

2023



DSP 1

אביתר כהן – 205913858

אייל ארד - 212552442

1. מבוא – מימוש FFT

בחלק זה התבקשו לממש פונקציית FFT ופונקציית IFFT ע"י שימוש בפונקציה הראשונה.

המימוש בוצע ע"י דצימציה בזמן ($d=0.41..$)

נממש FFT ו IFFT כפי שלמדנו בהרצאה, בעזרת ה "פרפרים":

```
14 % -----
15 %Q1
16
17 function X = my_fft(x)
18     N = numel(x);
19
20     if N == 1
21         X = x;
22     else
23         x_even = my_fft(x(1:2:end));
24         x_odd = my_fft(x(2:2:end));
25
26         factor = exp(-2i*pi*(0:N/2-1)/N);
27         X = [x_even + factor.*x_odd, x_even - factor.*x_odd];
28     end
29 end
30
31 function x = my_ifft(X)
32     N = numel(X);
33
34     if N == 1
35         x = X;
36     else
37         X_conj = conj(X);
38         x_conj = my_fft(X_conj);
39         x = conj(x_conj)/N;
40     end
41 end
42
43 %-----
```

חלוקה לדגימות זוגיות ואי זוגיות

W

איחוד ענפים

צמוד

הסבר FFT : הפונקציה `my_fft()` הינה פונקציה רקורסיבית לחישוב ה FFT, אשר מקבלת אות לסיגנל בכניסה, ובכל איטרציה מחלקת את האות לדגימות זוגיות ואי זוגיות עד אשר הגענו לדגימה בודדת שזה הוא תנאי העצירה.

לאחר מכן מתבצע שלב האיחוד בין הענפים, כאשר הפונקציה מבצעת הכפלה בין הענף האי זוגי ל W - שבקוד מצוי בשם "factor" ובמבצעת חיבור או חיסור בין התוצאה לענף הזוגי.

הסבר IFFT : הפונקציה `my_ifft()` הינה פונקציה רקורסיבית שמשתמשת ב FFT שיצרנו.

בכל איטרציה, ניקח את הסיגנל, נבצע לו צימוד, נשלח ל FFT, מבצע צימוד ונחלק במספר הדגימות, וזה לפי הנוסחה הבאה:

$$IFFT(X[K]) = \frac{1}{N} (FFT(X^*[K]))^*$$

נריץ את סיגנל בדיקה על הפונקציות שבנינו

```
1 % Example usage
2 x = [1, 4, 2, 9];
3 X = my_fft(x);
4 reconstructed_x = my_ifft(X);
5
6 disp('Original signal:');
7 disp(x);
8 disp('FFT:');
9 disp(X);
10 disp('Reconstructed signal:');
11 disp(reconstructed_x);
12
```

```
>> Command Window

>> part1
Original signal:
     1     4     2     9

FFT:
16.0000 + 0.0000i -1.0000 + 5.0000i -10.0000 + 0.0000i -1.0000 - 5.0000i

Reconstructed signal:
 1.0000 + 0.0000i  4.0000 + 0.0000i  2.0000 + 0.0000i  9.0000 - 0.0000i
```

ונריץ את סיגנל הבדיקה עם על פונקציית ה FFT המובנת כדי לוודא שיש שוויון בתוצאות

```
1 x=[1 4 2 9]
2 fft(x);
3 disp(fft(x))
```

```
>> Command Window

>> part2_4

x =

     1     4     2     9

16.0000 + 0.0000i -1.0000 + 5.0000i -10.0000 + 0.0000i -1.0000 - 5.0000i
```

נוכל לראות כי מתקיים שוויון ואכן ניתן לומר כי הפונקציות שבנינו ממשות באופן תקין את אלגוריתמי ה FFT ו IFFT

2. חלק ראשון – ניתוח ועיבוד תמונה ע"י שימוש ב DTFT דו מימדי

נניח כי ניתן לחלק (K) את התמונה על ידי N חלקים, וכל חלק ב DTFT של N חלקים.

$$\begin{aligned} X(e^{j\omega_1}, e^{j\omega_2}) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} \sum_{m=-\infty}^{\infty} x[n, m] e^{-j(\omega_1 n + \omega_2 m)} \\ &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} \left(\sum_{m=-\infty}^{\infty} x[n, m] e^{-j\omega_2 m} \right) e^{-j\omega_1 n} \\ &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} X(e^{j\omega_2}) e^{-j\omega_1 n} = \text{DTFT} \{ X(e^{j\omega_2}) \} \Big|_{e^{j\omega_1}} \end{aligned}$$

