

Elektrotehnički fakultet
Sveučilište u Osijeku
Kneza Trpimira 2b

Osijek, 14. siječnja 2008.

Seminarski rad iz predmeta "Matematičko programiranje"

Diskretna Fourierova transformacija

ŽELJKO MIHALJČIĆ¹, DRŽISLAV PETRIJEVČANIN²

Sažetak. U ovom seminarском раду razmatra se diskretna Fourierova transformacija i njena primjena. Dana je formula za DFT i njen inverz(IDFT) te neka osnovna svojstva. Dani su primjeri primjene diskretnе Fourierove transformacije na mirnu sliku i zvuk.

Ključne riječi: Diskretna Fourierova transformacija, DFT, IDFT, Obrada slike, Obrada zvuka

Abstract. In this seminar paper we will show the basic formula for Discrete Fourier Transform and its inverse. We will also show some basic properties of this method and application of DFT for image processing.

Keywords: Discrete Fourier Transform, Image processing, Sound Processing, Inverse DFT

Datum predaje seminara	Ocjena	Datum ocjene	Potpis

¹e-mail: zeljko1510@gmail.com

²e-mail: dpetrije@gmail.com

1 Uvod u diskretnu Fourierovu transformaciju

Diskretna Fourierova transformacija pripada u područje Fourierove analize. Ona kao takva prebacuje funkciju iz jedne domene u drugu, primjerice iz vremenske u frekvencijsku domenu. Ulazna funkcija DFT-a mora biti definirana diskretnim vrijednostima i analizira se na ograničenom intervalu. S obzirom da je ulazna funkcija konačna sekvenca realnih i kompleksnih brojeva, DFT je idealna za procesiranje informacija pohranjenih u računalu. DFT se široko koristi u obradi signala (obrada slike, obrada zvuka) te za rješavanje parcijalnih diferencijalnih jednadžbi.

2 Definicija diskretne Fourierove transformacije

Definicija 1 *Dani skup od N kompleksnih brojeva x_0, \dots, x_{N-1} je transformiran u niz od N kompleksnih brojeva X_0, \dots, X_{N-1} prema formuli:*

$$X_k = \sum_{n=0}^{N-1} x_n e^{-\frac{2\pi k n i}{N}} \quad k = 0, \dots, N-1 \quad i^2 = -1 \quad (1)$$

takvu transformaciju nazivamo diskretna Fourierova transformacija od x_0, \dots, x_{N-1} .

Inverzna diskretna Fourierova transformacija dana je izrazom:

$$x_n = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X_k e^{\frac{2\pi k n i}{N}} \quad n = 0, \dots, N-1 \quad (2)$$

Alternativni zapis DFT-a (vidi [1]) ima sljedeću notaciju:

$$\mathcal{F}[x_0, \dots, x_{N-1}] := [X_0, \dots, X_{N-1}] \quad (3)$$

U matrično-vektorskoj notaciji, DFT je definiran kao produkt

$$\begin{pmatrix} X_0 \\ \vdots \\ X_{N-1} \end{pmatrix} = \frac{1}{N} V^* \begin{pmatrix} x_0 \\ \vdots \\ x_{N-1} \end{pmatrix} \quad (4)$$

gdje je matrica $\mathbf{V}^* \in \mathbb{C}^{N \times N}$ kompleksno konjugirana od simetricne matrice

$$\mathbf{V} := \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & \dots & 1 \\ 1 & \omega & \omega^2 & \dots & \omega^{N-1} \\ 1 & \omega^2 & \omega^4 & \dots & \omega^{2(N-1)} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \dots & \vdots \\ 1 & \omega^{N-1} & \omega^{2(N-1)} & \dots & \omega^{(N-1)^2} \end{bmatrix} \quad (5)$$

$$= (\omega^k j)_k, j = 0..N-1 \in C^{N \times N}, \quad \omega := e^{i2\pi/N}.$$

Primjer 1 *Zadan je signal $x[n]$ sa svojih 8 uzoraka, $x[n] = \{4, 0, 1, 2, 3, 2, 1, 0\}$. Izračunati DFT u 8($N=8$) točaka.*

