

5° TESINA

MECCANISMI ATTIVATORI-INIBITORI

TRASFORMATE DI LAPLACE

INDICE

1° PARTE –

Premessa

2° PARTE –

Risoluzione del sistema con le Trasformate di Laplace del ‘Caso 1’

3° PARTE -

Risoluzione del sistema con le Trasformate di Laplace del ‘Caso 2’

4° PARTE -

Risoluzione del sistema con le Trasformate di Laplace del ‘Caso 2’
con inserito il segnale e con entrambe le condizioni iniziali pari a zero.

5° PARTE -

Risoluzione del sistema con le Trasformate di Laplace del ‘Caso 2’
con inserito il segnale e con entrambe le condizioni iniziali pari a 1.

PARTE PRIMA

Con le trasformate di Laplace possiamo trattare il problema della risoluzione delle equazioni differenziali lineari, risolvendole in uno spazio in cui la loro complessità risulta minore.

Una funzione $f(t)$ nello spazio delle t viene trasformata in $F(s)$ nello spazio delle s tramite:

$$F(s) = \int_0^{\infty} f(t) \cdot e^{-st} dt$$

alcune trasformate fondamentali sono:

$f(t)$	$F(s)$
1	$\frac{1}{s}$
t	$\frac{1}{s^2}$
t^{n-1}	$\frac{(n-1)!}{s^n}$
e^{at}	$\frac{1}{s-a}$
$\sin(at)$	$\frac{a}{s^2 + a^2}$
$\cos(at)$	$\frac{s}{s^2 + a^2}$
$t^{n-1} e^{at}$	$\frac{(n-1)!}{(s-a)^n}$

Una proprietà importante dell'operatore di trasformazione $\mathcal{L} []$ è la linearità. Cioè

$$\mathcal{L} [af(t) + bg(t)] = a\mathcal{L} [f(t)] + b\mathcal{L} [g(t)]$$

ricordiamo infine che per quanto riguarda la trasformata della derivata n-esima di $f(t)$ si ha che:

$$\mathcal{L} [f^{(n)}(t)] = s^n \mathcal{L} [f(t)] - s^{n-1} F'(0) - s^{n-2} F''(0) \dots - F^{(n-1)}(0)$$

Sfruttando le trasformate delle funzioni tabellate, la linearità dell'operatore \mathcal{L} e la trasformata della derivata, trasformiamo il nostro sistema in esame (linearizzato).

PARTE SECONDA

Esaminiamo il primo caso $a=1$ $b=1$ $u(0)=1$ $v(0)=1$

$$\begin{cases} \dot{u} = 4v - 1 \\ \dot{v} = -u - 4v + 3 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \dot{u} - 4v + 1 = 0 \\ \dot{v} + u + 4v - 3 = 0 \end{cases}$$

$$\begin{cases} \mathcal{L}[\dot{u} - 4v + 1] = \mathcal{L}[0] \\ \mathcal{L}[\dot{v} + u + 4v - 3] = \mathcal{L}[0] \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \mathcal{L}[\dot{u}(t)] - 4\mathcal{L}[v(t)] + \mathcal{L}[1] = \mathcal{L}[0] \\ \mathcal{L}[\dot{v}(t)] + \mathcal{L}[u(t)] + 4\mathcal{L}[v(t)] - \mathcal{L}[3] = \mathcal{L}[0] \end{cases}$$

$$\begin{cases} sU(s) - 1 + 4V(s) + \frac{1}{s} = 0 \\ sV(s) - 1 + U(s) + 4V(s) - \frac{3}{s} = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} V(s) = \frac{s}{4}U(s) + \frac{1}{4s} - \frac{1}{4} \\ s\left[\frac{s}{4}U(s) + \frac{1}{4s} - \frac{1}{4}\right] - 1 + U(s) + 4\left[\frac{s}{4}U(s) + \frac{1}{4s} - \frac{1}{4}\right] - \frac{3}{s} = 0 \end{cases}$$

