

§ 4.3 拉普拉斯变换的基本性质

以下性质均适用于单边拉普拉斯变换

1. 线性性质

设: $f(t) \leftrightarrow F(s) \quad \sigma > \sigma_0$

$$a f_1(t) \pm b f_2(t) \leftrightarrow a F_1(s) \pm b F_2(s)$$

$F_1(s)$ 和 $F_2(s)$ ROC的交集

但是, 若出现零极点抵消现象, 则其ROC可能扩大。

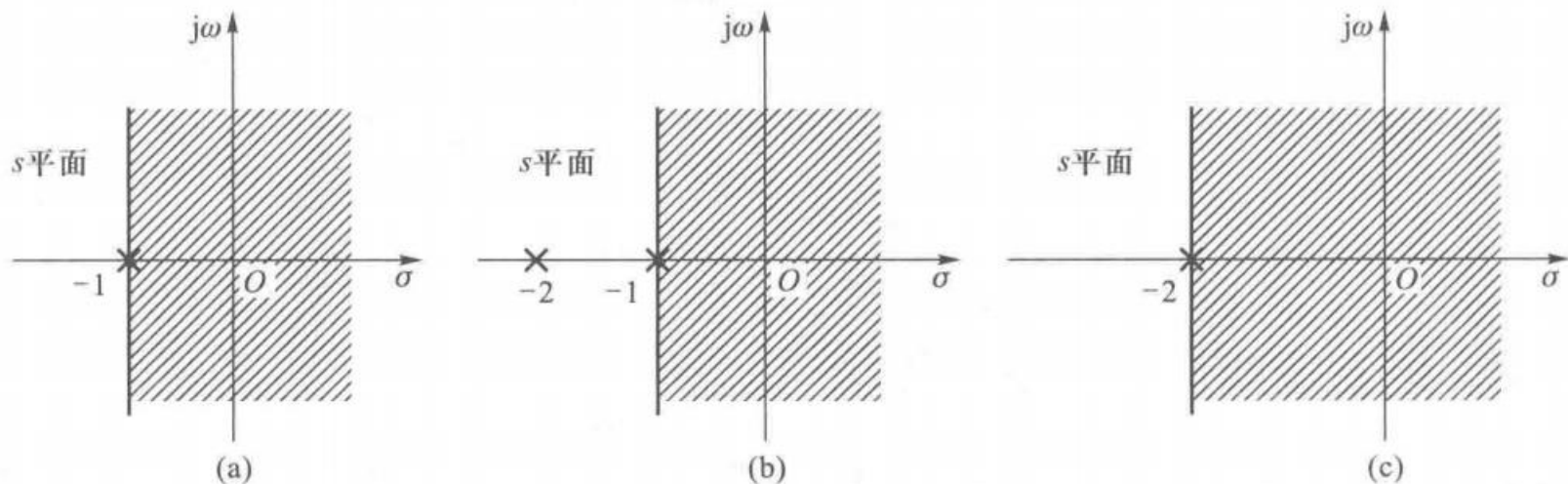
例4-2 推演见下一页

例 4-2 设 $x(t) = x_1(t) - x_2(t)$, 其像函数为 $X_1(s) = \frac{1}{s+1}$ ($\sigma > -1$), $X_2(s) =$

$\frac{1}{(s+1)(s+2)}$ ($\sigma > -1$), 试求 $X(s)$, 并确定其收敛域。

$$\text{解: } X(s) = X_1(s) - X_2(s) = \frac{1}{s+1} - \frac{1}{(s+1)(s+2)} = \frac{s+1}{(s+1)(s+2)} = \frac{1}{s+2} \quad (\sigma > -2)$$

在 $x_1(t)$ 与 $x_2(t)$ 的线性组合中, $s = -1$ 的极点被 $s = -1$ 的零点所抵消, 从而 $X(s)$ 的收敛域大于 $X_1(s)$ 和 $X_2(s)$ 收敛域的交集, 如图 4-5 所示。



2. 尺度变换

$$f(at) \leftrightarrow \frac{1}{a} F\left(\frac{s}{a}\right) \quad (a > 0)$$

证明: $L[f(at)] = \int_0^{\infty} f(at) e^{-st} dt$ $\tau = at$ $\frac{1}{a} \int_0^{\infty} f(\tau) e^{-\left(\frac{s}{a}\right)\tau} d\tau$

$$= \frac{1}{a} F\left(\frac{s}{a}\right) \quad \text{其} ROC \text{为} \operatorname{Re}\left[\frac{s}{a}\right] > \sigma_0, \text{即} \sigma > a\sigma_0$$

