

Φροντιστήριο ΗΥ-215 Εφαρμοσμένα Μαθηματικά γα.
Μηχανικούς - 29/05/2012 (1)

ΕΠΑΝΑΛΗΠΤΙΚΟ FOURIER - LAPLACE

Άσκηση 1

Δίνεται το ιδανικό bandpass φίλτρο με κρουστική απόκριση $h(t) = \frac{\sin(\omega_c t)}{\pi t}$.

Βοηθήστε να εισάσει στο ως ανω φίλτρο το σήμα $x(t) = e^{-2t} u(t)$.

Ζητείται η συχνότητα απόκρισης τέτοια ώστε το φίλτρο να περάσει ακριβώς εν μέρη της συνολικής ενέργειας του σήματος $x(t)$.

Λύση
 $h(t) = \frac{\sin(\omega_c t)}{\pi t}$

Από γνωστά πηγύρια FT $H(\omega) = \begin{cases} 1 & |\omega| < \omega_c \\ 0 & |\omega| > \omega_c \end{cases}$

και $x(t) = e^{-2t} u(t) \xleftrightarrow{FT} X(\omega) = \frac{1}{j\omega + 2}$

Αρα η απόκριση του φίλτρου στο πεδίο των συχνοτήτων είναι

$Y(\omega) = X(\omega) H(\omega) \Rightarrow Y(\omega) = \frac{1}{2 + j\omega} \quad |\omega| < \omega_c$

Η ενέργεια του σήματος εισόδου είναι

$E_x = \int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{\infty} |e^{-2t} u(t)|^2 dt = \int_0^{\infty} e^{-4t} dt = \left[-\frac{1}{4} e^{-4t} \right]_0^{\infty} = \frac{1}{4}$

Θεωρούμε την ενέργεια του σήματος εξόδου $y(t)$ να είναι ίση με

και $E_y = \frac{1}{2} E_x \Rightarrow E_y = \frac{1}{8} \Rightarrow \int_{-\infty}^{\infty} |y(t)|^2 dt = \frac{1}{8} \Rightarrow$

αλλά από αξίωμα Parseval $\int_{-\infty}^{\infty} |y(t)|^2 dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |Y(\omega)|^2 d\omega$

$$\Rightarrow \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |Y(\omega)|^2 d\omega = \frac{1}{8} \Rightarrow \int_{-\infty}^{\infty} |Y(\omega)|^2 d\omega = \frac{\pi}{4} \quad \left. \vphantom{\int_{-\infty}^{\infty} |Y(\omega)|^2 d\omega} \right\} \Rightarrow \quad (2).$$

καί $Y(\omega) = \frac{1}{2+j\omega} \quad |\omega| < \omega_c$

$$\Rightarrow \int_{-\omega_c}^{\omega_c} \left| \frac{1}{2+j\omega} \right|^2 d\omega = \frac{\pi}{4} \Rightarrow \int_{-\omega_c}^{\omega_c} \frac{1}{|2+j\omega|^2} d\omega = \frac{\pi}{4} \Rightarrow \int_{-\omega_c}^{\omega_c} \frac{1}{4+\omega^2} d\omega = \frac{\pi}{4} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow 2 \int_0^{\omega_c} \frac{1}{4+\omega^2} d\omega = \frac{\pi}{4} \Rightarrow 2 \left. \frac{1}{2} \tan^{-1} \frac{\omega}{2} \right|_0^{\omega_c} = \frac{\pi}{4} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \tan^{-1} \frac{\omega_c}{2} - \tan^{-1} \frac{0}{2} = \pi/4 \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \tan^{-1} \frac{\omega_c}{2} = \pi/4 \Rightarrow \frac{\omega_c}{2} = \tan \frac{\pi}{4} \Rightarrow \frac{\omega_c}{2} = 1 \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \boxed{\omega_c = 2 \text{ rad/sec}}$$

από τον τύπο σε το ολοκλήρωμα: $\int \frac{1}{a^2+x^2} dx = \frac{1}{a} \tan^{-1} \frac{x}{a}$

Άσκηση 2

(3)

Έστω το σήμα $x_p(t)$. Πως προκύπτει από διαχρονότητα του σήματος $x(t)$ με ένα τρένο παλμών. (ο σήμα $x(t)$ είναι ένα ημιτονοειδές σήμα συχνότητας ίσης με το ήμισιο της συχνότητας διαχρονότητας, σημαίνει $x(t) = \cos\left(\frac{\omega_s}{2}t + \phi\right)$).

