]=\int_{-\infty}^{\infty}f(t)e^{-j\omega t}dt$$
$$f(t)=\mathcal{F}^{-1}[F(\omega)]=\frac{1}{2\pi}\int_{-\infty}^{\infty}F(\omega)e^{j\omega t}d\omega$$

- 线性性： $\mathcal{F}[af(t)+bg(t)]=aF(\omega)+bG(\omega)$
- 时移性： $\mathcal{F}[f(t-t_0)]=F(\omega)e^{-j\omega t_0}$
- 频移性： $\mathcal{F}[f(t)e^{j\omega_0t}]=F(\omega-\omega_0)$
- 尺度变换： $\mathcal{F}[f(at)]=\frac{1}{|a|}F(\frac{\omega}{a})$
- 对称性（对偶性）： $\mathcal{F}[F(t)]=2\pi f(-\omega)$
- 时域微分： $\mathcal{F}[\frac{d^nf(t)}{dt^n}]= (j\omega)^nF(\omega)$ 条件： $f(-\infty)+f(\infty)=0$
- 频域微分： $\mathcal{F}[t^nf(t)]=j^n\frac{d^nF(\omega)}{d\omega^n}$
- 积分性： $\mathcal{F}[\int_{-\infty}^tf(\tau)d\tau]=\frac{F(\omega)}{j\omega}+\pi F(0)\delta(\omega)$
- 时域卷积： $\mathcal{F}[f(t)*g(t)]=F(\omega)G(\omega)$
- 频域卷积： $\mathcal{F}[f(t)g(t)]=\frac{1}{2\pi}F(\omega)*G(\omega)$
- 帕塞瓦尔定理： $\int_{-\infty}^{\infty}|f(t)|^2dt=\frac{1}{2\pi}\int_{-\infty}^{\infty}|F(\omega)|^2d\omega$
- 能量与功率：

- 能量信号： $E=\int_{-\infty}^{\infty}|f(t)|^2dt=\frac{1}{2\pi}\int_{-\infty}^{\infty}|F(\omega)|^2d\omega$
- 功率信号（周期）： $P=\frac{1}{T}\int_T|f(t)|^2dt=\sum_{n=-\infty}^{\infty}|a_n|^2$ (a_n 为傅里叶系数)
- 平均功率： $P=\lim_{T\rightarrow\infty}\frac{1}{T}\int_{-T/2}^{T/2}|f(t)|^2dt$

- 共轭对称性：若 $f(t)$ 实, 则 $F(-\omega)=F^*(\omega)$
- 奇偶虚实性：

- $f(t)$ 实偶 $\Rightarrow F(\omega)$ 实偶
- $f(t)$ 实奇 $\Rightarrow F(\omega)$ 纯虚奇
- $f(t)$ 虚偶 $\Rightarrow F(\omega)$ 虚偶
- $f(t)$ 虚奇 $\Rightarrow F(\omega)$ 实奇

15. 奇偶分解：

- 偶部： $f_e(t)=\frac{f(t)+f(-t)}{2}\Leftrightarrow F_e(\omega)=\text{Re}\{F(\omega)\}$
- 奇部： $f_o(t)=\frac{f(t)-f(-t)}{2}\Leftrightarrow F_o(\omega)=j\text{Im}\{F(\omega)\}$
- 关系： $f(t)=f_e(t)+f_o(t)$, $F(\omega)=F_e(\omega)+F_o(\omega)$

三、常见傅里叶变换对

$$\delta(t)\longleftrightarrow 1$$
$$1\longleftrightarrow 2\pi\delta(\omega)$$
$$e^{j\omega_0t}\longleftrightarrow 2\pi\delta(\omega-\omega_0)$$
$$\cos(\omega_0t)\longleftrightarrow \pi[\delta(\omega-\omega_0)+\delta(\omega+\omega_0)]$$
$$\sin(\omega_0t)\longleftrightarrow j\pi[\delta(\omega+\omega_0)-\delta(\omega-\omega_0)]$$
$$e^{-at}u(t)\longleftrightarrow \frac{1}{a+j\omega},\quad(a>0)$$
$$u(t)\longleftrightarrow \pi\delta(\omega)+\frac{1}{j\omega}$$

