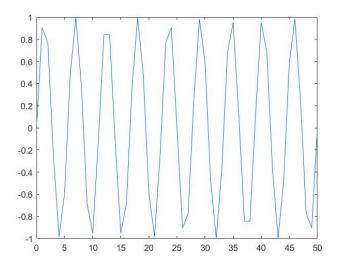
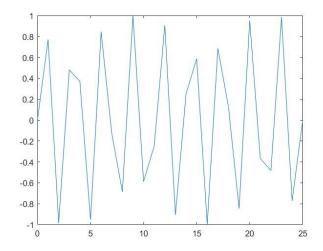
#### Άσκηση 1

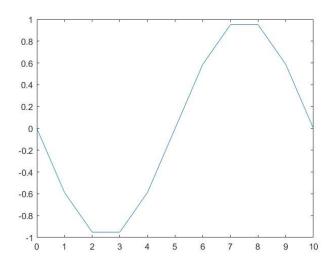
(α) Σχεδιάστε το σήμα διακριτού χρόνου που προκύπτει για Ts = 0.02, 0.04 και 0.1 sec.



Ts = 0.02s



Ts = 0.04s



Ts = 0.1s

• Τι παρατηρείτε εάν αντί για Ts=0.02s ή 0.04s θέσετε Ts=0.1s ; Αιτιολογήστε την απάντησή σας Απάντηση:

Το σήμα μου έχει συχνότητα 9 Ηz.

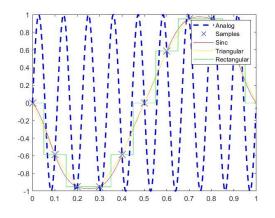
- $\Gamma \iota \alpha T s = 0.02 s \epsilon \gamma \omega f s = 50 Hz$ ,
- $\Gamma \iota \alpha T s = 0.04 s \ \epsilon \gamma \omega \ f s = 25 \ Hz$ ,  $\square \Gamma \iota \alpha T s = 0.1 s \ \epsilon \gamma \omega \ f s = 10 \ Hz$ .

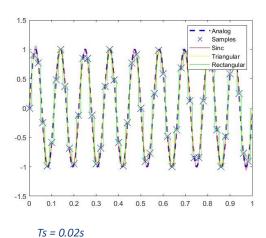
Παρατηρώ πως όσο αυξάνεται η περίοδος δειγματοληψίας Τς, τόσο πιο αραιά είναι τα δείγματά μου και τόσο λιγότερα δείγματα έχω ανά περίοδο του σήματός μου.

Για Ts = 0.1s έχω 1 δείγμα ανά χρονική περίοδο του δειγματοληπτούμενου σήματος, ενώ για τις άλλες δύο Ts έχω 2 και 5 δείγματα ανά περίοδο αντίστοιχα.

# ΨΗΦΙΑΚΗ ΕΠΕΞΕΡΓΑΣΙΑΣ ΣΗΜΑΤΩΝ

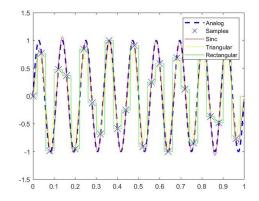
#### ΠΑΡΑΔΕΙΓΜΑΤΑ ΜΕ ΜΑΤLAΒ





Ts = 0.1s





Ts = 0.04s

(β) Πώς επηρεάζει η συχνότητα δειγματοληψίας την ποιότητα ανακατασκευής του σήματος;  $\,$  Απάντηση:

Σύμφωνα με το θεώρημα του Nyquist πρέπει να έχω συχνότητα δειγματοληψίας
 fs >= f0 ώστε το σήμα διακριτού χρόνου να πλησιάζει στο αρχικό σήμα συνεχούς χρόνου. Έχω f0 = 9 Hz.

Για Ts=0.1s είναι fs=10 Hz

Για Ts=0.02 είναι fs=50 Hz

Για Ts=0.04 είναι fs=25 Hz

• Παρατηρώ πως όσο αυξάνω την συχνότητα δειγματοληψίας πάνω από το 2f0 (ή ισοδύναμα μειώνω την περίοδο δειγματοληψίας δλδ την απόσταση μεταξύ των δειγμάτων μου) τόσο περισσότερο αποτελεσματική είναι η δειγματοληψία του σήματός μου και το σήμα διακριτού χρόνου πλησιάζει στο αρχικό αναλογικό.