και $x_p(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x(nT) \delta(t-nT)$ με $T = \frac{2\pi}{\omega_s}$.

(α) Βρείτε ένα σήμα $g(t)$ τέτοιο ώστε

$$x(t) = \cos\phi \cos\left(\frac{\omega_s}{2}t\right) + g(t).$$

(β) Δείξτε ότι $g(nT) = 0$ για $n = 0, \pm 1, \pm 2, \pm 3, \dots$

(γ) Χρησιμοποιώντας τα αποτελέσματα των επωφάσεων (α) και (β)

(δ) δείξτε ότι αν το $x_p(t)$ δόση ως είσοδο σε ένα ιδανικό βαθμωμένο φίλτρο με συχνότητα αποκοπής $\frac{\omega_s}{2}$ τότε η έξοδος είναι $y(t) = \cos\phi \cos\left(\frac{\omega_s}{2}t\right)$.

Λύση

(α) χρησιμοποιώντας την ταυτότητα:

$$\cos(a+b) = \cos a \cos b - \sin a \sin b.$$

$$\text{οπότε } x(t) = \cos\left(\frac{\omega_s}{2}t + \phi\right) = \cos\frac{\omega_s t}{2} \cos\phi - \sin\frac{\omega_s t}{2} \sin\phi \quad \left. \vphantom{x(t)} \right\} = 0$$

και $x(t) = \cos\phi \cos\frac{\omega_s t}{2} + g(t)$

$$\Rightarrow g(t) = -\sin\phi \sin\frac{\omega_s t}{2}$$

(β) $T = \frac{2\pi}{\omega_s} \Rightarrow g(nT) = -\sin\phi \sin\frac{\omega_s}{2} n \frac{2\pi}{\omega_s} \Rightarrow g(nT) = -\sin\phi \sin n\pi$

οπότε $g(nT) = 0$ για n ακέραιο

(γ) έχω $x_p(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x(nT) \delta(t-nT) \Rightarrow$

$$\Rightarrow X_p(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} (\cos\phi \cos \frac{\omega_s}{2} nT - \sin\phi \sin \frac{\omega_s}{2} nT) \delta(t-nT) = \quad (4)$$

$$= \sum_{n=-\infty}^{\infty} \cos\phi \cos \frac{\omega_s}{2} nT \delta(t-nT) \Rightarrow$$

Από το ω_s αγω. βγαί. όταν θα περάσει από bandpass filter
 φίλτρο με συχνότητα αποκομής $\omega_s/2$, συσχετίζεται
 κρατάτε το φάσμα του από $-\omega_s/2$ έως $\omega_s/2$ και αντιστοι-
 χη στο βωτ $y(t) = \cos\phi \cos \frac{\omega_s}{2} t$

Άσκηση 3

Έστω ΓΧΑ σύστημα που εισόδου και εξόδου συνδέονται με τη διαφορική εξίσωση

$$\frac{d^2 y(t)}{dt^2} - \frac{dy(t)}{dt} - 2y(t) = x(t)$$

(α) Βρείτε την συνάρτηση μεταφοράς του συστήματος και σχεδιάστε τους πόλους και τα μηδενικά τους

(β) βρείτε το $h(t)$ αν:

- (i) το σύστημα είναι ευσταθές
- (ii) το σύστημα είναι ασταθές
- (iii) το σύστημα δεν είναι ούτε ευσταθές ούτε ασταθές

(γ) επισημάνετε τα ερωτήματα (α) & (β) για το ΓΧΑ σύστημα να ερμηνεύεται από τη διαδοχική.