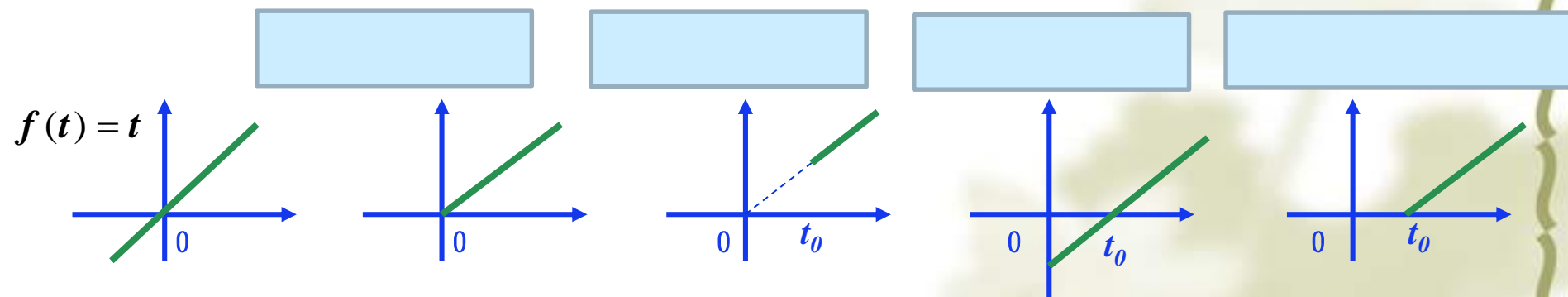
3. 时移性质

即 只适合右移信号

$$f(t - t_0)u(t - t_0) \leftrightarrow e^{-st_0} F(s) \quad \sigma > \sigma_0, \quad t_0 > 0$$

证明: $\mathcal{L}[f(t - t_0)u(t - t_0)] = \int_{t_0}^{\infty} f(t - t_0)e^{-st} dt$

$$\underline{\underline{\tau = t - t_0}} \int_0^{\infty} f(\tau)e^{-st_0}e^{-s\tau} d\tau = \mathbf{e^{-st_0} F(s)}$$



补充例 已知 $f(t)\varepsilon(t) \leftrightarrow F(s)$, $f_1(t) = f(at - b)\varepsilon(at - b)$,
 $a > 0, b > 0$, 求 $f_1(t)$ 的象函数。

解 因为

$$\mathcal{L}[f(t)\varepsilon(t)] = F(s) \quad \text{Re}[s] > \sigma_0$$

根据尺度变换性质, 则

$$\mathcal{L}[f(at)\varepsilon(at)] = \frac{1}{a}F\left(\frac{s}{a}\right) \quad \text{Re}[s] > a\sigma_0$$

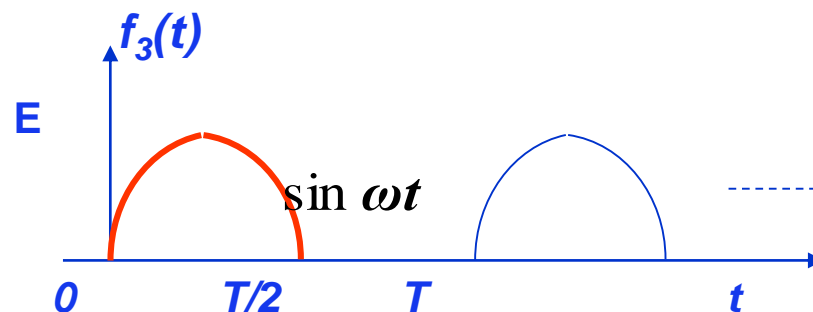
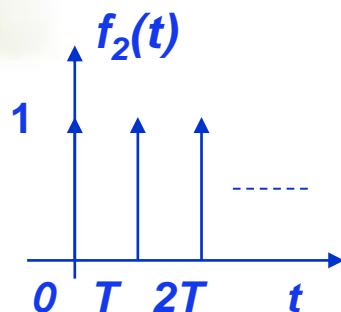
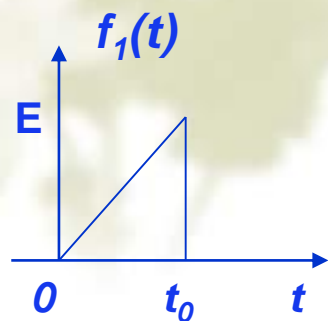
$f_1(t)$ 又可以表示为

$$f_1(t) = f\left[a\left(t - \frac{b}{a}\right)\right]\varepsilon\left[a\left(t - \frac{b}{a}\right)\right]$$

根据时移性质, 则

$$F_1(s) = \mathcal{L}[f_1(t)] = \frac{1}{a}F\left(\frac{s}{a}\right)e^{-\frac{b}{a}s} \quad \text{Re}[s] > a\sigma_0$$

例 4-3：求下列信号的 L T



解： $f_1(t) = \frac{E}{t_0} t[u(t) - u(t - t_0)] = \frac{E}{t_0} [tu(t) - tu(t - t_0)]$

