#### ΠΑΝΕΠΙΣΤΗΜΙΟ ΚΡΗΤΗΣ

Τμήμα Επιστήμης Υπολογιστών

# ΗΥ-215: Εφαρμοσμένα Μαθηματικά για Μηχανικούς Εαρινό Εξάμηνο 2015-16

Διδάσκοντες: Γ. Στυλιανού, Γ. Καφεντζής

#### ΤΕΛΙΚΗ ΕΞΕΤΑΣΗ

Διάρκεια: 3 ώρες - Ημερομηνία: 30/5/2016

### Θέμα 1ο - Περιοδικά Σήματα - 20 μονάδες

Έστω το περιοδικό σήμα

$$x(t) = 4\cos(2\pi 400t - \pi/3) + 2\cos(2\pi 900t + \pi/8) + \cos(2\pi 1200t)$$

- (α') **(2.5 μ.)** Υπολογίστε την περίοδό του,  $T_0$ .
- (β΄) (5 μ.) Σχεδιάστε το φάσμα πλάτους και το φάσμα φάσης του σήματος.
- (γ΄) (10 μ.) Αν το x(t) δίνεται ως είσοδος σε ένα ΓΧΑ σύστημα με κρουστική απόκριση

$$h(t) = 2000 \operatorname{sinc}(2000t)$$

να βρείτε την έξοδο y(t).

(δ΄) **(2.5 μ.)** Ποιά είναι η ελάχιστη συχνότητα δειγματοληψίας  $f_s$  η οποία απαιτείται για να μπορεί να ανακατασκευαστεί πλήρως και ακριβώς το σήμα x(t) από τα δείγματά του;

Λύση:

(α΄) Η θεμελιώδης συχνότητα δίνεται ως

$$f_0 = \text{M.K.}\Delta\{f_1, f_2, f_3\} = \text{M.K.}\Delta\{400, 900, 1200\} = 100 \text{ Hz}$$
 (1)

και άρα

$$T_0 = \frac{1}{f_0} = \frac{1}{100} \text{ s} = 0.01 \text{ s}$$
 (2)

(β') Είναι

$$x(t) = 4\cos(2\pi 400t - \pi/3) + 2\cos(2\pi 900t + \pi/8) + \cos(2\pi 1200t)$$

$$= 2e^{-j\pi/3}e^{j2\pi 400t} + 2e^{j\pi/3}e^{-j2\pi 400t} + e^{j\pi/8}e^{j2\pi 900t} + e^{-j\pi/8}e^{-j2\pi 900t} + \frac{1}{2}e^{j2\pi 1200t} + \frac{1}{2}e^{-j2\pi 1200t}$$
(3)

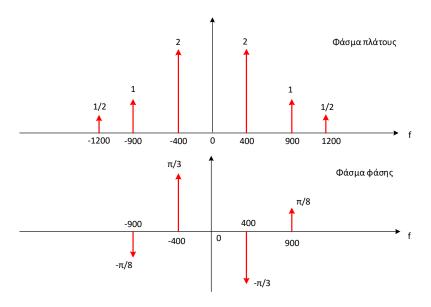
οπότε το φάσμα πλάτους και φάσης φαίνονται στο Σχήμα 1.

(γ') Είναι

$$h(t) = 2000 \operatorname{sinc}(2000 t) \longleftrightarrow H(f) = \operatorname{rect}\left(\frac{t}{2000}\right)$$
 (4)

που είναι ένα ιδανικό χαμηλοπερατό φίλτρο με συχνότητα αποκοπής  $f_c=1000$  Hz. Οπότε οι συχνότητες μεγαλύτερες από 1000 Hz της εισόδου θα χαθούν, και θα παραμείνουν ανεπηρέαστες οι συχνότητες μικρότερες από 1000 Hz. Οπότε

$$y(t) = 4\cos(2\pi 400t - \frac{\pi}{3}) + 2\cos(2\pi 900t + \frac{\pi}{8})$$
(5)



Σχήμα 1: Φάσματα πλάτους και φάσης Θέματος 1.

