

ΠΟΛΥΤΕΧΝΕΙΟ ΚΡΗΤΗΣ

ΣΧΟΛΗ ΗΛΕΚΤΡΟΛΟΓΩΝ ΜΗΧΑΝΙΚΩΝ &
ΜΗΧΑΝΙΚΩΝ ΥΠΟΛΟΓΙΣΤΩΝ

ΨΗΦΙΑΚΗ ΕΠΕΞΕΡΓΑΣΙΑ ΣΗΜΑΤΟΣ



Εργαστηριακή Αναφορά της Πρώτης Εργαστηριακής Άσκησης
Ομάδα 46

ΓΚΑΝΤΖΙΟΣ ΘΩΜΑΣ (2012030146)

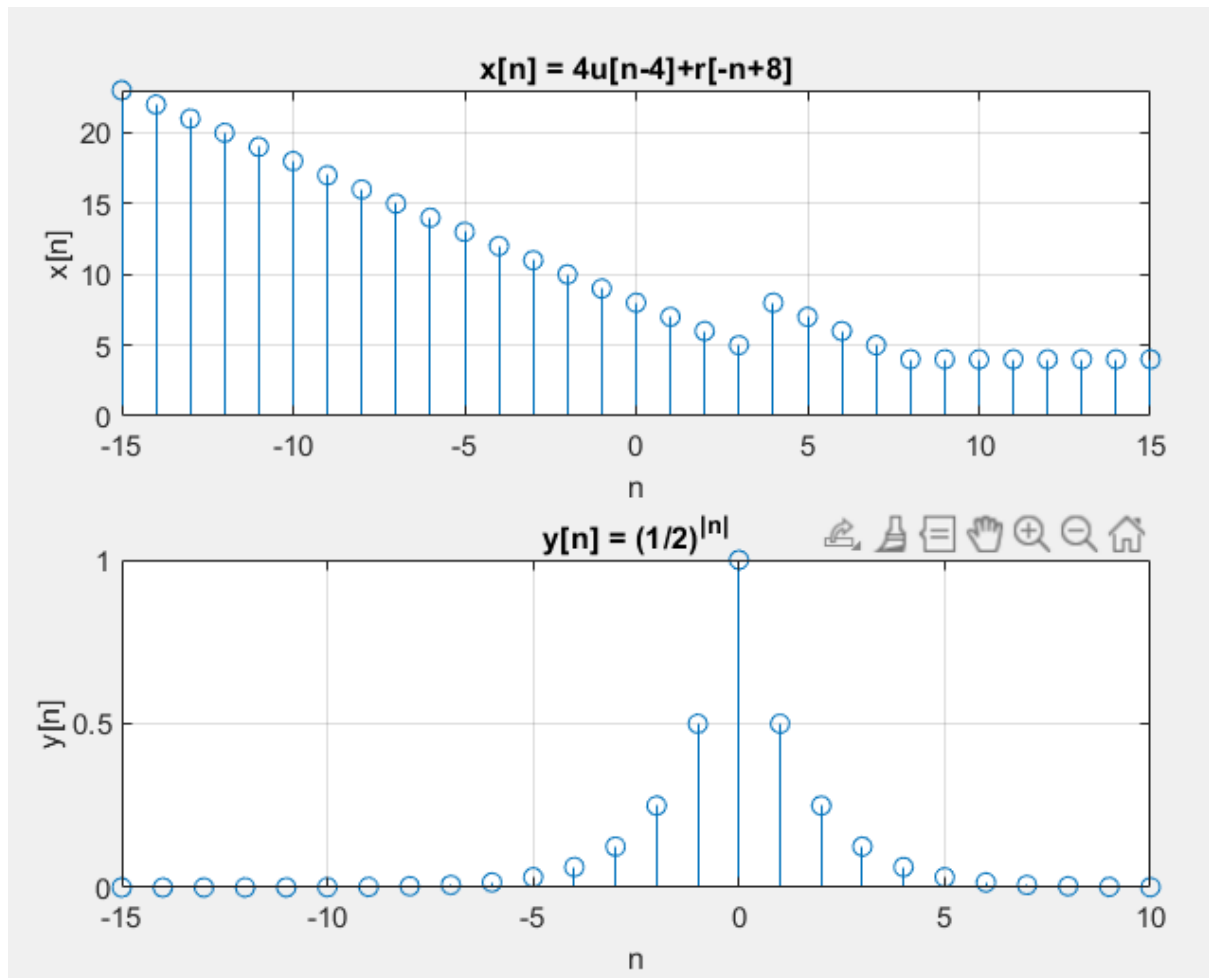
ΓΙΑΛΟΥΡΗΣ ΓΕΩΡΓΙΟΣ (2019030063)

ΚΑΡΑΛΗΣ ΚΩΝΣΤΑΝΤΙΝΟΣ (2019030117)

Άσκηση 1

A)

Αρχικά, δημιουργήθηκαν τα διακριτά σημάτα $x[n] = 4u[n-4] + r[-n+8]$ και $y[n] = (1/2)^{|n|}$



Πραγματοποιήθηκε η γραμμική συνέλιξη των δύο σημάτων χωρίς την χρήση της συνάρτησης `conv` της Matlab, αλλά βάσει του ορισμού

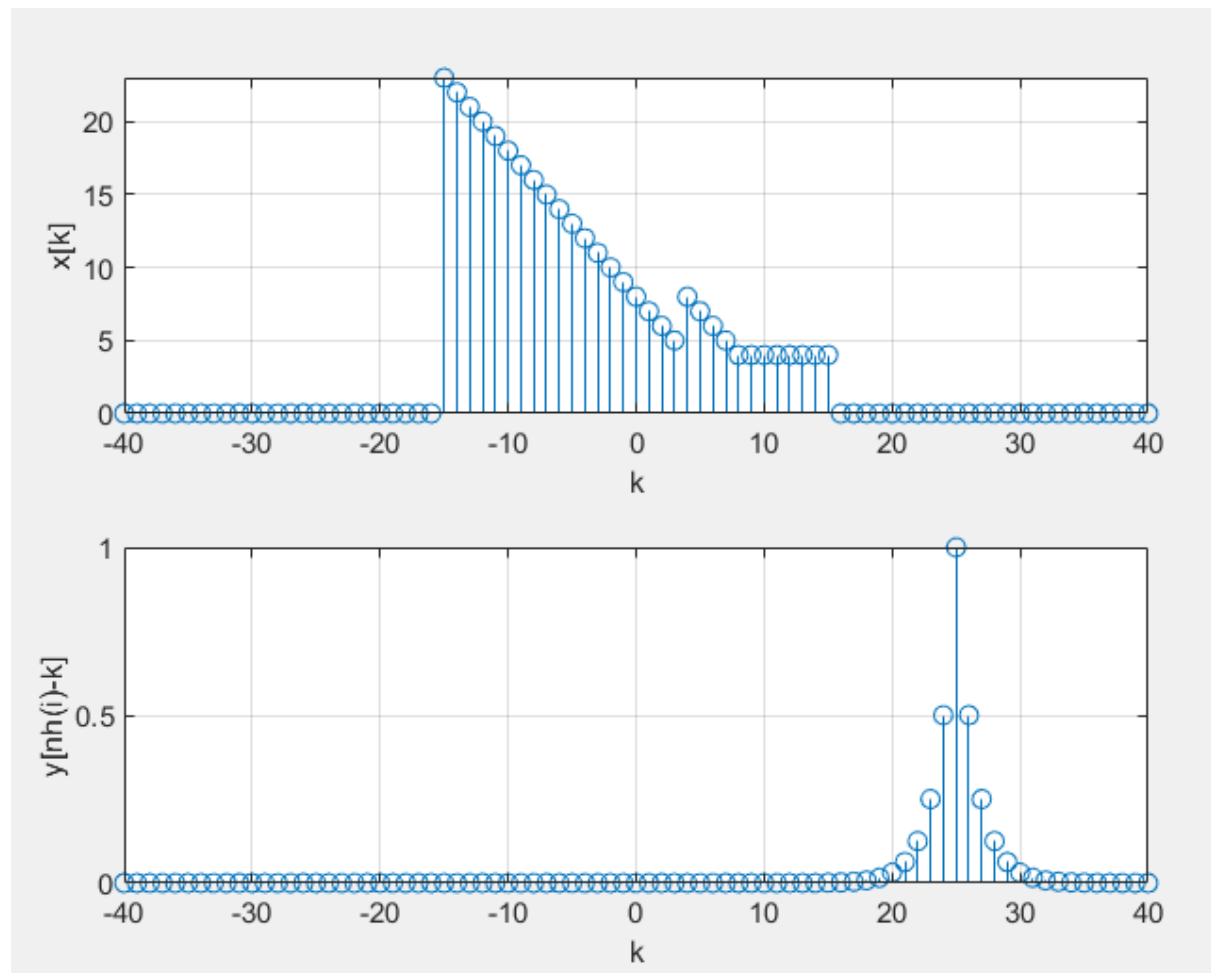
$$h(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k)y(n-k)$$