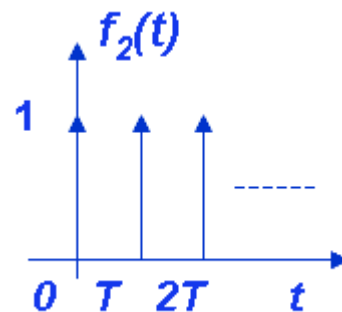
$$= \frac{E}{t_0} [tu(t) \quad]$$

$$F_1(s) = \frac{E}{t_0} \left(\frac{1}{s^2} - \frac{1}{s^2} e^{-st_0} - t_0 \frac{1}{s} e^{-st_0} \right)$$

$$t^n u(t) \leftrightarrow \frac{n!}{s^{n+1}}$$

$$f_2(t) = \delta(t) + \delta(t - T) + \delta(t - 2T) + \dots$$

$$F_2(s) = 1 + e^{-sT} + e^{-2sT} + \dots = \frac{1}{1 - e^{-sT}} \quad \sigma > 0$$



(公比小于1)

求有始周期函数的LT方法:

有始周期函数: $t > 0$ 时函数呈现周期性, 且 $t < 0$ 范围内函数为零。

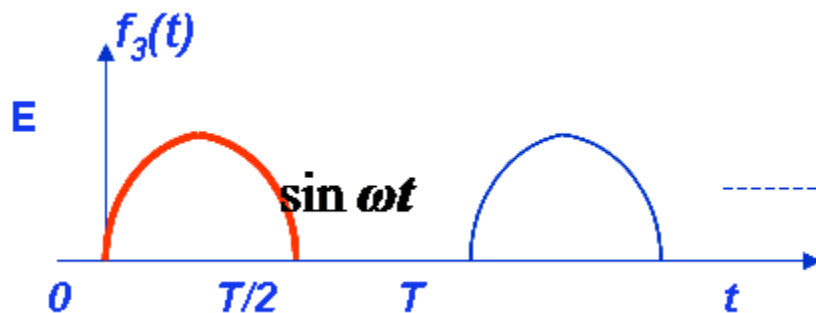
令一个周期内的函数为 $f_0(t)$, 则

重要方法

$$f(t) = f_0(t)u(t) + f_0(t - T)u(t - T) + f_0(t - 2T)u(t - 2T) + \dots$$

若 $f_0(t) \leftrightarrow F_0(s)$, 则 $f(t)$ 的LT为:

$$F(s) = F_0(s) + F_0(s)e^{-sT} + F_0(s)e^{-2sT} + \dots = \frac{F_0(s)}{1 - e^{-sT}} \quad \sigma > 0$$



$$f_3(t) = f_{30}(t)u(t) + f_{30}(t-T)u(t-T) + \dots$$

$$\text{其中: } f_{30}(t) = \sin \omega t u(t) + \sin \omega(t - \frac{T}{2})u(t - \frac{T}{2})$$

$$\leftrightarrow \frac{\omega}{s^2 + \omega^2} (1 + e^{-\frac{sT}{2}})$$

$$\therefore F_3(s) = F_{30}(s) \frac{1}{1 - e^{-sT}} = \frac{\omega}{s^2 + \omega^2} \cdot \frac{1}{1 - e^{-sT/2}} \quad \sigma > 0$$

补充例 $f_1(t) = e^{-2(t-1)}\epsilon(t-1)$, $f_2(t) = e^{-2(t-1)}\epsilon(t)$, 求 $f_1(t) + f_2(t)$ 的象函数。

解 因为

$$e^{-2t}\epsilon(t) \longleftrightarrow \frac{1}{s+2} \quad \text{Re}[s] > -2$$

故根据时移性质, 得

$$F_1(s) = \mathcal{L}[e^{-2(t-1)}\epsilon(t-1)] = \frac{e^{-s}}{s+2} \quad \text{Re}[s] > -2$$

因为 $f_2(t)$ 又可以表示为

$$f_2(t) = e^{-2(t-1)}\epsilon(t) = e^2 e^{-2t}\epsilon(t)$$

所以根据线性, 得

$$F_2(s) = \frac{e^2}{s+2} \quad \text{Re}[s] > -2$$

$$\mathcal{L}[f_1(t) + f_2(t)] = F_1(s) + F_2(s) = \frac{e^2 + e^{-s}}{s+2} \quad \text{Re}[s] > -2$$

4、复频移性质 $f(t)e^{s_b t} \leftrightarrow$

例 $f(t) = e^{-\alpha t} \cos(\omega_0 t) \varepsilon(t)$, α 为实数. 求 $f(t)$ 的象函数.