נניח כי התמונה (K) היא N חלקים, וכל חלק ב DTFT של N חלקים, וכל חלק ב DTFT של N חלקים.

$$X[k_1, k_2] = \sum_{n=0}^{N-1} \sum_{m=0}^{M-1} x[n, m] e^{-j\left(\frac{2\pi n}{N} k_1 + \frac{2\pi m}{M} k_2\right)}$$

$$= X(e^{j\omega_1}, e^{j\omega_2}) \Big|_{\omega_1 = \frac{2\pi k_1}{N}, \omega_2 = \frac{2\pi k_2}{M}}$$

$$\begin{aligned} X(e^{j\omega_1}, e^{j\omega_2}) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} \sum_{m=-\infty}^{\infty} y[n] z[m] e^{-j(\omega_1 n + \omega_2 m)} \\ &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} y[n] e^{-j\omega_1 n} \sum_{m=-\infty}^{\infty} z[m] e^{-j\omega_2 m} = Y(e^{j\omega_1}) Z(e^{j\omega_2}) \end{aligned}$$

$$X[k_1, k_2] = \sum_{n=0}^{N-1} \sum_{m=0}^{M-1} x[n, m] e^{-j \left(n \frac{2\pi k_1}{N} + m \frac{2\pi k_2}{M} \right)}$$

SINUS WIRTSCHAFTS UNIVERSITÄT WIEN

$$= \sum_{n=0}^{B_1-1} \sum_{m=0}^{B_2-1} 1 \cdot e^{-j \left(n \frac{2\pi k_1}{N} + \frac{2\pi k_2 m}{M} \right)}$$

$$= \sum_{n=0}^{B_1-1} e^{-j \frac{2\pi k_1 n}{N}} \sum_{m=0}^{B_2-1} e^{-j \frac{2\pi k_2 m}{M}}$$

$$= \sum_{n=0}^{B_1-1} e^{-j \frac{2\pi k_1 n}{N}} \cdot \frac{1 - e^{-j \left(\frac{2\pi k_2 B_2}{M} \right)}}{1 - e^{-j \left(\frac{2\pi k_2}{M} \right)}}$$

$$= e^{-j \left[\left(\frac{2\pi k_1}{N} \right) (B_1-1) + \left(\frac{2\pi k_2}{M} \right) (B_2-1) \right]} \frac{\sin \left(\frac{2\pi k_1}{N} \cdot \frac{B_1}{2} \right)}{\sin \left(\frac{2\pi k_1}{N} \cdot \frac{1}{2} \right)}$$

$$\frac{\sin \left(\frac{2\pi k_2}{M} \cdot \frac{B_2}{2} \right)}{\sin \left(\frac{2\pi k_2}{M} \cdot \frac{1}{2} \right)}$$

קוד

```

1  % Q2-d)
2
3  n = 32; % Number of rows
4  m = 64; % Number of columns
5
6  % Create a zero matrix
7  matrix = zeros(n, m);
8
9  % Set elements to 1 within the specified range
10 matrix(1:6, 1:6) = 1;
11
12 %-----
13 imshow(matrix)
14 imshow(d_fft(matrix))
15 imshow(d_ift(d_fft(matrix)))
16 %-----
17
18 function X = d_fft(x)
19 n = 32; % Number of rows
20 m = 64; % Number of columns
21
22 % Perform FFT on COLUMNS
23 fft_columns = zeros(n,m);
24
25 for col = 1:m
26     fft_columns(:, col) = my_fft(x(:, col));
27 end
28
29 % Perform FFT on rows
30 X = zeros(n, m);
31 for row = 1:n
32     X(row, :) = my_fft(fft_columns(row, :));
33 end
34
35 end
36