(δ΄) Η μέγιστη συχνότητα που υπάρχει στο σήμα είναι η x(t)=1200 Hz, άρα σύμφωνα με το θεώρημα του Shannon, η ελάχιστη συχνότητα δειγματοληψίας είναι η  $f_s=2\times 1200=2400$  Hz.

# Θέμα 2ο - Ανάλυση Fourier και Συστήματα - 15 μονάδες

Έστω το ευσταθές σύστημα που περιγράφεται από τη διαφορική εξίσωση

$$\frac{d}{dt}y(t) + y(t) = \frac{d}{dt}x(t) - x(t)$$

(α') (8 μ.) Δείξτε ότι

$$|H(f)|=1,\ orall f$$
 kai  $heta_h(f)= an^{-1}\left(rac{4\pi f}{4\pi^2 f^2-1}
ight)$ 

Τέτοια συστήματα ονομάζονται - όπως ξέρετε από τη θεωρία σας - all-pass συστήματα.

(β΄) (7 μ.) Δείξτε ότι η κρουστική απόκριση του συστήματος δίνεται ως

$$h(t) = \delta(t) - 2e^{-t}\epsilon(t)$$

Λύση:

(α') Είναι

$$\frac{d}{dt}y(t) + y(t) = \frac{d}{dt}x(t) - x(t) \longleftrightarrow j2\pi f Y(f) + Y(f) = j2\pi f X(f) - X(f)$$
(6)

$$Y(f)(j2\pi f + 1) = X(f)(j2\pi f - 1)$$
(7)

$$\frac{Y(f)}{X(f)} = H(f) = \frac{j2\pi f - 1}{j2\pi f + 1} \tag{8}$$

Το μέτρο της απόκρισης σε συχνότητα είναι

$$|H(f)| = \frac{|j2\pi f - 1|}{|j2\pi f + 1|} = \frac{\sqrt{4\pi^2 f^2 + 1}}{\sqrt{4\pi^2 f^2 + 1}} = 1, \ \forall f$$
 (9)

ενώ για τη φάση πρέπει να γράψουμε το H(f) ως

$$\begin{split} H(f) &= \frac{j2\pi f - 1}{j2\pi f + 1} \\ &= \frac{-(1 - j2\pi f)(1 - j2\pi f)}{|1 + j2\pi f|^2} \\ &= \frac{4\pi^2 f^2 - 1}{1 + 4\pi^2 f^2} + j\frac{4\pi f}{1 + 4\pi^2 f^2} \end{split}$$

οπότε

$$\theta_h(f) = \tan^{-1} \frac{\Im\{H(f)\}}{\Re\{H(f)\}} = \tan^{-1} \frac{4\pi f}{4\pi^2 f^2 - 1}$$
(10)

(β') Είναι

$$H(f) = j2\pi f \frac{1}{1 + i2\pi f} - \frac{1}{i2\pi f + 1} \longleftrightarrow h(t) = \frac{d}{dt}e^{-t}\epsilon(t) - e^{-t}\epsilon(t)$$
(11)

$$= -e^{-t}\epsilon(t) + e^{-t}\delta(t) - e^{-t}\epsilon(t)$$
(12)

$$= \delta(t) - 2e^{-t}\epsilon(t) \tag{13}$$

# Θέμα 3ο - Συσχέτιση - 25 μονάδες

Υπολογίστε την ετεροσυσχέτιση  $\phi_{xy}( au)$  των σημάτων ενέργειας

$$x(t) = e^{-2t}\cos(t)\epsilon(t)$$
  
$$y(t) = e^{-2t}\epsilon(t)$$

Σας δίνεται ότι 
$$\int_{t_1}^{t_2} e^{at} \cos(t) dt = \frac{e^{at}}{a^2+1} \big(a\cos(t)+\sin(t)\big)\Big]_{t_1}^{t_2}$$

Λύση:

Είναι

$$\phi_{xy}(\tau) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t)y(t+\tau)dt = \int_{-\infty}^{+\infty} e^{-2t}\cos(t)\epsilon(t)e^{-2(t+\tau)}\epsilon(t+\tau)dt$$
 (14)

$$=e^{-2\tau}\int_{-\infty}^{+\infty}e^{-4t}\cos(t)\epsilon(t)\epsilon(t+\tau)dt\tag{15}$$