解 令 $s_0 = -\alpha$, 则 $f(t)$ 可以表示为

$$f(t) = e^{s_0 t} \cos(\omega_0 t) \varepsilon(t)$$

由于

$$\cos(\omega_0 t) \varepsilon(t) \longleftrightarrow \frac{s}{s^2 + \omega_0^2} \quad \operatorname{Re}[s] > 0$$

根据复频移性质, 得

$$F(s) = \mathcal{L}[f(t)] = \frac{s - s_0}{(s - s_0)^2 + \omega_0^2} = \frac{s + \alpha}{(s + \alpha)^2 + \omega_0^2} \quad \operatorname{Re}[s] > -\alpha$$

5、时域微分性质

应用公式: $\int_a^b u dv = [uv]_a^b - \int_a^b v du$

如果 $f(t) \leftrightarrow F(s), \operatorname{Re}[s] > \sigma_0$

证明: 则 $\frac{df(t)}{dt} \leftrightarrow sF(s) - f(0_-) \quad \operatorname{Re}[s] > \sigma_0$

$$\mathcal{L}\left[\frac{df(t)}{dt}\right] = \int_{0_-}^{\infty} \frac{df(t)}{dt} e^{-st} dt = f(t)e^{-st} \Big|_{0_-}^{\infty} + s \int_{0_-}^{\infty} f(t)e^{-st} dt = sF(s) - f(0_-)$$

$$\begin{aligned} \mathcal{L}\left[\frac{d^2 f(t)}{dt^2}\right] &= \mathcal{L}\left[\frac{df'(t)}{dt}\right] \leftrightarrow s\mathcal{L}[f'(t)] - f'(0_-) \\ &= s^2 F(s) - sf(0_-) - f'(0_-) \end{aligned}$$

$$f^{(n)}(t) \leftrightarrow s^n F(s) - s^{n-1} f(0_-) - \dots - f^{(n-1)}(0_-)$$

If, $t < 0, f(t) = 0,$

$$f'(t) \leftrightarrow sF(s), f^{(n)}(t) \leftrightarrow s^n F(s)$$

例 $f_1(t) = \frac{d}{dt}[e^{-2t}\varepsilon(t)]$, $f_2(t) = \left(\frac{d}{dt}e^{-2t}\right)\varepsilon(t)$,
求 $f_1(t)$ 和 $f_2(t)$ 的单边拉氏变换。

解 (1) 方法I: 求 $f_1(t)$ 的单边拉氏变换。由于

$$f_1(t) = \frac{d}{dt}[e^{-2t}\varepsilon(t)] = \delta(t) - 2e^{-2t}\varepsilon(t)$$

故根据线性得

$$F_1(s) = L[f_1(t)] = 1 - \frac{2}{s+2} = \frac{s}{s+2} \quad \text{Re}(s) > -2$$

方法II: 若应用时域微分性质求解, 则有

$$F_1(s) = sL[e^{-2t}\varepsilon(t)] - e^{-2t}\varepsilon(t)\Big|_{t=0^-} = \frac{s}{s+2} \quad \text{Re}(s) > -2$$

(2) 求 $f_2(t)$ 的单边拉氏变换。由于

$$f_2(t) = \left(\frac{d}{dt} e^{-2t} \right) \varepsilon(t) = -2e^{-2t} \varepsilon(t)$$

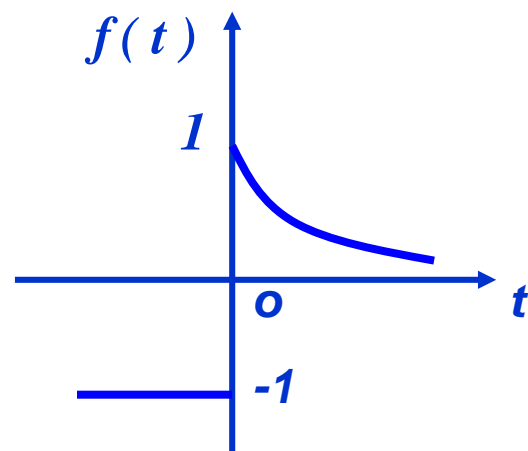
因此得

$$F_2(s) = L[f_2(t)] = \frac{-2}{s+2} \quad \text{Re}(s) > -2$$

例4-4(部分):

$$\text{已知: } f(t) = \begin{cases} e^{-at} & t > 0 \\ -1 & t < 0 \end{cases}$$

试求 $f'(t)$ 的单边 LT 。



解1:
$$f'(t) = 2\delta(t) - ae^{-at}u(t) \leftrightarrow 2 - \frac{a}{s+a} = \frac{2s+a}{s+a}$$

解2:
$$f'(t) \leftrightarrow sF(s) - f(0_-) = \frac{s}{s+a} + 1 = \frac{2s+a}{s+a}$$

$$\text{Re}(s) > -a$$

时域微分后象函数乘以 s 有可能消去极点, 因此收敛域可能扩大。

6、时域积分特性

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

证明:

$$\begin{aligned} \mathcal{L}\left[\int_{-\infty}^t f(\tau) d\tau\right] &= \mathcal{L}\left[\int_{-\infty}^0 f(\tau) d\tau + \int_0^t f(\tau) d\tau\right] \\ &= \frac{f^{(-1)}(0_-)}{s} + \int_0^\infty \int_0^t f(\tau) d\tau e^{-st} dt = \frac{f^{(-1)}(0_-)}{s} - \frac{1}{s} \int_0^\infty \int_0^t f(\tau) d\tau de^{-st} \\ &= \frac{f^{(-1)}(0_-)}{s} - \frac{1}{s} e^{-st} \int_0^t f(\tau) d\tau \Big|_0^\infty + \frac{1}{s} \int_0^\infty f(t) e^{-st} dt \\ &= \frac{f^{(-1)}(0_-)}{s} + \frac{F(s)}{s} \end{aligned}$$