$$\text{rect}(\frac{t}{\tau})\longleftrightarrow \frac{\tau\sin(\omega\tau/2)}{\omega\tau/2}$$
$$\text{sinc}(t)=\frac{\sin(\pi t)}{\pi t}\longleftrightarrow \text{rect}(\frac{\omega}{2\pi})$$
$$\text{tri}(\frac{t}{\tau})\longleftrightarrow \frac{\tau\sin^2(\omega\tau/2)}{(\omega\tau/2)^2}$$
$$\sum_{n=-\infty}^{\infty}\delta(t-nT)\longleftrightarrow \frac{2\pi}{T}\sum_{k=-\infty}^{\infty}\delta(\omega-k\omega_0)$$

周期信号的傅里叶变换：

方法一（利用傅里叶级数）：

若 $f(t)=\sum_{n=-\infty}^{\infty}c_ne^{jn\omega_0t}$, 则

$$F(\omega)=2\pi\sum_{n=-\infty}^{\infty}c_n\delta(\omega-n\omega_0)$$

方法二（单周期信号法）：

$$f(t)=\sum_{k=-\infty}^{\infty}f_0(t-kT)$$
$$F(\omega)=F_0(\omega)\sum_{k=-\infty}^{\infty}e^{-jk\omega T}= \frac{2\pi}{T}F_0(\omega)\sum_{n=-\infty}^{\infty}\delta(\omega-n\omega_0)$$

其中 $c_n=\frac{1}{T}F_0(n\omega_0)$

四、离散时间傅里叶变换 (DTFT)

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

- 线性： $\mathcal{F}_d[ax[n]+by[n]]=aX(e^{j\omega})+bY(e^{j\omega})$
- 时移： $\mathcal{F}_d[x[n-n_0]]=e^{-j\omega n_0}X(e^{j\omega})$
- 频移： $\mathcal{F}_d[e^{j\omega_0n}x[n]]=X(e^{j(\omega-\omega_0)})$
- 周期性： $X(e^{j(\omega+2\pi)})=X(e^{j\omega})$
- 共轭对称：若 $x[n]$ 实, 则 $X(e^{-j\omega})=X^*(e^{j\omega})$
- 频域微分： $\mathcal{F}_d[nx[n]]=j\frac{dX(e^{j\omega})}{d\omega}$

- 时域扩展： $x_k[n]=\begin{cases}x[n/k], & n=0,\pm k,\pm 2k,\dots\\0, & \text{其他}\end{cases}$, 则 $X_k(e^{j\omega})=X(e^{jk\omega})$

- 卷积： $\mathcal{F}_d[x[n]*y[n]]=X(e^{j\omega})Y(e^{j\omega})$
- 调制： $\mathcal{F}_d[x[n]y[n]]=\frac{1}{2\pi}X(e^{j\omega})*Y(e^{j\omega})$

• 奇偶虚实性：

- $x[n]$ 实偶 $\Rightarrow X(e^{j\omega})$ 实偶
- $x[n]$ 实奇 $\Rightarrow X(e^{j\omega})$ 纯虚奇
- $x[n]$ 虚偶 $\Rightarrow X(e^{j\omega})$ 虚偶
- $x[n]$ 虚奇 $\Rightarrow X(e^{j\omega})$ 实奇

- 低频和高频：低频指 $\omega\approx 2k\pi$, 高频指 $\omega\approx (2k+1)\pi$

$$\delta[n]\longleftrightarrow 1$$
$$\delta[n-n_0]\longleftrightarrow e^{-j\omega n_0}$$
$$a^nu[n]\longleftrightarrow \frac{1}{1-ae^{-j\omega}},\quad|a|<1$$
$$u[n]\longleftrightarrow \frac{1}{1-e^{-j\omega}}+\pi\sum_{k=-\infty}^{\infty}\delta(\omega-2\pi k)$$
$$\text{rect}_N[n]\longleftrightarrow \frac{\sin(\omega N/2)}{\sin(\omega/2)}e^{-j\omega(N-1)/2}$$

五、拉普拉斯变换（双边） 定义： $F(s)=\mathcal{L}[f(t)]=\int_{-\infty}^{\infty}f(t)e^{-st}dt$, $s=\sigma+j\omega$

