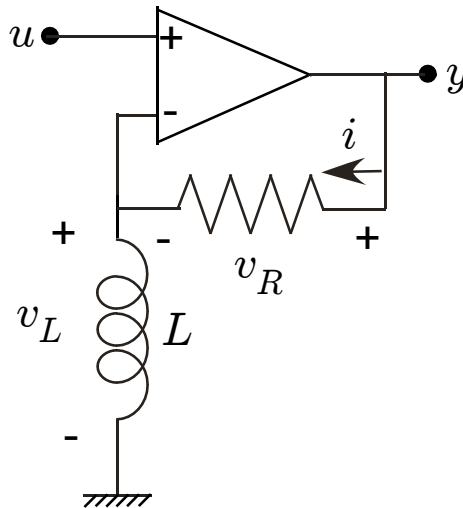


Cognome e nome: \_\_\_\_\_ Matr.: \_\_\_\_\_

**Non é ammessa la consultazione di libri o quaderni, ne' l'uso di calcolatrici programmabili. Scrivere in modo chiaro e ordinato, motivare ogni risposta e fornire traccia dei calcoli. Tempo a disposizione: 90 minuti**

**Esercizio 1.** Si consideri il seguente sistema elettrico.



Si tratta di un circuito con un amplificatore operazionale, una resistenza e una induttanza.

1. Si supponga che l'induttanza e la resistenza siano ideali (resistenza  $R$  e induttanza  $L$ ) e che l'amplificatore operazionale abbia impedenza di ingresso infinita e la sua tensione di uscita  $v_o$  sia  $v_o = A(v_+ - v_-)$  con  $A$  costante positiva. Determinare la funzione di trasferimento tra l'ingresso (tensione)  $u$  e l'uscita (tensione)  $y$ .
2. Supponiamo ora che la resistenza non sia ideale e che  $v_R = f(i_R)$  dove  $f(x) = x^3$ . Determinare le equazioni che legano le variabili  $u(t)$ ,  $y(t)$ ,  $i(t)$ ,  $v_L(t)$ .
3. Determinare l'evoluzione di equilibrio  $u(t) = \bar{u}$ ,  $y(t) = \bar{y}$ ,  $i(t) = \bar{i}$ ,  $v_L(t) = \bar{v}_L$ .
4. Siano  $\tilde{u}(t) = u(t) - \bar{u}$ ,  $\tilde{y}(t) = y(t) - \bar{y}$ ,  $\tilde{i}(t) = i(t) - \bar{i}$ ,  $\tilde{v}_L(t) = v_L(t) - \bar{v}_L$ . Determinare la funzione di trasferimento tra l'ingresso  $\tilde{u}(t)$  e l'uscita  $\tilde{y}(t)$ .
5. Si supponga infine che l'induttanza e la resistenza siano ideali (resistenza  $R$  e induttanza  $L$ ) e che l'amplificatore operazionale invece abbia una relazione tra tensioni di ingresso e quella di uscita seguente

$$v_o = g(v_+ - v_-)$$

dove  $g(x) = \arctan(x)$  cioè l'arcotangente. Determinare le equazioni che legano le variabili  $u(t)$ ,  $y(t)$ ,  $i(t)$ ,  $v_L(t)$ .

6. Determinare l'evoluzione di equilibrio  $u(t) = \bar{u}, y(t) = \bar{y}, i(t) = \bar{i}, v_L(t) = \bar{v}_L$ .
7. Siano  $\tilde{u}(t) = u(t) - \bar{u}, \tilde{y}(t) = y(t) - \bar{y}, \tilde{i}(t) = i(t) - \bar{i}, \tilde{v}_L(t) = v_L(t) - \bar{v}_L$ . Determinare la funzione di trasferimento tra l'ingresso  $\tilde{u}(t)$  e l'uscita  $\tilde{y}(t)$ .

**Esercizio 2.** Si consideri l'equazione differenziale

$$y^{(2)} + y = u^{(1)}$$

1. Determinare la funzione di trasferimento e la risposta impulsiva.
2. Determinare la risposta libera supponendo che le condizioni iniziali siano  $y^{(1)}(0^-) = 0$  e  $y(0^-) = 2$ .
3. Determinare la risposta forzata supponendo che l'ingresso e'  $u(t) = \delta^{(-1)}(t)$ .

