

一、傅里叶级数

连续周期信号: $f(t) = f(t+T)$, $\omega_0 = \frac{2\pi}{T}$

三角形式: $f(t) = a_0 + \sum_{n=1}^{\infty} [a_n \cos(n\omega_0 t) + b_n \sin(n\omega_0 t)]$

指数形式: $f(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n e^{jn\omega_0 t}$, 其中

$$c_n = \frac{1}{T} \int_T f(t) e^{-jn\omega_0 t} dt$$

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

- 线性: $af(t) + bg(t) \leftrightarrow ac_n + bd_n$
- 时移: $f(t-t_0) \leftrightarrow c_n e^{-jn\omega_0 t_0}$
- 共轭对称: $f(t)$ 实 $\Rightarrow c_{-n} = c_n^*$
- 帕塞瓦尔: $\frac{1}{T} \int_T |f(t)|^2 dt = \sum_{n=-\infty}^{\infty} |c_n|^2$

二、傅里叶变换

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

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

1. 线性: $\mathcal{F}[af(t) + bg(t)] = aF(\omega) + bG(\omega)$

2. 时移: $\mathcal{F}[f(t-t_0)] = F(\omega) e^{-j\omega t_0}$

3. 频移: $\mathcal{F}[f(t)e^{j\omega_0 t}] = F(\omega - \omega_0)$

4. 尺度变换: $\mathcal{F}[f(at)] = \frac{1}{|a|} F(\frac{\omega}{a})$

5. 对称性 (对偶性): $\mathcal{F}[F(t)] = 2\pi f(-\omega)$

6. 时域微分: $\mathcal{F}\left[\frac{d^n f(t)}{dt^n}\right] = (j\omega)^n F(\omega)$ 条件: $f(-\infty) + f(\infty) = 0$

7. 频域微分: $\mathcal{F}[t^n f(t)] = j^n \frac{d^n F(\omega)}{d\omega^n}$

8. 积分性: $\mathcal{F}\left[\int_{-\infty}^t f(\tau) d\tau\right] = \frac{F(\omega)}{j\omega} + \pi F(0)\delta(\omega)$

9. 时域卷积: $\mathcal{F}[f(t) * g(t)] = F(\omega)G(\omega)$

10. 频域卷积: $\mathcal{F}[f(t)g(t)] = \frac{1}{2\pi} F(\omega) * G(\omega)$

11. 帕塞瓦尔定理: $\int_{-\infty}^{\infty} |f(t)|^2 dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |F(\omega)|^2 d\omega$

12. 能量与功率:

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

13. 共轭对称性: 若 $f(t)$ 实, 则 $F(-\omega) = F^*(\omega)$

14. 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: $f_o(t) = \frac{f(t)-f(-t)}{2j} \Leftrightarrow F_o(\omega) = j\text{Im}\{F(\omega)\}$
- 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

$$\delta(t) \longleftrightarrow 1$$

$$1 \longleftrightarrow 2\pi\delta(\omega)$$

$$e^{j\omega_0 t} \longleftrightarrow 2\pi\delta(\omega - \omega_0)$$

$$\cos(\omega_0 t) \longleftrightarrow \pi[\delta(\omega - \omega_0) + \delta(\omega + \omega_0)]$$

$$\sin(\omega_0 t) \longleftrightarrow j\pi[\delta(\omega + \omega_0) - \delta(\omega - \omega_0)]$$

$$e^{-at}u(t) \longleftrightarrow \frac{1}{a+j\omega}, \quad (a > 0)$$

$$u(t) \longleftrightarrow \pi\delta(\omega) + \frac{1}{j\omega}$$

$$\text{rect}\left(\frac{t}{\tau}\right) \longleftrightarrow \frac{\tau \sin(\omega\tau/2)}{\omega\tau/2}$$

$$\text{sinc}(t) = \frac{\sin(\pi t)}{\pi t} \longleftrightarrow \text{rect}\left(\frac{\omega}{2\pi}\right)$$

$$\text{tri}\left(\frac{t}{\tau}\right) \longleftrightarrow \frac{\tau \sin^2(\omega\tau/2)}{(\omega\tau/2)^2}$$

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t-nT) \longleftrightarrow \frac{2\pi}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - k\omega_0)$$

周期信号的傅里叶变换:

方法一 (利用傅里叶级数):

若 $f(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n e^{jn\omega_0 t}$, 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)

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

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

- 线性: $\mathcal{F}_d[ax[n] + by[n]] = aX(e^{j\omega}) + bY(e^{j\omega})$
- 时移: $\mathcal{F}_d[x[n-n_0]] = e^{-jn\omega n_0} X(e^{j\omega})$
- 频移: $\mathcal{F}_d[e^{j\omega_0 n} x[n]] = X(e^{j(\omega - \omega_0)})$
- 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 $\omega \approx (2k+1)\pi$

$$\delta[n] \longleftrightarrow 1$$

$$\delta[n-n_0] \longleftrightarrow e^{-jn\omega_0 n}$$

$$a^n u[n] \longleftrightarrow \frac{1}{1 - ae^{-j\omega}}, \quad |a| < 1$$

$$u[n] \longleftrightarrow \frac{1}{1 - e^{-j\omega}} + \pi \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - 2\pi k)$$

$$\text{rect}_N[n] \longleftrightarrow \frac{\sin(\omega N/2)}{\sin(\omega/2)} e^{-j\omega(N-1)/2}$$

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: $\mathcal{L}\left[\int_{-\infty}^t f(\tau) d\tau\right] = \frac{F(s)}{s}$, 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)

$$\delta(t) \longleftrightarrow 1, \quad \text{全 } s \text{ 平面}$$

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

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

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

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

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

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

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

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

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

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

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

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

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: $\mathcal{Z}[a^n x[n]] = X(\frac{z}{a})$, 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: $\mathcal{Z}[\sum_{k=-\infty}^n x[k]] = \frac{X(z)}{1 - z^{-1}}$, 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 $z = 1$)

$$\delta[n] \longleftrightarrow 1, \quad \text{全 } z \text{ 平面}$$

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

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

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

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

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

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

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

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

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:

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

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:

$$\bullet x_0(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(nT) \text{rect}(\frac{t-nT-T/2}{T})$$

$$\bullet \text{频域: } X_0(j\omega) = H_0(j\omega)X_p(j\omega)$$

$$\bullet H_0(j\omega) = T \text{sinc}(\frac{\omega T}{2})e^{-j\omega T/2}$$

线性内插:

$$\bullet x_1(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(nT) \text{tri}(\frac{t-nT}{T})$$

$$\bullet \text{频域: } X_1(j\omega) = H_1(j\omega)X_p(j\omega)$$

$$\bullet H_1(j\omega) = T \text{sinc}^2(\frac{\omega T}{2})$$

离散时间处理连续信号: C/D 转换 (连续到离散):

$$\bullet \text{采样: } x[n] = x_c(nT)$$

$$\bullet \text{频域关系: } X(e^{j\omega}) = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X_c(j\frac{\omega - 2\pi k}{T})$$

离散时间处理:

$$\bullet \text{离散系统: } Y(e^{j\omega}) = H(e^{j\omega})X(e^{j\omega})$$

$$\bullet \text{等效连续频率: } \Omega = \omega T$$

D/C 转换 (离散到连续):

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

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

整体系统:

$$\bullet \text{等效连续系统: } H_{eff}(j\Omega) = H(e^{j\Omega T}), |\Omega| < \pi/T$$

• 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