- 线性： $\mathcal{L}[af(t)+bg(t)]=aF(s)+bG(s)$, ROC 至少为 $R_1\cap R_2$
- 时移： $\mathcal{L}[f(t-t_0)]=e^{-st_0}F(s)$, ROC 不变
- 频移： $\mathcal{L}[e^{-at}f(t)]=F(s+a)$, ROC: $\text{Re}(s+a)\in R$

- 尺度： $\mathcal{L}[f(at)]=\frac{1}{|a|}F(\frac{s}{a})$, ROC: $\frac{s}{a}\in R$

- 时域微分： $\mathcal{L}[f'(t)]=sF(s)$, ROC 至少为 R

- s 域微分： $\mathcal{L}[tf(t)]=-\frac{dF(s)}{ds}$, ROC: R

- 积分： $\mathcal{L}[\int_{-\infty}^tf(\tau)d\tau]=\frac{F(s)}{s}$, ROC 至少为 $R\cap\{\text{Re}(s)>0\}$

- 卷积： $\mathcal{L}[f(t)*g(t)]=F(s)G(s)$, ROC 至少为 $R_1\cap R_2$

- 初值定理： $f(0^+)=\lim_{s\rightarrow\infty}sF(s)$ （因果信号）

- 终值定理： $\lim_{t\rightarrow\infty}f(t)=\lim_{s\rightarrow 0}sF(s)$ （极点在左半平面或原点）

$\delta(t)\longleftrightarrow 1$, 全 s 平面

$u(t)\longleftrightarrow \frac{1}{s}$, $\text{Re}(s)>0$

$-u(-t)\longleftrightarrow \frac{1}{s}$, $\text{Re}(s)<0$

$e^{-at}u(t)\longleftrightarrow \frac{1}{s+a}$, $\text{Re}(s)>-a$ （右边）

$-e^{-at}u(-t)\longleftrightarrow \frac{1}{s+a}$, $\text{Re}(s)<-a$ （左边）

$te^{-at}u(t)\longleftrightarrow \frac{1}{(s+a)^2}$, $\text{Re}(s)>-a$

$-te^{-at}u(-t)\longleftrightarrow \frac{1}{(s+a)^2}$, $\text{Re}(s)<-a$

$e^{-a|t|}\longleftrightarrow \frac{2a}{s^2-a^2}$, $-a<\text{Re}(s)<a$

$t^nu(t)\longleftrightarrow \frac{n!}{s^{n+1}}$, $\text{Re}(s)>0$

$\cos(\omega_0t)u(t)\longleftrightarrow \frac{s}{s^2+\omega_0^2}$, $\text{Re}(s)>0$

$\sin(\omega_0t)u(t)\longleftrightarrow \frac{\omega_0}{s^2+\omega_0^2}$, $\text{Re}(s)>0$

$e^{-at}\cos(\omega_0t)u(t)\longleftrightarrow \frac{s+a}{(s+a)^2+\omega_0^2}$, $\text{Re}(s)>-a$

$e^{-at}\sin(\omega_0t)u(t)\longleftrightarrow \frac{\omega_0}{(s+a)^2+\omega_0^2}$, $\text{Re}(s)>-a$

六、z 变换 定义： $X(z)=\mathcal{Z}[x[n]]=\sum_{n=-\infty}^{\infty}x[n]z^{-n}$

- 线性： $\mathcal{Z}[ax[n]+by[n]]=aX(z)+bY(z)$, ROC 至少为 $R_1\cap R_2$

- 时移： $\mathcal{Z}[x[n-n_0]]=z^{-n_0}X(z)$, ROC: R （可能除去 $z=0$ 或 $z=\infty$ ）

- 尺度： $\mathcal{Z}[a^nx[n]]=X(\frac{z}{a})$, ROC: $|z/a|\in R$ 即 $|z|\in|a|R$

- z 域微分： $\mathcal{Z}[nx[n]]=-z\frac{dX(z)}{dz}$, ROC: R

- 时域卷积： $\mathcal{Z}[x[n]*y[n]]=X(z)Y(z)$, ROC 至少为 $R_1\cap R_2$

- 差分： $\mathcal{Z}[x[n]-x[n-1]]=(1-z^{-1})X(z)$, ROC 至少为 $R\cap\{z\neq 0\}$

- 累加： $\mathcal{Z}[\sum_{k=-\infty}^nx[k]]=\frac{X(z)}{1-z^{-1}}$, ROC 至少为 $R\cap\{|z|>1\}$

