

# Introdução à disciplina e revisão da transformada de Laplace

Prof. Dr. Helói F. G. Genari  
email:heloi.genari@ufabc.edu.br

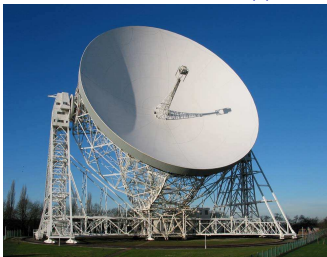
**Quadrimestre Suplementar**



(a) Câmbio CVT



(b) Veículo autônomo



(c) Telescópio

- **Sistema:** é um conjunto de objetos agrupados que se deseja controlar. O sistema pode ser normalmente dividido em subsistemas. Ex: uma aeronave, um carro, um submarino, dentre outros;
- **Planta ou processo:** é um sistema que deseja controlar. Ex: trajetória de um carro autônomo ou suspensão de um veículo (subsistema);
- **Controlador:** é um subsistema com função de controlar a planta com um desempenho definido;
- **Distúrbios:** é um sinal que afeta os sinais entre os subsistemas.

- O valor do sinal de saída não influencia a ação de controle:

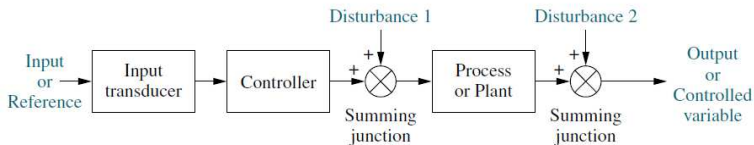


Figura: Malha aberta

- **Exemplo:** máquina de lavar roupa, semáforo, etc.

- Atua para **diminuir a diferença** entre a **saída real** e a **desejada**:

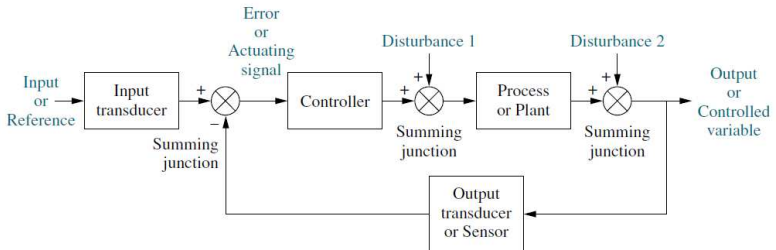


Figura: Malha fechada

- Exemplo:** braço robótico, controle de trajetória de um drone, controle de vibrações de edifício, etc.
- São **sistemas mais complexos**, porém oferecem benefícios como rejeição de distúrbios e a robustez em relação a variação nos componentes da planta.

- A transformada de Laplace será a ferramenta matemática utilizada para descrever os sistemas na maior parte do curso;
- A **transformada de Laplace** de uma função  $f(t)$  é definida como:

$$F(s) = \mathcal{L}\{f(t)\} = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t)e^{-st} dt, \text{ com } s = \sigma + j\omega$$

- A **transformada inversa** de Laplace de  $F(s)$  é definida como:

$$f(t) = \mathcal{L}^{-1}\{F(s)\} = \frac{1}{2\pi j} \int_{\sigma-j\infty}^{\sigma+j\infty} F(s)e^{st} ds$$

- A transformada inversa de Laplace dificilmente será obtida pela formula acima. Ainda nessa aula, veremos um método para realizar a transformada inversa.

- **Exponencial:**  $f(t) = \begin{cases} 0, & t < 0; \\ e^{-at}, & t \geq 0 \end{cases}$

$$F(s) = \mathcal{L}[f(t)] = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t)e^{-st} dt = \int_0^{+\infty} e^{-at} e^{-st} dt = \frac{-1}{(s+a)} e^{-st} \Big|_{t=0}^{t=\infty} = \frac{1}{s+a}$$

- **Exponencial:**  $f(t) = \begin{cases} 0, & t < 0; \\ e^{-at}, & t \geq 0 \end{cases}$

$$F(s) = \mathcal{L}[f(t)] = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t)e^{-st} dt = \int_0^{+\infty} e^{-at} e^{-st} dt = \frac{-1}{(s+a)} e^{-st} \Big|_{t=0}^{t=\infty} = \frac{1}{s+a}$$

