

# 信号与系统课程笔记：Lecture 19-20

授课教师：秦雨潇

笔记记录：李梦薇

2023 年 11 月 17 日（第十一周，周五）

## 1 复习

(1) LT 与 FT 的本质相同  $f(t)e^{-\sigma t}U(t)$

(2) LT 是 FT 的拓展  $\omega \rightarrow s = \sigma + j\omega$

(3)  $F(s) = \int_0^{+\infty} f(t)e^{-st}dt, t \geq 0$   
 $f(t) = \int_{\sigma-j\infty}^{\sigma+j\infty} F(s)e^{st}ds, t \geq 0$

## 2 拉普拉斯变换（Laplace Transform, LT）的性质

(1)（相同）线性：if  $f_1(t) \Rightarrow F_1(s), f_2(t) \Rightarrow F_2(s)$

than  $Af_1(t) + Bf_2(t) \Rightarrow AF_1(s) + BF_2(s)$

$f_1(t) : \sigma > \sigma_1, f_2(t) : \sigma > \sigma_2$ , 则  $\sigma > \max(\sigma_1, \sigma_2)$

(2)（相同）尺度变换：if  $f(t) \Rightarrow F(s)$

than  $f(\alpha t) \Rightarrow \frac{1}{\alpha}F(\frac{s}{\alpha}), \sigma > \alpha\sigma_0$

(3)（相似）时移：  $f(t - t_0) \Rightarrow e^{-st_0}F(s), t_0 \geq 0$

(4)（相同）复频移：  $f(t)e^{st_0} \Rightarrow F(s - s_0), \sigma \geq \sigma_0$ （原来的）+  $\sigma_0$ （对应  $s_0$ ）

(5) ★（相似）时域微分：  $f'(t) \Rightarrow sF(s) - f(0^-)$

证明：  $\int_0^{+\infty} \frac{d}{dt}f(t) \cdot e^{-st}dt$

$$\begin{aligned} &= \int_0^{+\infty} \left\{ \frac{d}{dt}[f(t) \cdot e^{-st}] + sf(t)e^{-st} \right\} dt \\ &= \int_0^{+\infty} \frac{d}{dt}[f(t) \cdot e^{-st}] dt + s \int_0^{+\infty} f(t)e^{-st} dt \\ &= f(t)e^{-st} \Big|_0^{+\infty} + sF(s) \\ &= 0 - f(0^-) + sF(s) \\ &= sF(s) - f(0^-) \end{aligned}$$

扩展：求  $f''(t)$

令  $g(t) = f'(t)$ , 则求  $g'(t)$  的 LT

$g'(t) = sG(s) - f'(0^-)$ , 其中  $G(s) = \mathcal{L}\{f'(t)\} = sF(s) - f(0^-)$

因此,  $f''(t) = s^2F(s) - sf(0^-) - f'(0^-)$

总结:  $f^n(t) = s^nF(s) - s^{n-1}f(0^-) - s^{n-2}f'(0^-) - \dots - sf^{n-2}(0^-) - f^{n-1}(0^-)$

(6) 时域积分:  $\int_{0^-}^t f(\tau)d\tau \rightleftharpoons \frac{1}{s}F(s)$

$$\int_{-\infty}^t f(\tau)d\tau \rightleftharpoons \frac{1}{s}F(s) + \frac{1}{s}f^{-1}(0^-)$$

(7) s 域微分:  $(-t)^n f(t) \rightleftharpoons \frac{d^n F(s)}{ds^n}$

(8) s 域积分:  $\frac{f(t)}{t} \rightleftharpoons \int_s^{+\infty} F(\lambda)d\lambda$

(9) (相同) 卷积:  $f_1(t) * f_2(t) \rightleftharpoons F_1(s)F_2(s)$ ,  $\sigma > \max(\sigma_1, \sigma_2)$

注意:  $[f_1(t)U(t)] * [f_2(t)U(t)]$  即  $f_1(t), f_2(t)$  为因果信号。

(10) 对称性: 没有这个性质!