$$\begin{cases} V(s) = \frac{s}{4}U(s) + \frac{1}{4s} - \frac{1}{4} \\ \left[\frac{s^2}{4}U(s) + \frac{1}{4} - \frac{s}{4} - 1 + U(s) + sU(s) + \frac{1}{s} - 1 - \frac{3}{s}\right] = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} V(s) = \frac{s}{4}U(s) + \frac{1}{4s} - \frac{1}{4} \\ \left(\frac{s^2 + 4s + 4}{4}\right)U(s) = \frac{s}{4} - \frac{1}{4} + 2 - \frac{1}{s} + \frac{3}{s} = 0 \end{cases}$$

$$\begin{cases} V(s) = \frac{s}{4}U(s) + \frac{1}{4s} - \frac{1}{4} \\ \left(\frac{s^2 + 4s + 4}{4}\right)U(s) = \frac{s^2 + 7s + 8}{4s} \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} V(s) = \frac{s}{4}U(s) + \frac{1}{4s} - \frac{1}{4} \\ U(s) = \frac{s^2 + 7s + 8}{4s} \left(\frac{4}{s^2 + 4s + 4}\right) \end{cases}$$

$$\begin{cases} V(s) = \frac{s}{4}U(s) + \frac{1}{4s} - \frac{1}{4} \\ U(s) = \frac{s^2 + 7s + 8}{s(s^2 + 4s + 4)} \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} V(s) = \frac{s}{4} \left[\frac{s^2 + 7s + 8}{s(s^2 + 4s + 4)} \right] + \frac{1}{4s} - \frac{1}{4} \\ U(s) = \frac{s^2 + 7s + 8}{s(s^2 + 4s + 4)} \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} V(s) = \frac{s^2 + 7s + 8}{4(s^2 + 4s + 4)} + \frac{1}{4s} - \frac{1}{4} \\ U(s) = \frac{s^2 + 7s + 8}{s(s^2 + 4s + 4)} \end{cases}$$

$$\left\{ \begin{array}{l} V(s) = \frac{4s^2 + 8s + 4}{4s(s^2 + 4s + 4)} \\ U(s) = \frac{s^2 + 7s + 8}{s(s^2 + 4s + 4)} \end{array} \right\} \Rightarrow \left\{ \begin{array}{l} V(s) = \frac{s^2 + 2s + 1}{s(s^2 + 4s + 4)} \\ U(s) = \frac{s^2 + 7s + 8}{s(s^2 + 4s + 4)} \end{array} \right.$$

a questo punto il problema è risolto. Dobbiamo però antitrasformare per ottenere le soluzioni nello spazio delle t. Antitrasformiamo, quindi, sfruttando il teorema dei residui.

I Poli sono:

$$p_1 = 0$$

$$p_{2,3} = -2 \pm \sqrt{4-4} = -2$$

abbiamo quindi un polo multiplo.

Il sistema può essere riscritto:

$$\left\{ \begin{array}{l} U(s) = \frac{R1}{s} + \frac{R2}{(s+2)^2} + \frac{R3}{(s+2)} \\ V(s) = \frac{T1}{s} + \frac{T2}{(s+2)^2} + \frac{T3}{(s+2)} \end{array} \right.$$

dobbiamo adesso determinare R1, R2, R3, T1, T2, T3.

Sappiamo che in caso di poli multipli:

$$F(s) = \frac{P(s)}{(s-p_1)^{r_1} (s-p_2)^{r_2} \dots (s-p_n)^{r_n}} = \sum_{i=1}^h \sum_{l=1}^{r_i} \frac{k_{il}}{(s-p_i)^{r_i-l+1}}$$

con

$$k_{il} = \lim_{s \rightarrow p_i} \left\{ \frac{1}{(l-1)!} \frac{d^{l-1}}{ds^{l-1}} \left[(s-p)^{r_i} \frac{P(s)}{Q(s)} \right] \right\}$$

allora

$$R1 = \lim_{s \rightarrow 0} s \left(\frac{s^2 + 7s + 8}{s(s+2)^2} \right) = \frac{8}{4} = 2$$

$$R2 = \lim_{s \rightarrow -2} \left((s+2)^2 \frac{s^2 + 7s + 8}{s(s+2)^2} \right) = \frac{4 - 14 + 8}{-2} = 1$$

$$R3 = \lim_{s \rightarrow -2} \frac{d}{ds} \left[(s+2)^2 \left(\frac{s^2 + 7s + 8}{s(s+2)^2} \right) \right] = \lim_{s \rightarrow -2} \frac{s^2 - 8}{s^2} = -1$$

