

Signale und Systeme 1

Prüfung vom 3. März 2004

1. Aufstellen der Zustandsgleichungen

Angabe

$$y'' + y' = 4u' - 10u$$

Stellen Sie zur gegebenen Differentialgleichung die Zustandsgleichungen auf. Gesucht sind die Matrizen \underline{A} , \underline{B} , \underline{C} und \underline{D} .

Lösung

$$\underline{x}' = \begin{array}{c|c|c} 0 & 1 & 0 \\ \hline 0 & -1 & 1 \end{array} \underline{x} + \begin{array}{c} 0 \\ 1 \end{array} u$$

$$y = \begin{array}{c|c} -10 & 1 \end{array} \underline{x}$$

nach (9.19), (9.20).

$$\underline{A} = \begin{array}{c|c} 0 & 1 \\ \hline 0 & -1 \end{array}, \underline{B} = \begin{array}{c} 0 \\ 1 \end{array}, \underline{C} = \begin{array}{c|c} -10 & 1 \end{array} \text{ und } \underline{D} = \begin{array}{c} 0 \end{array}$$

2. Spannungsimpuls

Angabe

Wie in A1.2. Ein Spannungsimpuls $u(t)$ soll modellhaft als Dirac-Stoß mit dem Gewicht k dargestellt werden.

$$u(t) = k\delta(\tau)$$

Lösung

Aus der grundlegenden Normierungseigenschaft des Dirac-Stoßes folgt:

$$\int_{-\infty}^{\infty} \delta(\tau) d\tau = \frac{1}{k} \int_{-\infty}^{\infty} u(t) d\left(\frac{t}{T_B}\right) = \frac{1}{kT_B} \int_{-t_0}^{t_0} u(t) dt = 1$$

Und damit:

$$k = \frac{1}{T_B} \int_{-t_0}^{t_0} u(t) dt$$

3. Übergangsfunktion (Sprungantwort)

Angabe

$$G(s) = \frac{s-1}{s+1}$$

Ermitteln Sie zur gegebenen Übertragungsfunktion die Sprungantwort.

Lösung

Aus

$$H(s) = \frac{G(s)}{s} = \frac{s-1}{s(s+1)} = \frac{r_1}{s} + \frac{r_2}{s+1}$$

folgt mit den Koeffizienten

$$r_1 = [sH(s)]_{s=0} = \frac{0-1}{0+1} = -1 \quad \text{und} \quad r_2 = [(s+1)H(s)]_{s=-1} = \frac{-1-1}{-1} = 2$$

der Partialbruchzerlegung die Übergangsfunktion

$$H(s) = \frac{-1}{s} + \frac{2}{s+1} = (-1)\frac{1}{s} + 2\frac{1}{s+1}$$

Nach Laplace-Rücktransformation folgt für die Sprungantwort:

$$\underline{\underline{h(\tau) = (-1)\varepsilon(\tau) + 2e^{-\tau}\varepsilon(\tau) = (2e^{-\tau} - 1)\varepsilon(\tau)}}$$

4. Zerlegung in gerade und ungerade Teile

Angabe

$$x(\tau) = Ae^{-\sigma\tau}\varepsilon(\tau), \quad \sigma > 0$$

Berechnen und skizzieren Sie den geraden und den ungeraden Anteil der gegebenen Funktion.

