

**Θέμα 1:** (30%) Τα (a), (b), και (c) είναι ανεξάρτητα ερωτήματα. Απαντήστε αναλυτικά.

(a, 8%) Δίνεται το σήμα:  $x[n] = \delta[n] - \cos(\pi n/8)$ .

(i, 3%) Είναι το σήμα άρτιο ή περιττό;

(ii, 5%) Πρόκειται για σήμα ισχύος ή ενέργειας και ποια είναι η ισχύς και ενέργειά του;

(b, 7%) Βρείτε την θεμελιώδη περίοδο του σήματος  $x(t) = \sin(2t) + [\cos(2t - \pi/3)]^2$ .

(c, 15%) Δίνεται το σύστημα με απόχριση  $y(t) = x(t/2) + 3$  σε είσοδο  $x(t)$ .

(i, 4%) Είναι το σύστημα αιτιατό;

(ii, 4%) Είναι το σύστημα Γ.Χ.Α.;

(iii, 4%) Είναι το σύστημα ευσταθές;

(iv, 3%) Είναι το σύστημα αντιστρέψιμο, και αν ναι, ποιο είναι το αντίστροφό του;

**Λύση:**

(a.i) Το σήμα είναι **άρτιο**, γιατί:  $x[-n] = \delta[-n] - \cos(-\pi n/8) = \delta[n] - \cos(\pi n/8) = x[n]$ .

(a.ii) Το σήμα είναι σήμα **ισχύος**, όπως αποδεικνύουμε παραχάτω. Αυτό είναι αναμενόμενο, γιατί είναι άθροισμα ενός περιοδικού σήματος (του  $\cos(\bullet)$ ) και ενός σήματος με τοπική ενέργεια (το  $\delta[n]$  είναι μονάδα μόνο στο μηδέν). Πράγματι, χρησιμοποιώντας και την σχέση  $2 \cos^2(\theta) = (1 + \cos(2\theta))$ , έχουμε:

$$\begin{aligned} \frac{1}{2N+1} \sum_{n=-N}^N |x[n]|^2 &= -\frac{1}{2N+1} + \frac{1}{2N+1} \sum_{n=-N}^N \cos^2(\pi n/8) \\ &= \frac{1}{2N+1} \left( -1 + \sum_{n=-N}^N \frac{1}{2} \right) + \frac{1}{2N+1} \sum_{n=-N}^N \frac{1}{2} \cos(\pi n/4) \\ &= \frac{1}{2N+1} \frac{2N-2}{2} + \frac{1}{2N+1} \sum_{n=0}^N \cos(\pi n/4) \\ &= \frac{1}{2} \frac{2N-2}{2N+1} + \frac{1}{2N+1} \sum_{n=0}^{8 \lfloor N/8 \rfloor} \cos(\pi n/4) + \frac{1}{2N+1} \sum_{8 \lfloor N/8 \rfloor + 1}^N \cos(\pi n/4). \end{aligned}$$

Παρατηρούμε πως ο δεύτερος όρος του παραπάνω αθροίσματος είναι μηδέν, ενώ το όριο του τρίτου όρου με  $N \rightarrow +\infty$  γίνεται επίσης μηδέν, καθόσον φράσσεται από το  $\pm 8/(2N+1)$ . Το όριο τέλος του πρώτου όρου όταν  $N \rightarrow +\infty$  είναι προφανώς  $1/2$ . Συνεπώς πρόκειται για σήμα ισχύος με  $P_\infty = 1/2$  (και προφανώς  $E_\infty = \infty$ ).

(b) Χρησιμοποιούμε την σχέση  $2 \cos^2 \theta = 1 + \cos(2\theta)$  και ξαναγράφουμε το σήμα ως:

$$x(t) = \sin(2t) + \frac{1}{2} \cos(4t - 2\pi/3) + \frac{1}{2}.$$

Ο πρώτος όρος είναι περιοδικό σήμα με  $\Omega_o = 2$ , άρα  $T_o = \pi$ , ο δεύτερος όρος περιοδικό σήμα με  $\Omega_o = 4$ , άρα  $T_o = \pi/2$ , ενώ ο τρίτος όρος είναι σταθερά. Κατά συνέπεια το άθροισμά τους είναι περιοδικό με θεμελιώδη περίοδο  $T_o = \pi$  ( $\Omega_o = 2$ ) [αφού ο δεύτερος όρος έχει θεμελιώδη περίοδο  $T_o = \pi/2$  θα έχει περίοδο και την  $2T_o = \pi$ ].

(c.i) Το σύστημα είναι **μη αιτιατό**, καθόσον για  $t = -2$ , η έξοδός του είναι  $y(-2) = x(-1) + 3$ , δηλαδή εξαρτάται από την τιμή εισόδου στην μελλοντική χρονική στιγμή  $t = -1$ .

(c.ii) Το σύστημα **δεν είναι Γ.Χ.Α.**, καθόσον δεν είναι ούτε γραμμικό (λόγω της σταθερής 3), ούτε χρονικά αναλλοίωτο (λόγω του  $t/2$ ). Πιο αναλυτικά:

Το σύστημα δεν είναι γραμμικό, λόγω της σταθερής 3, καθόσον ισχύει γενικά ότι:

$$(\alpha x_1(t/2) + \beta x_2(t/2)) + 3 \neq \alpha[x_1(t/2) + 3] + \beta[x_2(t/2) + 3],$$

για  $\alpha + \beta \neq 1$ .