```

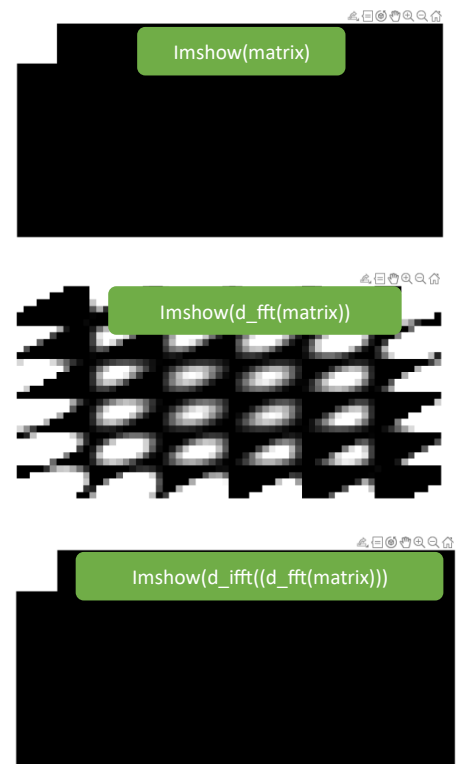
```

37
38 function x = d_ift(X)
39 n = 32; % Number of rows
40 m = 64; % Number of columns
41
42 % Perform IFFT on COLUMNS
43 ifft_columns = zeros(n, m);
44 for col = 1:m
45     ifft_columns(:, col) = my_ift(X(:,col));
46 end
47
48 % Perform IFFT on rows
49 x = zeros(n, m);
50 for row = 1:n
51     x(row, :) = my_ift(ifft_columns(row, :));
52 end
53 end
54 %-----
55 function X = my_fft(x) ***
56
57
58
59 function x = my_ift(X) ***
60
61
62
63
64
65
66
67
68
69
70
71
72
73
74
75
76
77
78
79
80
81 %-----

```

חישוב נומרי:

פלט



הסבר לקוד: על מנת לחשב את ה-DFT הדו ממדי של התמונה יצרנו את הפונקציה "d_fft()" שמקבלת מטריצה ומחשבת את ה-DFT של העמודות ולאחר מכן את ה-DFT על השורות של מה שיצא. נעזרנו בפונקציה שבנינו בשאלה 1.

הפונקציה "d_ift()" מבצעת את הפעולה ההפוכה.

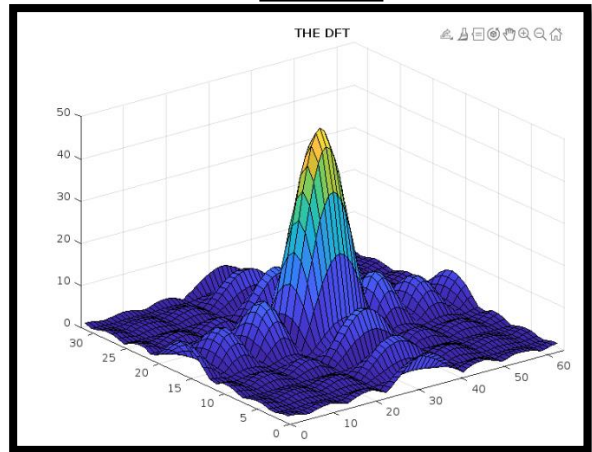
ניתן לראות כי אכן מתקבלת המטריצה המקורית לאחר שאנו מבצעים DFT על המטריצה ואז IDFT.

כעת נצייר את ה-DFT הדו ממדי של התמונה.

קוד

```
1 %Q2 THE 3D
2
3 a=ones(7,7);
4 b=zeros(7,57);
5 c=zeros(25,64);
6 x=[a b;c];
7 x=fft(x);
8 ft_x=fft(x,');
9 ft_x=ft_x,';
10 ft_x=abs(ft_x);
11 ft_x=fftshift(ft_x);
12 surf(real(ft_x));
13 title('THE DFT')
```

פלט



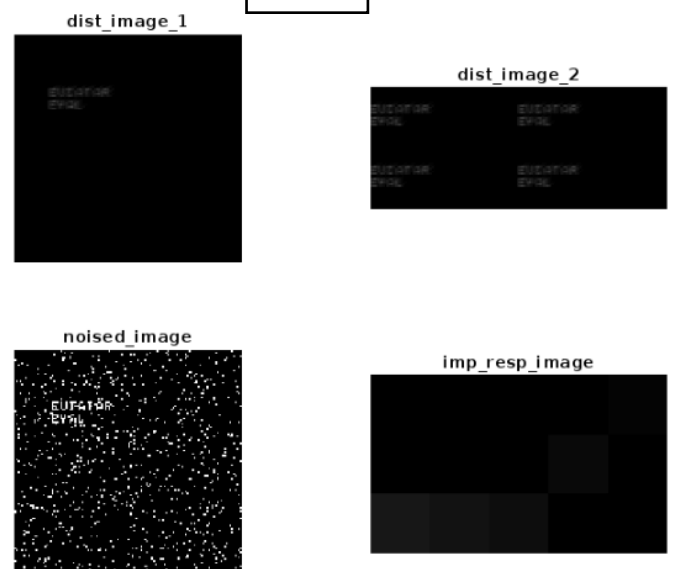
ה) נפעיל את img_gen.p ונחשב את $h_0 = h[n, 0]$ התגובה להלם של הערוץ:

קוד

```
1 %PART 2.5
2 [dist_image_1,dist_image_2,noised_image,imp_resp_image]=img_gen('EVIATAR','EVAL')
3
4
5 % Plot dist_image_1
6 subplot(2, 2, 1);
7 imshow(dist_image_1);
8 title('dist_image_1');
9
10 % Plot dist_image_2
11 subplot(2, 2, 2);
12 imshow(dist_image_2);
13 title('dist_image_2');
14
15 % Plot noised_image
16 subplot(2, 2, 3);
17 imshow(noised_image);
18 title('noised_image');
19
20 % Plot imp_resp_image
21 subplot(2, 2, 4);
22 imshow(imp_resp_image);
23 title('imp_resp_image');
24
25 % compute THE DTFT of H0
26 n=2;
27 h0=[ 0;0;0.0909];
28 w=[0 2*pi/6 4*pi/6 8*pi/6];
29 H0=exp(-1i*w*n)*h0;|
30 disp(H0)
31
```

חישוב התגובה להלם
בתדרים השונים

פלט



התגובה להלם הינה : h_0

```
imp_resp_image =
    0      0      0      0      0.0182
    0      0      0      0.0364      0
    0.0909  0.0727  0.0545      0      0
```

$$\sum_{m=-\infty}^{\infty} h_0(n) \cdot e^{-j[0, \frac{2\pi}{6}, 2\frac{2\pi}{6}, 4\frac{2\pi}{6}]m}$$

התגובה להלם בתדרים השונים: $H[e^{jw}]$

קוד

```
25 % compute THE DTFT of H0
26 n=2;
27 h0=[ 0;0;0.0909];
28 w=[0 2*pi/6 4*pi/6 8*pi/6];
29 H0=exp(-1i*w'*n)*h0';
30 disp(H0)
31
```

פלט

```
0.0000 + 0.0000i  0.0000 + 0.0000i  0.0909 + 0.0000i
0.0000 + 0.0000i  0.0000 + 0.0000i -0.0454 - 0.0787i
0.0000 + 0.0000i  0.0000 + 0.0000i -0.0455 + 0.0787i
0.0000 + 0.0000i  0.0000 + 0.0000i -0.0454 - 0.0787i
```

(ו) נחשב את הקונבולוציה הציקלית במחזור 32 של $h_0[n]$ עם האות:

$$w[n] = \delta[n] + \delta[n - 29]$$

$$\sum_{m=0}^{31} h_0(n) \cdot w[< n - m >_{32}]$$

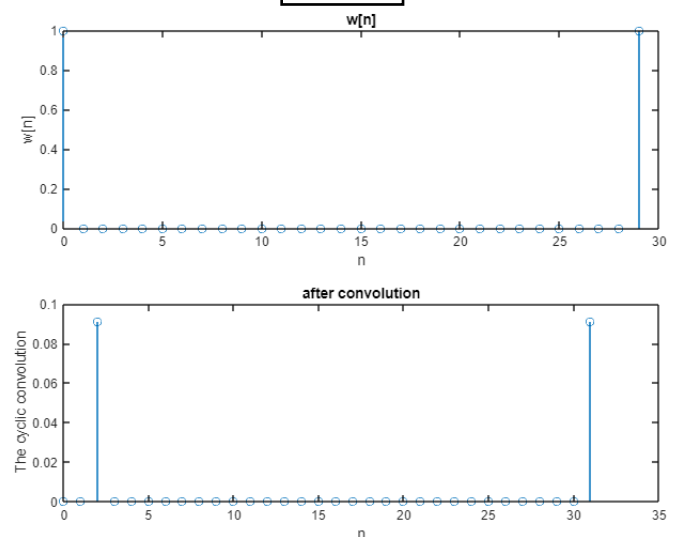
קוד

```
%Q2.6
subplot(2,1,1)
w = [1 zeros(1, 28) 1]; % creat w[n] from 2 delta
stem(0:length(w)-1, w);
title('w[n]');
xlabel('n');
ylabel('w[n]');

% cyclic convolution with h0
cyclic_conv = cconv(h0, w, 32);

% result of convolution
subplot(2,1,2);
stem(0:length(cyclic_conv)-1, cyclic_conv);
title('after convolution');
xlabel('n');
ylabel('The cyclic convolution');
```