$$T1 = \lim_{s \rightarrow 0} s \left(\frac{s^2 + 2s + 1}{s(s+2)^2} \right) = \frac{1}{4}$$

$$T2 = \lim_{s \rightarrow -2} \left((s+2)^2 \frac{s^2 + 2s + 1}{s(s+2)^2} \right) = \frac{4 - 4 + 1}{-2} = -\frac{1}{2}$$

$$T3 = \lim_{s \rightarrow -2} \frac{d}{ds} \left[(s+2)^2 \left(\frac{s^2 + 2s + 1}{s(s+2)^2} \right) \right] = \lim_{s \rightarrow -2} \frac{s^2 - 1}{s^2} = \frac{3}{4}$$

il sistema allora diventa:

$$\begin{cases} V(s) = \frac{2}{s} + \frac{1}{(s+2)^2} - \frac{1}{(s+2)} \\ U(s) = \frac{1}{4} \frac{1}{s} - \frac{1}{2} \frac{1}{(s+2)^2} + \frac{3}{4} \frac{1}{(s+2)} \end{cases}$$

adesso le antitrasformate diventano elementari. Servendoci della tabella vista prima abbiamo che:

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

$$\boxed{\begin{cases} u(t) = 2 + te^{-2t} - e^{-2t} \\ v(t) = \frac{1}{4} - \frac{1}{2} te^{-2t} + \frac{3}{4} e^{-2t} \end{cases}}$$

Abbiamo così trovato la soluzione particolare del nostro sistema con i dati iniziali $u(0)=1$ $v(0)=1$, la quale coincide con quella ottenuta nella prima tesina.

PARTE TERZA

Esaminiamo anche il secondo caso trattato nella 1° Tesina.

caso $a=1$ $b=0$ $u(0)=1$ $v(0)=1$

$$\begin{cases} \dot{u} = -u + v + 1 \\ \dot{v} = -v \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \dot{u} + u - v - 1 = 0 \\ \dot{v} + v = 0 \end{cases}$$

$$\begin{cases} \mathcal{L}[\dot{u} + u - v - 1] = \mathcal{L}[0] \\ \mathcal{L}[\dot{v} + v] = \mathcal{L}[0] \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \mathcal{L}[\dot{u}(t)] + \mathcal{L}[u(t)] - \mathcal{L}[v(t)] - \mathcal{L}[1] = \mathcal{L}[0] \\ \mathcal{L}[\dot{v}(t)] + \mathcal{L}[v(t)] = \mathcal{L}[0] \end{cases}$$

$$\begin{cases} sU(s) - 1 + U(s) - V(s) - \frac{1}{s} = 0 \\ sV(s) - 1 + V(s) = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} sU(s) - 1 + U(s) - V(s) - \frac{1}{s} = 0 \\ V(s) = \frac{1}{s+1} \end{cases}$$

$$\begin{cases} sU(s) - 1 + U(s) - \frac{1}{s+1} - \frac{1}{s} = 0 \\ V(s) = \frac{1}{s+1} \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} (s+1)U(s) = 1 + \frac{1}{s+1} + \frac{1}{s} \\ V(s) = \frac{1}{s+1} \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} (s+1)U(s) = \frac{s(s+1) + s + s+1}{s(s+1)} \\ V(s) = \frac{1}{s+1} \end{cases}$$

$$\begin{cases} U(s) = \frac{s^2 + 3s + 1}{s(s+1)^2} \\ V(s) = \frac{1}{s+1} \end{cases}$$

anche in questo caso abbiamo un polo multiplo.

$$\begin{cases} U(s) = \frac{R1}{s} + \frac{R2}{(s+1)^2} + \frac{R3}{s+1} \\ V(s) = \frac{1}{s+1} \end{cases}$$

$$R1 = \lim_{s \rightarrow 0} s \left(\frac{s^2 + 3s + 1}{s(s+1)^2} \right) = \frac{1}{1} = 1$$

$$R2 = \lim_{s \rightarrow -1} \left((s+1)^2 \frac{s^2 + 3s + 1}{s(s+1)^2} \right) = \frac{1 - 3 + 1}{-1} = 1$$