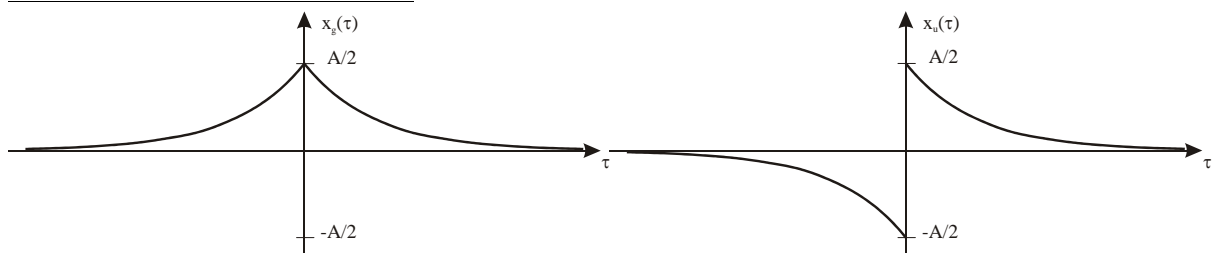
Lösung

$$x_g(\tau) = \frac{1}{2}[x(\tau) + x(-\tau)] = \frac{1}{2}[Ae^{-\sigma\tau}\varepsilon(\tau) + Ae^{\sigma\tau}\varepsilon(-\tau)]$$

$$\underline{\underline{x_g(\tau) = \frac{A}{2}[e^{-\sigma\tau}\varepsilon(\tau) + e^{\sigma\tau}\varepsilon(-\tau)]}}$$

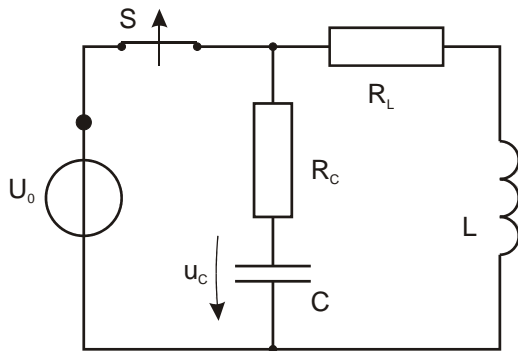
$$x_u(\tau) = \frac{1}{2}[x(\tau) - x(-\tau)] = \frac{1}{2}[Ae^{-\sigma\tau}\varepsilon(\tau) - Ae^{\sigma\tau}\varepsilon(-\tau)]$$

$$\underline{\underline{x_u(\tau) = \frac{A}{2}[e^{-\sigma\tau}\varepsilon(\tau) - e^{\sigma\tau}\varepsilon(-\tau)]}}$$



5. Systemdifferentialgleichung

Angabe



An der oben dargestellten Schaltung liegt lange Zeit die Spannung U_0 . Gesucht sind die Systemdifferentialgleichung sowie die Anfangsbedingung für u_c nach dem Öffnen des Schalters S in nichtbezogener und in bezogener Form.

Lösung

Als Anfangsbedingung für u_c ergibt sich in der nichtbezogenen Form:

$$\underline{u_c(0+) = U_0.}$$

Aus der Maschenregel

$$u_c + R_c i + L \frac{di}{dt} + R_L i = 0$$

und der Beziehung

$$i = C \frac{du_c}{dt}$$

für den Strom am Kondensator ergibt sich:

$$\underline{u_c + R_c C \frac{du_c}{dt} + LC \frac{d^2 u_c}{dt^2} + R_L C \frac{du_c}{dt} = 0.}$$

Nach der Division durch LC ergibt sich die gesuchte Standardform.

$$\frac{d^2 u_c}{dt^2} + \frac{R_c + R_L}{L} \frac{du_c}{dt} + \frac{1}{LC} u_c = 0.$$

Für die bezogene Form ergibt sich unter Verwendung von

$$u_c = U_0 y, \quad \frac{du_c}{dt} = \frac{U_0}{T_B} \frac{dy}{dt}, \quad \frac{d^2 u_c}{dt^2} = \frac{U_0}{T_B^2} \frac{d^2 y}{dt^2}$$

unsere Differentialgleichung zu

$$\frac{U_0}{T_B^2} \frac{d^2 y}{dt^2} + \frac{U_0}{T_B} \frac{R_c + R_L}{L} \frac{dy}{dt} + \frac{U_0}{LC} y = 0,$$

oder in der Standardform

$$\frac{d^2 y}{dt^2} + T_B \frac{R_c + R_L}{L} \frac{dy}{dt} + \frac{T_B^2}{LC} y = 0.$$