Όμως

$$\epsilon(t)\epsilon(t+\tau) = \begin{cases} 1, & t \ge 0 \text{ kai } t \ge -\tau \\ 0, & \text{allow} \end{cases}$$
 (16)

Άρα έχουμε τις περιπτώσεις:

•  $-\tau \le 0 \Longrightarrow \tau \ge 0$ :

$$\phi_{xy}(\tau) = e^{-2\tau} \int_{-\infty}^{+\infty} e^{-4t} \cos(t) \epsilon(t) \epsilon(t + \tau) dt$$
(17)

$$=e^{-2\tau} \int_0^{+\infty} e^{-4t} \cos(t) \epsilon(t) \epsilon(t+\tau) dt$$
 (18)

$$= \frac{1}{17}e^{-2\tau} \left( e^{-4t} (-4\cos(t) + \sin(t)) \right) \Big|_0^{+\infty}$$
 (19)

$$=\frac{4}{17}e^{-2\tau}$$
 (20)

•  $-\tau > 0 \Longrightarrow \tau < 0$ :

$$\phi_{xy}(\tau) = e^{-2\tau} \int_{-\infty}^{+\infty} e^{-4t} \cos(t) \epsilon(t) \epsilon(t + \tau) dt$$
 (21)

$$=e^{-2\tau}\int_{-\tau}^{+\infty}e^{-4t}\cos(t)\epsilon(t)\epsilon(t+\tau)dt$$
(22)

$$= \frac{1}{17}e^{-2\tau} \left( e^{-4t} (-4\cos(t) + \sin(t)) \right) \Big|_{-\tau}^{+\infty}$$
 (23)

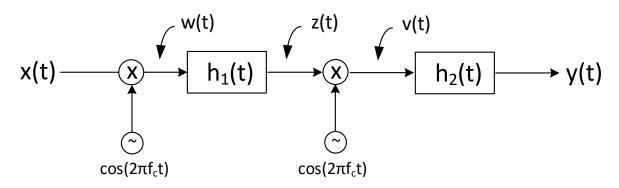
$$= \frac{4}{17}e^{2\tau}\cos(\tau) + \frac{1}{17}e^{2\tau}\sin(\tau)$$
 (24)

Άρα συνολικά

$$\phi_{xy}(\tau) = \begin{cases} \frac{4}{17}e^{-2\tau}, & \tau \ge 0\\ \frac{4}{17}e^{2\tau}\cos(\tau) + \frac{1}{17}e^{2\tau}\sin(\tau), & \tau < 0 \end{cases}$$
 (25)

# Θέμα 4ο - Μετασχ. Fourier - 30 μονάδες

Έστω η διάταξη του Σχήματος 2, με το σήμα εισόδου x(t) να έχει μετασχ. Fourier όπως στο Σχήμα 3.

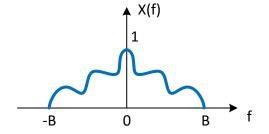


Σχήμα 2: Διάταξη Θέματος 4.

Τα συστήματα  $h_i(t)$  δίνονται ως:

$$h_1(t) = 4f_c \operatorname{sinc}(2f_c t)$$
  
 $h_2(t) = 8B \operatorname{sinc}(2Bt)$ 

και η συχνότητα  $f_c$  είναι  $f_c\gg B$ .



Σχήμα 3: Σήμα X(f) Θέματος 4.

- (α') **(5 μ.)** Σχεδιάστε το σήμα W(f) που θα μπει ως είσοδος στο σύστημα  $h_1(t)$  συναρτήσει του X(f).
  - (β΄) (5 μ.) Υπολογίστε και σχεδιάστε το μετασχ. Fourier του συστήματος  $h_1(t)$ .
  - (γ') **(5 μ.)** Σχεδιάστε το σήμα Z(f) που προκύπτει ως έξοδος από το σύστημα  $h_1(t)$ .
  - (δ') **(5 μ.)** Σχεδιάστε το σήμα V(f) που θα μπει ως είσοδος στο σύστημα  $h_2(t)$ .

(ε') (5 μ.) Υπολογίστε και σχεδιάστε το μετασχ. Fourier,  $H_2(f)$ ,του δεύτερου συστήματος,  $h_2(t)$ .