- 初值定理： $x[0]=\lim_{z\rightarrow\infty}X(z)$ （因果序列）

- 终值定理： $\lim_{n\rightarrow\infty}x[n]=\lim_{z\rightarrow 1}(z-1)X(z)$ （极点在单位圆内或 $z=1$ ）

$\delta[n]\longleftrightarrow 1$, 全 z 平面

$u[n]\longleftrightarrow \frac{z}{z-1}$, $|z|>1$

$-u[-n-1]\longleftrightarrow \frac{z}{z-1}$, $|z|<1$

$a^nu[n]\longleftrightarrow \frac{z}{z-a}$, $|z|>|a|$ （右边）

$-a^nu[-n-1]\longleftrightarrow \frac{z}{z-a}$, $|z|<|a|$ （左边）

$na^nu[n]\longleftrightarrow \frac{az}{(z-a)^2}$, $|z|>|a|$

$-na^nu[-n-1]\longleftrightarrow \frac{az}{(z-a)^2}$, $|z|<|a|$

$\cos(\omega_0n)u[n]\longleftrightarrow \frac{z(z-\cos\omega_0)}{z^2-2z\cos\omega_0+1}$

$\sin(\omega_0n)u[n]\longleftrightarrow \frac{z\sin\omega_0}{z^2-2z\cos\omega_0+1}$

七、连续时间 LTI 系统分析

系统函数： $H(s) = \frac{Y(s)}{X(s)} = \mathcal{L}[h(t)]$

稳定性判据：

- BIBO 稳定**: 所有极点在左半平面, 即 $\text{Re}(p_j) < 0$
- 临界稳定**: 极点在虚轴上
- 不稳定**: 至少一个极点在右半平面

频率响应： $H(j\omega) = H(s)|_{s=j\omega}$

- 幅频特性: $|H(j\omega)|$
- 相频特性: $\angle H(j\omega)$

时频特性：

无失真传输条件: $y(t) = Kx(t - t_d)$

- 幅频: $|H(j\omega)| = K$ (常数)
- 相频: $\angle H(j\omega) = -\omega t_d$ (线性相位)
- 理想: $H(j\omega) = Ke^{-j\omega t_d}$

群时延: $\tau_g(\omega) = -\frac{d\theta(\omega)}{d\omega}$

其中 $\theta(\omega) = \angle H(j\omega)$

物理意义: 窄带信号包络的时延

相时延: $\tau_p(\omega) = -\frac{\theta(\omega)}{\omega}$

物理意义: 载波的时延

关系：

- 线性相位: $\theta(\omega) = -\omega t_d$, 则 $\tau_g = \tau_p = t_d$
- 非线性相位: $\tau_g \neq \tau_p$, 产生失真

部分分式展开：

对于 $H(s) = \frac{N(s)}{D(s)}$, 若极点 p_i 为单极点:

$$H(s) = \sum_i \frac{r_i}{s - p_i} \quad \text{其中} \quad r_i = [(s - p_i)H(s)]_{s=p_i}$$

八、离散时间 LTI 系统分析

系统函数: $H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \mathcal{Z}[h[n]]$

稳定性判据：

- BIBO 稳定**: 所有极点在单位圆内, 即 $|p_j| < 1$
- 临界稳定**: 极点在单位圆上
- 不稳定**: 至少一个极点在单位圆外

频率响应: $H(e^{j\omega}) = H(z)|_{z=e^{j\omega}}$

差分方程与系统函数关系：

差分方程: $\sum_{k=0}^N a_k y[n - k] = \sum_{k=0}^M b_k x[n - k]$

系统函数: $H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{\sum_{k=0}^M b_k z^{-k}}{\sum_{k=0}^N a_k z^{-k}}$

九、因果性与稳定性

连续系统 (s 域)：

- 因果性**: $H(s)$ 是真有理函数 (分子次数 \leq 分母次数)
- 稳定性**: 收敛域包含虚轴, 所有极点 $\text{Re}(p) < 0$
- 因果稳定**: 收敛域为 $\text{Re}(s) > \sigma_0$ 且 $\sigma_0 < 0$