Mit

$$T_B = \sqrt{LC}$$

ergibt sich:

$$\frac{d^2 y}{dt^2} + \sqrt{\frac{C}{L}}(R_C + R_L) \frac{dy}{dt} + y = 0$$

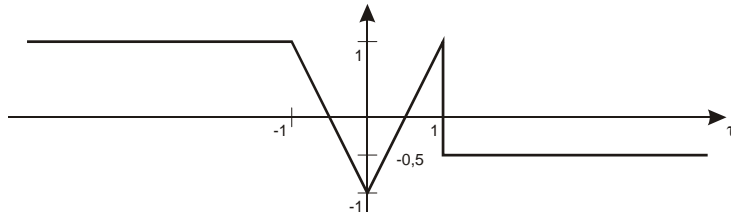
oder

$$y'' + 2g v_0 y' + v_0^2 y = 0$$

$$g = \sqrt{\frac{C}{L} \frac{R_C + R_L}{2}}, \quad v_0 = 1, \quad y(0+) = 1$$

6. Signalleistung

Angabe



Berechnen Sie für das skizzierte Signal die Signalleistung.

Lösung

$$x_{eff}^2 = \lim_{\tau \rightarrow \infty} \frac{1}{\tau} \int_{-\tau/2}^{\tau/2} |x(\tau')|^2 d\tau'$$

$$x_{eff}^2 = \lim_{\tau \rightarrow \infty} \frac{1}{\tau} \left\{ \int_{-\tau/2}^{-1} |1|^2 d\tau' + \int_{-1}^0 |-2\tau' - 1|^2 d\tau' + \int_0^1 |2\tau' + 1|^2 d\tau' + \int_1^{\tau/2} |-\frac{1}{2}|^2 d\tau' \right\}$$

$$x_{eff}^2 = \lim_{\tau \rightarrow \infty} \frac{1}{\tau} \left\{ \int_{-\tau/2}^{-1} d\tau' + \int_{-1}^0 |2\tau' + 1|^2 d\tau' + \frac{1}{4} \int_1^{\tau/2} d\tau' \right\}$$

$$x_{eff}^2 = \lim_{\tau \rightarrow \infty} \frac{1}{\tau} \left\{ [\tau']_{-\tau/2}^{-1} + \left[\frac{(2\tau' + 1)^3}{6} \right]_{-1}^0 + \frac{1}{4} [\tau']_1^{\tau/2} \right\}$$

$$x_{eff}^2 = \lim_{\tau \rightarrow \infty} \frac{1}{\tau} \left\{ \left[-1 + \frac{\tau}{2} \right] + \left[\frac{9}{2} + \frac{1}{6} \right] + \frac{1}{4} \left[\frac{\tau}{2} - 1 \right] \right\}$$

$$x_{eff}^2 = \lim_{\tau \rightarrow \infty} \frac{1}{\tau} \left[\frac{41}{12} + \frac{5\tau}{8} \right] = \lim_{\tau \rightarrow \infty} \left[\frac{41}{12\tau} + \frac{5}{8} \right] = \frac{5}{8}$$

$$\underline{\underline{x_{eff}^2 = \frac{5}{8}}}$$

7. Fourier-Transformierte

Angabe

$$y(\tau) = x(\tau) \cos(v_0 \tau)$$

Vom Signal $x(\tau)$ ist die Fourier-Transformierte $X(j\nu)$ bekannt. Berechnen Sie damit die Fourier-Transformierte des gegebenen Signals $y(\tau)$.