פלט



תוצאת הקונבולוציה היא 2 דלתאות כיוון ש h היא דלתא בודדת ו W מורכבת מ 2 דלתא

ז) נחשב ונצייר את התמונות המקוריות $x_1[m, n], x_2[m, n]$

$$Y[K] = X[K] * H[K]$$

$$x[n] = IDFT\left(\frac{Y[K]}{H[K]}\right)$$

יצרנו פונקציה לחישוב FFT דו מימדי בשם fft_2d כיוון שהאות הוא דו מימדי.

פונקציה זו מבצעת FFT על כל עמודה במטריצה ואז עושה FFT שנית על כל שורה במטריצה

קוד

פלט

```
3 %x1:
4 padded_h1 = [imp_resp_image zeros(3,123);zeros(125,128)];
5 Y1 = fft_2d(dist_image_1);
6 H1 = fft_2d(padded_h1);
7 X1 = Y1./H1;
8 x1 = abs(Ifft_2d(X1));
9 figure
10 imshow(x1);
11 hold on;
12 title('x1');
13
14 %x2:
15 h2_padded = [imp_resp_image zeros(3,165);zeros(67,170)];
16 Y2 = fft_2d(dist_image_2);
17 H2 = fft_2d(h2_padded);
18 X2 = Y2./H2;
19 x2 = abs(Ifft_2d(X2));
20
21 figure
22 imshow(fftshift(x2));
23 hold on;
24 title('x2');
25
26
27 function [Xk] = fft_2d(xn)
28 xn=fft(xn);
29 Xk=fft(xn.');
30 Xk=Xk.';
31 end
32
33 function [xn] = Ifft_2d(Xk)
34 xn=ifft(Xk);
35 xn=ifft(xn.');
36 xn=xn.';
37 end
```



ח) ההבדל בתוצאות השחזור:

נשים לב שגודלן של התמונות זהה לקודמות ושהצבע הלבן בתמונות המשוחזרות בולט יותר וחד יותר, וזה עקב סינון הרעש.

א) הוספת אפסים = דגימה בתדירות גבוהה יותר ומכך שחזור $X1$ איכותי וברור יותר מהתמונה המקורית. נשים לב שהתמונה $X1$ רופדה ב 20 אפסים מכל כיוון, ולכן כך גם התמונה המשוחזרת, ניתן לראות לפי המיקומים על התמונה. שכן הוספת אפסים אינה משנה את ה DFT של הסדרה.

ב) שכפול בזמן = דגימה בתדר. נשים לב בהתאם לציפיות התקבלו 4 תמונות משוכפלות בצירים. נוסף לנו 0 בין כל 2 דגימות כיוון שישנה הרחבה של האות בתדר = כיווץ בזמן.

3. חלק שני – ייצור וניתוח אותות דיבור

א) בחלק זה הקלטנו את דיבור בקצב דגימה של $F_s = 16000_{Hz}$ ולאחר מכן חתכנו אותו לכדי 2^{16} דגימות כנדרש – אות זה יסומן כ x_n

Recording a speech signal

```
1 %Q3.a.1
2 my_record = audiorecorder(16000,8,1,-1); %(Fs,BitNum,Channel,Id)
3 disp("Record begin")
4 recordblocking(my_record,5); % 4 seconds record
5
6 disp("Record end")
7 play(my_record);
```

Taking 2^{16} samples

```
8 sampled_record=getaudiodata(my_record); % extract the audio data from the signal (vector)
9 filename = 'my_record.wav';
10 audiowrite(filename,sampled_record,16000);
11 [sampled_record]=audioread('my_record.wav');
12 sampled_record= sampled_record.'; % converting from a column vector to a row vector.
13 sampled_record=sampled_record(1:2^16); % save only 65536 samples
```