Για κάθε συνάρτηση ανακατασκευής χρησιμοποιήστε το μέσο τετραγωνικό σφάλμα, ανάμεσα στο αρχικό και το ανακατασκευασμένο σήμα, και την τυπική απόκλιση, ως μετρικές ποιότητας ανακατασκευής.

#### Απάντηση:

$T_s$	$MSE_1$ , $STD_1$	$MSE_2$ , $STD_2$	$MSE_3$ , $STD_3$
0.02s	0.0001, 0.0088	0.0003, 0.0162	0.0105, 0.1028
0.04s	0.0005, 0.0225	0.0041, 0.0638	0.0416, 0.2041
0.1s	0.0288, 0.1698	0.1256, 0.3546	0.2430, 0.4932

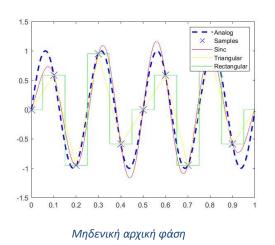
Η συνάρτηση sinc() είναι εκείνη η οποία δίνει το μικρότερο σφάλμα κατά την διαδικασία ανακατασκευής του σήματός μου. Μεγαλύτερο σφάλμα έχω με τη συνάρτηση τριγωνικού παραθύρου και τέλος το μεγαλύτερο σφάλμα έχω στη συνάρτηση τετραγωνικού παραθύρου.

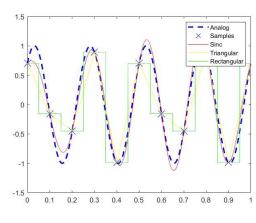
(γ) Σχολιάστε τον ρόλο της αρχικής φάσης του σήματος.

#### Απάντηση:

$T_{-}$	$MSE_1,STD_1$	$MSE_2$ , $STD_2$	$MSE_3$ , $STD_3$
1 5	141011,011	1410112,0112	14023,0103
0.1s	0.0149, 0.1218	0.1256, 0.3546	0.2430, 0.4932

Παρατηρώ πως εισάγοντας αρχική φάση τα δείγματα που προέκυψαν ύστερα από δειγματοληψία αλλάζουν θέση στο γράφημα (μετατόπιση κατά την αρχική φάση).

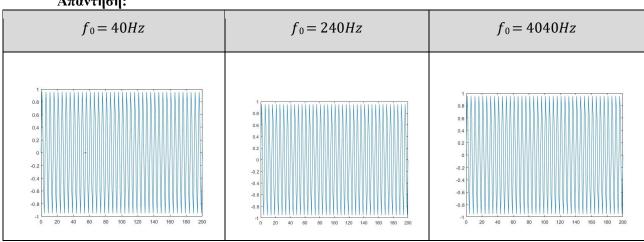




Αρχική φάση pi/4

(δ) Συμπληρώστε τον παρακάτω πίνακα με τα δικά σας γραφήματα.

Απάντηση:



**Ερώτηση 5 (δ συνέχεια)** Τι παρατηρείτε στις παραπάνω γραφικές παραστάσεις σας; Ποια η συχνότητα των ανακατασκευασμένων σημάτων; Εξηγήστε.

Απάντηση:

1.)Ελέγχουμε σε ποιες περιπτώσεις έχω αναδίπλωση:

 $f_1 = 40 \text{ Hz} \rightarrow \Delta EN EX\Omega ANA \Delta I \Pi \Lambda \Omega \Sigma H.$ 

 $\begin{array}{ll} f_2=240~Hz~\rightarrow~ANA\Delta\Pi\Pi\Lambda\Omega NETAI. & H~\text{telikh}~\sigma\text{ucchtata}~\sigma\text{uc}~\theta\alpha~\delta\text{eigmatolh}\pi\tau\eta\theta\text{ei}\\ \text{eina}~\eta~f_2{}^\prime=min_a|a^*f_s-f_2|,~a\in N^*~=~\frac{40~Hz}{} \end{array}$ 

 $\begin{array}{ll} f_3 = 4040 \text{ Hz} \rightarrow \text{ANADIIA}\Omega \text{NETAI.} & \text{H telikh succession} \ \, \text{and} \ \, \text{here} \ \, \text{he$ 

2.) Υπολογίζουμε τις ψηφιακές κυκλικές συχνότητες που προκύπτουν από τη δειγματοληψία σύμφωνα με το γενικό τύπο:

 $ω_n = Ω * T_s = Ω / f_s = \frac{2π f / f_s}{6}$  όπου f: η τελική μέγιστη συχνότητα που θα δειγματοληπτηθεί πριν την αναδίπλωση.