- **Degrau unitário:**  $f(t) = \begin{cases} 0, & t < 0; \\ 1 = e^{0t}, & t \geq 0. \end{cases}$

$$F(s) = \frac{1}{s+0} = \frac{1}{s}$$



- **Exponencial:**  $f(t) = \begin{cases} 0, & t < 0; \\ e^{-at}, & t \geq 0 \end{cases}$

$$F(s) = \mathcal{L}[f(t)] = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t)e^{-st} dt = \int_0^{+\infty} e^{-at} e^{-st} dt = \frac{-1}{(s+a)} e^{-st} \Big|_{t=0}^{t=\infty} = \frac{1}{s+a}$$

- **Degrau unitário:**  $f(t) = \begin{cases} 0, & t < 0; \\ 1 = e^{0t}, & t \geq 0. \end{cases}$

$$F(s) = \frac{1}{s+0} = \frac{1}{s}$$

- **Rampa unitária:**  $f(t) = \begin{cases} 0, & t < 0; \\ t, & t \geq 0. \end{cases}$

$$F(s) = \frac{1}{s^2} \quad (\text{deduza em casa})$$

- **Parábola unitária:**  $f(t) = \begin{cases} 0, & t < 0; \\ \frac{1}{2}t^2, & t \geq 0. \end{cases}$

$$F(s) = \frac{1}{s^3} \quad (\text{deduza em casa})$$

# Tabela de algumas transformadas

$f(t)$	$F(s)$
Impulso unitário $\delta(t)$	1
Degrau unitário $1(t)$	$\frac{1}{s}$
$t$	$\frac{1}{s^2}$
$\frac{t^{n-1}}{(n-1)!} \quad (n = 1, 2, 3, \dots)$	$\frac{1}{s^n}$
$t^n \quad (n = 1, 2, 3, \dots)$	$\frac{n!}{s^{n+1}}$
$e^{-at}$	$\frac{1}{(s+a)}$
$te^{-at}$	$\frac{1}{(s+a)^2}$
$\frac{1}{(n-1)!} t^{n-1} e^{-at} \quad (n = 1, 2, 3, \dots)$	$\frac{1}{(s+a)^n}$
$t^n e^{-at} \quad (n = 1, 2, 3, \dots)$	$\frac{n!}{(s+a)^{n+1}}$
$\text{sen } \omega t$	$\frac{\omega}{s^2 + \omega^2}$
$\text{cos } \omega t$	$\frac{s}{s^2 + \omega^2}$

# Tabela de algumas transformadas

$f(t)$	$F(s)$
$e^{-at} \cos \omega t$	$\frac{s + a}{(s + a)^2 + \omega^2}$
$\frac{\omega_n}{\sqrt{1 - \zeta^2}} e^{-\zeta \omega_n t} \operatorname{sen} \omega_n \sqrt{1 - \zeta^2} t \quad (0 < \zeta < 1)$	$\frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta \omega_n s + \omega_n^2}$
$-\frac{1}{\sqrt{1 - \zeta^2}} e^{-\zeta \omega_n t} \operatorname{sen}(\omega_n \sqrt{1 - \zeta^2} t - \phi)$ $\phi = \operatorname{tg}^{-1} \frac{\sqrt{1 - \zeta^2}}{\zeta}$ $(0 < \zeta < 1, \quad 0 < \phi < \pi/2)$	$\frac{s}{s^2 + 2\zeta \omega_n s + \omega_n^2}$
$1 - \frac{1}{\sqrt{1 - \zeta^2}} e^{-\zeta \omega_n t} \operatorname{sen}(\omega_n \sqrt{1 - \zeta^2} t + \phi)$ $\phi = \operatorname{tg}^{-1} \frac{\sqrt{1 - \zeta^2}}{\zeta}$ $(0 < \zeta < 1, \quad 0 < \phi < \pi/2)$	$\frac{\omega_n^2}{s(s^2 + 2\zeta \omega_n s + \omega_n^2)}$
$1 - \cos \omega t$	$\frac{\omega^2}{s(s^2 + \omega^2)}$
$\omega t - \operatorname{sen} \omega t$	$\frac{\omega^3}{s^2(s^2 + \omega^2)}$

- A transformada de Laplace é um **operador linear**:

$$\mathcal{L}[\alpha_1 f_1(t) + \alpha_2 f_2(t)] = \alpha_1 \mathcal{L}[f_1(t)] + \alpha_2 \mathcal{L}[f_2(t)]$$