סה"כ נקבל $2^{16} = 65536$ דגימות

נחשב את ההספק הממוצע של האות ע"י הנוסחה :

Calculate the average power

```
14 %Q3.a.2
15 N=2^16;
16 P=(1/N)*(sampled_record)*(sampled_record.');
```

$$P_X = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} (x[n])^2$$

P 0.0104

קיבלנו כי ההספק של האות הוא:

(ב) נגדיר אות רעש z באופן הבא:

$$z[n] = 50\sqrt{P_x}[\cos(\omega_1 n) + \cos(\omega_2 n) + \cos(\omega_3 n)], \quad n = 0, \dots, N-1$$

$$a_1 = 50\sqrt{P_x}, \omega_1 = 1.6 + 0.1 \cdot d_1$$

$$a_2 = 50\sqrt{P_x}, \omega_2 = 1.6 + 0.1 \cdot d_2$$

$$a_3 = 50\sqrt{P_x}, \omega_3 = 3$$

כאשר

$$d_1 = 0.212552442, \quad d_2 = 0.205913858$$

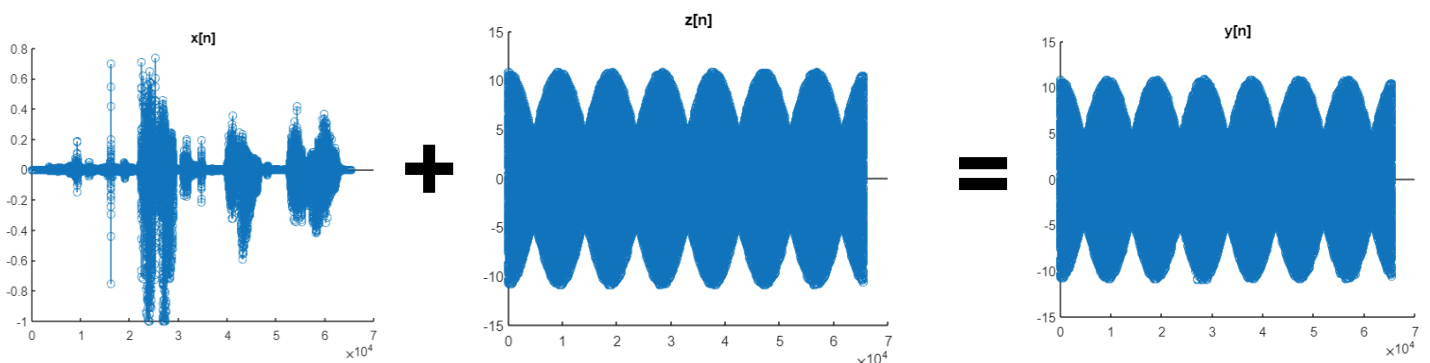
נוסיף את ההפרעה לאות שדגמנו קודם, לתוצאה נקרא y_n כך שמתקיים :

```
Adding noise to samples

17 %Q3.b -
18 d2=0.205913858;
19 d1=0.212552442;
20 n=(0:1:N-1);
21 w1=1.6+0.1*d1;
22 w2=1.6+0.1*d2;
23 w3=3;
24 %-----|--- BY DEFINITION-----
25 x_n=sampled_record;
26 z_n=50*sqrt(P)*(cos(w1*n)+cos(w2*n)+cos(w3*n));
27 y_n=z_n+x_n;
28 soundsc(y_n,16000);
```

לאחר הפעלת האות y_n כמעט ולא שמענו את ההקלטה שקודם לכן הקלטנו, וזאת בעקבות רעש שהתווסף לאות המקורי

(ג) נציג את האותות שקיבלנו:



=

(ד) נחשב את התמרת פורייה $Y(e^{j\omega})$ בתדירים הבאים

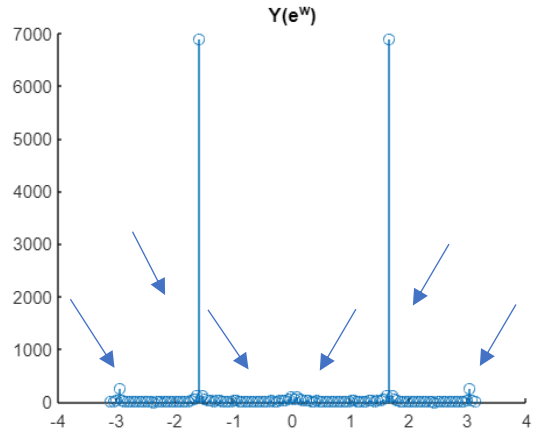
$$\omega = \dots, -3 \cdot \frac{2\pi}{128}, -2 \cdot \frac{2\pi}{128}, -1 \cdot \frac{2\pi}{128}, 0, 1 \cdot \frac{2\pi}{128}, 2 \cdot \frac{2\pi}{128}, 3 \cdot \frac{2\pi}{128}, \dots$$