$$R3 = \lim_{s \rightarrow -1} \frac{d}{ds} \left[(s+1)^2 \left(\frac{s^2 + 3s + 1}{s(s+1)^2} \right) \right] = \lim_{s \rightarrow -1} \frac{s^2 - 1}{s^2} = 0$$

$$\begin{cases} U(s) = \frac{1}{s} + \frac{1}{(s+1)^2} \\ V(s) = \frac{1}{s+1} \end{cases}$$

antitrasformando abbiamo che:

$$\begin{cases} u(t) = \mathcal{L}^{-1} \left[\frac{1}{s} + \frac{1}{(s+1)^2} \right] \\ v(t) = \mathcal{L}^{-1} \left[\frac{1}{s+1} \right] \end{cases}$$

$$\boxed{\begin{cases} u(t) = 1 + te^{-t} \\ v(t) = e^{-t} \end{cases}}$$

Abbiamo così trovato la soluzione particolare del nostro sistema con i dati iniziali $u(0)=1$ $v(0)=1$, la quale, anche in questo caso, coincide con quella ottenuta nella prima tesina.

PARTE QUARTA

Esaminiamo adesso questo secondo caso inserendo però il nostro segnale in esame nella 1° equazione del nostro sistema.

Considerando entrambe le condizioni iniziali pari a zero.

Il sistema diventa:

$$\begin{cases} \dot{u} = -u + v + 1 \\ \dot{v} = -v \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \dot{u} + u - v - 1 = f(t) \\ \dot{v} + v = 0 \end{cases}$$

$$\begin{cases} \mathcal{L}[\dot{u} + u - v - 1] = \mathcal{L}[f(t)] \\ \mathcal{L}[\dot{v} + v] = \mathcal{L}[0] \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \mathcal{L}[\dot{u}(t)] + \mathcal{L}[u(t)] - \mathcal{L}[v(t)] - \mathcal{L}[1] = \mathcal{L}[f(t)] \\ \mathcal{L}[\dot{v}(t)] + \mathcal{L}[v(t)] = \mathcal{L}[0] \end{cases}$$

$$\begin{cases} sU(s) + U(s) - V(s) - \frac{1}{s} = F(s) \\ sV(s) + V(s) = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} sU(s) + U(s) - \frac{1}{s} = F(s) \\ V(s) = 0 \end{cases}$$

$$\begin{cases} (s+1)U(s) = F(s) + \frac{1}{s} \\ V(s) = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} U(s) = \frac{sF(s) + 1}{s(s+1)} \\ V(s) = 0 \end{cases}$$

se consideriamo il segnale nell'intervallo $[0, 2\pi]$ il nostro segnale diventa $f(t) = t$ quindi

$\mathcal{L}(f(t)) = \frac{1}{s^2}$ e il sistema diventa:

$$\begin{cases} U(s) = \frac{\frac{1}{s} + 1}{s(s+1)} \\ V(s) = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} U(s) = \frac{s+1}{s^2(s+1)} \\ V(s) = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} U(s) = \frac{s+1}{s^2(s+1)} \\ V(s) = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} U(s) = \frac{1}{s^2} = F(s) \\ V(s) = 0 \end{cases}$$

quindi la nostra curva in queste circostanze ha lo stesso andamento del segnale!

Sappiamo che in generale

$$Y(s) = F(S) \frac{1}{Q(s)} + \frac{P(s)}{Q(s)}$$

dove:

- $Q(s)$ è un polinomio dato dai coefficienti di $Y(s)$
- $P(s)$ rappresenta i dati iniziali
- $F(S) \frac{1}{Q(s)}$ rappresenta la risposta al sistema forzante
- $\frac{P(s)}{Q(s)}$ rappresenta la risposta libera