Το σύστημα επίσης είναι χρονικά μεταβαλλόμενο, λόγω του όρου  $t/2$  επί του σήματος εισόδου. Πράγματι, εάν θεωρήσουμε ως σήμα εισόδου το  $x_1(t) = u(t+1) - u(t-1)$ , δηλαδή τον παλμό με τιμή 1 στο διάστημα  $[-1, 1]$ , παίρνουμε ως έξοδο το  $y_1(t) = u(t+2) - u(t-2) + 3$ , δηλαδή τον παλμό με τιμή 4 στο διάστημα  $[-2, 2]$ . Εάν τώρα θεωρήσουμε ως σήμα εισόδου το  $x_2(t) = x_1(t-1) = u(t) - u(t-2)$ , δηλαδή τον παλμό με τιμή 1 στο διάστημα  $[0, 2]$ , παίρνουμε ως έξοδο το  $y_2(t) = u(t) - u(t-4) + 3$ , δηλαδή τον παλμό με τιμή 4 στο διάστημα  $[0, 4]$ . Παρατηρούμε κατά συνέπεια ότι  $y_2(t) \neq y_1(t-1)$ , καθόσον  $y_1(t-1) = u(t-1) - u(t-3) + 3$ , δηλαδή παλμός με τιμή 4 στο διάστημα  $[-1, 3]$ .

(c.iii) Το σύστημα είναι **ευσταθές** (χατά BIBO), καθόσον για φραγμένη είσοδο  $|x(t)| < M$  για όλα τα  $t$ ,

$$|y(t)| = |x(t/2) + 3| \leq |x(t/2)| + 3 = M + 3,$$

για όλα τα  $t$ , έχουμε κατά συνέπεια φραγμένη έξοδο.

(c.iv) Το σύστημα είναι **αντιστρέψιμο**, με το αντίστροφο σύστημα να δίνεται από την εξίσωση εισόδου-έξόδου:  $y(t) = x(2t) - 3$ . Αυτό είναι εύκολο να το διαπιστώσει κανείς, εάν θεωρήσει το αντίστροφο ως συνδεδεμένο σειριακά με το αρχικό σύστημα. Η είσοδος στο αντίστροφο σύστημα θα είναι το σήμα  $y(t) = x(t/2) + 3$ , οπότε η έξοδός του θα είναι  $w(t) = y(2t) - 3 = x(2t/2) + 3 - 3 = x(t)$ , δηλαδή το αρχικό σήμα  $x(t)$ .

Θέμα 2: (20%) Υπολογίστε αναλυτικά την συνέλιξη  $y[n] = x[n] * h[n]$ , όπου:

$$x[n] = 3^n u[1 - n], \quad h[n] = u[n].$$

Σχεδιάστε και τα τρία σήματα ( $x[n]$ ,  $h[n]$ , και  $y[n]$ ), σημειώνοντας κρίσιμες τιμές στους άξονες.

Λύση:

Στο σχήμα (αριστερά) φαίνονται σχεδιασμένα τα σήματα  $x[k]$  και  $h[n - k]$ . Είναι προφανές ότι τα σήματα έχουν μη μηδενική επικάλυψη για όλα τα  $n$ . Για  $n \geq 1$ , το πεδίο επικάλυψης παραμένει σταθερό και είναι το διάστημα  $k \leq 1$ . Άρα για  $n \geq 1$ :

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{k=1} 3^k = 3 + \sum_{k=-\infty}^0 3^k = 3 + \sum_{r=0}^{+\infty} \left(\frac{1}{3}\right)^r = 3 + \frac{1}{1 - (1/3)} = \frac{9}{2},$$

δηλαδή το  $y[n]$  κρατάει σταθερή τιμή 4.5 για  $n \geq 1$ .

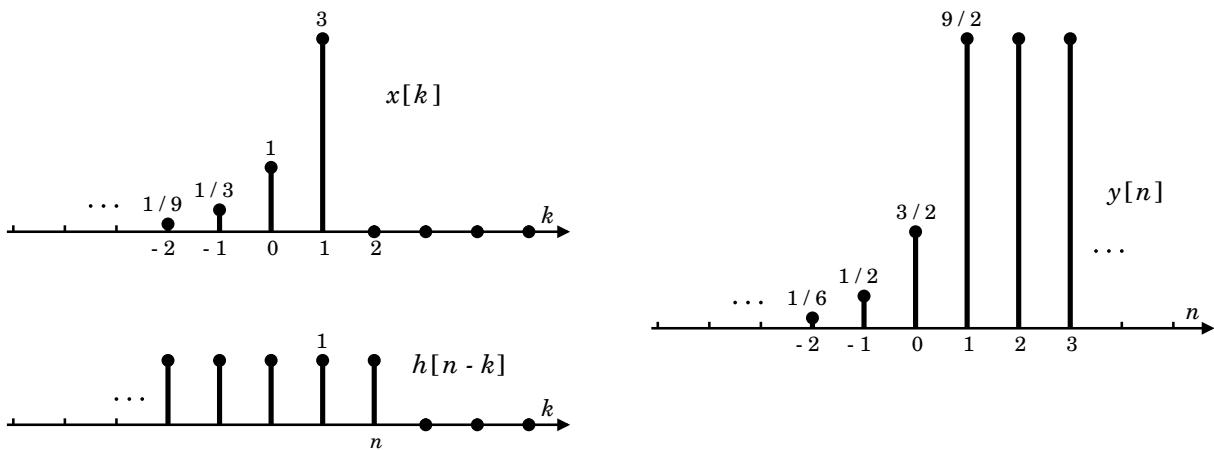
Για  $n < 1$  επικάλυψη των σημάτων λαμβάνει χώρα μόνο για  $k \leq n$ . Συνεπώς:

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^n 3^k = \sum_{l=-n}^{+\infty} \left(\frac{1}{3}\right)^l = \sum_{m=0}^{+\infty} \left(\frac{1}{3}\right)^{m-n} = \left(\frac{1}{3}\right)^{-n} \sum_{m=0}^{+\infty} \left(\frac{1}{3}\right)^m = 3^n \frac{3}{2} = \frac{3^{n+1}}{2}.$$

Συνεπώς:

$$y[n] = \begin{cases} 9/2, & \text{για } n \geq 1 \\ 3^{n+1}/2, & \text{αλλού} \end{cases}$$

Η συνέλιξη είναι σχεδιασμένη στο δεξιό μέρος του σχήματος.



**Θέμα 3:** (25%) Τα (a) και (b) είναι ανεξάρτητα ερωτήματα. Απαντήστε αναλυτικά.

(a, 12%) Υπολογίστε τον μετασχηματισμό Fourier  $X(\Omega)$  του σήματος  $x(t) = 3t e^{2t} \cos\left(\frac{\pi}{4}t\right)u(-t)$ .

(b, 13%) Υπολογίστε τον μετασχηματισμό Fourier  $X(\Omega)$  του σήματος  $x(t) = \frac{1}{\pi t^2} \sin(t) \sin(3t/2)$ .

Λύση:

(a) Το πρόβλημα μπορεί να λυθεί με δύο τρόπους. Και οι δύο απαιτούν χρήση του ζεύγους μετασχηματισμού Fourier  $t e^{-at}u(t) \xleftrightarrow{\mathcal{F}} 1/(a + j\Omega)^2$ , εάν  $\operatorname{Re}\{a\} > 0$ , η ισοδύναμα λόγω της ιδιότητας αντιστροφής στον χρόνο ( $x(-t) \xleftrightarrow{\mathcal{F}} X(-\Omega)$ ),  $t e^{at}u(-t) \xleftrightarrow{\mathcal{F}} -1/(a - j\Omega)^2$ , εάν  $\operatorname{Re}\{a\} > 0$ .

Ο πρώτος τρόπος υπολογισμού χρησιμοποιεί τον τύπο του Euler για το συνημίτονο, οπότε έχουμε:

$$3t e^{2t} \cos\left(\frac{\pi}{4}t\right)u(-t) = 3t e^{2t} \frac{e^{j\pi t/4} + e^{-j\pi t/4}}{2}u(-t) = \frac{3}{2}t e^{t(2+j\pi/4)}u(-t) + \frac{3}{2}t e^{t(2-j\pi/4)}u(-t) ,$$

κατά συνέπεια,

$$\begin{aligned} X(\Omega) &= -\frac{3}{2} \frac{1}{(2 + j\pi/4 - j\Omega)^2} - \frac{3}{2} \frac{1}{(2 - j\pi/4 - j\Omega)^2} \\ &= -\frac{3}{2} \frac{1}{(2 - j(\Omega - \pi/4))^2} - \frac{3}{2} \frac{1}{(2 - j(\Omega + \pi/4))^2} . \end{aligned}$$

Τα παραπάνω ισχύουν καθόσον  $\operatorname{Re}\{2 \pm j\pi/4\} = 2 > 0$ .

Εναλλακτικά, μπορούμε να παρατηρήσουμε ότι  $x(t) = x_1(t)x_2(t)$ , όπου  $x_1(t) = 3t e^{2t}u(-t)$  και  $x_2(t) = \cos(\pi t/4)$ . Κατά συνέπεια,

$$\begin{aligned} \mathcal{F}\{x(\Omega)\} &= \frac{1}{2\pi} [\mathcal{F}\{x_1(\Omega)\} * \mathcal{F}\{x_2(\Omega)\}] = \frac{1}{2\pi} \left[ -\frac{3}{(2 - j\Omega)^2} * \pi(\delta(\Omega - \pi/4) + \delta(\Omega + \pi/4)) \right] \\ &= -\frac{3}{2} \frac{1}{(2 - j\Omega)^2} * \delta(\Omega - \pi/4) - \frac{3}{2} \frac{1}{(2 - j\Omega)^2} * \delta(\Omega + \pi/4) \\ &= -\frac{3}{2} \frac{1}{(2 - j(\Omega - \pi/4))^2} - \frac{3}{2} \frac{1}{(2 - j(\Omega + \pi/4))^2} , \end{aligned}$$

από την γνωστή ιδιότητα συνέλιξης με την χρονοστική συνάρτηση.