**Esercizio 3 (teorico).** Descrivere il modello del motore elettrico in continua e spiegare i principi su cui si basa la sua derivazione.

# ES. 1

1) Equazioni del circuito nelle variabili  $u, y, v_L$  e  $x$

$$(*) \begin{cases} v_L = Lx^{(1)} \\ y = v_L + Ri \\ y = A(u - v_L) \end{cases} \xrightarrow{\text{Laplace}} \begin{cases} V_L = LsI \\ Y = V_L + RI \rightarrow Y = LsI + RI \rightarrow I = \frac{1}{Ls+R} Y \\ Y = A(U - V_L) \rightarrow Y = AU - ALSI = AU - \frac{ALS}{Ls+R} Y \end{cases}$$

Quindi

$$\left(1 + \frac{ALS}{Ls+R}\right) Y = AU \quad Y = \frac{A}{1 + \frac{ALS}{Ls+R}} U = \frac{A(Ls+R)}{Ls+R+ALS} U$$

La funzione di trasferimento è

$$\frac{A(Ls+R)}{L(A+1)s+R}$$

2) In questo caso le equazioni diventano

$$\begin{cases} v_L = Lx^{(1)} \\ y = v_L + f(i) \\ y = A(u - v_L) \end{cases}$$

3) Se  $v_L, y, u, x$  sono costanti le equazioni diventano

$$\begin{cases} \bar{v}_L = 0 \\ \bar{y} = f(\bar{i}) \\ \bar{y} = A\bar{u} \end{cases}$$

4) Sulle variabili  $\tilde{v}_L, \tilde{y}, \tilde{u}, \tilde{i}$  le equazioni diventano

$$\begin{cases} \tilde{v}_L = L\tilde{i}^{(1)} \\ \tilde{y} + \tilde{y} = \tilde{x}_L + \tilde{x}_L + f(\bar{i} + \tilde{i}) \\ \tilde{y} + \tilde{y} = A(\tilde{u} + \tilde{u} - \tilde{x}_L + \tilde{v}_L) \end{cases} \xrightarrow{\text{lineare}} \begin{cases} \tilde{v}_L = L\tilde{i}^{(1)} \\ \tilde{y} + \tilde{y} \approx f(\bar{i}) + f'(\bar{i})\tilde{i} \\ \tilde{y} + \tilde{y} = A\tilde{u} + A(\tilde{u} - \tilde{v}_L) \end{cases}$$

$$\begin{cases} \tilde{v}_L = L\tilde{i}^{(1)} \\ \tilde{y} = f'(\bar{i})\tilde{i} \\ \tilde{y} = A(\tilde{u} - \tilde{v}_L) \end{cases} \quad \begin{array}{l} \text{Queste equazioni sono identiche a (*)} \\ \text{mettendo al posto di } R \text{ la costante } f'(\bar{i}) = 3\bar{i}^2 \\ \text{Si ottiene con lo f. di t.} \end{array} \quad \frac{A(Ls+3\bar{i}^2)}{L(A+1)s+3\bar{i}^2}$$

5) Le equazioni diventano

$$\begin{cases} v_L = Lx^{(1)} \\ y = v_L + R\bar{i} \\ y = g(u - v_L) \end{cases} \xrightarrow{\text{equilibrio}} \begin{cases} \bar{v}_L = 0 \\ \bar{y} = \bar{v}_L + R\bar{i} = R\bar{i} \\ \bar{y} = g(\bar{u} - \bar{v}_L) = g(\bar{u}) \end{cases}$$

nelle variabili  $\tilde{v}_L, \tilde{y}, \tilde{u}, \tilde{i}$  le equazioni diventano