Δηλαδή έχω: 
$$ω_1 = 2\pi * 40 / 200 = 0.4\pi$$
 
$$ω_2 = 2\pi * 40 / 200 = 0.4\pi$$
 
$$ω_3 = 2\pi * 40 / 200 = 0.4\pi$$

3.) Υποθέτω ότι το σύστημα ανακατασκευής είναι ιδανικό και άρα η συχνότητα ανακατασκευής  $f_{AN}$  ταυτίζεται με τη συχνότητα δειγματοληψίας  $f_s$ . Οι συχνότητες των ανακατασκευασμένων αναλογικών σημάτων δίνονται από τον τύπο:

$$ω_n = 2πf_n/f_{AN}$$
  $\Rightarrow f_n = ω_n * f_{AN}/2π$ 
 $Δηλαδή έχω: f_1 = (ω_1 * f_s) / 2π = (0.4π * 200 Hz) / 2π  $\Rightarrow f_1 = 40 Hz$ 
 $f_2 = (ω_2 * f_s) / 2π = (0.4π * 200 Hz) / 2π  $\Rightarrow f_2 = 40 Hz$ 
 $f_3 = (ω_3 * f_s) / 2π = (0.4π * 200 Hz) / 2π  $\Rightarrow f_3 = 40 Hz$$$$ 

ΕΠΟΜΕΝΩΣ ΤΑ ΑΝΑΚΑΤΑΣΚΕΥΑΣΜΕΝΑ ΣΗΜΑΤΑ ΕΧΟΥΝ ΤΗΝ ΙΔΙΑ ΣΥΧΝΟΤΗΤΑ. ΚΑΙ ΟΝΤΩΣ ΑΥΤΌ ΕΠΑΛΗΘΕΥΕΤΑΙ ΑΠΌ ΤΑ ΠΑΡΑΠΑΝΩ ΓΡΑΦΗΜΑΤΑ.

#### Ασκηση 2

(α) Αιτιολογήστε αν το σύστημα είναι αιτιατό ή όχι Απάντηση:

Ένα σύστημα είναι αιτιατό (causal) όταν η παρούσα τιμή της εξόδου του δεν εξαρτάται από μελλοντικές τιμές της εισόδου. Εδώ αυτό προφανώς ισχύει και άρα το σύστημα είναι αιτιατό.

(β.1) Υπολογίστε κρουστική απόκριση του συστήματος (μόνο θεωρητικά).

Απάντηση:

Η κρουστική απόκριση του συστήματος είναι η έξοδος/απόκριση του συστήματος για είσοδο την κρουστική συνάρτηση δ[n].

Aρα h[n] = 
$$\frac{1}{2}$$
, για n=0
$$1 , για n=1$$

$$-1/2 , για n=2$$

$$0 , για όλα τα άλλα n$$

(β.2) Σχεδιάστε το μέτρο και τη φάση της απόκρισης συχνότητας θεωρητικά και χρησιμοποιώντας τη συνάρτηση *freqz()* της Matlab).

Απάντηση:

$$y[n] = 1/2x[n] + x[n - 1] - 1/2x[n - 2] \rightarrow Y(j\omega) = 1/2X(j\omega) + X(j\omega) * e^{-j\omega} - 1/2X(j\omega) * e^{-2j\omega} \rightarrow Y(j\omega) / X(j\omega) = 1/2 + e^{-j\omega} - (\frac{1}{2}) * e^{-2j\omega} = e^{-j\omega} * [(e^{j\omega}/2) + 1 - (e^{-j\omega}/2)] \rightarrow H(j\omega) = e^{-j\omega} (1 + j*\sin\omega)$$

Είπαμε πριν ότι ισχύει:  $H(j\omega) = e^{-j\omega} (1 + j*sin\omega)$ 

$$= e^{-j\omega} + je^{-j\omega} \sin(\omega)$$

Έχω:

$$e^{-j\omega}$$
 =  $cos(-\omega)+jsin(-\omega)=cos(\omega)-jsin(\omega)$ 

$$e^{-j\omega}sin(\omega) = sin(\omega)cos(\omega)-jsin2(\omega)$$

#### Άρα:

$$H(j\omega) = (\cos(\omega) + j\sin(\omega)) + j(\sin(\omega)\cos(\omega) - j\sin(2(\omega))$$