- A transformada de Laplace é um **operador linear**:

$$\mathcal{L}[\alpha_1 f_1(t) + \alpha_2 f_2(t)] = \alpha_1 \mathcal{L}[f_1(t)] + \alpha_2 \mathcal{L}[f_2(t)]$$

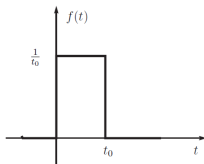
- **Diferenciação real:** se  $\mathcal{L}[f(t)] = F(s)$ , então

$$\mathcal{L}\left[\frac{df(t)}{dt}\right] = sF(s) - f(0^-)$$

$$\mathcal{L}\left[\frac{d^2 f(t)}{dt^2}\right] = s^2 F(s) - sf(0^-) - \dot{f}(0^-)$$

$\vdots$

- Definição formal do **impulso unitário**:  $\delta(t) = \lim_{t_0 \rightarrow 0} f(t)$



**Observação:**  $\mathcal{L}[\delta(t)] = 1$ , devido a diferenciação da função degrau.

- **Translação real:** seja  $F(s) = \mathcal{L}[f(t)]$ , então:

$$\mathcal{L}[f(t - T)u(t - T)] = e^{-sT}F(s)$$

- **Teorema do valor final** e do **valor inicial:** se  $F(s) = \mathcal{L}[f(t)]$  e existirem  $\mathcal{L}[\frac{df}{dt}]$ ,  $\lim_{t \rightarrow \infty} f(t)$  e  $\lim_{s \rightarrow 0} sF(s)$ , então:

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

$$\lim_{t \rightarrow 0^+} f(t) = \lim_{s \rightarrow \infty} sF(s) \text{ (Valor inicial)}$$

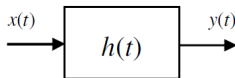
- **Convolução real:** define-se a convolução entre dois sinais  $x(t)$  e  $h(t)$  como:

$$y(t) = x(t) * h(t) = \int_0^t x(\tau)h(t - \tau)d\tau$$

Se  $\mathcal{L}[x(t)] = F(s)$  e  $\mathcal{L}[h(t)] = H(s)$ , então

$$\mathcal{L}[x(t) * h(t)] = X(s)H(s)$$

- Se a resposta impulsiva ( $h(t)$ ) de um sistema for conhecida, a **saída** do sistema será a **convolução da resposta impulsiva com a entrada** ( $x(t)$ ).



$\mathcal{L}[Af(t)] = AF(s)$
$\mathcal{L}[f_1(t) \pm f_2(t)] = F_1(s) \pm F_2(s)$
$\mathcal{L}_{\pm} \left[ \frac{d}{dt} f(t) \right] = sF(s) - f(0 \pm)$
$\mathcal{L}_{\pm} \left[ \frac{d^2}{dt^2} f(t) \right] = s^2 F(s) - sf(0 \pm) - \dot{f}(0 \pm)$
$\mathcal{L}_{\pm} \left[ \frac{d^n}{dt^n} f(t) \right] = s^n F(s) - \sum_{k=1}^n s^{n-k} f^{(k-1)}(0 \pm)$ <p>onde <math>f^{(k-1)}(t) = \frac{d^{k-1}}{dt^{k-1}} f(t)</math></p>
$\mathcal{L}_{\pm} \left[ \int f(t) dt \right] = \frac{F(s)}{s^n} + \frac{1}{s} \left[ \int f(t) dt \right]_{t=0 \pm}$
$\mathcal{L}_{\pm} \left[ \int \cdots \int f(t) (dt)^n \right] = \frac{F(s)}{s^n} + \sum_{k=1}^n \frac{1}{s^{n-k+1}} \left[ \int \cdots \int f(t) (dt)^k \right]_{t=0 \pm}$
$\mathcal{L} \left[ \int_0^t f(t) dt \right] = \frac{F(s)}{s}$