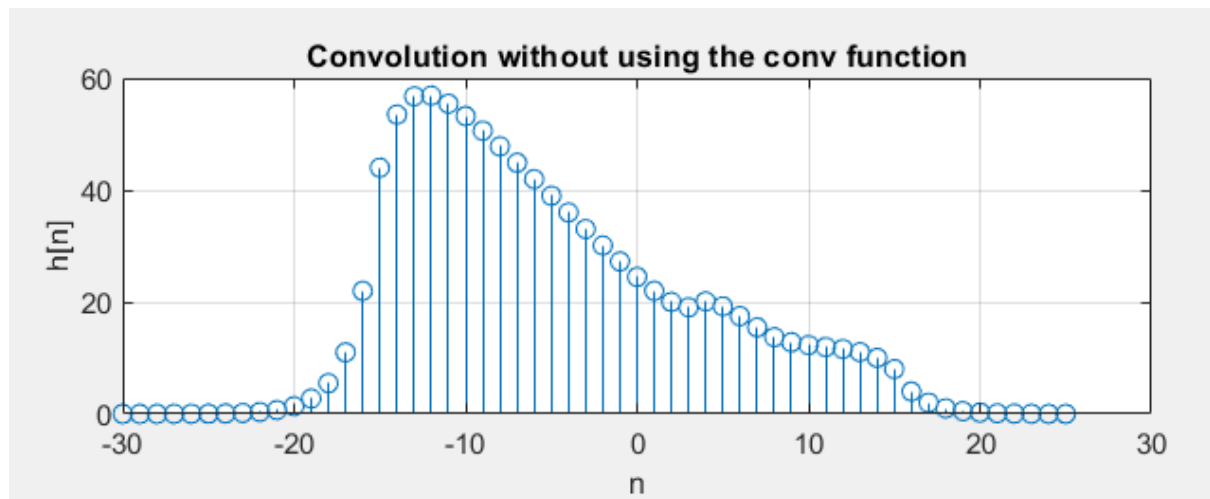
Ο αρχικός δείκτης του χρόνου της συνέλιξης h ισούται με το άθροισμα των αρχικών δεικτών των χρόνων των x και y και αντίστοιχα ο τελικός δείκτης ισούται με το άθροισμα των τελικών δεικτών των χρόνων των x και y .

Επίσης, χρειάστηκε `zero padding` έτσι ώστε τα σήματα να έχουν το ίδιο μέγεθος και να μπορούν να πολλαπλασιαστούν.

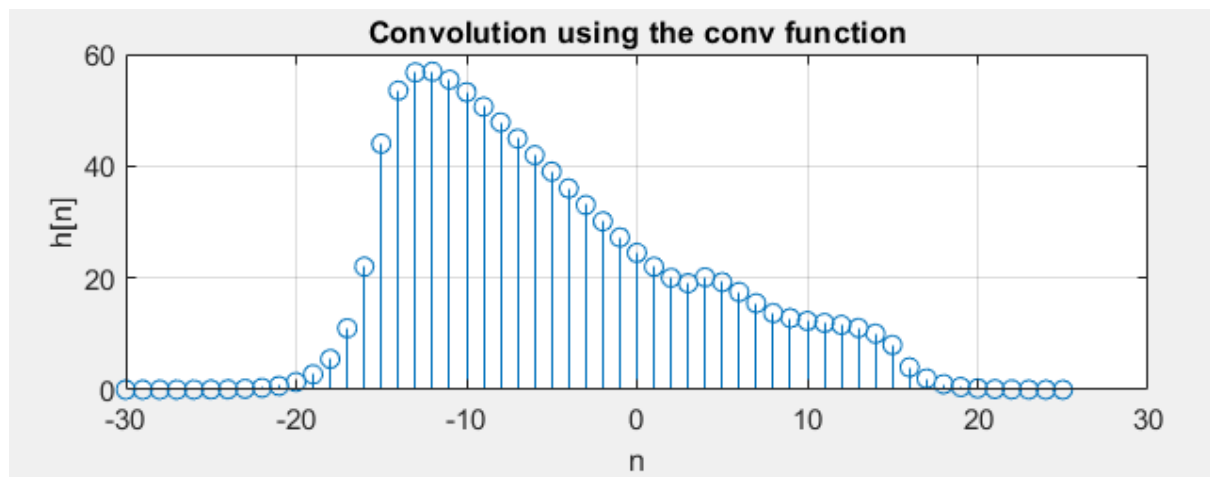
Στο x συμπληρώθηκαν αριστερά και δεξιά τόσα μηδενικά όσα το μήκος του y μείον 1 σημείο, που είναι η ελάχιστη επικάλυψη.

Το y ανακλάστηκε και στη συνέχεια γέμιζε ανάλογα με μηδενικά όσο ολίσθαινε προς τα δεξιά στον άξονα (λόγω αύξησης του n).



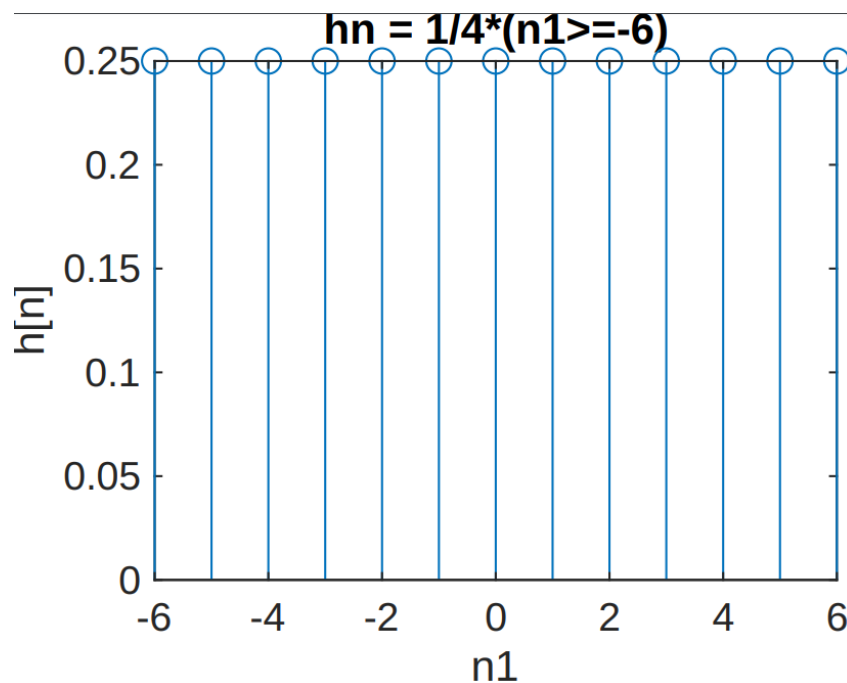
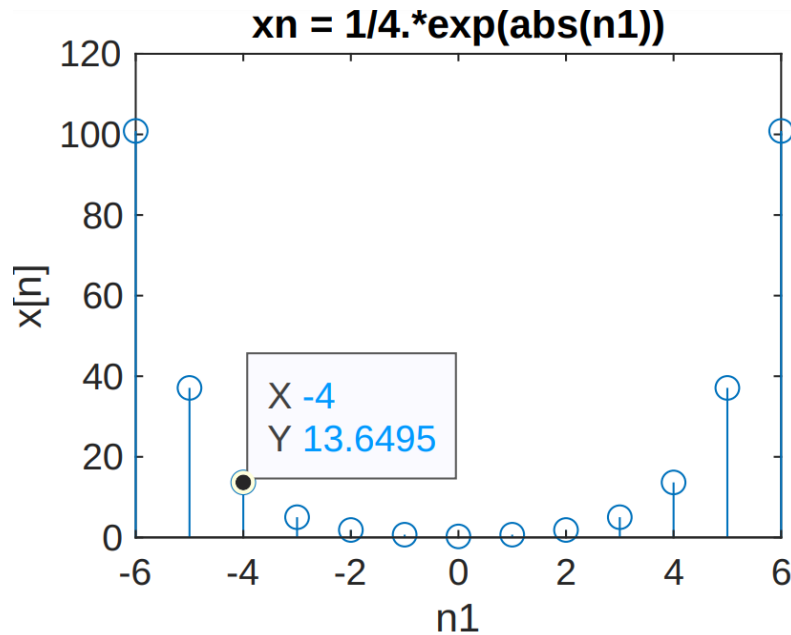