(στ') **(5 μ.)** Σχεδιάστε την τελική έξοδο της όλης διάταξης στο χώρο της συχνότητας, Y(f), και γράψτε τη μαθηματική μορφή του y(t) συναρτήσει του x(t).

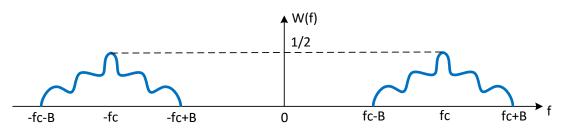
<u>Λύση:</u> (α΄) Είναι

$$w(t) = x(t)\cos(2\pi f_c t) \longleftrightarrow W(f) = X(f) * \left(\frac{1}{2}\delta(f - f_c) + \frac{1}{2}\delta(f + f_c)\right)$$

$$1 \times (f_c - f_c) = 1 \times (f_c - f_c)$$
(26)

$$= \frac{1}{2}X(f - f_c) + \frac{1}{2}X(f + f_c)$$
 (27)

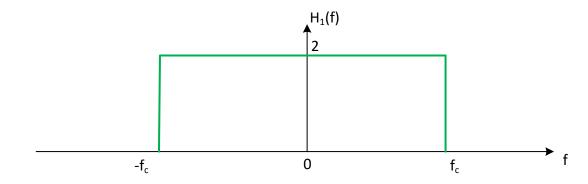
Το φάσμα φαίνεται στο Σχήμα 4.



Σχήμα 4: Φάσμα W(f).

$$h_1(t) = 4f_c \operatorname{sinc}(2f_c t) \longleftrightarrow H_1(f) = 2\operatorname{rect}\left(\frac{f}{2f_c}\right)$$
 (28)

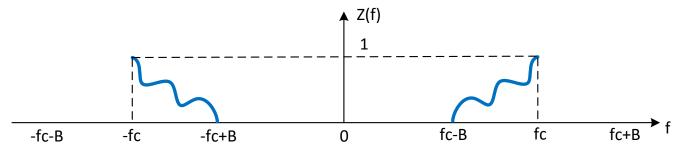
το οποίο φαίνεται στο Σχήμα 5.



Σχήμα 5: Φάσμα  $H_1(f)$ .

$$Z(f) = W(f)H_1(f) = \frac{1}{2}X(f - f_c)H_1(f) + \frac{1}{2}X(f + f_c)H_1(f)$$
(29)

που δεν είναι τίποτε άλλο από ένα κομμάτι του αρχικού φάσματος W(f) όπως στο Σχήμα 6, αφού το  $H_1(f)$  είναι ένα ιδανικό χαμηλοπερατό φίλτρο.

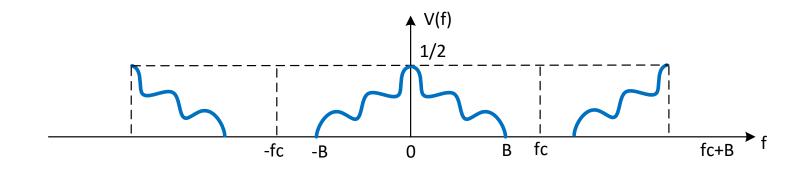


Σχήμα 6: Φάσμα Z(f).

(δ) Το V(f) θα είναι το φάσμα του Z(f) μετατοπισμένο στις συχνότητες  $\pm f_c$ , δηλ.

$$v(t) = z(f)\cos(2\pi f_c t) \longleftrightarrow V(f) = \frac{1}{2}Z(f - f_c) + \frac{1}{2}Z(f + f_c)$$
(30)

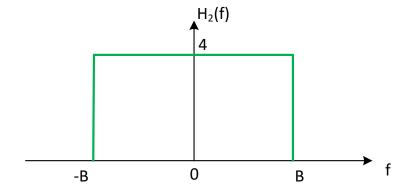
όπως στο Σχήμα 7.



Σχήμα 7: Φάσμα V(f).

$$h_2(t) = 8B\operatorname{sinc}(2\mathrm{Bt}) \longleftrightarrow H_2(f) = 4\operatorname{rect}\left(\frac{f}{2\mathrm{B}}\right)$$
 (31)

το οποίο φαίνεται στο Σχήμα 8.