Dani zadatak riješimo sljedećim Mathematica-programom:

```

x = {4, 0, 1, 2, 3, 2, -1, 3};
For[k = 0, k < 8,
  a = Sum[x[[n + 1]] Re[Exp[-I 2 Pi n k/8]] // N, {n, 0, 7, 1}];
  b = Sum[x[[n + 1]] Im[Exp[-I 2 Pi n k/8]] // N, {n, 0, 7, 1}];
  If[b < 0, Print["X[", k, "]=", a, "-j", -b],
    Print["X[", k, "]=", a, "+j", b]];
  k++];

```

Rješenja su prikazana u Tablici 1.

i	$X_k[i]$
0	$14 + j0$
1	$0.293 + j0.121$
2	$7 + j3$
3	$1.708 + j4.121$
4	$0 + j0$
5	$1.707 - j4.121$
6	$7 - j3$
7	$0.293 - j0.121$

Tablica 1. Rezultat dobiven DFT-om

3 Svojstva

- *Komplementarnost:* Diskretna Fourierova transformacija je inverzna, linearna transformacija

$$\mathcal{F} : \mathbb{C}^N \rightarrow \mathbb{C}^N \quad (6)$$

gdje \mathbb{C} označava skup kompleksnih brojeva. Drugim riječima, za bilo koji $N > 0$, N -dimenzionalni kompleksni vektor ima DFT i IDFT koji su takodjer N -dimenzionalni kompleksni vektori.

- *Ortogonalnost:* Vektor $e^{\frac{2\pi k n i}{N}}$ formira ortogonalne baze za skup od N -dimenzionalnih kompleksnih vektora.

$$\sum_{n=0}^{N-1} \left(e^{\frac{2\pi k n i}{N}} \right) \left(e^{-\frac{2\pi k' n i}{N}} \right) = N \delta_{kk'} \quad (7)$$

gdje je $\delta_{kk'}$ Kroneckerov δ -simbol. Uvjet ortogonalnosti se može iskoristiti za izvodjenje IDFT-a iz definicije DFT-a. Kroneckerov δ -simbol definiran je na sljedeći način:

$$\delta_{kk'} = \begin{cases} 1 & \text{za } k = k' \\ 0 & \text{za } k \neq k' \end{cases} \quad (8)$$

- *Periodičnost:* Ako izraz kojim je definiran DFT vrijedi za sve cijele brojeve k koji su unutar intervala $k = 0, \dots, N - 1$ onda je rezultirajući beskonačni niz periodična ekstenzija DFT-a s periodom N .

Svojstvo periodičnosti može se pokazati iz definicije:

$$X_{k+N} = \sum_{n=0}^{N-1} x_n e^{-\frac{2\pi i}{N}(k+N)n} = \sum_{n=0}^{N-1} x_n e^{-\frac{2\pi i}{N}kn} e^{-2\pi i n} = \sum_{n=0}^{N-1} x_n e^{-\frac{2\pi i}{N}kn} = X_k \quad (9)$$

gdje smo koristili činjenicu da je $e^{-2\pi i} = 1$. Na isti se način može pokazati da formula za IDFT vodi na isti zaključak.

Za teorem pomaka vrijede sljedeće:

ako je $\mathcal{F}(\{x_n\})_k = X_k$, tada je $\mathcal{F}(\{x_n e^{\frac{2\pi i}{N} nm}\})_k = X_{k-m}$ i $\mathcal{F}(\{x_{n-m}\})_k = X_k e^{-\frac{2\pi i}{N} km}$.

- *Trigonometrijski interpolacijski polinom:* Trigonometrijski interpolacijski polinom

$$p(t) = \frac{X_0}{N} + \frac{X_1}{N} e^{it} + \cdots + \frac{X_{N/2}}{N} \cos(Nt/2) + \frac{X_{N/2+1}}{N} e^{(-N/2+1)it} + \cdots + \frac{X_{N-1}}{N} e^{-it} \quad (10)$$

za parne N ,

$$p(t) = \frac{X_0}{N} + \frac{X_1}{N} e^{it} + \cdots + \frac{X_{\lfloor N/2 \rfloor}}{N} e^{\lfloor N/2 \rfloor it} + \frac{X_{\lfloor N/2 \rfloor + 1}}{N} e^{-\lfloor N/2 \rfloor it} + \cdots + \frac{X_{N-1}}{N} e^{-it} \quad (11)$$