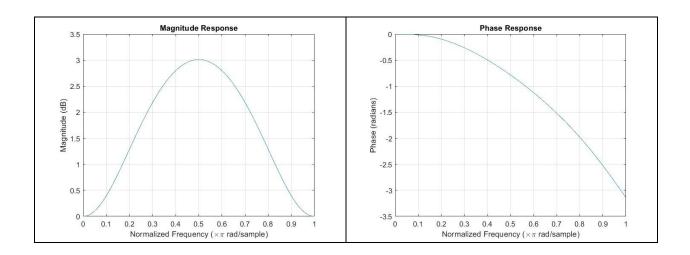
= 
$$cos(\omega)+jsin(\omega)+jsin(\omega)cos(\omega)+sin2(\omega)$$

= 
$$(\cos(\omega) - \sin 2(\omega)) + j(\sin(\omega) + \sin(\omega)\cos(\omega))$$

$$|H(j\omega)| = \sqrt{(\cos(\omega) - \sin(2\omega))^2 + (\sin(\omega) + \sin(\omega)\cos(\omega))^2}$$

$$\phi$$
=arctan(cos( $\omega$ )-sin2( $\omega$ )sin( $\omega$ )+sin( $\omega$ )cos( $\omega$ ))

απόκρισης	

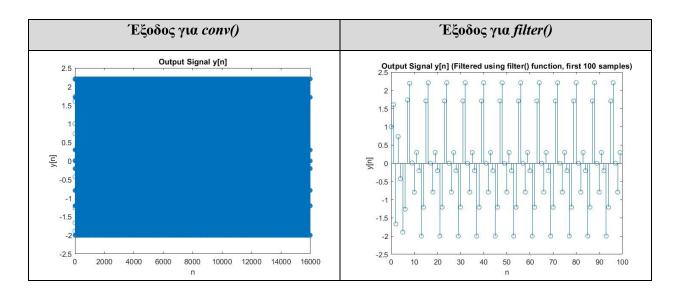


(γ) Ποιες συχνότητες του σήματος εισόδου διατηρεί το παραπάνω σύστημα; Απάντηση:

Το παραπάνω σύστημα διατηρεί εκείνες τις συχνότητες του σήματος εισόδου στις οποίες το μέτρο της απόκρισης συχνότητας  $|H(j\omega)|$  είναι ακριβώς ίσο με 1 (στον παραπάνω γράφο  $|H(j\Omega)|=0$  dB). Πιο συγκεκριμένα, βλέποντας τον πάνω αριστερά γράφο συμπεραίνουμε ότι οι συχνότητες που είναι ακέραια πολλαπλάσια του  $\pi$  διατηρούνται από το σύστημα (χωρίς να γίνονται amplified).

(δ) Χρησιμοποιώντας τη συναρτηση filter(), υπολογίστε και σχεδιάστε την έξοδο του συστήματος για την είσοδο x[n] (μόνο για τα πρώτα 100 δείγματα). Ποιες οι διαφορές;

#### Απάντηση:



Παρατηρώ πως τα παραπάνω γραφήματα είναι ίδια (με εξαίρεση προφανώς τον αριθμό των δειγμάτων που έχω επιλέξει να αναπαραστήσω). Οι συναρτήσεις δηλαδή conv() και filter() κάνουν την ίδια δουλειά, υπολογίζουν την έξοδο y ενός συστήματος για κάποια είσοδο x( εδώ y[n] και x[n]).

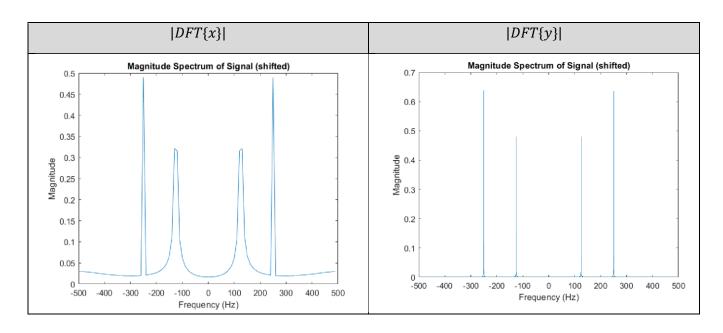
Η βασική διαφορά τους έγκειται στο γεγονός ότι η conv() υπολογίζει την έξοδο απευθείας μέσω της πράξης του συνελικτικού αθροίσματος. Αντίθετα, η filter() αντιμετωπίζει το σύστημα ME ΠΙΟ ΓΕΝΙΚΕΥΜΕΝΟ ΤΡΟΠΟ ως ένα FIR φίλτρο. Εδώ το σύστημα που περιγράφεται από την y[n] = 1/2x[n] + x[n-1] - 1/2x[n-2] πρόκειται για FIR διότι:

- ✓ Είναι ένα σύστημα χωρίς feedback(a<sub>k</sub>=0 foreach k). Η έξοδος ενός FIR filter εξαρτάται μόνο από τις τιμές στα τρέχοντα και παρελθοντικά δείγματα εισόδου, και όχι από τις προηγούμενες τιμές εξόδου του.
- Έχει πεπερασμένη απόκριση συχνότητας
- $\checkmark$  Τα δείγματα εισόδου είναι πεπερασμένα ( $b_k \neq ∞$ ).  $\checkmark$  Είναι LTI (ΓΧΑ).

Με άλλα λόγια, επειδή το παραπάνω σύστημα είναι FIR χωρίς feedback, η filter() παίρνει σαν όρισμα a=1 και κάνει ότι και η conv() για δοσμένα h[n] και x[n].

(ε) Σχεδιάστε το abs (fftshift(fft(x))) και abs (fftshift(fft(y))).

#### Απάντηση:



Πώς επιδρά στις συχνότητες του σήματος εισόδου το σύστημα;

- Από τον γράφο του μέτρου της απόκρισης συχνότητας συμπεραίνω ότι σε κάθε ακέραιο πολλαπλάσιο του π το μέτρο της H(jω) είναι 1 (0 dB αλλιώς), επομένως σε αυτά τα ακέραια πολλαπλάσια το πλάτος του σήματος εισόδου διατηρείται. Σε όλες τις υπόλοιπες συχνότητες ενισχύεται (amplified).
- Από τον γράφο της φάσης της απόκρισης συχνότητας συμπεραίνω ότι σε κάθε ζυγό ακέραιο πολλαπλάσιο του π η φάση της Η(jω) είναι 0 rad, επομένως σε αυτά τα πολλαπλάσια η φάση του σήματος εισόδου διατηρείται. Σε όλες τις υπόλοιπες συχνότητες η φάση μεταβάλλεται από το σύστημα (shifted).

Με απλά λόγια, το παραπάνω σύστημα πρόκειται για ένα bandpass φίλτρο, το οποίο συμπεριφέρεται ως amplifier για συγκεκριμένο εύρος συχνοτήτων.

Ο κατάλληλος τύπος μετασχηματισμού Fourier για τα δεδομένα της άσκησης, είναι ο DFT (σκεφτείτε και εξηγήστε γιατί).

Αυτό οφείλεται στο γεγονός ότι έχω πεπερασμένο αριθμό δειγμάτων η και επιπλέον έχω στη διάθεσή μου τον FFT ο οποίος είναι ένας γρήγορος αλγόριθμος υπολογισμού του DFT.

#### (στ)

Μήκος σήματος	Μέσος χρόνος σε μsec	Μήκος σήματος	Μέσος χρόνος σε μsec
<b>2</b> <sup>6</sup>	8.0722	<b>2</b> <sup>6</sup> -1	6.0629
27	2.4753	2 <sup>7</sup> -1	10.439
28	3.2118	28-1	8.4313
<b>2</b> <sup>9</sup>	3.3358	2 <sup>9</sup> -1	15.945
210	6.0346	2 <sup>10</sup> -1	21.419
211	10.089	2 <sup>11</sup> -1	98.994
2 <sub>12</sub>	25.199	2 <sup>12</sup> -1	51.016
2 <sub>13</sub>	54.373	2 <sup>13</sup> -1	398.26
214	107.63	214-1	1086.1
215	<mark>230</mark>	2 <sup>15</sup> -1	<mark>2619.7</mark>