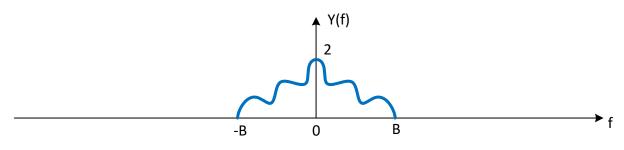


Σχήμα 8: Φάσμα  $H_2(f)$ .

(στ') Η έξοδος Y(f) θα είναι της μορφής

$$Y(f) = V(f)H_2(f) = \frac{1}{2}Z(f - f_c)H_2(f) + \frac{1}{2}Z(f + f_c)H_2(f)$$
(32)

όπως στο Σχήμα 9, αφού το  $H_2(f)$  είναι ένα ιδανικό χαμηλοπερατό φίλτρο. δηλ. είναι ίδιο με το αρχικό σήμα



Σχήμα 9: Φάσμα Y(f).

εισόδου x(t), πολλαπλασιασμένο επί 2, δηλ.

$$y(t) = 2x(t) \tag{33}$$

### Θέμα 5ο - Συστήματα στο χώρο του Laplace - 25 μονάδες

Ένα aιτιατό σύστημα έχει ρητή συνάρτηση μεταφοράς H(s). Το σύστημα ικανοποιεί τις ακόλουθες συνθήκες:

• Το σήμα

$$\frac{d^2}{dt^2}h(t) + 3\frac{d}{dt}h(t) + 2h(t)$$

ισούται με μια κατανομή Δέλτα αγνώστου πλάτους,  $a\delta(t)$ , και μια μοναδιαία βηματική συνάρτηση  $\epsilon(t)$ .

• Ισχύει  $H(1)=\frac{1}{2}$ 

Βρείτε τη συνάρτηση μεταφοράς H(s) και την κρουστική απόκριση h(t) του συστήματος.

Λύση:

Είναι

$$\frac{d^2}{dt^2}h(t) + 3\frac{d}{dt}h(t) + 2h(t) = a\delta(t) + \epsilon(t) \longleftrightarrow s^2H(s) + 3sH(s) + 2H(s) = a + \frac{1}{s} \tag{34}$$

$$(s^2 + 3s + 2)H(s) = \frac{as+1}{s}$$
 (35)

$$H(s) = \frac{as+1}{s(s^2+3s+2)}$$
 (36)

$$= \frac{as+1}{s(s+1)(s+2)}$$
 (37)

Από δεδομένα

$$H(1) = \frac{1}{2} {38}$$

$$\frac{a+1}{6} = \frac{1}{2} \tag{39}$$

$$a = 2 \tag{40}$$

Οπότε τελικά

$$H(s) = \frac{2s+1}{s(s+1)(s+2)} \tag{41}$$

Αναπτύσσοντάς το σε μερικά κλάσματα, έχουμε

$$H(s) = \frac{A}{s} + \frac{B}{s+1} + \frac{C}{s+2} \tag{42}$$

με

$$A = \frac{2s+1}{(s+1)(s+2)}\Big|_{s=0} = \frac{1}{2}$$
(43)

$$B = \frac{2s+1}{s(s+2)}\Big|_{s=-1} = 1 \tag{44}$$

$$C = \frac{2s+1}{s(s+1)}\Big|_{s=-2} = -\frac{3}{2} \tag{45}$$

οπότε

$$H(s) = \frac{1}{2}\frac{1}{s} + \frac{1}{s+1} - \frac{3}{2}\frac{1}{s+2} \tag{46}$$

και αφού το σύστημα είναι αιτιατό, το πεδίο σύγκλισής του θα είναι δεξιόπλευρο και συγκεκριμένα  $\Re\{s\}>0$ , οπότε η κρουστική απόκριση θα είναι (με χρήση γνωστών ζευγών)

$$h(t) = \frac{1}{2}\epsilon(t) + e^{-t}\epsilon(t) - \frac{3}{2}e^{-2t}\epsilon(t)$$
(47)