(b) Χρησιμοποιώντας την ιδιότητα του μετασχηματισμών Fourier όσον αφορά πολλαπλασιασμό στο πεδίο του χρόνου / συνέλιξη στο πεδίο της συχνότητας, παίρνουμε:

$$\mathcal{F}\{x(t)\} = \pi \mathcal{F}\left\{\frac{\sin(t)}{\pi t} \frac{\sin(3t/2)}{\pi t}\right\} = \pi \frac{1}{2\pi} \mathcal{F}\left\{\frac{\sin(t)}{\pi t}\right\} * \mathcal{F}\left\{\frac{\sin(3t/2)}{\pi t}\right\} = \frac{1}{2} (X_1(\Omega) * X_2(\Omega)) ,$$

όπου:

$$X_1(\Omega) = \begin{cases} 1, & \text{για } |\Omega| < 1 \\ 0, & \text{για } |\Omega| > 1 \end{cases} \quad \text{και} \quad X_2(\Omega) = \begin{cases} 1, & \text{για } |\Omega| < 3/2 \\ 0, & \text{για } |\Omega| > 3/2 \end{cases} .$$

Προχωράμε στην συνέχεια στον υπολογισμό της συνέλιξης  $X_1(\Omega) * X_2(\Omega)$   
 $= \int_{-\infty}^{+\infty} X_1(\Theta) X_2(\Omega - \Theta) d\Theta$ . Στο αριστερό τμήμα του παρακάτω σχήματος έχουμε σχεδιάσει τα  $X_1(\Theta)$  και  $X_2(\Omega - \Theta)$ .

Είναι προφανές ότι αυτά δεν έχουνε επικάλυψη, όταν  $3/2 + \Omega < -1$ , ισοδύναμα  $\Omega < -5/2$ , όπως και όταν  $-3/2 + \Omega > 1$ , ισοδύναμα  $\Omega > 5/2$ . Στις δύο αυτές περιπτώσεις η συνέλιξη είναι μηδενική.

Συνεχίζοντας, βλέπουμε ότι όπως το  $X_2(\Omega - \Theta)$  αρχίζει και μετακινείται προς τα δεξιά (αυξάνεται δηλαδή η τιμή του  $\Omega$ ), μερική επικάλυψη λαμβάνει χώρα στο διάστημα  $-1 < 3/2 + \Omega < 1$ , ισοδύναμα για  $-5/2 < \Omega < -1/2$ . Στο διάστημα αυτό η συνέλιξη θα ισούται με:

$$\int_{\Theta=-1}^{\Theta=3/2+\Omega} 1 \cdot 1 \cdot d\Theta = 3/2 + \Omega + 1 = \Omega + 5/2 .$$

Παρόμοια, βλέπουμε ότι όπως το  $X_2(\Omega - \Theta)$  αρχίζει και μετακινείται προς τα αριστερά της δεξιάς περιοχής μη επικάλυψης (μειώνεται δηλαδή η τιμή του  $\Omega$  σε σχέση με το  $5/2$ ), μερική επικάλυψη λαμβάνει χώρα στο διάστημα  $-1 < -3/2 + \Omega < 1$ , ισοδύναμα για  $1/2 < \Omega < 5/2$ . Στο διάστημα αυτό η συνέλιξη θα ισούται με:

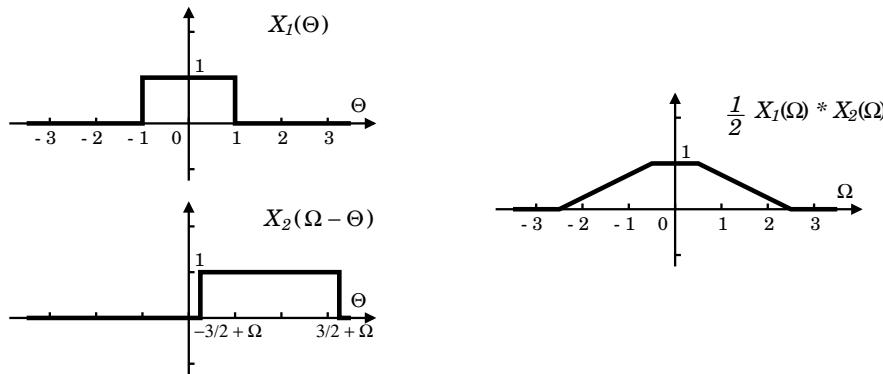
$$\int_{\Theta=-3/2+\Omega}^{\Theta=1} 1 \cdot 1 \cdot d\Theta = 1 - (\Omega - 3/2) = 5/2 - \Omega .$$

Τέλος, παραμένει μία περιοχή όπου όλο το  $X_1(\Theta)$  επικαλύπτεται από τμήματα του  $X_2(\Omega - \Theta)$ . Αυτό προφανώς συμβαίνει για το διάστημα για το οποίο ισχύουν οι εξής δύο ανισότητες ταυτόχρονα:  $3/2 + \Omega > 1$  και  $-3/2 + \Omega < -1$ , ισοδύναμα δηλαδή  $-1/2 < \Omega < 1/2$ . Για το διάστημα αυτό η συνέλιξη δίνεται από το ολοκλήρωμα  $\int_{-1}^1 d\Theta = 2$ .