Στη συνέχεια, επιβεβαιώθηκε το αποτέλεσμα με την χρήση της συνάρτησης conv της Matlab



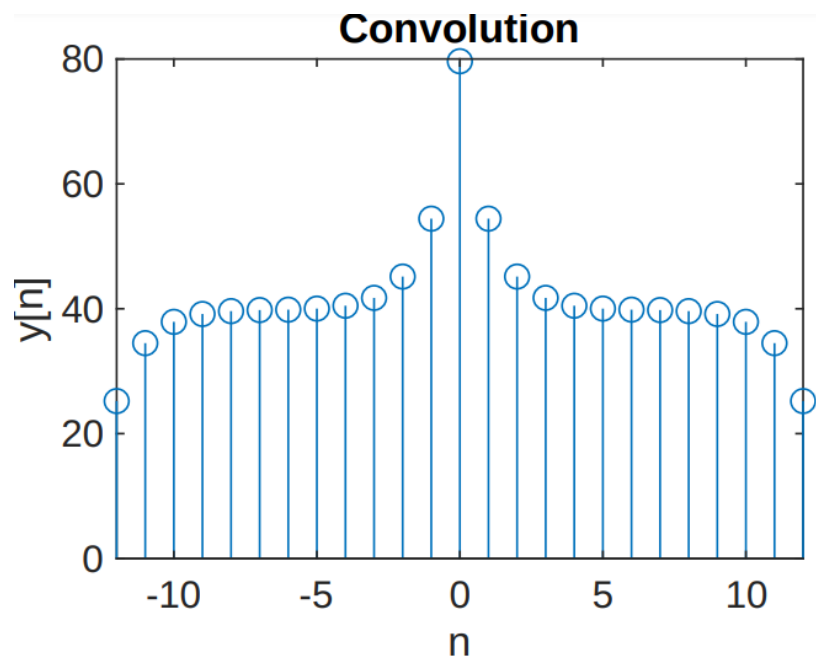
B)

Σκοπός του 2ου ερωτήματος είναι να αποδείξουμε την ιδιότητα (συνέλιξη στο πεδίο του χρόνου) = (πολλαπλασιασμός στο πεδίο της συχνότητας). Για να το αποδείξουμε, κατασκευάζω δυο σήματα (τυχαία σήματα) $x[n] = 1/4 \cdot \exp(\text{abs}(n1))$ και $h[n] = 1/4 \cdot (n1 \geq -6)$:

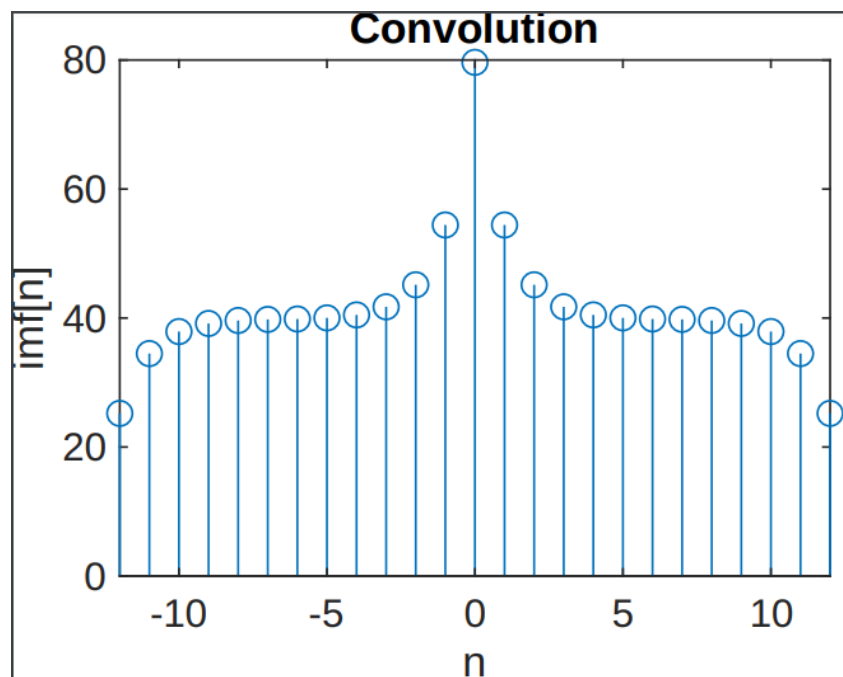


και κάνοντας τη συνέλιξη στο χρόνο και πολλαπλασιασμό στη συχνότητα του ανεστραμμένου Μετασχηματισμού Fourier των σημάτων, προκύπτουν οι παρακάτω γραφικές:

Από τη συνέλιξη στο χρόνο:



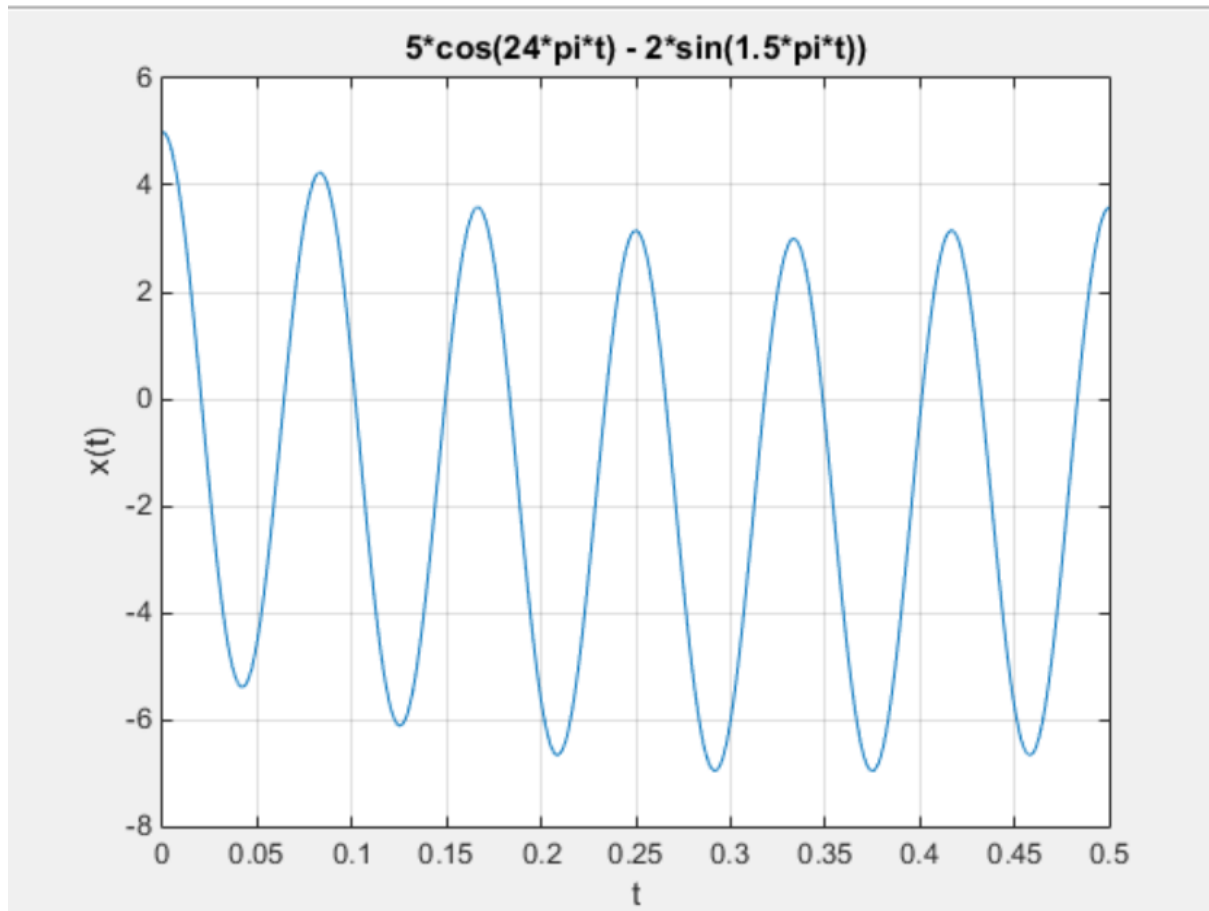
και απ' τον πολλαπλασιασμό στο πεδίο της συχνότητας:



Όπως φάνηκε και παραπάνω, τα δύο διαγράμματα είναι όμοια, συνεπώς και η ιδιότητα αποδείχθηκε.