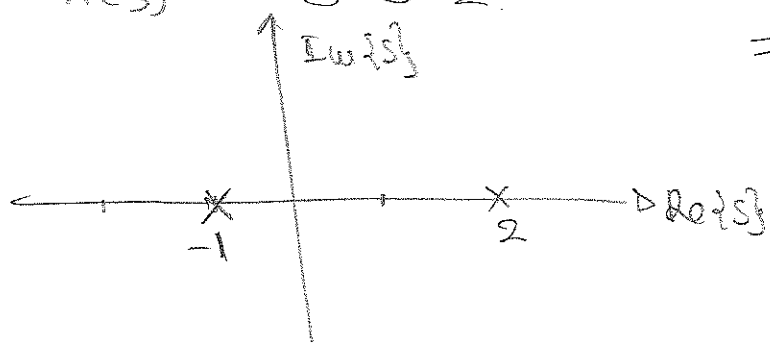
$$\frac{d^3 y(t)}{dt^3} + 3\frac{d^2 y(t)}{dt^2} + 9\frac{dy(t)}{dt} - 13y(t) = x(t)$$

Λύση

(α) $s^2 Y(s) - sY(s) - 2Y(s) = X(s) \Rightarrow$

$\Rightarrow Y(s) [s^2 - s - 2] = X(s) \Rightarrow$

$\Rightarrow \frac{Y(s)}{X(s)} = \frac{1}{s^2 - s - 2} \Rightarrow H(s) = \frac{1}{s^2 - s - 2} = \frac{1}{(s-2)(s+1)} =$
 $= \frac{A}{s-2} + \frac{B}{s+1} = \frac{1}{3(s-2)} - \frac{1}{3(s+1)}$
 $A = \frac{1}{3}, B = -\frac{1}{3}$



(β) (i) για ευσταθές δίκτυο που οδηγεί στη διαδοχική με ROC $-1 < \text{Re}\{s\} < 2$, οπότε

$$H(s) = \frac{1}{3} \frac{1}{s-2} - \frac{1}{3} \frac{1}{s+1} \quad -1 < \operatorname{Re}\{s\} < 2$$

από το ζεύγος $e^{-at} u(t) \longleftrightarrow \frac{1}{s+a}, \operatorname{Re}\{s\} > -a$.

και από το ζεύγος $-e^{-at} u(-t) \longleftrightarrow \frac{1}{s+a}, \operatorname{Re}\{s\} < -a$

εξω. $h(t) = -\frac{1}{3} e^{2t} u(-t) - \frac{1}{3} e^{-t} u(t)$

(ii) για κλειστότητα θέλω $\operatorname{Re}\{s\} > 2$

οπότε $H(s) = \frac{1}{3} \frac{1}{s-2} - \frac{1}{3} \frac{1}{s+1} = 0$

$\Rightarrow u(t) = \frac{1}{3} e^{2t} u(t) - \frac{1}{3} e^{-t} u(t)$

(iii) για εσωτερικότητα θέλω $\operatorname{Re}\{s\} < -1$

οπότε $h(t) = -\frac{1}{3} e^{2t} u(-t) + \frac{1}{3} e^{-t} u(-t)$

(c) $\frac{d^3 y(t)}{dt^3} + 3 \frac{d^2 y(t)}{dt^2} + 9 \frac{dy(t)}{dt} - 13 y(t) = x(t) = 0$

$\Rightarrow s^3 Y(s) + 3s^2 Y(s) + 9s Y(s) - 13 Y(s) = X(s) = 0$

$\Rightarrow \frac{Y(s)}{X(s)} = \frac{1}{s^3 + 3s^2 + 9s - 13} = \frac{1}{s^3 + 3s^2 + 13s - 4s - 13}$

$= \frac{1}{s^3 + 3s^2 + 13(s-1) - 4s} = \frac{1}{s^3 + 4s^2 - s^2 + 13(s-1) - 4s} = \frac{1}{s^3 - s^2 + 4s(s-1) + 13(s-1)}$