(11) 初值, 终值定理:  $\lim_{s \rightarrow 0} sF(s) = f(+\infty)$ ,  $\lim_{s \rightarrow +\infty} sF(s) = f(0^+)$

证明:  $f'(t) = sF(s) - f(0^-)$

$$\begin{aligned} &= \int_{0^-}^{+\infty} \frac{d}{dt} f(t) e^{-st} dt \\ &= \int_{0^-}^{0^+} \frac{d}{dt} f(t) e^{-st} dt + \int_{0^+}^{+\infty} \frac{d}{dt} f(t) e^{-st} dt \\ &\stackrel{s \rightarrow +\infty}{=} f(0^+) - f(0^-) + 0 - 0 \\ &= f(0^+) - f(0^-) \end{aligned}$$

因此  $sF(s) - f(0^-) = f(0^+) - f(0^-)$

则  $sF(s) = f(0^+)$ ,  $(s \rightarrow +\infty)$

(12) Bonus (1):  $\int_{-\infty}^{+\infty} f(t)dt = F(0)$

(13) Bonus (2):  $\int_{\mathbb{R}} \text{sinc}(x)dx = 1$ ,  $\int_{\mathbb{R}} |\text{sinc}(x)|dx = +\infty$

### 3 例题

(1)  $y''(t) + 5y'(t) + 4y(t) = 0$ ,  $y(0^-) = 2$ ,  $y'(0^-) = -5$ , 求解系统。

第一步: LT

$$s^2Y(s) - sy(0^-) - y'(0^-) + 5[sY(s) - y(0^-)] + 4Y(s) = 0$$

$$(s^2 + 5s + 4)Y(s) - (s + 5)y(0^-) - y'(0^-) = 0$$

$$(s^2 + 5s + 4)Y(s) - (2s + 5) = 0$$

$$Y(s) = \frac{2s + 5}{s^2 + 5s + 4}$$

第二步: Inverse LT

$$\begin{aligned}
y(t) &= \mathcal{L}^{-1}\{Y(s)\} \\
&= \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{2s+5}{s^2+5s+4}\right\} \\
&= \mathcal{L}^{-1}\left\{k_1\frac{1}{s+1} + k_2\frac{1}{s+4}\right\} \\
&= k_1e^{-t} + k_2e^{-4t}
\end{aligned}$$

(2)  $y''(t) + 5y'(t) + 4y(t) = U(t)$ ,  $y(0^-) = 2$ ,  $y'(0^-) = -5$ , 求解系统。

第一步：LT

$$\begin{aligned}
s^2Y(s) - sy(0^-) - y'(0^-) + 5[sY(s) - y(0^-)] + 4Y(s) &= \frac{1}{s} \\
(s^2 + 5s + 4)Y(s) - (2s + 5) &= \frac{1}{s} \\
(s^3 + 5s^2 + 4s)Y(s) - (2s^2 + 5s) &= 1 \\
Y(s) &= \frac{2s^2 + 5s + 1}{s^3 + 5s^2 + 4s}
\end{aligned}$$

第二步：Inverse LT

$$\begin{aligned}
y(t) &= \mathcal{L}^{-1}\{Y(s)\} \\
&= \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{2s^2 + 5s + 1}{s^3 + 5s^2 + 4s}\right\} \\
&= \mathcal{L}^{-1}\left\{\sum_{i=1}^3 \frac{q_i}{s + p_i}\right\} \\
&= \sum_{i=1}^3 q_i e^{-p_i t}
\end{aligned}$$

(3)  $y''(t) + 5y'(t) + 6y(t) = 2f'(t) + 6f(t)$ ,  $y(0^-) = 1$ ,  $y'(0^-) = -1$ ,  $f(t) = 5\cos(t)U(t)$ , 求完全响应。

第一步：LT

$$\begin{aligned}
Y(s) &= \frac{s^2y(0^-) + y'(0^-) + sy(0^-)}{s^2 + 5s + 6} + \frac{2(s+3)}{s^2 + 5s + 6}F(s) \\
&= \frac{k_1}{s+2} + \frac{k_2}{s+3} + \frac{k_3}{s+2} + \frac{k_4}{s+1}
\end{aligned}$$

其中：第一项  $\frac{s^2y(0^-) + y'(0^-) + sy(0^-)}{s^2 + 5s + 6}$  为“零输入响应”项；

第二项  $\frac{2(s+3)}{s^2 + 5s + 6}F(s)$  为“零状态响应”项；

第一项和第二项分母  $s^2 + 5s + 6$  为“系统”；

第一项分子  $s^2y(0^-) + y'(0^-) + sy(0^-)$  为“初始条件”；

第二项分子  $2(s+3)F(s)$  为“激励”。

第二步：Inverse LT

$$\mathcal{L}^{-1}\{Y(s)\} = [k_1e^{-2t} + k_2e^{-3t} + k_3e^{-2t} + k_4\cos(t - \varphi_4)]U(t)$$

其中：前两项  $k_1e^{-2t} + k_2e^{-3t}$  为“零输入”；

后两项  $k_3e^{-2t} + k_4\cos(t - \varphi_4)$  为“零状态”。

或者：前三项  $k_1 e^{-2t} + k_2 e^{-3t} + k_3 e^{-2t}$  为“暂态分量”；  
最后一项  $k_4 \cos(t - \varphi_4)$  为“稳态分量”。