Άσκηση 2

Με ένα διάνυσμα για το χρόνο με βήμα 0,0001(συνεχές σήμα) και την συνάρτηση plot σχεδιάστηκε το σήμα $5\cos(24\pi t) - 2\sin(1.5\pi t)$ για $0 < t < 500$ ms.

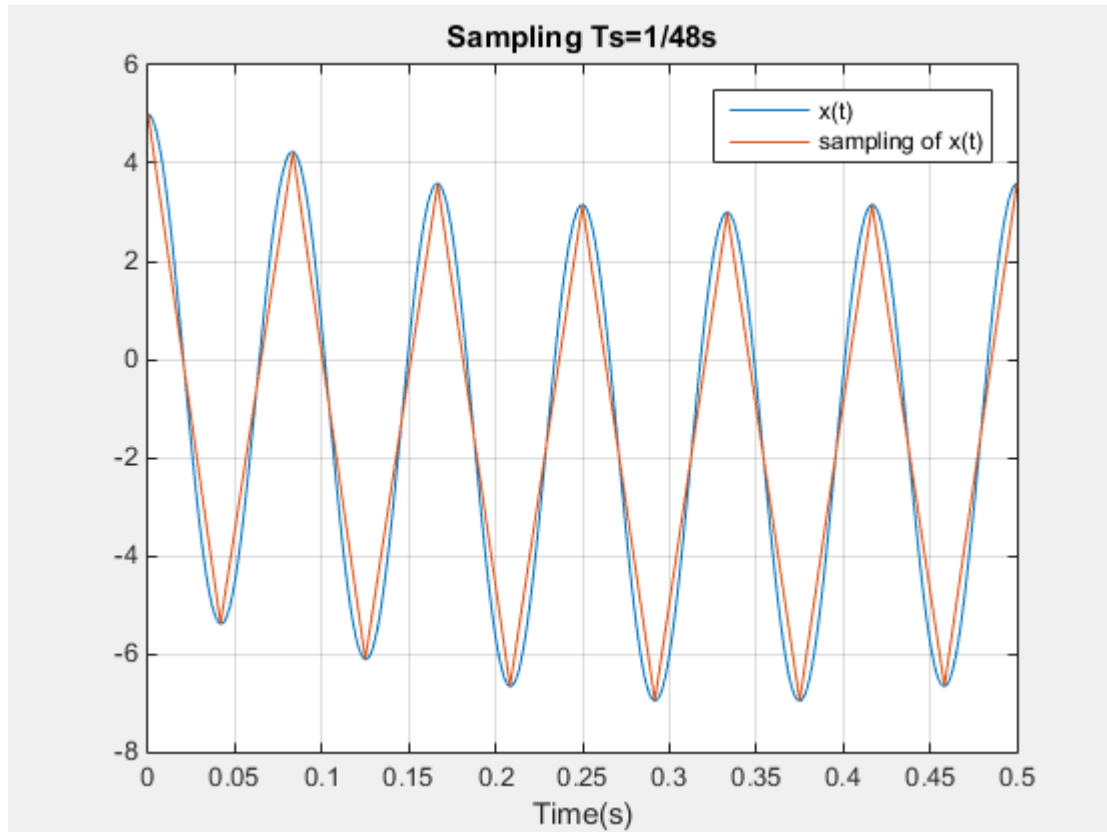


Χρησιμοποιώντας την ιδιότητα της διαμόρφωσης με το $x_1(t)=1$ έχουμε:

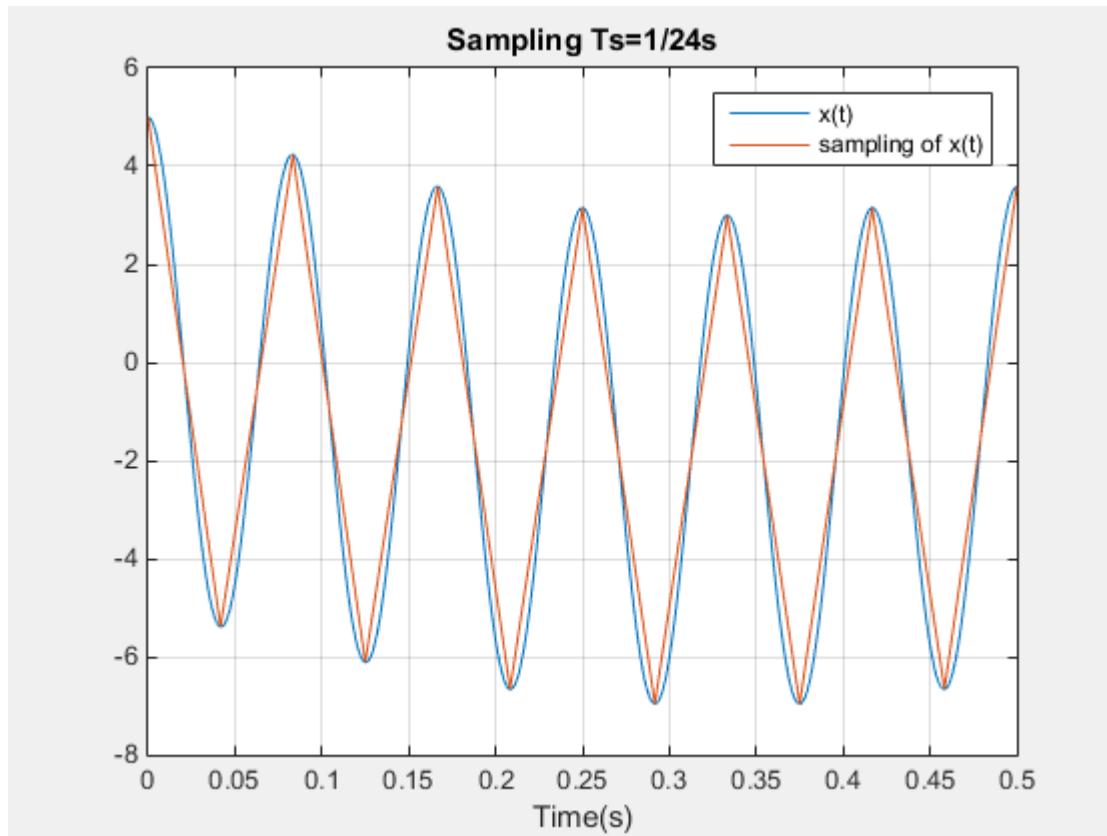
$$X(F) = F\{x(t)\} = F\{5\cos(24\pi t) - 2\sin(1.5\pi t)\} = F\{5\cos(2\pi 12t) - 2\sin(2\pi(3/4)t)\} = \\ 5/2(\delta(F-12) + \delta(F+12)) - 1/j(\delta(F-3/4) - \delta(F+3/4))$$

Για την δειγματοληψία ισχύει το θεώρημα Nyquist $f_s \geq 2f_{\max}$ και $f_{\max}=12\text{Hz}$ άρα η συχνότητα Nyquist είναι $f_s = 2f_{\max} = 24\text{Hz}$ ($T_s = 1/24\text{s}$).