$= \frac{1}{s^2(s-1) + 4s(s-1) + 13(s-1)} = \frac{1}{(s-1)(s^2 + 4s + 13)} *$

* $s^2 + 4s + 13 = 0$

$\Delta = 16 - 52 = -36$

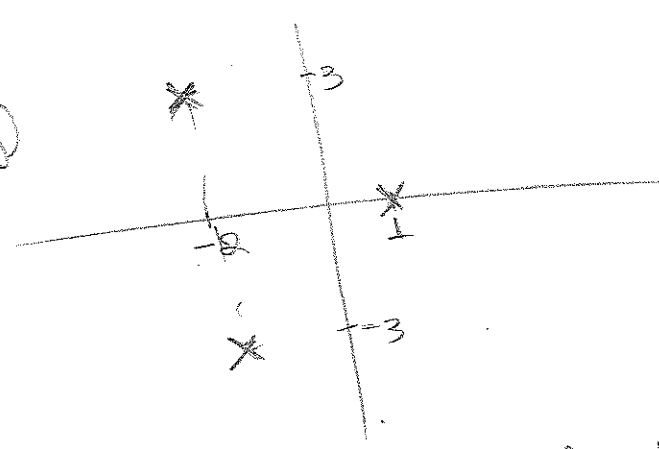
$s_{1,2} = \frac{-4 \pm j6}{2} \quad \begin{cases} s_1 = -2 + 3j \\ s_2 = -2 - 3j \end{cases}$

ααα $H(s) = \frac{1}{(s-1)(s+2-3j)(s+2+3j)} = \frac{A}{s-1} + \frac{B+C}{s+2-3j} + \frac{D+E}{s+2+3j}$

$\frac{1}{(1-1)(1+3j)(1+3j)} = \frac{1}{10}$

$H(s) = \frac{1}{(-2+3j-1)(-2+3j+2+3j)}$

$\frac{1}{(-3+3j)6j} = -\frac{1}{36} + \frac{1}{36}j$



(i) γα. ευσταθής α. ΘΕΛΩ $-2 < \text{Re}\{s\} < 1$

αποτε $H(s) = \frac{1/10}{s-1} - \frac{1}{36} \frac{1}{s+2-3j} + \frac{j}{36} \frac{1}{s+2-3j} - \frac{1}{36} \frac{1}{s+2+3j}$

$-\frac{j}{36} \frac{1}{s+2+3j} \Rightarrow$

$\Rightarrow h(t) = -\frac{1}{10} e^t u(-t) - \frac{1}{36} e^{(-2+3j)t} u(t) + \frac{j}{36} e^{(-2+3j)t} u(t) - \frac{1}{36} e^{(2+3j)t} u(t)$

$-\frac{j}{36} e^{(2+3j)t} u(t)$

(ii) γα. ασταθής α. ΘΕΛΩ $\text{Re}\{s\} > 1$

αποτε $h(t) = \frac{1}{10} e^t u(t) - \frac{1}{36} e^{(-2+3j)t} u(t) + \frac{j}{36} e^{(-2+3j)t} u(t) - \frac{1}{36} e^{(2+3j)t} u(t) - \frac{j}{36} e^{(2+3j)t} u(t)$

(iii) γα. ασταθής α. ΘΕΛΩ $\text{Re}\{s\} < -2$

ααα $u(t) = -\frac{1}{10} e^t u(-t) + \frac{1}{36} e^{(-2+3j)t} u(-t) - \frac{j}{36} e^{(-2+3j)t} u(-t) + \frac{1}{36} e^{(2+3j)t} u(-t) + \frac{j}{36} e^{(2+3j)t} u(-t)$

Άσκηση 4

Έστω το σήμα

$$x(t) = 3 \cos\left(\frac{3\pi}{4}t\right) + 2 \cos(8\pi t)$$

το $x(t)$ δείχνεται ληφείναι με ένα τρένο παλμών

$$p(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(t - nT) \text{ περίοδος } T.$$

Αποδείξτε ποδη πρέπει να είναι η δοκίμια δείχτοροηγίας ως που εξασφαλίση ορδη ανακατασκευή του σήματος $x(t)$.