קוד

Plotting $Y(e^{j\omega})$:

```
46 %Q3.d: Y_e_omega
47 k=(-63:64);
48 omega=2*pi*k/128;
49 Y_e_omega=fft(y_n);
50 Y_e_omega=fftshift(Y_e_omega);
51
52 figure;
53 hold on
54 title('Y(e^jw)');
55 stem(omega,abs(Y_e_omega(1:512:N)));
```

פלט



נשים לב שקיימות כאן 6 דלתאות כיוון שאות הרעש מורכב מ 3 קוסינוסים.

הדלתאות האמצעיות הן בעוצמה גבוהה הרבה יותר מהדלתאות בצדדים. (7000 לעומת 300).

(ה) נבצע דצימציה ביחס של 2 של האותות y_n, z_n

נרשום ביטוי מתמטי לאות $z_2[n]$ ולהתמרת פורייה שלו $Z_2(e^{j\omega})$

$$z_2[n] = z[2n] \text{ for } 1 \leq n \leq \frac{N}{2}$$

עבור ההתמרה נקבל:

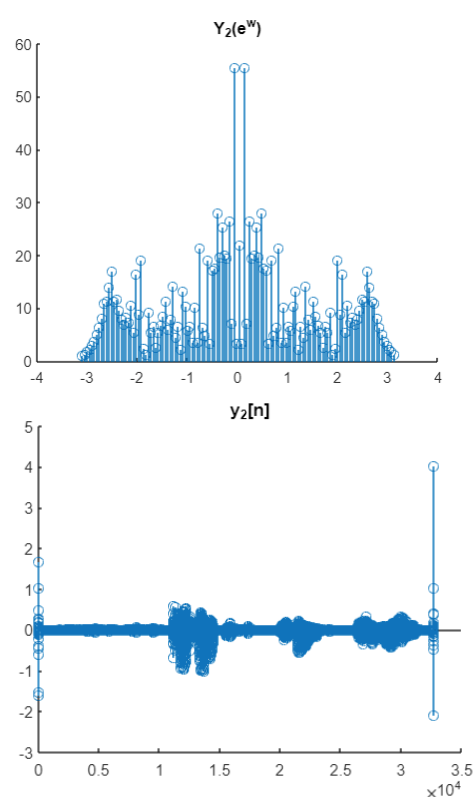
$$Z_2(e^{j\omega}) = \frac{1}{2} \sum_{k=0}^1 Z(e^{\frac{j(\omega-2\pi k)}{2}}) = \frac{1}{2} (Z(e^{\frac{j(\omega-2\pi)}{2}}) + Z(e^{\frac{j\omega}{2}}))$$

(ו) נצייר את $y_2[n]$ ואת ההתמרת פורייה שלו:

קוד

```
59 y2_n=decimate(y_n,2);
60 Y2_e_omega=fft(y2_n);
61 Y2_e_omega=fftshift(Y2_e_omega);
62 figure
63 hold on
64 title('y_2[n]');
65 stem(n(1:N/2),y2_n);
66
67 figure
68 hold on
69 title('Y_2(e^j\omega)');
70 stem(omega,abs(Y2_e_omega(1:256:N/2)));
71 soundsc(y2_n,8000);
```

הפלט



ביצענו דצימציה ביחס 2 ע"י הפקודה decimate הרעש נעלם סונן והאות חזר להיות ברור.

זאת מכיוון שפקודת decimate מבצעת גם LPF בנוסף לדגימה בחדשה שהיא מבצעת על האות שהיא מקבלת על מנת למנוע aliasing.

נשים לב שכדי שנוכל לשמוע את האות באופן תקין נצטרך לשנות את פרמטר הדגימה בפקודה soundc להיות קטן פי 2 ממה שהיה קודם (8000 במקום 16000), וזאת בעקבות הדצימציה פי 2.