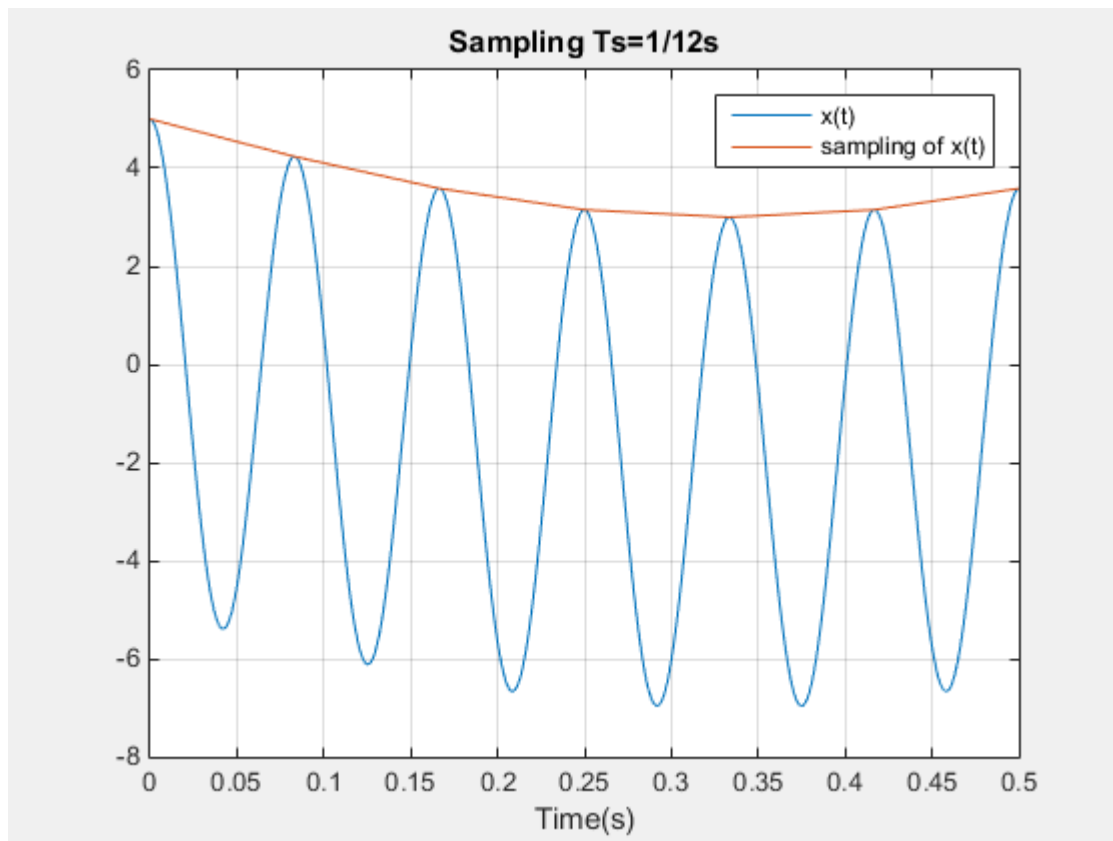
$\alpha) T_s = 1/48s$



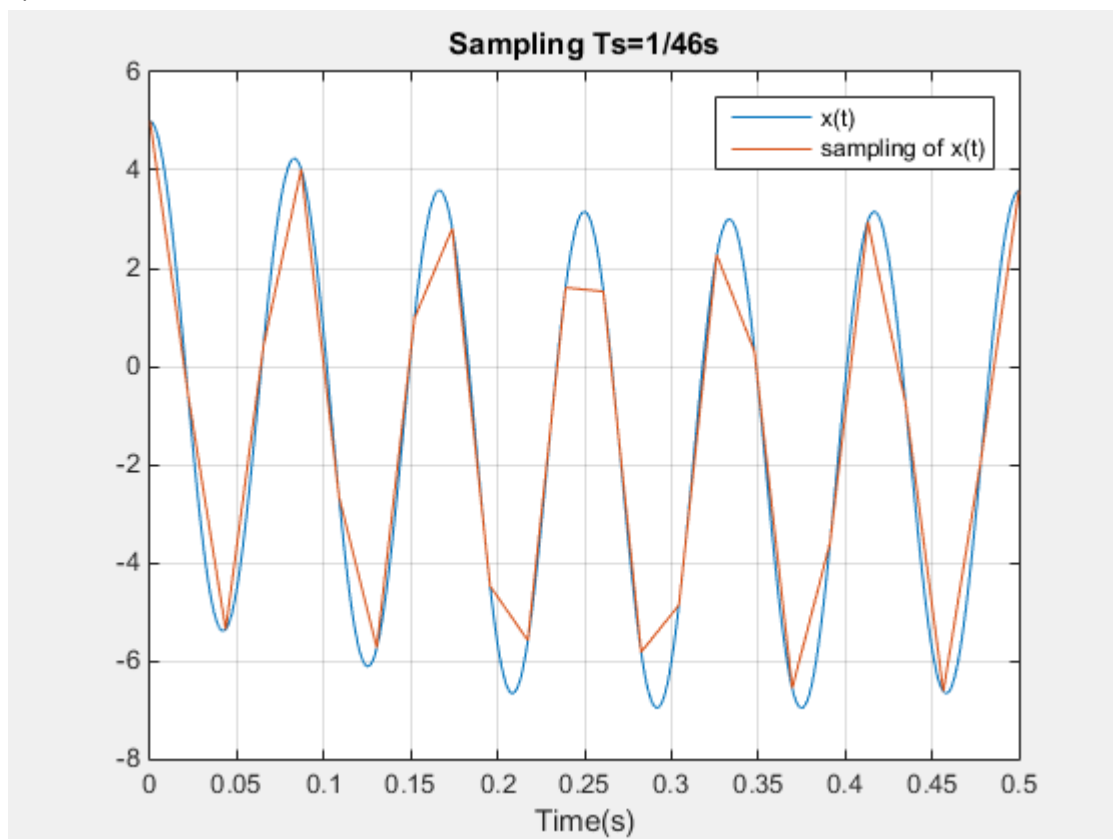
$\beta) T_s = 1/24s$



γ) $T_s=1/12s$



δ) $T_s=1/46s$



Από τις γραφικές παραστάσεις παρατηρείται ότι όπου η δειγματοληψία γίνεται με $f_s \geq 24\text{Hz}$ είναι δυνατή η ανάκτηση του σήματος. Από την άλλη στην περίπτωση που η συχνότητα δειγματοληψίας είναι 12Hz η ανάκτηση του σήματος καθίσταται αδύνατη. Τέλος όταν $f_s = 46\text{ Hz}$ η δειγματοληψία είναι αποδεκτή αφού ικανοποιείται το θεώρημα του Nyquist.

Άσκηση 3

A)

Αρχικά, δημιουργήθηκε το σήμα $x(t) = 10\cos(2\pi \cdot 20t) - 4\sin(2\pi \cdot 40t + 5)$.