#### ПАРАРТНМА

#### Κώδικας Άσκησης 1

```
% Ts: sampling rate
% f0: frequency of signal in Hz
% initial phase: initial phase of signal
%-----%
% clear
% clc
% close all
Ts = 0.005; f0 =
4040; initial phase
= 0;
 n = 0:1/Ts; %discrete samples %x =
sin(2*pi*f0*n*Ts+initial_phase); x =
sin(2*pi*f0*n*Ts+initial_phase);
plot(n,x) dt = 0.001;
t = 0:dt:1; %continuous time x_cont=sin(2*pi*f0*t'+initial_phase);
% Initialize Arrays
sinc_array = zeros(length(t),length(n));
triangular_array = sinc_array; rec_array
= sinc_array;
% indx:(t/Ts-n)
indx = t'*ones(1,length(n))/Ts-ones(length(t),1)*n;
%
sinc_array = sinc(indx);
% Triangular
triangular_array(abs(indx)>1)=0; %x in [-1, 1], so delete the rest
triangular_array(abs(indx)<1) = 1 - abs(indx(abs(indx)<1));</pre>
% Rectangular
rec array(abs(indx)<1/2) = 1; rec array(indx</pre>
==1/2) = 1; rec array(abs(indx)>1/2) = 0;
% Reconstructed Signals
```

#### ΨΗΦΙΑΚΗ ΕΠΕΞΕΡΓΑΣΙΑΣ ΣΗΜΑΤΩΝ

#### ΠΑΡΑΛΕΙΓΜΑΤΑ ΜΕ ΜΑΤΙ.ΑΒ

```
x analog1 = sum((ones(length(t),1)*x).*sinc array,2); % Sinc Reconstruction
x_analog2 = sum((ones(length(t),1)*x).*triangular_array,2); %Triangular
Reconstruction
x analog3 = sum((ones(length(t),1)*x).*rec array,2); % Rectangular Reconstruction
% Residual Signals r1=x cont-x analog1;
r2=x cont-x analog2; r3=x cont-
x analog3;
% Plot Reconstructed Signals figure;
plot(t(1:1000),x_cont(1:1000),'b--','LineWidth',2) % Plot original analog signal
hold on
plot(n(1:dt/Ts*1000)*Ts,x(1:dt/Ts*1000),'bx','MarkerSize',14) % Plot Sample Points
plot(t(1:1000),x_analog1(1:1000),'r') % Plot sinc reconstruction
plot(t(1:1000),x_analog2(1:1000),'y') % Plot triangular reconstruction
plot(t(1:1000),x analog3(1:1000),'g') % Plot rectangular reconsturction hold off
legend('Analog', 'Samples', 'Sinc', 'Triangular', 'Rectangular')
% Plot Error of Reconstruction
figure hold on
plot(t(1:100), sin(10*pi*t(1:100)')-x_analog1(1:100)) % Plot sinc Error
plot(t(1:100), sin(10*pi*t(1:100)')-x_analog2(1:100)) % Plot triangular Error
plot(t(1:100), sin(10*pi*t(1:100)')-x analog3(1:100)) % Plot rectangular Error hold
legend('Sinc','Triangular','Rectangular')
% Plot of Distributions of residuals
figure
hist(r1,200) % Histogram of r1
legend('Sinc Residual') figure
hist(r2,200) % Histogram of r2
legend('Triangular Residual') figure
hist(r3,200) % Histogram of r3 legend('Rectangular
Residual')
MSE = [mean(r1.^2) mean(r2.^2) mean(r3.^2)]
STD = [std(r1) std(r2) std(r3)]
```