za neparne N , gdje su koeficijenti X_k/N dobiveni DFT-om od x_n iz izraza (10),(11) zadovoljavaju svojstvo interpolacije: $p(2\pi n/N) = x_n$ za $n = 0, \dots, N - 1$. Primjetimo da interpolacija nije jedinstvena: *aliasing* vodi ka tome da je moguće dodati N bilo kojoj kompleksno-sinusoidalnoj frekvenci bez promjene interpolacijskog svojstva, ali dodavanjem različitih vrijednosti izmedju x_n točaka. Gornji izbor je tipičan jer daje dva korisna svojstva. Prvo, sastoji se od sinusoida čije frekvencije imaju najmanju moguću amplitudu, stoga minimiziraju srednji korijen nagiba $\int |p'(t)|^2 dt$ interpolacijske funkcije. Drugo, ako su x_n realni brojevi, tada $p(t)$ je također realan. Za detaljniji opis svojstava vidi [2].

4 Primjena DFT-a na mirnu sliku

Obrada mirne slike vrši se iz nekoliko razloga. Neki od osnovnih su problem pohrane slike na medij, neodgovarajuća izmjena svojstava originalne slike (npr. u medicini potrebno dobiti bolji kontrast ultrazvuka, rendgenske slike...), obrada grafike na računalu. Sliku je moguće obradživati u dvije domene, prostornoj i frekvencijskoj. Obrada slike u frekvencijskoj domeni omogućava upotrebu raznih filtera kojima možemo jako utjecati na svojstva slike. Slika je na računalu prikazana u matričnom zapisu gdje broj pixela odgovara broju elemenata matrice za koji vrijedi da je prvi element matrice ekvivalentan prvom pixelu, drugi drugom itd.

Prijenos slike iz prostorne domene u frekvencijsku vrši se primjenom DFT-a na matricu slike. Najprije pogledajmo kako predhodno definiranu formulu za jednodimenzionalni DFT možemo proširiti na 2D koji ćemo primjeniti na sliku, odnosno matricu slike:

$$X_{k,j} = \frac{1}{MN} \sum_{k=0}^{M-1} \sum_{j=0}^{N-1} f(x, y) e^{-j2\pi(kx/M + vy/N)} \quad (12)$$

Na isti način dobivamo formulu za dvodimenzionalni IDFT:

$$f(x, y) = \sum_{k=0}^{M-1} \sum_{j=0}^{N-1} X_{k,j} e^{j2\pi(kx/M + vy/N)} \quad (13)$$

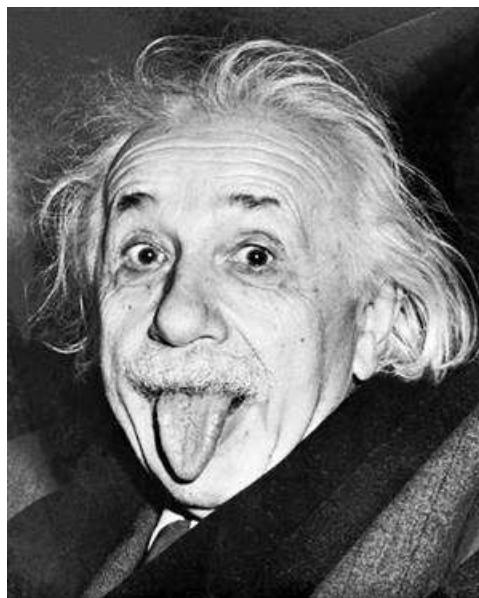
Varijable k i j su varijable transformacija odnosno *frekvencijske varijable*, a x i y su prostorne varijable ili *varijable slike*. S obzirom da sliku predstavljmo kao dvodimenzionalnu matricu, iz gornje formule je lako uočiti da će $f(x, y)$ zapravo predstavljati element matrice slike u redu x i stupcu y .