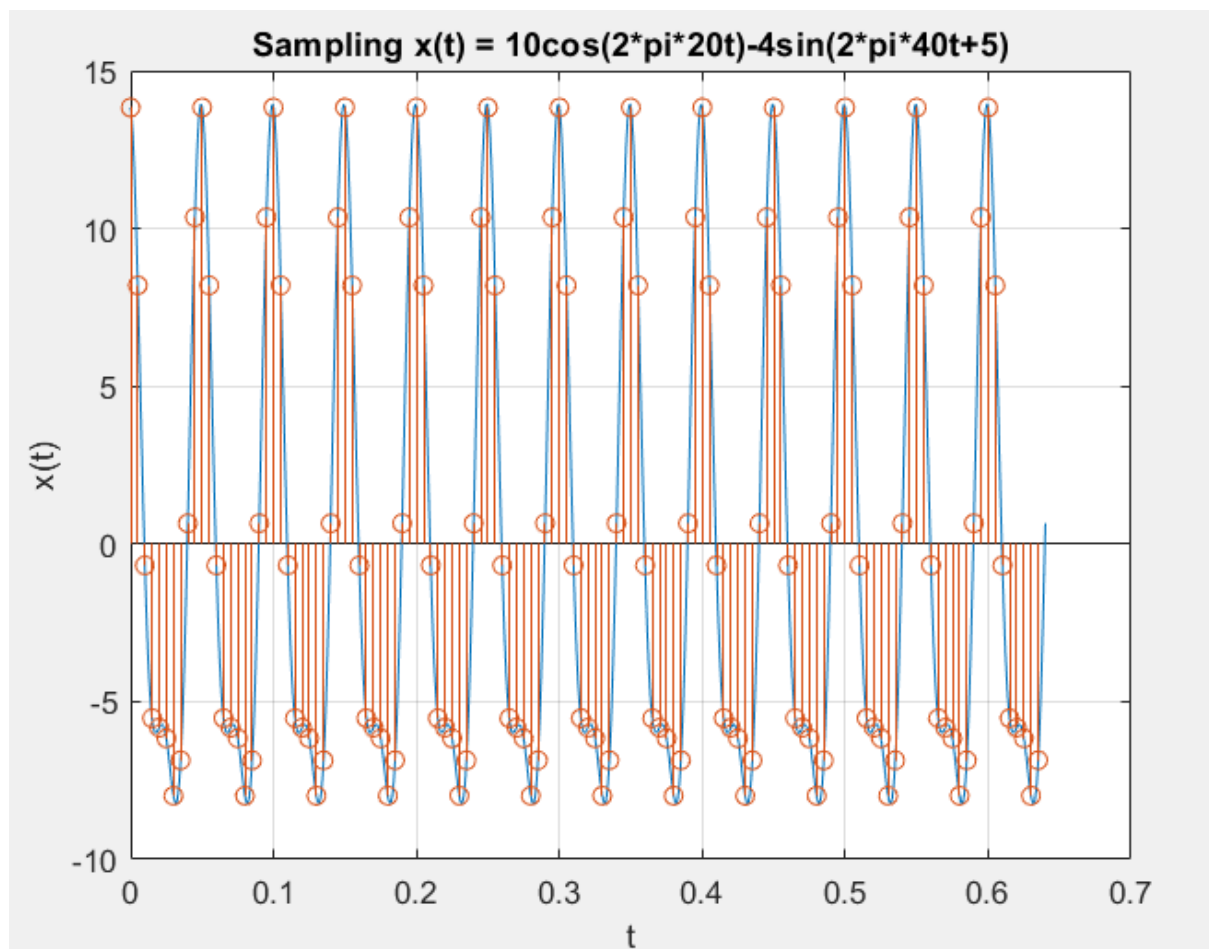
Σύμφωνα με το θεώρημα δειγματοληψίας Nyquist, ένα σήμα μπορεί να ανακατασκευαστεί τέλεια από τα δείγματά του εάν η συχνότητα δειγματοληψίας είναι μεγαλύτερη ή ίση με το διπλάσιο της μέγιστης συχνότητας.

Επομένως, για να αποφευχθεί το φαινόμενο της επικάλυψης (aliasing), πρέπει να ισχύει $F_s \geq 2F_{\max} \Rightarrow F_s \geq 2 \cdot 40 = 80\text{Hz}$ ($2F_{\max}$: συχνότητα Nyquist).

Η συχνότητα δειγματοληψίας τέθηκε $F_s = 200\text{Hz}$.

Ο χρόνος της δειγματοληψίας προκύπτει από το γινόμενο $n \cdot T_s$, όπου n : το σύνολο των 128 δειγμάτων και T_s : η περίοδος δειγματοληψίας.

Στη συνέχεια, έγινε δειγματοληψία 128 δειγμάτων στο σήμα x



Φάσμα ονομάζουμε την γραφική αναπαράσταση του πλάτους του μετασχηματισμού Fourier του σήματος για μία περίοδο, η οποία εμφανίζεται γύρω από το 0.

Για το φάσμα του σήματος x , το διάνυσμα της συχνότητας τέθηκε

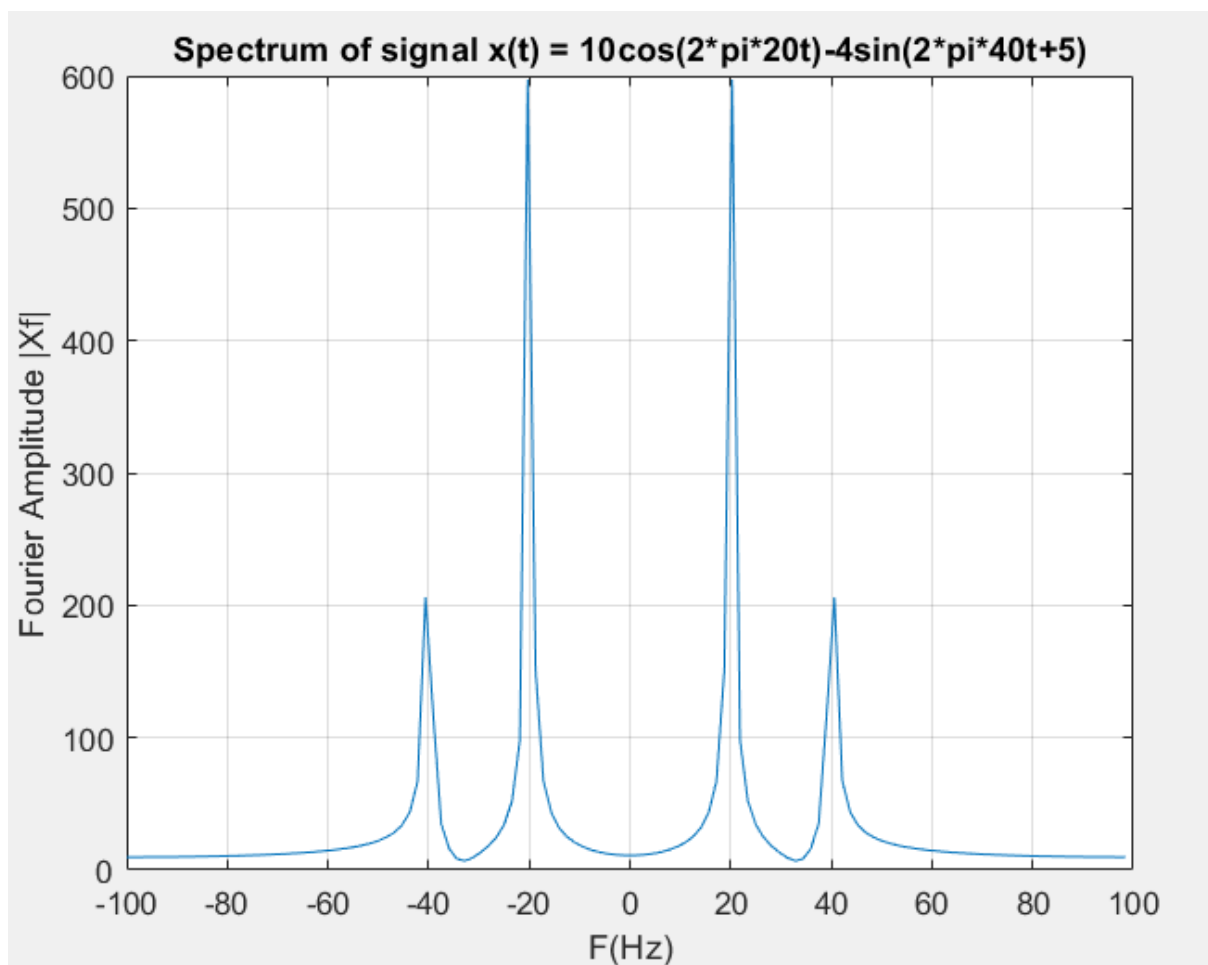
$F = [-Fs/2:Fs/N:Fs/2-Fs/N]$, διότι:

i) μία περίοδος $\Rightarrow Fs/2$

ii) μείον 1 δείγμα λόγω του 0 $\Rightarrow Fs/2-Fs/N$

iii) τα 128 δείγματα μοιράζονται σε $Fs = 200$ συχνότητες \Rightarrow βήμα Fs/N .

Αφού έγινε μετασχηματισμός Fourier στο σήμα x , χρησιμοποιήθηκε η συνάρτηση `fftshift`, ώστε να εμφανιστεί ολόκληρο το φάσμα $[-Fs/2:Fs/2]$.