应用公式: $\int_a^b u dv = [uv]_a^b - \int_a^b v du$

对于因果函数:

$$\int_{-\infty}^t f(\tau) d\tau \leftrightarrow \frac{F(s)}{s} \quad \underbrace{\int_{-\infty}^t \cdots \int_{-\infty}^t}_{n} f(\tau) d\tau \leftrightarrow \frac{F(s)}{s^n}$$

7、复频域微分性质

$$-tf(t) \leftrightarrow \frac{dF(s)}{ds}$$

证明:

$$\begin{aligned}\frac{dF(s)}{ds} &= \frac{d}{ds} \int_0^{\infty} f(t)e^{-st} dt = \int_0^{\infty} f(t) \left(\frac{d}{ds} e^{-st} \right) dt \\ &= \int_0^{\infty} [-tf(t)]e^{-st} dt\end{aligned}$$

多重微分情况 $(-t)^n f(t) \leftrightarrow \frac{d^n F(s)}{ds^n}$

例 求 $f(t)=t^n\varepsilon(t)$ 的单边拉氏变换。

解 由于 $\varepsilon(t) \leftrightarrow \frac{1}{s}$, $\text{Re } [s] > 0$, 根据复频域微分公式得

$$L[(-t)\varepsilon(t)] = \frac{d}{ds} \left(\frac{1}{s} \right) = -\frac{1}{s^2} \quad \text{Re } [s] > 0$$

于是得

$$L[t\varepsilon(t)] = \frac{1}{s^2} \quad \text{Re } [s] > 0$$

由于 $t^2\varepsilon(t) = (-t) [(-t)\varepsilon(t)]$,

$$L[t^2\varepsilon(t)] = \frac{d}{ds} \left(-\frac{1}{s^2} \right) = \frac{2}{s^3} \quad \text{Re } [s] > 0$$

重复应用以上方法可以得到 $L[t^n\varepsilon(t)] = \frac{n!}{s^{n+1}} \quad \text{Re } [s] > 0$

8、卷积定理

$$\left\{ \begin{array}{l} \text{时域: } f_1(t) * f_2(t) \leftrightarrow F_1(s)F_2(s) \\ \text{复频域: } f_1(t)f_2(t) \leftrightarrow \frac{1}{j2\pi} F_1(s) * F_2(s) \end{array} \right.$$

收敛域至少是两者的公共部分

证 根据信号卷积的定义，并且 $f_1(t)$ 和 $f_2(t)$ 是因果信号，则

$$f_1(t) * f_2(t) = \int_{0^-}^{\infty} f_1(\tau) f_2(t - \tau) d\tau$$

$f_1(t) * f_2(t)$ 仍为因果信号。根据单边拉普拉斯变换的定义，得

$$\mathcal{L}[f_1(t) * f_2(t)] = \int_{0^-}^{\infty} \left[\int_{0^-}^{\infty} f_1(\tau) f_2(t - \tau) d\tau \right] e^{-st} dt$$

于是得

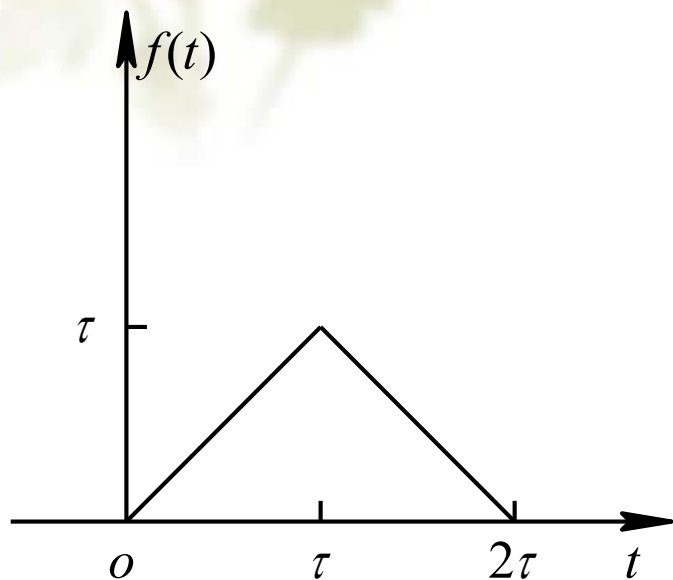
$$\begin{aligned} & \mathcal{L}[f_1(t) * f_2(t)] \\ &= \int_{0^-}^{\infty} f_1(\tau) F_2(s) e^{-s\tau} d\tau \\ &= F_2(s) \int_{0^-}^{\infty} f_1(\tau) e^{-s\tau} d\tau \\ &= F_1(s) F_2(s) \quad \text{Re}[s] > \sigma_0 \end{aligned}$$