nel caso di dati iniziali pari a zero abbiamo

$$Y(s) = F(S) \frac{1}{Q(s)}$$

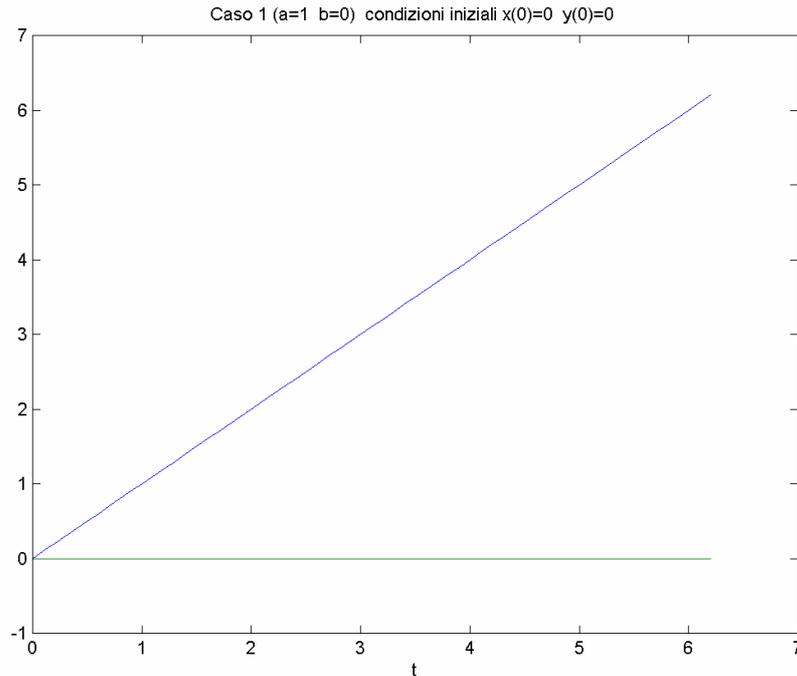
e il termine $\frac{1}{Q(s)}$ rappresenta la funzione di trasferimento, cioè la funzione che lega l'ingresso del sistema con l'uscita.

Nel caso appena visto la funzione di trasferimento è pari a 1.

Antitrasformando il sistema abbiamo che:

$$\begin{cases} u(t) = f(t) = t \\ v(t) = 0 \end{cases} \quad \forall t \in [0, 2p]$$

Naturalmente il grafico coincide con quello ottenuto tramite l'integrazione numerica con il comando ODE23.



PARTE QUINTA

Esaminiamo adesso ancora lo stesso caso considerando pero le condizioni iniziali entrambe pari a 1

Abbiamo quindi:

$$\begin{cases} \dot{u} = -u + v + 1 \\ \dot{v} = -v \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \dot{u} + u - v - 1 = f(t) \\ \dot{v} + v = 0 \end{cases}$$

$$\begin{cases} \mathcal{L}[\dot{u} + u - v - 1] = \mathcal{L}[f(t)] \\ \mathcal{L}[\dot{v} + v] = \mathcal{L}[0] \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \mathcal{L}[\dot{u}(t)] + \mathcal{L}[u(t)] - \mathcal{L}[v(t)] - \mathcal{L}[1] = \mathcal{L}[f(t)] \\ \mathcal{L}[\dot{v}(t)] + \mathcal{L}[v(t)] = \mathcal{L}[0] \end{cases}$$

$$\begin{cases} sU(s) - 1 + U(s) - V(s) - \frac{1}{s} = F(s) \\ sV(s) - 1 + V(s) = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} sU(s) + U(s) - 1 - \frac{1}{s+1} - \frac{1}{s} = F(s) \\ V(s) = \frac{1}{s+1} \end{cases}$$

$$\begin{cases} (s+1)U(s) = 1 + \frac{1}{s+1} + \frac{1}{s} + F(s) \\ V(s) = \frac{1}{s+1} \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} U(s) = \frac{1}{s+1} + \frac{1}{(s+1)^2} + \frac{1}{s(s+1)} + \frac{F(s)}{s+1} \\ V(s) = \frac{1}{s+1} \end{cases}$$

se consideriamo di nuovo l'intervallo di tempo $[0, 2\pi]$ il nostro segnale diventa $f(t) = t$ quindi

$L(f(t)) = \frac{1}{s^2}$. Quindi:

$$\begin{cases} U(s) = \frac{1}{s+1} + \frac{1}{(s+1)^2} + \frac{1}{s(s+1)} + \frac{1}{s^2(s+1)} \\ V(s) = \frac{1}{s+1} \end{cases}$$

che si può scrivere anche:

$$\begin{cases} U(s) = \frac{1}{s+1} + \frac{1}{(s+1)^2} + \frac{R1}{s} + \frac{R2}{s+1} + \frac{T1}{s^2} + \frac{T2}{s} + \frac{T3}{s+1} \\ V(s) = \frac{1}{s+1} \end{cases}$$

dove:

$$R1 = \lim_{s \rightarrow 0} \left(s \frac{1}{s(s+1)} \right) = 1$$

$$R2 = \lim_{s \rightarrow -1} \left((s+1) \frac{1}{s(s+1)} \right) = -1$$

$$T1 = \lim_{s \rightarrow 0} \left(s^2 \frac{1}{s^2(s+1)} \right) = 1$$

$$T2 = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{d}{ds} \left(s^2 \frac{1}{s^2(s+1)} \right) = \lim_{s \rightarrow 0} \left(-\frac{1}{(s+1)^2} \right) = -1$$