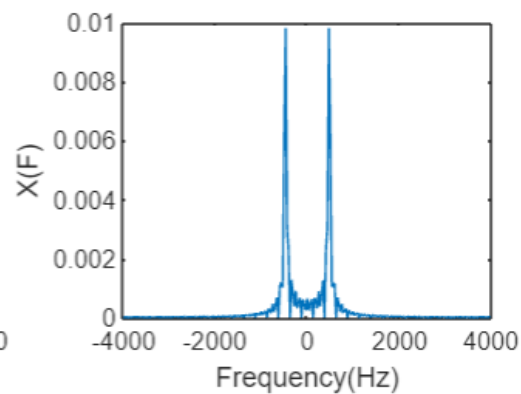
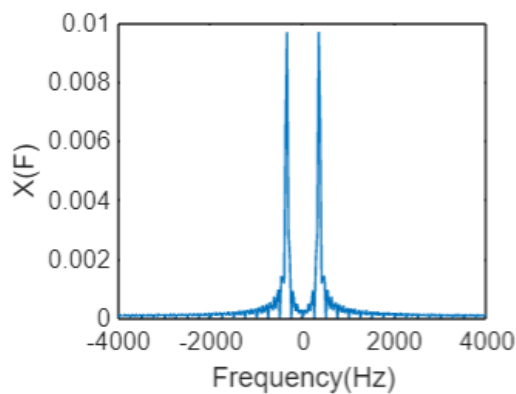
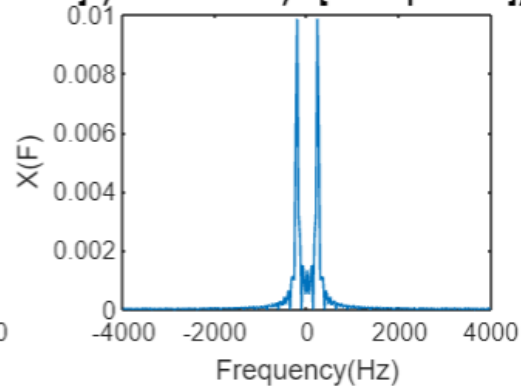
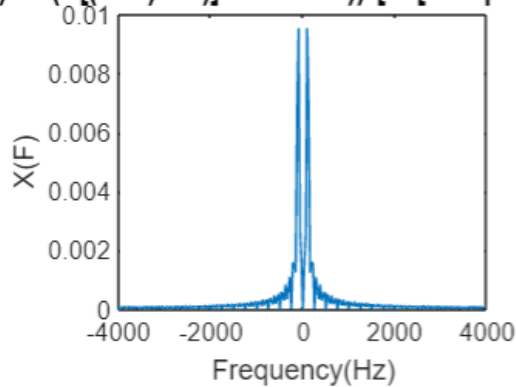


B)

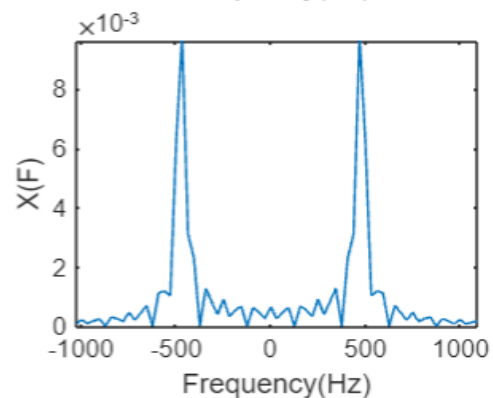
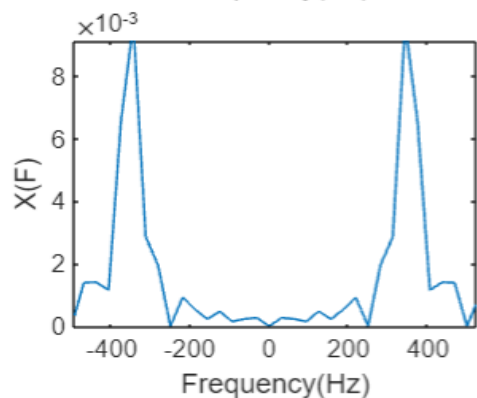
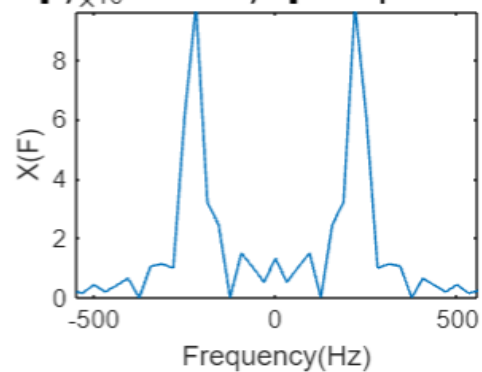
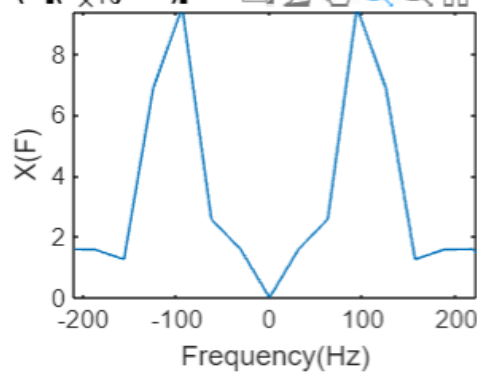
Το $x[t] = \sin(2\pi f_0 t + \theta)$, γίνεται στο διακριτό χρόνο $x[n] = \sin(2\pi (f_0/fs) \cdot n + \theta) \Leftrightarrow x[n] = \sin(2\pi f_0 Ts \cdot n + \theta)$, καθώς είναι η διαίρεση της συχνότητας του συνεχούς χρόνου με τη συχνότητα δειγματοληψίας (ή αντίστοιχα ο πολ/σμος με την περίοδο δειγματοληψίας $-Ts$). Αντικαθίσταται δηλαδή ο συνεχής χρόνος (t μεταβλητή) με τη "διακριτή" μεταβλητή kTs ($Ts = \text{sampling period}/\text{περίοδος δειγματοληψίας, } k \in \mathbb{Z}$) ή fs αντίστοιχα, με αποτέλεσμα ανά την σταθερή περίοδο Ts , για κάθε έναν ακέραιο αριθμό να παίρνουμε την τιμή του σήματός μας, εκείνη τη στιγμή (= ακέραιο πολλαπλάσιο της περιόδου δειγματοληψίας). Τα παραπάνω, προκύπτουν από τον τύπο $f_0 = N / \Delta t = N / Ts \Rightarrow N = f_0 / fs$, με N αριθμός δειγμάτων.

Παρακάτω παρατίθενται τα διαγράμματα του μετασχηματισμού Fourier της συνάρτησης:
 “ $x_t = \sin(2\pi f_0 t + \theta)$ ”, στις συχνότητες (από δεξιά προς τα αριστερά) 100, 225, 350, 475
 Hz

$$X(F) = (i^{*}[(\pi/2)^{(1/2)}] * e^{(-i * \theta)}) * [\delta[f - 2 * \pi * f_0 * T_s]] - e^{(2 * i * \theta)} * \delta[f + 2 * \pi * f_0 * T_s]]$$