收敛域为两者的公共部分

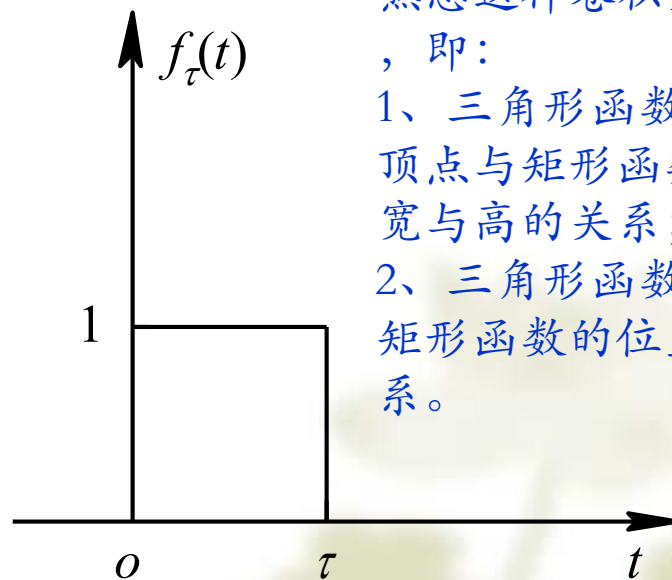
$$f_1(t) f_2(t) \leftrightarrow \frac{1}{j2\pi} F_1(s) * F_2(s)$$

同理可证

例 已知图(a)所示信号 $f(t)$ 与图(b)所示信号 $f_{\tau}(t)$ 的关系为 $f(t)=f_{\tau}(t)*f_{\tau}(t)$ ，求 $f(t)$ 的单边拉氏变换。



(a)



熟悉这种卷积关系，即：

- 1、三角形函数的顶点与矩形函数的宽与高的关系；
- 2、三角形函数与矩形函数的位置关系。

(b)

(a) $f(t)$ 的波形； (b) $f_{\tau}(t)$ 的波形

解 $f_{\tau}(t)$ 可以表示为

$$f_{\tau}(t) = \varepsilon(t) - \varepsilon(t - \tau)$$

由时移性质和线性得

$$\mathcal{L}[f_{\tau}(t)] = \mathcal{L}[\varepsilon(t)] - \mathcal{L}[\varepsilon(t - \tau)] = \frac{1 - e^{-s\tau}}{s} \quad \text{Re}[s] > -\infty$$

由于 $f_{\tau}(t)$ 是因果信号, 因此, 根据时域卷积性质得

$$\begin{aligned} F(s) &= \mathcal{L}[f(t)] = \mathcal{L}[f_{\tau}(t)] \cdot \mathcal{L}[f_{\tau}(t)] \\ &= \frac{(1 - e^{-s\tau})^2}{s^2} \quad \text{Re}[s] > -\infty \end{aligned}$$

9、初值定理

$$f(0_+) = \lim_{s \rightarrow \infty} sF(s)$$

证明： $f'(t) \leftrightarrow sF(s) - f(0_-)$

$$sF(s) - f(0_-) = \mathcal{L}[f'(t)] = \int_{0_-}^{\infty} \frac{df(t)}{dt} e^{-st} dt$$

$$= \int_{0_-}^{0_+} \frac{df(t)}{dt} e^{-st} dt + \int_{0_+}^{\infty} \frac{df(t)}{dt} e^{-st} dt$$

在区间 $(0_-, 0_+)$ 中, $e^{-st} = 1$

$$= f(0_+) - f(0_-) + \int_{0_+}^{\infty} \frac{df(t)}{dt} e^{-st} dt$$

注意：1、此处求 $t=0_+$ 时的值；2、初值定理只用于真分式

$$\lim_{s \rightarrow \infty} sF(s) = f(0_+) + \lim_{s \rightarrow \infty} \int_{0_+}^{\infty} \frac{df(t)}{dt} e^{-st} dt$$

先取极限，再积分

若 $f(t)$ 在 $t=0$ 处有冲激函数及其导函数，则

$$F(s) = c_0 + c_1 s + \cdots + F_{\text{真}}(s) \quad f(0_+) = \lim_{s \rightarrow \infty} sF_{\text{真}}(s)$$

10、终值定理

设 $f(t) \leftrightarrow F(s)$, 且 $\lim_{t \rightarrow \infty} f(t)$ 存在, 则 $f(t)$ 的终值

$$f(\infty) = \lim_{t \rightarrow \infty} f(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sF(s)$$