Συνοψίζοντας τα παραπάνω, και πολλαπλασιάζοντας και με τον συντελεστή  $1/2$  της πρώτης εξίσωσης που είχαμε αφελήσει στα παραπάνω, παίρνουμε την ζητούμενη απάντηση:

$$\mathcal{F}\{x(t)\} = \begin{cases} 0, & \text{για } \Omega \leq -5/2 \\ \Omega/2 + 5/4, & \text{για } -5/2 < \Omega < -1/2 \\ 1, & \text{για } -1/2 \leq \Omega \leq 1/2 \\ -\Omega/2 + 5/4, & \text{για } 1/2 < \Omega < 5/2 \\ 0, & \text{για } \Omega \geq 5/2 \end{cases} .$$

Ο μετασχηματισμός φαίνεται στο δεξιό τμήμα του σχήματος.



**Θέμα 4:** (25%) Βρείτε την απόκριση συχνότητας  $H(\Omega)$  και την χρονοστική απόκριση  $h(t)$  του αιτιατού, Γ.Χ.Α. συστήματος συνεχούς χρόνου που ικανοποιεί την εξίσωση:

$$\frac{d^2y(t)}{dt^2} + 6\frac{dy(t)}{dt} + 9y(t) = \frac{dx(t)}{dt} + x(t) .$$

Ποια είναι η έξοδος του παραπάνω συστήματος  $y(t)$ , όταν η είσοδός του είναι  $x(t) = e^{-t}u(t)$ ;

Λύση:

Η απόκριση συχνότητας δίνεται από:

$$H(\Omega) = \frac{Y(\Omega)}{X(\Omega)} = \frac{j\Omega + 1}{(j\Omega)^2 + 6j\Omega + 9} = \frac{1 + j\Omega}{9 - \Omega^2 + 6j\Omega} .$$

Αναλύοντας την παραπάνω σε μερικά κλάσματα, παίρνουμε:

$$H(\Omega) = \frac{1 + j\Omega}{(3 + j\Omega)^2} = \frac{1}{3 + j\Omega} - \frac{2}{(3 + j\Omega)^2} .$$

Κατά συνέπεια,

$$h(t) = \mathcal{F}^{-1}\{H(\Omega)\} = e^{-3t}u(t) - 2t e^{-3t}u(t) .$$

Ο μετασχηματισμός Fourier του σήματος εισόδου είναι:

$$X(\Omega) = \mathcal{F}\{x(t)\} = \frac{1}{1 + j\Omega} .$$

Κατά συνέπεια,

$$Y(\Omega) = X(\Omega) H(\Omega) = \frac{1 + j\Omega}{(1 + j\Omega)(3 + j\Omega)^2} = \frac{1}{(3 + j\Omega)^2} ,$$

οπότε το ζητούμενο σήμα είναι το

$$y(t) = \mathcal{F}^{-1}\{Y(\Omega)\} = t e^{-3t}u(t) .$$

**Θέμα 1:** (30%) Τα (a), (b), και (c) είναι ανεξάρτητα ερωτήματα. Απαντήστε αναλυτικά.

(a, 8%) Δίνεται το σήμα:  $x(t) = e^{-3t}u(t) - e^{3t}u(-t)$ .

(i, 3%) Είναι το σήμα άρτιο ή περιττό;

(ii, 5%) Πρόκειται για σήμα ισχύος ή ενέργειας και ποια είναι η ισχύς και ενέργειά του;

(b, 7%) Βρείτε την θεμελιώδη περίοδο του σήματος  $x[n] = \cos(\pi n/2) \cos(\pi n/4) + \sin(\pi n/8)$ .

(c, 15%) Δίνεται το σύστημα με απόκριση  $y[n] = (n+1)x[n]$  σε είσοδο  $x[n]$ .

(i, 4%) Είναι το σύστημα αιτιατό;

(ii, 4%) Είναι το σύστημα Γ.Χ.Α.;

(iii, 4%) Είναι το σύστημα ευσταθές;

(iv, 3%) Είναι το σύστημα αντιστρέψιμο, και, αν ναι, ποιο είναι το αντίστροφό του;

### Λύση:

(a.i) Το σήμα είναι **περιττό**, γιατί:

$$x(-t) = e^{3t}u(-t) - e^{-3t}u(t) = -(e^{-3t}u(t) - e^{3t}u(-t)) = -x(t).$$

(a.ii) Υποψιαζόμαστε ότι λόγω της μορφής του (φθίνον εκθετικό σήμα προς τα  $\pm\infty$ ) πρόκειται για σήμα **ενέργειας**. Πράγματι:

$$E_\infty = \int_{t=-\infty}^{+\infty} |x(t)|^2 dt = \int_0^{+\infty} (e^{-3t})^2 dt + \int_{-\infty}^0 (e^{3t})^2 dt = 2 \int_0^{+\infty} e^{-6t} dt = -\frac{2}{6} e^{-6t} \Big|_0^{+\infty} = \frac{1}{3}.$$

Κατά συνέπεια το σήμα είναι όντως σήμα ενέργειας με  $E_\infty = 1/3$  (και προφανώς με  $P_\infty = 0$ ).