Lösung

Die Fourier-Transformierte von $\cos(\nu_0 \tau)$ ist $\pi[\delta(\nu - \nu_0) + \delta(\nu + \nu_0)]$. Somit ergibt sich für $Y(j\nu)$:

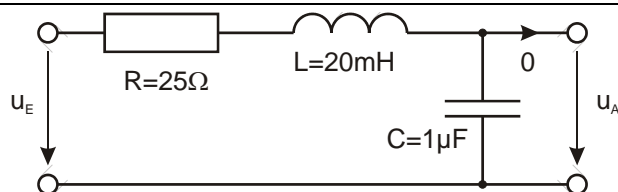
$$Y(j\nu) = \frac{1}{2\pi} X(j\nu) * U(j\nu) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\nu') U(j\nu - j\nu') d\nu' = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\nu - j\nu') U(j\nu') d\nu'$$

$$Y(j\nu) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\nu - j\nu') \pi[\delta(\nu' - \nu_0) + \delta(\nu' + \nu_0)] d\nu'$$
$$= \frac{1}{2\pi} \left[\int_{-\infty}^{\infty} X(j\nu - j\nu') \pi \delta(\nu' - \nu_0) d\nu' + \int_{-\infty}^{\infty} X(j\nu - j\nu') \pi \delta(\nu' + \nu_0) d\nu' \right]$$

$$Y(j\nu) = \frac{1}{2\pi} [X(j\nu - j\nu_0) + X(j\nu + j\nu_0)]$$

8. Bode-Diagramm (Betragsteil)

Angabe



Zeichnen Sie für das angegebene Übertragungsglied den Betragsteil des Bode-Diagramms. Verwenden Sie dazu die bezogene Frequenzvariable $\nu = \omega\sqrt{LC}$.

Lösung

Aus der Maschenregel

$$u_E = Ri + L \frac{di}{dt} + u_A$$

folgt mit

$$i = C \frac{du_A}{dt}$$

die Differentialgleichung

$$LC \frac{d^2 u_A}{dt^2} + RC \frac{du_A}{dt} + u_A = u_E$$

$$\frac{d^2 u_A}{dt^2} + \frac{R}{L} \frac{du_A}{dt} + \frac{1}{LC} u_A = \frac{1}{LC} u_E$$

Eine Normierung durch

$$u_A = U_B y, \quad u_E = U_B u, \quad t = T_B \tau$$

führt zu

$$y'' + \frac{R}{L} T_B y' + \frac{T_B^2}{LC} y = \frac{T_B^2}{LC} u.$$

Aus $\nu = \omega\sqrt{LC}$ folgt $T_B = \sqrt{LC}$, und somit

$$y'' + R\sqrt{\frac{C}{L}} y' + y = u.$$

Die Übertragungsfunktion ist daher

$$G(s) = \frac{1}{s^2 + R\sqrt{\frac{C}{L}}s + 1} = \frac{1}{s^2 + 2\vartheta\nu_0 + \nu_0^2}$$

und $G(j\nu)$ ist

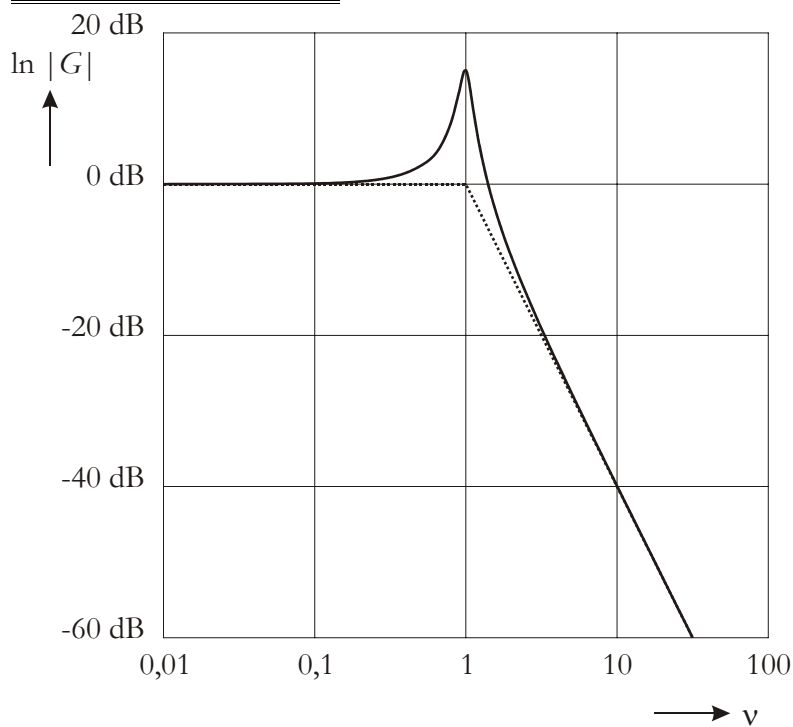
$$G(j\nu) = \frac{1}{1 - \nu^2 + j\nu R\sqrt{\frac{C}{L}}},$$