#### Κώδικας Άσκησης 2

```
% Generate a test signal Fs = 1000; %
Sampling frequency (Hz) t = 0:1/Fs:1-1/Fs;
% Time vector (seconds) f1 = 10; %
Frequency of signal 1 (Hz) f2 = 100; %
Frequency of signal 2 (Hz)
x = \sin(2*pi*f1*t) + \sin(2*pi*f2*t); % Signal with two frequencies
% Compute the FT of the signal
N = length(x); % Number of samples
X = fft(x); % Compute FFT
X_shifted = fftshift(X); % Shift zero frequency to center f
= Fs*(-N/2:N/2-1)/N; % Frequency vector (Hz)
% Plot the unshifted magnitude spectrum of the signal
figure; plot(abs(X)/N); xlabel('Frequency (Hz)');
ylabel('Magnitude');
title('Magnitude Spectrum of Test Signal (unshifted)');
% Plot the magnitude spectrum of the signal figure;
plot(f, abs(X shifted)/N); xlabel('Frequency
(Hz)'); ylabel('Magnitude');
title('Magnitude Spectrum of Test Signal (shifted)');
% Plot the phase spectrum of the signal
figure; plot(f, angle(X));
xlabel('Frequency (Hz)');
ylabel('Phase');
title('Phase Spectrum of Test Signal');
```

```
% ZHTOYMENO β)
 b = [0.5 \ 1 \ -0.5]; % Numerator coefficients (from the difference equation) a =
               % Denominator coefficients (for FIR filter, typically set to 1)
[H, w] = freqz(b, a, 1024); % Compute frequency response
% Plot the magnitude of the frequency response figure;
plot(w/pi, 20*log10(abs(H))); title('Magnitude
Response');
xlabel('Normalized Frequency (\times\pi rad/sample)');
ylabel('Magnitude (dB)'); grid on;
% Plot the phase of the frequency response
figure; plot(w/pi, angle(H)); title('Phase
Response');
xlabel('Normalized Frequency (\times\pi rad/sample)');
ylabel('Phase (radians)'); grid on;
% ZHTOYMENO \delta)
% Define the input signal x[n] n
= 0:16000;
x = cos(pi * n / 4) - sin(pi * n / 2) + (-1/2).^n;
% Define the impulse response h[n]
h = [1/2, 1, -1/2];
% Perform convolution using conv() function y
= conv(x, h);
% Plot the output signal y[n] figure;
stem(n, y(1:length(n)));
xlabel('n'); ylabel('y[n]');
title('Output Signal y[n]');
   m = 0:99; % Consider only the first 100 samples
x = cos(pi * m / 4) - sin(pi * m / 2) + (-1/2).^m;
% Define the impulse response coefficients b
= [1/2, 1, -1/2];
```

```
% Since it's a FIR filter, denominator coefficients are 1
% Perform filtering using filter() function z
= filter(b, a, x);
% Plot the output signal y[n] figure;
stem(m, z(1:length(m)));
xlabel('n'); ylabel('y[n]');
title('Output Signal y[n] (Filtered using filter() function, first 100 samples)');
% ZHTOΥMENO ε.i)
% |DFT{x}|
% Compute the FT of signal x[n]
N = length(x); % Number of samples
X = fft(x); % Compute FFT
X_shifted = fftshift(X); % Shift zero frequency to center f
= Fs*(-N/2:N/2-1)/N; % Frequency vector (Hz)
% Plot the SHIFTED magnitude spectrum of signal x[n]
figure;
plot(f, abs(X_shifted)/N); xlabel('Frequency
(Hz)'); ylabel('Magnitude');
title('Magnitude Spectrum of Signal (shifted)');
% ZHTOΥMENO ε.ii)
% |DFT{y}|
% Compute the FT of signal y[n] = x[n] * h[n]
N = length(y); % Number of samples
Y = fft(y); % Compute FFT
```

```
Y shifted = fftshift(Y); % Shift zero frequency to center f
= Fs*(-N/2:N/2-1)/N; % Frequency vector (Hz)
% Plot the SHIFTED magnitude spectrum of signal y[n] = x[n] * h[n] figure;
plot(f, abs(Y shifted)/N); xlabel('Frequency
(Hz)'); ylabel('Magnitude');
title('Magnitude Spectrum of Signal (shifted)');
% ZHTOYMENO στ)
num experiments = 10000; % πλήθος πειραμάτων
min_exponent = 6;
                               max_exponent = 15;
exponents = min_exponent:max_exponent;
lengths_power_2 = 2 .^ exponents; % \Delta\eta\muιουργία μεγεθών ακολουθίας(δυνάμεις του 2) lengths = 2 .^ exponents - 1; % \Delta\eta\muιουργία μεγεθών ακολουθίας(2^x-1)
% Αποθήκευση χρόνων FFT για κάθε μέγεθος ακολουθίας
results FFT 1 = zeros(length(lengths power 2), 1);
                                                         results FFT 2
= zeros(length(lengths), 1);
for i = 1:length(exponents)
    % Δημιουργία τυχαίας ακολουθίας
sequence length 1 = lengths power 2(i);
sequence 1 = rand(sequence length 1, 1);
    sequence length 2 = lengths(i);
sequence_2 = rand(sequence_length_2, 1);
    % Μέτρηση χρόνου για FFT
tic;
    for j = 1:num_experiments
fft_result_1 = fft(sequence_1);
                                       end
    time FFT 1 = toc;
```