(b) Χρησιμοποιούμε την σχέση  $2 \cos \alpha \cos \beta = \cos(\alpha+\beta) + \cos(\alpha-\beta)$  και ξαναγράφουμε το σήμα ως:

$$x[n] = \frac{1}{2} \cos(3\pi n/4) + \frac{1}{2} \cos(\pi n/4) + \sin(\pi n/8).$$

Δεν είναι δύσκολο να δούμε πως και οι τρεις όροι του αυθροίσματος αντιστοιχούν σε περιοδικά σήματα με θεμελιώδη περίοδο  $N_o = 8$  ( $= m(8/3)$  με  $m = 3$ ),  $N_o = 8$ , και  $N_o = 16$  αντίστοιχα. Άρα τα άνθροισμά τους έχει θεμελιώδη περίοδο  $N_o = 16$  [αφού οι δύο πρώτοι όροι έχουν θεμελιώδη περίοδο  $N_o = 8$ , θα έχουν περίοδο και την  $2N_o = 16$ ].

(c.i) Το σύστημα είναι προφανώς **αιτιατό**, καθόσον η έξοδός του για κάθε τιμή  $n$  εξαρτάται μόνο από την είσοδο του στην ίδια τιμή  $n$ .

(c.ii) Το σύστημα είναι γραμμικό, ωστόσο δεν είναι χρονικά αναλλοίωτο, καθόσον για παράδειγμα όταν η είσοδός του είναι  $x[n] = \delta[n]$ , η έξοδός του είναι  $y[n] = \delta[n]$ , ενώ όταν η είσοδός του είναι  $x[n] = \delta[n+1]$ , η έξοδός του είναι  $y[n] = (-1+1)\delta[n+1] = 0 \neq \delta[n+1]$ . Άρα το σύστημα δεν είναι **Γ.Χ.Α.**

- (c.iii) Το σύστημα είναι **ασταθές** (κατά BIBO) καθόσον για παράδειγμα η έξοδός του στο φραγμένο σήμα εισόδου  $x[n] = u[n]$  είναι η μη φραγμένη  $y[n] = (n+1)u[n]$ , που τείνει στο άπειρο, όταν  $n \rightarrow +\infty$ .
- (c.iv) Το σύστημα είναι **μη αντιστρέψιμο** καθόσον για παράδειγμα δύο διαφορετικά σήματα εισόδου, τα  $x[n] = \delta[n+1]$  και  $x[n] = 0$  δίνουν την ίδια έξοδο  $y[n] = 0$ .

**Θέμα 2:** (20%) Υπολογίστε αναλυτικά την συνέλιξη  $y(t) = x(t) * h(t)$ , όπου:

$$x(t) = e^{-at}u(t), \quad h(t) = u(t) - u(t-T),$$

με  $a > 0$  και  $T > 0$ . Σχεδιάστε τα  $x(t)$ ,  $h(t)$ , και  $y(t)$ , σημειώνοντας κρίσιμες τιμές στους άξονες.

**Λύση:**

Παρατηρώντας την περιοχή επικάλυψης του  $x(\tau)$  και του  $h(t-\tau)$ , βλέπουμε πως αυτή είναι μηδενική για  $t \leq 0$ . Εκεί προφανώς έχουμε  $y(t) = 0$ .

Στην συνέχεια βλέπουμε πως για  $0 < t \leq T$  η περιοχή επικάλυψης είναι το  $\tau \in [0, t]$ , άρα:

$$y(t) = \int_0^t e^{-\alpha\tau} d\tau = -\frac{1}{\alpha} e^{-\alpha\tau} \Big|_0^t = \frac{1 - e^{-\alpha t}}{\alpha}.$$

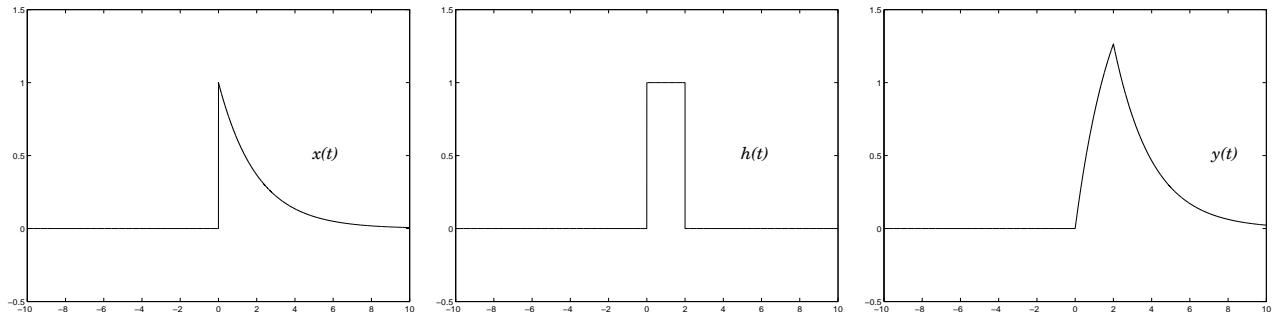
Τέλος, για  $t > T$  η περιοχή επικάλυψης είναι το  $\tau \in [t-T, t]$ , συνεπώς:

$$y(t) = \int_{t-T}^t e^{-\alpha\tau} d\tau = -\frac{1}{\alpha} e^{-\alpha\tau} \Big|_{t-T}^t = \frac{e^{\alpha T} - 1}{a} e^{-\alpha t}.$$

Συνοψίζοντας, έχουμε:

$$y(t) = \begin{cases} 0, & \text{για } t \leq 0 \\ \frac{1 - e^{-\alpha t}}{\alpha}, & \text{για } 0 < t \leq T \\ \frac{e^{\alpha T} - 1}{a} e^{-\alpha t}, & \text{για } t > T \end{cases}.$$

Τα σήματα είναι σχεδιασμένα στο παρακάτω σχήμα για  $\alpha = 1/2$  και  $T = 2$ .