证明: 由初值定理: $sF(s) = f(0_+) + \int_{0_+}^{\infty} \frac{df(t)}{dt} e^{-st} dt$

$$\lim_{s \rightarrow 0} sF(s) = f(0_+) + \lim_{s \rightarrow 0} \int_{0_+}^{\infty} \frac{df(t)}{dt} e^{-st} dt$$

$$= f(0_+) + f(\infty) - f(0_+)$$

Re(s)=0 必须在收敛域以内

存在条件: $F(s)$ 的所有极点位于左半 S 平面, 或允许原点处的单阶极点。(初值、终值定理可用于验证拉氏变换的正确性)

例4-5

1、设 $F(s) = \frac{2s}{s+1}$ ($\sigma > -1$), 求 $f(0_+) = ?$

2、设 $F(s) = \frac{1}{s+a}$ ($\sigma > -a$), 求原函数 $f(t)$ 的终值。
a为实常数

解: 1、 $F(s) = \frac{2s}{s+1} = 2 - \frac{2}{s+1}$

所以 $f(0_+) = \lim_{s \rightarrow \infty} sF(s) = \lim_{s \rightarrow \infty} -\frac{2}{s+1} \cdot s = -2$

验证: $F(s) = 2 - \frac{2}{s+1} \leftrightarrow 2\delta(t) - 2e^{-t}u(t) = f(t)$

$f(0_+) = -2$

2、 $f(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} sF(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s}{s+a} = \begin{cases} 0 & a \neq 0 \\ 1 & a = 0 \end{cases}$

验证: $F(s) = \frac{1}{s+a} \leftrightarrow e^{-at}u(t) = \begin{cases} u(t), a = 0 \\ e^{-\alpha t}u(t), a > 0 \\ e^{|\alpha|t}u(t), a < 0 \end{cases} \quad f(\infty) = \begin{cases} 1, a = 0 \\ 0, a > 0 \\ \infty, a < 0 \end{cases}$

说明:

1. 利用初值定理时, 需要判断象函数 $F(s)$ 是否为真分式。

为真分式时, 可直接利用初值定理求初值 $f(0^+)$; 若为假分式, 则首先将其化为真分式然后利用初值定理求出的初值即为 $f(0^+)$ 。

2. 利用终值定理前, 先判断终值是否存在, 只有当 $F(s)$ 的所有极点均在左半平面或在原点只有一阶极点时, 其终值才存在。才可以利用终值定理求终值 $f(\infty)$ 。

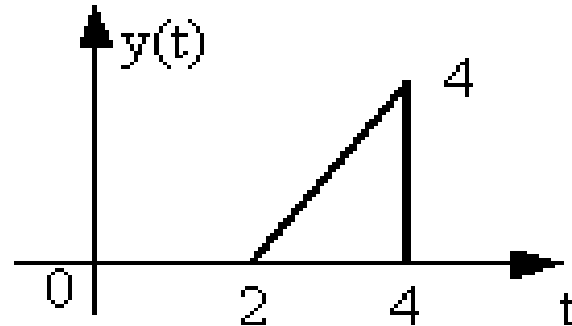
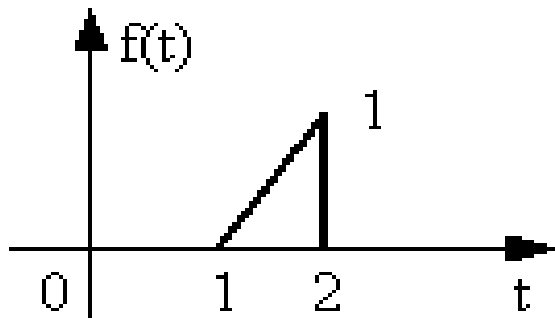
$$\text{如 } F(s) = L[u(t)] = \frac{1}{s} \quad f(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} s \frac{1}{s} = 1$$

但 $e^{at}u(t)$ [$a > 0$], $\sin \omega t u(t)$ 等却不能应用终值定理求终值。

从复频域上看, 前者因为极点在右半平面; 后者因为极点在虚轴上

从时域上看, 前者的终值为无穷大, 后者无确定终值。

思考：如图信号 $f(t)$ 的拉氏变换 $F(s) = \frac{e^{-s}}{s^2} (1 - e^{-s} - s e^{-s})$ ，
观察 $y(t)$ 与 $f(t)$ 的关系，并求 $y(t)$ 的拉氏变换 $Y(s)$



解： $y(t) = 4f(0.5t)$

$$Y(s) = 4 \times 2 F(2s)$$

$$Y(s) = \frac{8e^{-2s}}{(2s)^2} (1 - e^{-2s} - 2s e^{-2s}) = \frac{2e^{-2s}}{s^2} (1 - e^{-2s} - 2s e^{-2s})$$