Λύση

το δείχτορο ληφέντερο σήμα $x_p(t)$ είναι

$$x_p(t) = x(t) \cdot p(t)$$

και το φάσφα του είναι

$$X_p(\omega) = \frac{1}{2\pi} X(\omega) * P(\omega).$$

το φάσφα του $X(\omega)$ είναι

$$X(\omega) = 3\pi \delta\left(\omega - \frac{3\pi}{4}\right) + 3\pi \delta\left(\omega + \frac{3\pi}{4}\right) + 2\pi \delta(\omega - 8\pi) + 2\pi \delta(\omega + 8\pi)$$

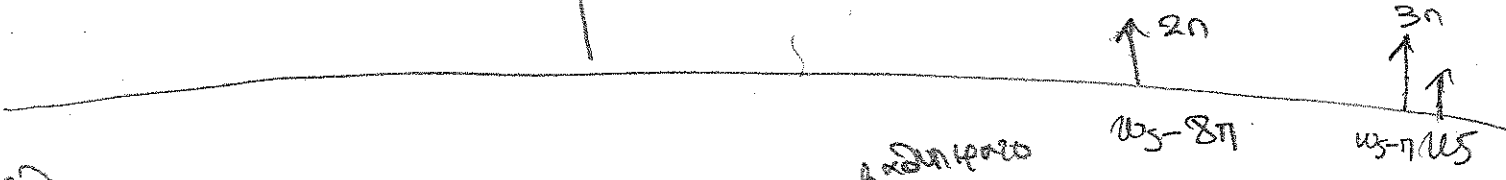
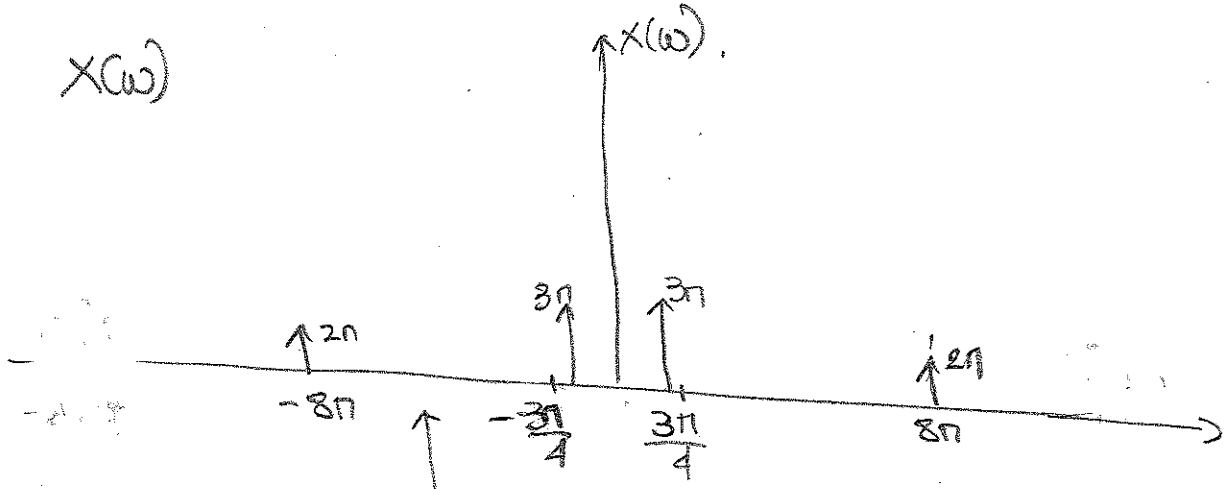
το φάσφα του $p(t)$ είναι $P(\omega) = \frac{2\pi}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta\left(\omega - k\frac{2\pi}{T}\right)$

το φάσφα του $x_p(t)$ είναι $X_p(\omega) = \frac{1}{2\pi} \cdot \frac{2\pi}{T} X(\omega) * \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta\left(\omega - k\frac{2\pi}{T}\right)$

$$= \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X\left(\omega - k\frac{2\pi}{T}\right)$$

ορα δεστω $16\pi < \frac{2\pi}{T} = 2 \cdot 16\pi < \omega_s \Rightarrow \boxed{\omega_s > 32\pi}$

$X(\omega)$



(b) αν το $X_p(t)$ περάσει από φίλτρο $h(t)$ με συχνότητα αποκοπής $\omega_c = \frac{3\pi}{4}$ πόσα υ έξοδος ω φίλτρου $Y(t)$?

$$Y(t) = 3 \cos\left(\frac{3\pi}{4} t\right)$$