Nakon što na matricu slike primjenimo 2D DFT dobivamo novu matricu gdje je svaki pojedini element kompleksni broj. U praksi se prije primjene DFT-a najprije svaki element matrice množi sa $(-1)^{x+y}$. S obzirom na svojstva eksponencijalne funkcije može se pokazati da vrijedi:

$$\mathcal{F}[f(x, y)(-1)^{x+y}] = F(u - M/2, v - N/2) \quad (14)$$

gdje $\mathcal{F}[\cdot]$ označava Fourierovu transformaciju argumenta. Sada će ishodište Fourierove transformacije (element $F(0, 0)$ koji predstavlja srednju vrijednost slike) biti u središtu matrice $(M/2, N/2)$, odnosno bit će pomaknuto za $(M/2, N/2)$ u odnosu na orginal. To se radi zbog simetričnosti spektra i njegovog jasnjeg prikaza. Kada se govori o frekvencijskom spektru slike to u praksi znači da promatramo apsolutnu vrijednost svakog elementa matrice.

Primjer 2 . U programskom paketu Matlab učitajmo crno-bijelu sliku veličine 371×298 pixela te primjenom 2D DFT-a prikažimo frekvencijski spekter slike.



Slika 1: Orginalna slika

Problem smo riješili sljedećim programom u MATLAB-u:

```
A=imread(A,'slika.bmp','bmp'); %ucitavanje slike
%umnozenje svakog pojedinog elementa sa (-1)^(i+j)
for i = 1:371
    for j = 1:298
        A(i,j) = A(i,j)*((-1)^(i+j));
    end
end
%2D DFT (Matlab ima gotovu funkciju za FFT)
B=fft2(A);
%svaki element matrice zamjenimo sa apsolutnom vrijednosti
B=abs(B);
%za bolji prikaz spektra, vise sivih tonova
for i = 1:371
    for j = 1:298
        B(i,j) = 0.1*log10(1+B(i,j));
    end
end
```

```

end
%dobivene vrijednosti prebacujemo na skalu od 0-255
%(8bit BMP moze imati vrijednosti od 0(crno) do 255(bijelo))
B=B*100;
B=uint8(B);
B=3*B;
%prikaz spektra
imwrite(B,'spektar.bmp','bmp');

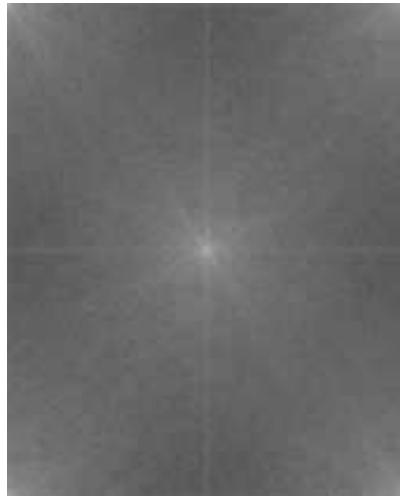
```

Najprije prikazimo dobivene matrice A i B:

$$A := \begin{bmatrix} 61 & 0 & 62 & \dots & 0 \\ 0 & 61 & 0 & \dots & 53 \\ 63 & 0 & 63 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \vdots \\ 25 & 0 & 40 & \dots & 0 \end{bmatrix} \quad (15)$$

$$B := \begin{bmatrix} 204 & 183 & 162 & \dots & 183 \\ 186 & 174 & 162 & \dots & 174 \\ 153 & 177 & 168 & \dots & 171 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \vdots \\ 186 & 174 & 174 & \dots & 174 \end{bmatrix} \quad (16)$$

Program u Matlabu dao je traženi frekvencijski spektar(vidi *Slika 2*).



Slika 2: Prikaz spektra

Iz prikaza spektra je vidljivo da je simetričan, srednja vrijednost je u sredini slike i ima najveću vrijednost pa je stoga i najsvjetlijia. U području oko nule imamo također visoke vrijednosti što nam pokazuje da su na ovoj slici izraženije niske frekvencije. Za detaljniji opis postupaka obrade slike u frekvencijskoj domeni vidi [3]. Mnoštvo dodatnih primjera obrade slike korištenjem Matlaba može se pronaći u [4].

5 Primjena DFT-a na zvuk

Zvuk se kao i slika na računalu može prikazati samo u digitalnom obliku koji se dobije analogno-digitalnom pretvorbom. Slično kao i kod mirne slike, ovdje nam je također zanimljiv prikaz spektra signala. Da bi dobili spektar signala na prethodno digitaliziran signal primjenjujemo DFT.