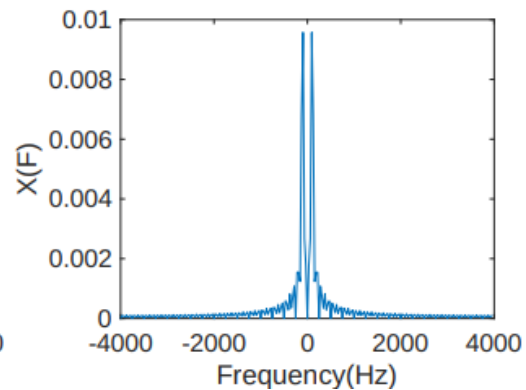
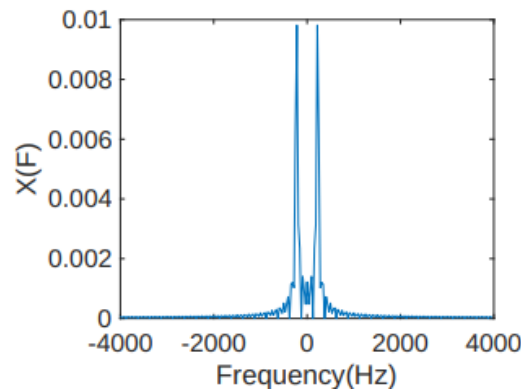
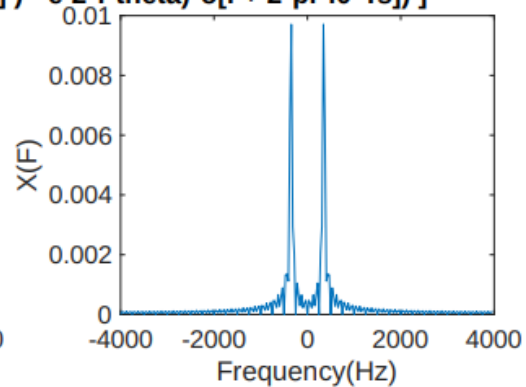
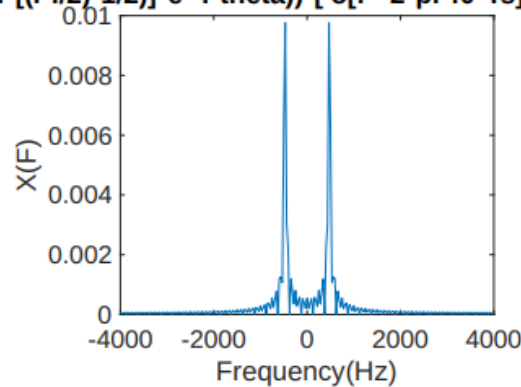
$$X(F) = (i^{*}[(\pi/2)^{(1/2)}] * e^{(-i * \theta)}) * [\delta[f - 2 * \pi * f_0 * T_s]] - e^{(2 * i * \theta)} * \delta[f + 2 * \pi * f_0 * T_s]]$$



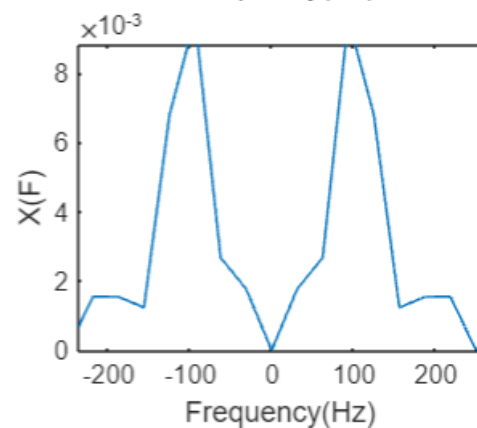
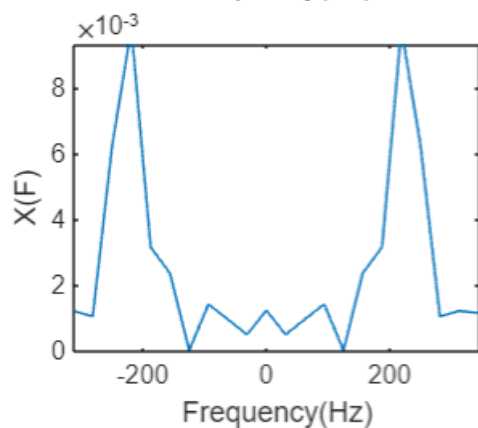
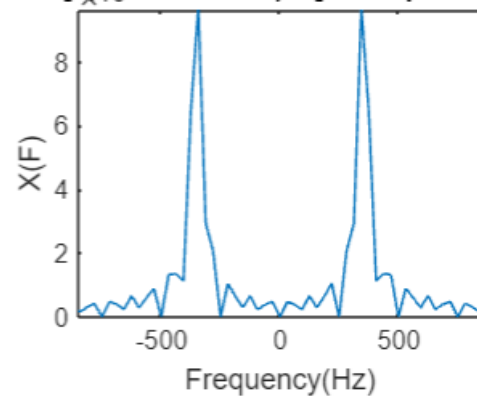
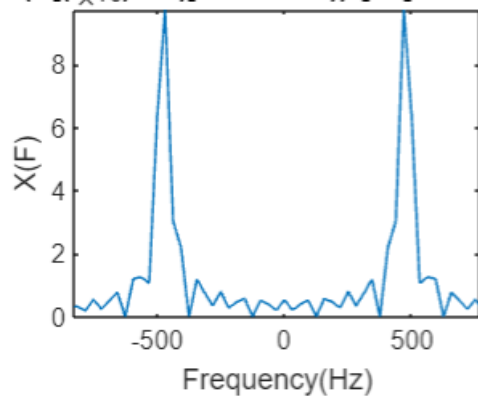
Για τα παραπάνω διαγράμματα, προκύπτουν οι αναμενόμενες τιμές φάσματος.

Παρακάτω παρατίθενται τα διαγράμματα του μετασχηματισμού Fourier της συνάρτησης: “ $x(t) = \sin(2\pi f_0 t + \theta)$ ”, στις συχνότητες (από δεξιά προς τα αριστερά) 7525, 7650, 7775, 7900 Hz

$$X(F) = (i * [(Pi/2)^{(1/2)}] * e^{(-i * \theta)} * [\delta[f - 2\pi f_0 Ts]] - e^{(2 * i * \theta)} * \delta[f + 2\pi f_0 Ts])$$



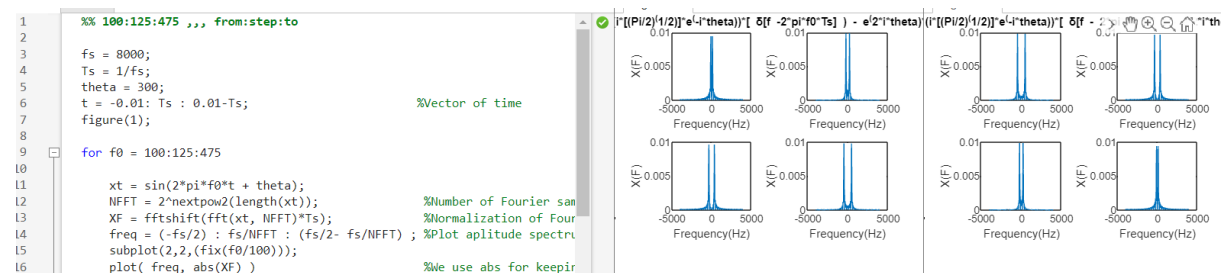
$$X(F) = (i * [(Pi/2)^{(1/2)}] * e^{(-i * \theta)} * [\delta[f - 2\pi f_0 Ts]] - e^{(2 * i * \theta)} * \delta[f + 2\pi f_0 Ts])$$



Όπως διαφαίνεται απ' τα παραπάνω διαγράμματα όπου οι συχνότητες είναι κοντά στα 8KHz, παρατηρούμε μία αναληθή αποτύπωση της πραγματικής απεικόνισης του πλάτους. Αυτό οφείλεται στο φαινόμενο της επικάλυψης (aliasing), για το οποίο θα ήταν απαραίτητο να ισχύει $F_s \geq 2F_{\max} \Rightarrow F_s \geq 2 \cdot 7,525K \sim 14 \text{ KHz}$ ($2F_{\max}$: συχνότητα Nyquist, η οποία δεν ικανοποιείται).

Για την αλλαγή του $\theta(\text{theta})$, πειραματιστήκαμε με πολλές τιμές και καταλήξαμε στο συμπέρασμα ότι δεν επηρεάζουν το φάσμα του σήματος, καθώς συγκρατούμε μόνο το μέτρο του σήματός μας (πλάτος/το πραγματικό μέρος του), και όχι απ το μιγαδικό

Τύπος Fourier: $\mathcal{F}_t[\sin(t + \theta)](w) = \frac{1}{2} \sqrt{\frac{\pi}{2}} e^{-i\theta} (1 + e^{2i\theta}) (\delta(w - 1) - \delta(w + 1))$ for $\theta \in \mathbb{R}$
Ενδεικτικά για τιμη $\theta = 300$:



* $T_s = t$, στους τίτλους των διαγραμμάτων