

信号与系统课程笔记：Lecture 18-19

授课教师：秦雨潇

笔记记录：李梦薇

2023 年 11 月 15 日（第十一周，周三）

1 复习

(1) Shannon-Nyquist 采样定理： $f_s > 2B_\omega$

(2) 频谱混叠：“Aliasing”

(3) $f(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} f[t_0] \text{Sa}[\frac{\omega_s}{2}(t - t_0)]$, $t_0 = nT_s$ “若干 $\text{Sa}(\cdot)$ 信号叠加”

2 回顾傅里叶变换（Fourier Transform, FT）

FT 存在的条件（充分条件）：Dirichlet 条件

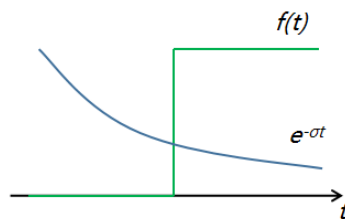
(1) 绝对可积： $\int_{\mathbb{R}} |f(t)| dt < +\infty$

(2) 在任意区间 $[a, b]$ 内， $f(t)$ 只有有限多个“第一类间断点”

(3) 在任意区间 $[a, b]$ 内， $f(t)$ 只有有限多个极大值/极小值

3 拉普拉斯变换（Laplace Transform, LT）

3.1 LT 定义



思路： $f(t) \cdot e^{-\sigma t} \cdot U(t)$ 满足 Dirichlet 条件后，可以对其进行 FT。

$$\begin{aligned} F(\omega) &= \int_{\mathbb{R}} f(t) e^{-\sigma t} U(t) e^{-j\omega t} dt \\ &= \int_0^{+\infty} f(t) e^{-(\sigma + j\omega)t} dt \\ &\stackrel{s=\sigma+j\omega}{=} \int_0^{+\infty} f(t) e^{-st} dt \end{aligned}$$

综上, LT 定义: $F(s) = \int_0^{+\infty} f(t)e^{-st}dt$ “单边 LT” (无特殊说明, 均默认为单边 LT)

3.2 逆变换定义

$$\begin{aligned}
 f(t)e^{-\sigma t}U(t) &= \frac{1}{2\pi} \int_{\mathbb{R}} F(s)e^{-j\omega t}d\omega \\
 f(t) &= \frac{1}{2\pi} \int_{\mathbb{R}} F(s)e^{-j\omega t}d\omega \cdot e^{\sigma t} \cdot U(t) \\
 &= \frac{1}{2\pi} \int_{\mathbb{R}} F(s)e^{(\sigma+j\omega)t}d\omega \cdot U(t) \\
 &\stackrel{s=\sigma+j\omega}{=} \frac{1}{2\pi} \int_{\mathbb{R}} F(s)e^{st}d\omega \cdot U(t) \\
 &\stackrel{ds=j d\omega}{=} \frac{1}{2\pi j} \int_{\mathbb{R}} F(s)e^{st}ds \cdot U(t) \\
 &\stackrel{\omega \in (-\infty, +\infty) \rightarrow s \in (\sigma-j\infty, \sigma+j\infty)}{=} \frac{1}{2\pi j} \int_{\sigma-j\infty}^{\sigma+j\infty} F(s)e^{st}ds
 \end{aligned}$$

综上, 逆变换定义: $f(t) = \frac{1}{2\pi j} \int_{\sigma-j\infty}^{\sigma+j\infty} F(s)e^{st}ds, t \geq 0$

3.3 说明

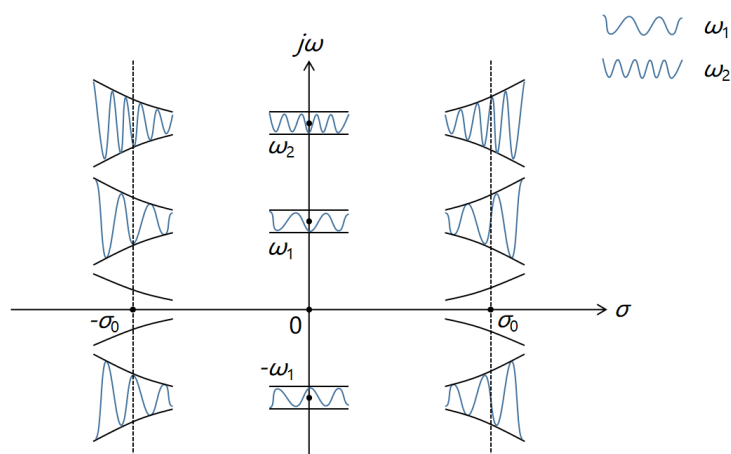
“s 域” “s domain”