$$\begin{cases} \tilde{v}_L + \tilde{v}_L = L\tilde{x}^{(1)} \\ \tilde{y} + \tilde{y} = \tilde{v}_L + \tilde{v}_L + R\tilde{i} + R\tilde{i} \\ \tilde{y} + \tilde{y} = g(\tilde{u} + \tilde{u} - \tilde{v}_L - \tilde{v}_L) \end{cases} \begin{cases} \tilde{v}_L = L\tilde{x}^{(1)} \\ \tilde{y} + \tilde{y} = \tilde{v}_L + R\tilde{i} + R\tilde{i} \\ \tilde{y} + \tilde{y} = g(\tilde{u} + \tilde{u} - \tilde{v}_L) \approx g(\tilde{u}) + g'(\tilde{u})(\tilde{u} - \tilde{v}_L) \end{cases}$$

Otteniamo le stesse equazioni (\*) con  $g'(\bar{u})$  al posto di  $A$   
 Quindi la funzione di trasferimento è

$$\frac{g'(\bar{u})(LS+R)}{L(g'(\bar{u})+1)S+R} \quad \text{dove } g'(\bar{u}) =$$

Nota che poiché  $g(x) = \arctan(x)$  allora

$$g'(x) = \frac{1}{1+x^2} \quad \text{e quindi la funzione di trasferimento}$$

$$\frac{\frac{1}{1+\bar{u}^2}(LS+R)}{L\left(\frac{1}{1+\bar{u}^2}+1\right)S+R} = \frac{LS+R}{L(1+\bar{u}^2+1)S+R}$$

# ES. 2

1)  $W(s) = \frac{s}{s^2+1}$  funzione di trasferimento

$$\frac{s}{s^2+1} = \frac{A}{s-j} + \frac{B}{s+j}$$

risposta impulsiva

$$W(t) = \mathcal{L}^{-1}[W(s)] =$$

$$= A \mathcal{L}^{-1}\left[\frac{1}{s-j}\right] + B \mathcal{L}^{-1}\left[\frac{1}{s+j}\right] = A e^{jt} + B e^{-jt} = \frac{1}{2} e^{jt} + \frac{1}{2} e^{-jt} = \cos(t) \quad (t > 0)$$

2)  $y^{(2)} + y = 0$  sistema libero lo calcolo attraverso le trasformate di Laplace

$$0 = \mathcal{L}[y_e^{(2)} + y_e] = \mathcal{L}[y_e^{(2)}] + \mathcal{L}[y_e] = s^2 Y_e(s) - s y(0^-) - y'(0^-) + Y_e(s) = 0$$

$$(s^2+1) Y_e(s) = s y(0^-) + y'(0^-) \quad Y_e(s) = \frac{s y(0^-) + y'(0^-)}{s^2+1}$$

siccome  $y'(0^-) = 0$  e  $y(0^-) = 2$  otteniamo

$$Y_e(s) = \frac{2}{s^2+1} = \frac{A}{s-j} + \frac{B}{s+j}$$

$$A = Y(s)(s-j)|_{s=j} = \frac{2}{s+j}|_{s=j} = \frac{2}{2j} = \frac{1}{j} = -j$$

$$B = Y(s)(s+j)|_{s=-j} = \frac{2}{s-j}|_{s=-j} = \frac{2}{-2j} = -\frac{1}{j} = j$$

$$y_e(t) = A e^{jt} + B e^{-jt} = -j e^{jt} + j e^{-jt} = j[-\cos(t) - j \sin(t) + \cos(t) - j \sin(t)] = j(-2j) \sin(t) = 2 \sin(t) \quad (t > 0)$$

3)  $u(t) = \delta^{(1)}(t)$   $U(s) = \mathcal{L}[u(t)] = \frac{1}{s}$

$$Y_f(s) = W(s) U(s) = \frac{s}{s^2+1} \frac{1}{s} = \frac{1}{s^2+1}$$

Siccome nel punto 2 abbiamo visto che  $\mathcal{L}^{-1}\left[\frac{2}{s^2+1}\right] = 2 \sin(t)$  possiamo concludere che

$$y_f(t) = \mathcal{L}^{-1}[Y_f(s)] = \mathcal{L}^{-1}\left[\frac{1}{s^2+1}\right] = \sin(t) \quad (t > 0)$$