mit $\nu_0^2 = 1$, $2\vartheta = R\sqrt{C/L} = 0,178$.

Und für den Betrag

$$|G(j\nu)| = \frac{1}{\sqrt{(1 - \nu^2)^2 + (2\nu\vartheta)^2}}.$$

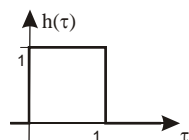
Das Überschwingen im Bode-Diagramm ergibt sich zu $-20\lg(2\vartheta)\text{dB} \approx 15,05\text{dB}$.



9. Eingeschwungener Zustand

Angabe

$$u(\tau) = 4 \cos(2\tau)$$



Berechnen Sie zu dem gegebenen Eingangssignal bei bekannter Sprungantwort den eingeschwungenen Zustand des Systems.

Lösung

1. Möglichkeit:

$$h(\tau) = \varepsilon(\tau) - \varepsilon(\tau - 1)$$

$$H(s) = \frac{1}{s} - e^{-s} \frac{1}{s}$$

$$G(s) = sH(s) = 1 - e^{-s}$$

$$y_p = \operatorname{Re} \left[4G(s)e^{s\tau} \right]_{s=j2} = \operatorname{Re} \left[4(1 - e^{-j2})e^{j2\tau} \right] = \operatorname{Re} \left[4(e^{j2\tau} - e^{j2(\tau-1)}) \right]$$

$$\underline{\underline{y_{st} = 4[\cos(2\tau) - \cos(2\tau - 2)]}}$$

2. Möglichkeit:

$$g(t) = \delta(t) - \delta(t - 1)$$

$$y_{0Z} = \int_{0-}^{\infty} g(\tau - \tau')u(\tau')d\tau' = \int_{0-}^{\infty} [\delta(\tau - \tau') - \delta(\tau - \tau' - 1)]4\cos(2\tau')d\tau'$$

$$\underline{\underline{y_{st} = 4[\cos(2\tau) - \cos(2\tau - 2)]}}$$

10. Grundschwingung

Angabe

$x(\tau) = \cos(\tau)$ für $0 < \tau < \pi$ mit der Periode 2π .

Berechnen Sie für dieses Signal die komplexe Amplitude der Grundschwingung.

Lösung

$$\hat{X}_1 = \frac{1}{\pi} \int_0^{2\pi} x(\tau)e^{-j\tau} d\tau = \frac{1}{\pi} \int_0^{\pi} \frac{e^{j\tau} + e^{-j\tau}}{2} e^{-j\tau} d\tau = \frac{1}{2\pi} \left[\int_0^{\pi} d\tau + \int_0^{\pi} e^{-j2\tau} d\tau \right] = \frac{1}{2\pi} \left[\pi + \frac{e^{-j2\tau}}{-j2} \Big|_0^{\pi} \right]$$

$$\hat{X}_1 = \frac{1}{2\pi} \left[\pi + \frac{e^{-j2\pi}}{-j2} - \frac{1}{-j2} \right] = \frac{1}{2} + \frac{1}{j4\pi} (1 - e^{-j2\pi})$$

$$\underline{\underline{\hat{X}_1 = \frac{1}{2}}}$$