$\int_0^{\infty} f(t) dt = \lim_{s \rightarrow 0} F(s) \quad \text{se} \quad \int_0^{\infty} f(t) dt \quad \text{existe}$
$\mathcal{L}[e^{-at} f(t)] = F(s + a)$
$\mathcal{L}[f(t - \alpha) 1(t - \alpha)] = e^{-as} F(s) \quad \alpha \geq 0$
$\mathcal{L}[tf(t)] = -\frac{dF(s)}{ds}$
$\mathcal{L}[t^2 f(t)] = -\frac{d^2 F(s)}{ds^2}$
$\mathcal{L}[t^n f(t)] = (-1)^n \frac{d^n F(s)}{ds^n} \quad (n = 1, 2, 3, \dots)$
$\mathcal{L}\left[\frac{1}{t} f(t)\right] = \int_s^{\infty} F(s) ds \quad \text{se} \quad \lim_{t \rightarrow 0} \frac{1}{t} f(t) \quad \text{existe}$
$\mathcal{L}\left[f\left(\frac{1}{a}\right)\right] = aF(as)$
$\mathcal{L}\left[\int_0^t f_1(t - \tau) f_2(\tau) d\tau\right] = F_1(s) F_2(s)$
$\mathcal{L}[f(t)g(t)] = \frac{1}{2\pi j} \int_{c-j\infty}^{c+j\infty} F(p)G(s-p)dp$



# Frações parciais: transformada inversa de Laplace

- Este método se aplica quando  $X(s)$  é uma **função racional** (quociente de dois polinômios), ou seja:

$$X(s) = \frac{Q(s)}{P(s)} = \frac{c_1}{r_1(s)} + \frac{c_2}{r_2(s)} + \dots + \frac{c_n}{r_n(s)},$$

em que  $r_i(s)$  são polinômios de grau 1 ou 2.

- **Exemplo:** Calcular a transformada inversa de Laplace de

$$X(s) = \frac{s-1}{s^2(s+2)} = \frac{a}{s^2} + \frac{b}{s} + \frac{c}{(s+2)}$$

# Frações parciais: transformada inversa de Laplace

- Este método se aplica quando  $X(s)$  é uma **função racional** (quociente de dois polinômios), ou seja:

$$X(s) = \frac{Q(s)}{P(s)} = \frac{c_1}{r_1(s)} + \frac{c_2}{r_2(s)} + \dots + \frac{c_n}{r_n(s)},$$

em que  $r_i(s)$  são polinômios de grau 1 ou 2.

- Exemplo:** Calcular a transformada inversa de Laplace de

$$X(s) = \frac{s-1}{s^2(s+2)} = \frac{a}{s^2} + \frac{b}{s} + \frac{c}{(s+2)}$$

**Solução:**

$$\begin{aligned} X(s) &= \frac{a}{s^2} \frac{(s+2)}{(s+2)} + \frac{b}{s} \frac{s(s+2)}{s(s+2)} + \frac{c}{(s+2)} \frac{s^2}{s^2} \\ &= \frac{(b+c)s^2 + (a+2b)s + 2a}{s^2(s+2)} = \frac{s-1}{s^2(s+2)} \end{aligned}$$

# Frações parciais: transformada inversa de Laplace

- Este método se aplica quando  $X(s)$  é uma **função racional** (quociente de dois polinômios), ou seja:

$$X(s) = \frac{Q(s)}{P(s)} = \frac{c_1}{r_1(s)} + \frac{c_2}{r_2(s)} + \dots + \frac{c_n}{r_n(s)},$$

em que  $r_i(s)$  são polinômios de grau 1 ou 2.

- Exemplo:** Calcular a transformada inversa de Laplace de

$$X(s) = \frac{s-1}{s^2(s+2)} = \frac{a}{s^2} + \frac{b}{s} + \frac{c}{(s+2)}$$

**Solução:**

$$\begin{aligned} X(s) &= \frac{a}{s^2} \frac{(s+2)}{(s+2)} + \frac{b}{s} \frac{s(s+2)}{s(s+2)} + \frac{c}{(s+2)} \frac{s^2}{s^2} \\ &= \frac{(b+c)s^2 + (a+2b)s + 2a}{s^2(s+2)} = \frac{s-1}{s^2(s+2)} \end{aligned}$$

Comparando os polinômios termo a termo,

$$0a + b + c = 0 \quad a + 2b + 0c = 1 \quad 0a + 0b + 2a = -1,$$

em que  $a = -\frac{2}{4}$ ,  $b = \frac{3}{4}$ ,  $c = -\frac{3}{4}$ .

- A **transformada inversa** é dada por:

$$x(t) = \mathcal{L}^{-1} \left[ \frac{1}{4} \left( \frac{-2}{s^2} + \frac{3}{s} - \frac{3}{s+2} \right) \right] = \frac{1}{4} (-2t + 3 - 3e^{-2t}) u(t)$$