**Θέμα 3:** (25%) Τα (a) και (b) είναι ανεξάρτητα ερωτήματα. Απαντήστε αναλυτικά.

(a, 12%) Υπολογίστε το σήμα  $x(t)$  από τον μετασχηματισμό Fourier του:  $X(\Omega) = \frac{3\Omega}{\Omega^4 + 8\Omega^2 + 16}$ .

(b, 13%) Υπολογίστε τον μετασχηματισμό Fourier  $X(\Omega)$  του σήματος  $x(t) = \frac{2}{\pi t^2} \sin(t) \sin(t/2)$ .

Λύση:

(a) Ως γνωστό, ο μετασχηματισμός Fourier του  $x(t) = e^{-a|t|}$  είναι ο  $X(\Omega) = 2a/(a^2 + \Omega^2)$  (για  $a > 0$ ). Κατά συνέπεια, παρατηρώντας ότι ο παρανομαστής του δοθέντος  $X(\Omega)$  μπορεί να γραφεί ως  $\Omega^4 + 8\Omega^2 + 16 = (\Omega^2 + 2^2)^2$ , έχουμε:  $e^{-2|t|} \xrightarrow{\mathcal{F}} 4/(\Omega^2 + 2^2)$ . Χρησιμοποιώντας στην συνέχεια την ιδιότητα της παραγώγισης στο πεδίο της συχνότητας, παίρνουμε:

$$t e^{-2|t|} \xrightarrow{\mathcal{F}} 4j \frac{d}{d\Omega} \frac{1}{(\Omega^2 + 2^2)} = - \frac{8j\Omega}{(\Omega^2 + 2^2)^2} = \frac{8}{3j} \frac{3\Omega}{\Omega^4 + 8\Omega^2 + 16}.$$

Κατά συνέπεια, το ζητούμενο σήμα είναι:

$$x(t) = \mathcal{F}^{-1} \left\{ \frac{3\Omega}{\Omega^4 + 8\Omega^2 + 16} \right\} = \frac{3j}{8} t e^{-2|t|}.$$

(b) Χρησιμοποιώντας την ιδιότητα του μετασχηματισμών Fourier όσον αφορά πολλαπλασιασμό στο πεδίο του χρόνου / συνέλιξη στο πεδίο της συχνότητας, παίρνουμε:

$$\mathcal{F}\{x(t)\} = 2\pi \mathcal{F}\left\{ \frac{\sin(t)}{\pi t} \frac{\sin(t/2)}{\pi t} \right\} = 2\pi \frac{1}{2\pi} \mathcal{F}\left\{ \frac{\sin(t)}{\pi t} \right\} * \mathcal{F}\left\{ \frac{\sin(t/2)}{\pi t} \right\} = X_1(\Omega) * X_2(\Omega),$$

όπου:

$$X_1(\Omega) = \begin{cases} 1, & \text{για } |\Omega| < 1 \\ 0, & \text{για } |\Omega| > 1 \end{cases} \quad \text{και} \quad X_2(\Omega) = \begin{cases} 1, & \text{για } |\Omega| < 1/2 \\ 0, & \text{για } |\Omega| > 1/2 \end{cases}.$$

Προχωράμε στην συνέχεια στον υπολογισμό της συνέλιξης  $X_1(\Omega) * X_2(\Omega)$   $= \int_{-\infty}^{+\infty} X_1(\Theta) X_2(\Omega - \Theta) d\Theta$ . Στο αριστερό τμήμα του παρακάτω σχήματος έχουμε σχεδιάσει τα  $X_1(\Theta)$  και  $X_2(\Omega - \Theta)$ .

Είναι προφανές ότι αυτά δεν έχουνε επικάλυψη, όταν  $1/2 + \Omega < -1$ , ισοδύναμα  $\Omega < -3/2$ , όπως και όταν  $-1/2 + \Omega > 1$ , ισοδύναμα  $\Omega > 3/2$ . Στις δύο αυτές περιπτώσεις η συνέλιξη είναι μηδενική.

Συνεχίζοντας, βλέπουμε ότι όπως το  $X_2(\Omega - \Theta)$  αρχίζει και μετακινείται προς τα δεξιά (αυξάνεται δηλαδή η τιμή του  $\Omega$ ), μερική επικάλυψη λαμβάνει χώρα στο διάστημα  $-1 < 1/2 + \Omega < 0$ , ισοδύναμα για  $-3/2 < \Omega < -1/2$ . Στο διάστημα αυτό η συνέλιξη θα ισούται με:

$$\int_{\Theta=-1}^{\Theta=1/2+\Omega} 1 \cdot 1 \cdot d\Theta = 1/2 + \Omega + 1 = \Omega + 3/2.$$

Παρόμοια, βλέπουμε ότι οπως το  $X_2(\Omega - \Theta)$  αρχίζει και μετακινείται προς τα αριστερά της δεξιάς περιοχής μη επικάλυψης (μειώνεται δηλαδή η τιμή του  $\Omega$  σε σχέση με το  $3/2$ ), μερική επικάλυψη λαμβάνει χώρα στο διάστημα  $0 < -1/2 + \Omega < 1$ , ισοδύναμα για  $1/2 < \Omega < 3/2$ . Στο διάστημα αυτό η συνέλιξη θα ισούται με:

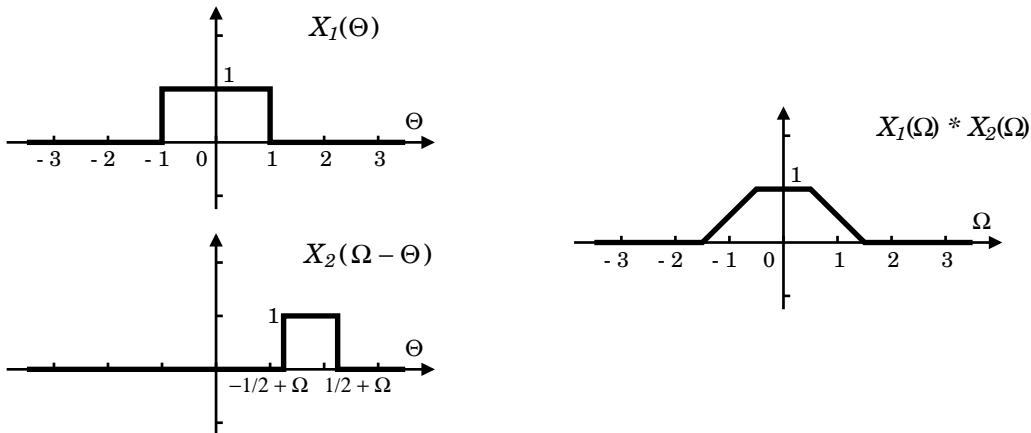
$$\int_{\Theta = -1/2 + \Omega}^{\Theta = 1} 1 \cdot 1 \cdot d\Theta = 1 - (\Omega - 1/2) = 3/2 - \Omega.$$

Τέλος, παραμένει μία περιοχή όπου τμήματα του  $X_1(\Theta)$  επικαλύπτουν πλήρως το  $X_2(\Omega - \Theta)$ . Αυτό προφανώς συμβαίνει για το διάστημα για το οποίο ισχύουν οι εξής δύο ανισότητες ταυτόχρονα:  $1/2 + \Omega < 1$  και  $-1/2 + \Omega > -1$ , ισοδύναμα δηλαδή  $-1/2 < \Omega < 1/2$ . Για το διάστημα αυτό η συνέλιξη δίνεται από το ολοκλήρωμα  $\int_{-1/2}^{1/2} d\Theta = 1$ .

Συνοψίζοντας τα παραπάνω, παίρνουμε την ζητούμενη απάντηση:

$$\mathcal{F}\{x(t)\} = \begin{cases} 0, & \text{για } \Omega \leq -3/2 \\ \Omega + 3/2, & \text{για } -3/2 < \Omega < -1/2 \\ 1, & \text{για } -1/2 \leq \Omega \leq 1/2 \\ -\Omega + 3/2, & \text{για } 1/2 < \Omega < 3/2 \\ 0, & \text{για } \Omega \geq 3/2 \end{cases}.$$

Ο μετασχηματισμός φαίνεται στο δεξιό τμήμα του σχήματος.



**Θέμα 4:** (25%) Βρείτε την απόκριση συχνότητας  $H(\Omega)$  και την χρονοστική απόκριση  $h(t)$  του αιτιατού, Γ.Χ.Α. συστήματος συνεχούς χρόνου που ικανοποιεί την εξίσωση:

$$\frac{d^2y(t)}{dt^2} + 4\frac{dy(t)}{dt} + 4y(t) = \frac{dx(t)}{dt} + x(t) .$$

Ποια είναι η έξοδος του παραπάνω συστήματος  $y(t)$ , όταν η είσοδός του είναι  $x(t) = e^{-t}u(t)$ ;

### Λύση:

Η απόκριση συχνότητας δίνεται από:

$$H(\Omega) = \frac{Y(\Omega)}{X(\Omega)} = \frac{j\Omega + 1}{(j\Omega)^2 + 4j\Omega + 4} = \frac{1 + j\Omega}{4 - \Omega^2 + 4j\Omega} .$$

Αναλύοντας την παραπάνω σε μερικά κλάσματα, παίρνουμε:

$$H(\Omega) = \frac{1 + j\Omega}{(2 + j\Omega)^2} = \frac{1}{2 + j\Omega} - \frac{1}{(2 + j\Omega)^2} .$$

Κατά συνέπεια,

$$h(t) = \mathcal{F}^{-1}\{H(\Omega)\} = e^{-2t}u(t) - t e^{-2t}u(t) .$$

Ο μετασχηματισμός Fourier του σήματος εισόδου είναι:

$$X(\Omega) = \mathcal{F}\{x(t)\} = \frac{1}{1 + j\Omega} .$$

Κατά συνέπεια,

$$Y(\Omega) = X(\Omega) H(\Omega) = \frac{1 + j\Omega}{(1 + j\Omega)(2 + j\Omega)^2} = \frac{1}{(2 + j\Omega)^2} ,$$

οπότε το ζητούμενο σήμα είναι το

$$y(t) = \mathcal{F}^{-1}\{Y(\Omega)\} = t e^{-2t}u(t) .$$