Primjer 3 *Uzorkovanjem i kvantizacijom snimke zvuka dobili smo matricu A koja predstavlja digitalizirani signal. Prikažimo spektar danog signala.* Dani zadatak riješimo Matlab programom.

```
[a,Fs,bits]=wavread('zvuk.wav'); %ucitavanje zvuka,
%Fs(frekvencija uzorkovanja)=44.1kHz, bits(rezolucija)=16bita
easyspec(a,Fs); %gotovi Matlab program koji primjenjuje DFT, odnosno FFT
%kod easyspec.m programa:
if nargin==0
    error('No input vector given');
end

if (nargin==1)
    fs=2;
end

NFFT=16384; NWIN=NFFT/4;
LOOP=100;
win=hanning(NWIN)';

x=x(:)*(17.127/NFFT/sqrt(LOOP));
n=length(x);
maxshift=n-NWIN;

if (n<2*NWIN)
    error(['Input vector should be at least of length '...
        num2str(2*NWIN)]);
end

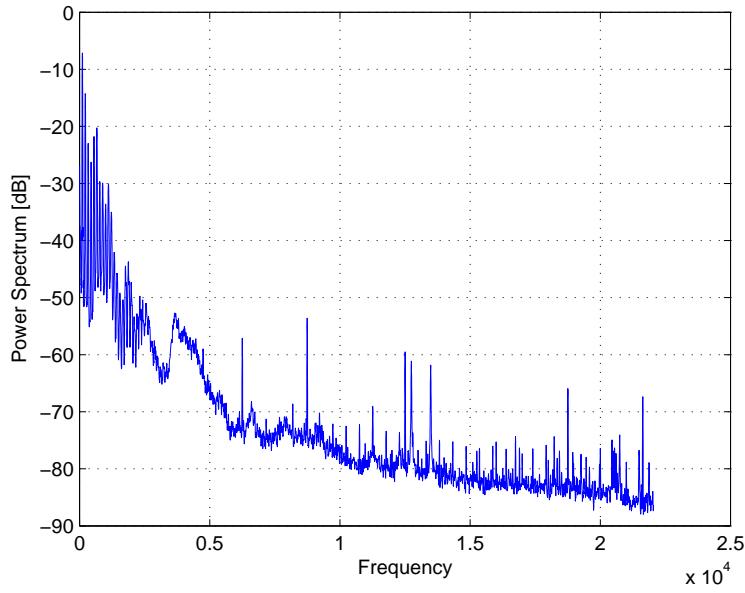
s=zeros(1,NFFT);

for i=1:LOOP
    zuz=floor(rand*maxshift);
    s=s+abs(fft([win.*x(1+zuz:NWIN+zuz) zeros(1,NFFT-NWIN)])).^2;
end

s=10*log10(s(1:NFFT/2));
f=linspace(0,fs/2,NFFT/2);

if nargout==0
    hold off;
    plot(f,s);
    ylabel('Power Spectrum [dB]');
    xlabel('Frequency');
    grid on; zoom on;
end
```

Primjeri koje smo obradili pripadaju u područje digitalne obrade signala. Za detaljan uvod u digitalnu obradu signala primjenom DFT-a vidi [5]. Mnóstvo složenijih primjera može se pronaći u [6].



Slika 3: Spektar zvucnog signala

Literatura

- [1] R. PLATO, *Concise Numerical Mathematics*, American Mathematical Society, Providence, 2003.
- [2] E. ORAN BRIGHAM, *The fast Fourier transform and its applications*, Englewood Cliffs, N.J.: Prentice Hall.
- [3] R.C. GONZALES, R.E. WOODS, *Digital Image Processing*, Prentice Hall; 3 edition August 31, 2007
- [4] R.C. GONZALES, R.E. WOODS, S.L. EDINS, *Digital Image Processing Using MATLAB*, Prentice Hall; 1st edition September 5 2003
- [5] R.G. LYONS, *Understanding Digital Signal Processing*, Prentice Hall PTR; 2004
- [6] J.G. PROAKIS, D.K. MANOLAKIS, *Digital Signal Processing*, Prentice Hall; 4th edition 2006