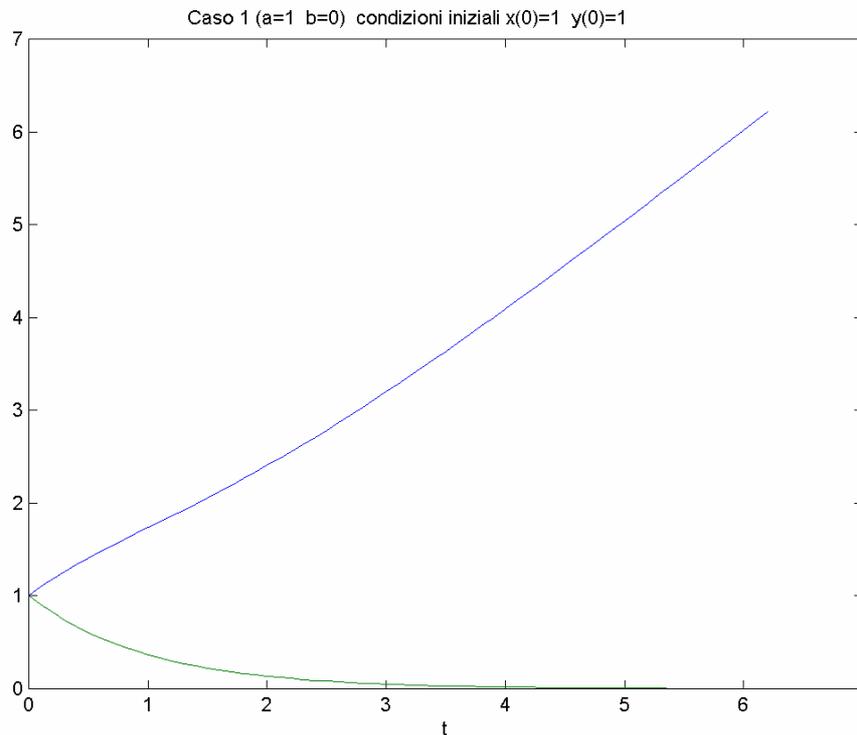
$$T3 = \lim_{s \rightarrow -1} \left((s+1) \frac{1}{s^2(s+1)} \right) = 1$$

allora

$$\left\{ \begin{array}{l} U(s) = \frac{1}{s+1} + \frac{1}{(s+1)^2} + \frac{1}{s} - \frac{1}{s+1} + \frac{1}{s^2} - \frac{1}{s} + \frac{1}{s+1} \\ V(s) = \frac{1}{s+1} \end{array} \right. \Rightarrow \left\{ \begin{array}{l} U(s) = \frac{1}{(s+1)^2} + \frac{1}{s^2} + \frac{1}{s+1} \\ V(s) = \frac{1}{s+1} \end{array} \right.$$

antitrasformando abbiamo:

$$\left\{ \begin{array}{l} u(t) = te^{-t} + t + e^{-t} \\ v(t) = e^{-t} \end{array} \right.$$



questo è il grafico del sistema risultante, che coincide con quello ottenuto con la risoluzione numerica in MatLab.

L'implementazione in Matlab di questi grafici si trova rispettivamente nei file 'Caso2_1.m' e 'Caso2_2.m' mentre la risoluzione numerica nell'intervallo $[0, 2\pi]$ è ottenuta attraverso la funzione 'Inibitorilin s(a,b, u0, v0)' che riceve in ingresso i parametri (a, b) e i dati iniziali u(0) e v(0) e restituisce in uscita il grafico del sistema in cui viene inserito il segnale $f(t)=t$ nella 1° equazione.