表 单边拉普拉斯变换的性质

| 序号 | 性质名称 | 信 号 | 拉普拉斯变换 |
|----|-------|--|---|
| 0 | 定义 | $f(t) = \frac{1}{2\pi j} \int_{\sigma-j\infty}^{\sigma+j\infty} F(s)e^{st} ds, t \geq 0$ | $F(s) = \int_0^{\infty} f(t)e^{-st} dt, \sigma > \sigma_0$ |
| 1 | 线性 | $a_1 f_1(t) + a_2 f_2(t)$ | $a_1 F_1(s) + a_2 F_2(s), \sigma > \max(\sigma_1, \sigma_2)$ |
| 2 | 尺度变换 | $f(at), a > 0$ | $\frac{1}{a} F\left(\frac{s}{a}\right), \sigma > a\sigma_0$ |
| 3 | 时移 | $f(t-t_0)\epsilon(t-t_0), t_0 > 0$ | $e^{-s_0} F(s), \sigma > \sigma_0$ |
| 4 | 复频移 | $e^{sa} f(t)$ | $F(s-s_a), \sigma > \sigma_a + \sigma_0$ |
| 5 | 时域微分 | $f^{(1)}(t) = \frac{df(t)}{dt}$ | $sF(s) - f(0^-), \sigma > \sigma_0$ |
| | | $f^{(n)}(t) = \frac{d^n f(t)}{dt^n}$ | $s^n F(s) - \sum_{m=0}^{n-1} s^{n-1-m} f^{(m)}(0^-)$ |
| 6 | 时域积分 | $\left(\int_0^t\right)^n f(\tau) d\tau$ | $\frac{1}{s^n} F(s), \sigma > \max(\sigma_0, 0)$ |
| | | $f^{(-1)}(t) = \int_{-\infty}^t f(\tau) d\tau$ | $\frac{1}{s} F(s) + \frac{1}{s} f^{(-1)}(0^-)$ |
| | | $f^{(-n)}(t) = \left(\int_{-\infty}^t\right)^n f(\tau) d\tau$ | $\frac{1}{s^n} F(s) + \sum_{m=1}^n \frac{1}{s^{n-m+1}} f^{(-m)}(0^-)$ |
| 7 | 时域卷积 | $f_1(t) * f_2(t)$ $f_1(t), f_2(t)$ 为因果信号 | $F_1(s)F_2(s), \sigma > \max(\sigma_1, \sigma_2)$ |
| 8 | 时域相乘 | $f_1(t)f_2(t)$ | $\frac{1}{2\pi j} \int_{c-j\infty}^{c+j\infty} F_1(\lambda)F_2(s-\lambda) d\lambda$ $\sigma > \sigma_1 + \sigma_2, \sigma_1 < c < \sigma - \sigma_2$ |
| 9 | S 域微分 | $(-t)^n f(t)$ | $F^{(n)}(s), \sigma > \sigma_0$ |
| 10 | S 域积分 | $\frac{f(t)}{t}$ | $\int_s^{\infty} F(\lambda) d\lambda, \sigma > \sigma_0$ |
| 11 | 初值定理 | $f(0^+) = \lim_{s \rightarrow \infty} sF(s)$ | |
| 12 | 终值定理 | $f(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} sF(s), s=0$ 在收敛域内 | |

常用信号的单边拉普拉斯变换

| 序号 | 信 号 | 拉普拉斯变换 | 收敛域 |
|----|---|--|--------------------|
| 1 | $\delta(t)$ | 1 | $\sigma > -\infty$ |
| 2 | $\delta^{(n)}(t)$ | s^n | $\sigma > -\infty$ |
| 3 | $\varepsilon(t)$ | $\frac{1}{s}$ | $\sigma > 0$ |
| 4 | $e^{-\alpha t} \varepsilon(t)$ | $\frac{1}{s+\alpha}$ | $\sigma > -\alpha$ |
| 5 | $\sin(\omega_0 t) \varepsilon(t)$ | $\frac{\omega_0}{s^2 + \omega_0^2}$ | $\sigma > 0$ |
| 6 | $\cos(\omega_0 t) \varepsilon(t)$ | $\frac{s}{s^2 + \omega_0^2}$ | $\sigma > 0$ |
| 7 | $e^{-\alpha t} \sin(\omega_0 t) \varepsilon(t)$ | $\frac{\omega_0}{(s+\alpha)^2 + \omega_0^2}$ | $\sigma > -\alpha$ |
| 8 | $e^{-\alpha t} \cos(\omega_0 t) \varepsilon(t)$ | $\frac{s+\alpha}{(s+\alpha)^2 + \omega_0^2}$ | $\sigma > -\alpha$ |
| 9 | $\frac{1}{(n-1)!} t^{n-1} \varepsilon(t)$ | $\frac{1}{s^n}$ | $\sigma > 0$ |
| 10 | $\frac{1}{(n-1)!} t^{n-1} e^{-\alpha t} \varepsilon(t)$ | $\frac{1}{(s+\alpha)^n}$ | $\sigma > -\alpha$ |
| 11 | $\sum_{n=0}^{\infty} \delta(t - nT)$ | $\frac{1}{1 - e^{-sT}}$ | $\sigma > 0$ |