$$F(s) = \mathcal{L}\{f(t)\} \quad f(t) = \mathcal{L}^{-1}\{F(s)\}$$

4 LT vs FT

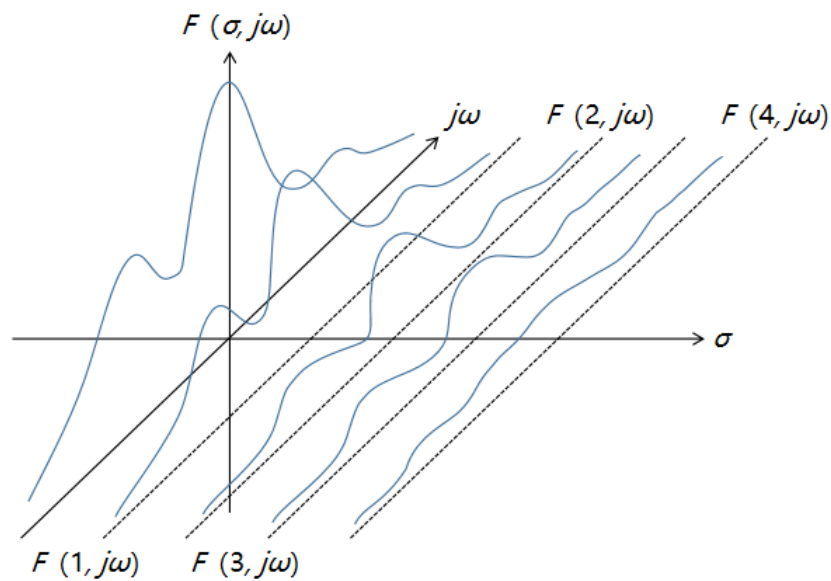
相同: 其本质依然是把信号分解为一系列正交函数集。

正交基: $e^{-st} = e^{-\sigma t} \cdot e^{-j\omega t}$ vs $e^{-j\omega t}$ “ \approx ” $\int_{\mathbb{R}} e^{j\omega_1 t} e^{-j\omega_2 t} dt = 0$



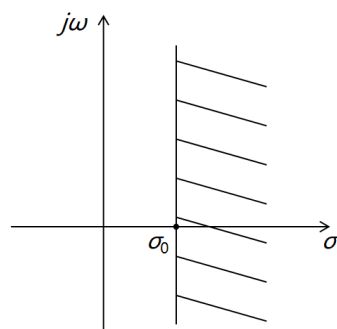
LT 本质是 FT 的拓展, 因此, 两者应该性质相似、相通。

5 $F(\sigma, j\omega)$ 示意图



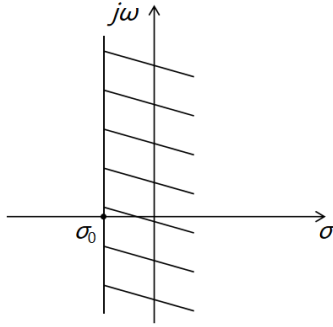
6 收敛域

例: $f(t) = e^{2t} \cdot e^{-\sigma t} \cdot U(t)$ 只有当 $\sigma > 2$ 时, LT “才有意义”。
 $\lim_{t \rightarrow +\infty} f(t)e^{-\sigma t} = 0$, 所有满足上述条件的 $\sigma > \sigma_0$ 称之为收敛域。



- (1) 收敛域一定是向“右边”扩展。
- (2) 收敛域边界是垂直于 σ 轴的直线。

7 FT 与 LT 之间的联系



(1) 当 $\sigma_0 < 0$ 时, $F(\omega) = F(s)|_{\sigma=0}$

(2) 当 $\sigma_0 > 0$ 时, $F(\omega)$ 不存在

(3) 当 $\sigma_0 = 0$ 时, $F(\omega) = \lim_{\sigma \rightarrow 0} F(s) \equiv \text{广义 FT}$

综上, 只有当 $\sigma > \sigma_0$ 时, $F(s)$ 才有数值解。

8 LT 求解的例题

(1) $f(t) = e^{-\alpha t}$, $\alpha > 0$

$$\begin{aligned} F(s) &= \int_0^{+\infty} e^{-\alpha t} e^{-st} dt \\ &= \int_0^{+\infty} e^{-(\alpha+s)t} dt \\ &= \frac{1}{s+\alpha} \end{aligned}$$

因此, $e^{-\alpha t} \xLeftrightarrow{\mathcal{L}} \frac{1}{s+\alpha}$

$$F(\omega) = \frac{1}{s+\alpha} \Big|_{\alpha=0} = \frac{1}{\sigma+j\omega}$$

(2) $f(t) = U(t)$

$$F(s) = \frac{1}{s}$$

$$\begin{aligned} F(\omega) &= \lim_{\sigma \rightarrow 0} \frac{1}{s} \\ &= \lim_{\sigma \rightarrow 0} \frac{1}{\sigma + j\omega} \\ &= \lim_{\sigma \rightarrow 0} \frac{\sigma - j\omega}{\sigma^2 + \omega^2} \\ &= \lim_{\sigma \rightarrow 0} \frac{\sigma}{\sigma^2 + \omega^2} - \lim_{\sigma \rightarrow 0} \frac{j\omega}{\sigma^2 + \omega^2} \\ &= \pi\delta(\omega) + \frac{1}{j\omega} \end{aligned}$$

9 几种常见的 LT

时域	s 域
$\delta(t)$	1
$U(t)$	$\frac{1}{s}$
1	$\frac{1}{s}$
$e^{\alpha t}$	$\frac{1}{s-\alpha}$
$\sin(\omega_0 t)$	$\frac{\omega_0}{s^2+\omega_0^2}$
$\cos(\omega_0 t)$	$\frac{s}{s^2+\omega_0^2}$
$\sum_{n=0}^{+\infty} f_0(t-nT_s)$	$\frac{1}{1-e^{-sT}} \int_0^T f_0(t)e^{-st}dt = \frac{1}{1-e^{-sT}} F_0(s)$
$\sum_{n=0}^{+\infty} \delta(t-nT_s)$	$\frac{1}{1-e^{-sT}}$