离散系统 (z 域)：

- 因果性**: $H(z)$ 收敛域为 $|z| > r$ (某个圆外)
- 稳定性**: 收敛域包含单位圆 $|z| = 1$, 所有极点 $|p| < 1$
- 因果稳定**: 收敛域为 $|z| > r$ 且 $r < 1$

十、系统连接

串联: $H(s) = H_1(s)H_2(s)$ 或 $H(z) = H_1(z)H_2(z)$

并联: $H(s) = H_1(s) + H_2(s)$ 或 $H(z) = H_1(z) + H_2(z)$

反馈: $H(s) = \frac{H_1(s)}{1 \pm H_1(s)H_2(s)}$ (+ 负反馈, - 正反馈)

十一、拉普拉斯与 z 变换类比

拉普拉斯变换 (连续) z 变换 (离散)

稳定: $\text{Re}(s) < 0$ 稳定: $|z| < 1$

临界稳定: 虚轴临界稳定: 单位圆

不稳定: $\text{Re}(s) > 0$ 不稳定: $|z| > 1$

映射关系: $z = e^{sT}$ 或 $s = \frac{1}{T} \ln z$

- s 左半平面 $\leftrightarrow z$ 单位圆内
- s 虚轴 $\leftrightarrow z$ 单位圆
- s 右半平面 $\leftrightarrow z$ 单位圆外
- 主频带: $-\pi/T < \omega < \pi/T$

十二、采样理论

冲激串采样：

- 采样信号: $x_p(t) = x(t)p(t) = x(t) \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t - nT)$
- 频域: $X_p(j\omega) = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X(j(\omega - k\omega_s))$, $\omega_s = \frac{2\pi}{T}$
- 频谱周期延拓, 周期为 ω_s

采样定理 (Nyquist)：

- 若 $x(t)$ 带限于 ω_M , 即 $X(j\omega) = 0, |\omega| > \omega_M$
- 采样频率 $\omega_s \geq 2\omega_M$ (Nyquist 率), 可无失真恢复
- 恢复: 理想低通滤波器 $H_r(j\omega) = \begin{cases} T, & |\omega| < \omega_c \\ 0, & |\omega| \geq \omega_c \end{cases}$
- 其中 $\omega_M < \omega_c < \omega_s - \omega_M$

零阶保持 (ZOH) 采样：

- $x_0(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(nT) \text{rect}(\frac{t - nT - T/2}{T})$
- 频域: $X_0(j\omega) = H_0(j\omega)X_p(j\omega)$
- $H_0(j\omega) = T \text{sinc}(\frac{\omega T}{2}) e^{-j\omega T/2}$

线性内插：

- $x_1(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(nT) \text{tri}(\frac{t - nT}{T})$
- 频域: $X_1(j\omega) = H_1(j\omega)X_p(j\omega)$
- $H_1(j\omega) = T \text{sinc}^2(\frac{\omega T}{2})$

离散时间处理连续信号: C/D 转换 (连续到离散)：

- 采样: $x[n] = x_c(nT)$
- 频域关系: $X(e^{j\omega}) = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X_c(j\frac{\omega - 2\pi k}{T})$

离散时间处理：

- 离散系统: $Y(e^{j\omega}) = H(e^{j\omega})X(e^{j\omega})$
- 等效连续频率: $\Omega = \omega T$

D/C 转换 (离散到连续)：

- 理想重建: $y_c(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} y[n] \frac{\sin(\pi(t - nT)/T)}{\pi(t - nT)/T}$
- 零阶保持: $y_c(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} y[n] \text{rect}(\frac{t - nT - T/2}{T})$

整体系统：

- 等效连续系统: $H_{eff}(j\Omega) = H(e^{j\Omega T}), |\Omega| < \pi/T$
- 采样频率足够高时近似连续滤波器

混叠 (Aliasing)：

- 当 $\omega_s < 2\omega_M$ 时, 频谱混叠
- 高频成分”伪装”成低频, 无法恢复
- 解决: 预滤波 (抗混叠滤波器)

注意：

- 审题
- 求单位冲激响应还是单位阶跃响应
- 注意题目中是否隐含因果性和稳定性
- 注意拉氏变换和 z 变换的收敛域 (每一步都要求)
- 求响应前注意收敛域是否存在, 若不存在用本征函数或卷积