

Prje korištenja ovih rješenja svakako poslušajte
savjet riješiti zadatak. Ove rješenja nisu samo
odabrane zadatke iz glavnog zadataka za DZ3.

u Zagrebu 17. lipnja 2008.

Tomislav Petković

10) Dvodimenzionalna Fourierova transformacija signala $f(x,y): \mathbb{R}^2 \rightarrow \mathbb{C}$ je dana izrazom

$$F(\omega_1, \omega_2) = \int_{-\infty}^{+\infty} \int_{-\infty}^{+\infty} f(x,y) e^{-j\omega_1 x} e^{-j\omega_2 y} dx dy$$

Za separabilni slučaj kada je moguće signal $f(x,y)$ razbiti u produkt

$$f(x,y) = f_x(x) \cdot f_y(y)$$

umjesto dvostrukog integrala imamo dva jednokratna integrala

$$F(\omega_1, \omega_2) = \int_{-\infty}^{+\infty} f_x(x) e^{-j\omega_1 x} dx \int_{-\infty}^{+\infty} f_y(y) e^{-j\omega_2 y} dy$$

10c) $f(x,y) = \sin(x-y) + \sin(x+y) = 2 \sin(x) \cos(y) = \underbrace{\sqrt{2} \sin(x)}_{f_x(x)} \cdot \underbrace{\sqrt{2} \cos(y)}_{f_y(y)}$

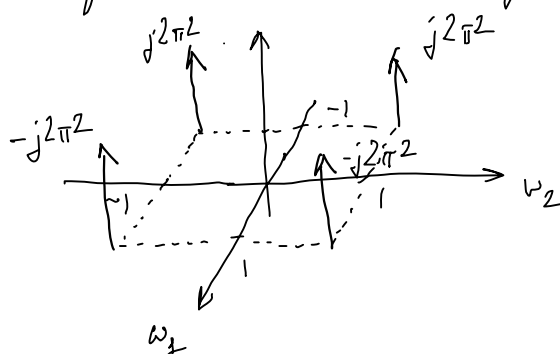
Kako su funkcije $f(x,y)$ razbiti na produkt $f_x(x) \cdot f_y(y)$ možemo odrediti 1D Fourierovu transformaciju od $f_x(x)$ i $f_y(y)$

$$F_x(\omega_1) = \mathcal{F}[\sqrt{2} \sin(x)] = -j\pi \sqrt{2} (\delta(\omega_1 - 1) - \delta(\omega_1 + 1))$$

$$F_y(\omega_2) = \mathcal{F}[\sqrt{2} \cos(y)] = \pi \sqrt{2} (\delta(\omega_2 - 1) + \delta(\omega_2 + 1))$$

$$\begin{aligned} F(\omega_1, \omega_2) &= F_x(\omega_1) \cdot F_y(\omega_2) = -j2\pi^2 (\delta(\omega_1 - 1) - \delta(\omega_1 + 1)) (\delta(\omega_2 - 1) + \delta(\omega_2 + 1)) \\ &= -j2\pi^2 (\delta(\omega_1 - 1, \omega_2 - 1) - \delta(\omega_1 + 1, \omega_2 - 1) + \delta(\omega_1 - 1, \omega_2 + 1) - \delta(\omega_1 + 1, \omega_2 + 1)) \end{aligned}$$

Amplitudni spekter $|F(\omega_1, \omega_2)|$ je ploha od ω_1 i ω_2 razmjerni koje u ovom slučaju sadrži 4 δ -distribucije:



ω_2

$$12) f(x, y) \rightarrow F(\omega_1, \omega_2)$$

Možemo izvesti Fourierovu transformaciju signala $f(x - \epsilon y, y)$. Doličemo

$$\int_{-\infty}^{+\infty} \int_{-\infty}^{+\infty} f(x - \epsilon y, y) e^{-j(\omega_1 x + \omega_2 y)} dx dy = \int_{-\infty}^{+\infty} \int_{-\infty}^{+\infty} f(\chi, \nu) e^{-j(\omega_1 \chi + \epsilon \omega_1 + \omega_2 \nu)} |\mathbf{y}| d\chi d\nu =$$

nije nam varijable lakše do bude

$$\begin{cases} \chi = x - \epsilon y \\ \nu = y \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} x = \chi + \epsilon \nu \\ y = \nu \end{cases} \quad ; \quad |\mathbf{y}| = \begin{vmatrix} 1 & \epsilon \\ 0 & 1 \end{vmatrix} = 1$$

$$= \int_{-\infty}^{+\infty} \int_{-\infty}^{+\infty} f(\chi, \nu) e^{-j\omega_1 \chi} e^{-j(\omega_2 - \epsilon \omega_1) \nu} d\chi d\nu = F(\omega_1, \omega_2 - \epsilon \omega_1)$$

NOVA ω_2 !

NAPOMENA: Ne mijate varijable na različitim determiniranim područjima različitih varijabli u dvostrukom integralu!

$$15) f(x, y) = \text{rect}(x + \frac{1}{2}, x - \frac{1}{2})$$

2D konvolucijom bi želimo s dvostrukom različitom funkcijom bi je razlikovali od

1D konvoluciji. Vrijedi

$$f(x, y) * g(x, y) = \int_{-\infty}^{+\infty} \int_{-\infty}^{+\infty} f(\chi, \nu) g(x - \chi, y - \nu) d\chi d\nu$$

Što se u slučaju pojednostavnije funkcije pojednostavnije je jer je moguće dvostruki integral restituirati u par jednostavnih integrala.

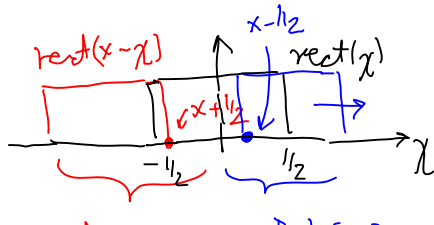
Prije nego što se zakaže primijeniti da vrijedi

$$\text{rect}(x + \frac{1}{2}, y + \frac{1}{2}) = \text{rect}(x + \frac{1}{2}) \cdot \text{rect}(y + \frac{1}{2})$$

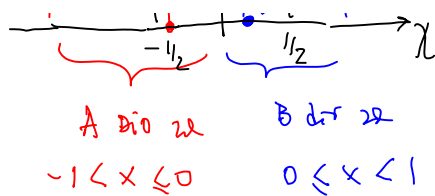
$$\text{rect}(x + \frac{1}{2}, -y + \frac{1}{2}) = \text{rect}(x + \frac{1}{2}) \text{rect}(-y + \frac{1}{2}) \quad \text{t.d.}$$

Također vrijedi $\text{rect}(x) * \text{rect}(x) = \text{tri}(x)$ što možemo i pokazati:

$$\text{rect}(x) * \text{rect}(x) = \int_{-\infty}^{+\infty} \text{rect}(\chi) \text{rect}(x - \chi) d\chi$$



Doliveni integral je restituirati od nule samo kada postoji preklapanje izmaka $\text{rect}(\chi)$ i



•• mi se zavisno mi se pravi
preklapanje izmista $\text{rect}(x)$ i
 $\text{rect}(x-\chi)$.

$$A: \int_{-\infty}^{+\infty} \text{rect}(\chi) \text{rect}(x-\chi) d\chi = \int_{-1/2}^{x+1/2} d\chi = \chi \Big|_{-1/2}^{x+1/2} = x+1$$

$$B: \int_{-\infty}^{+\infty} \text{rect}(\chi) \text{rect}(x-\chi) d\chi = \int_{x-1/2}^{1/2} d\chi = \chi \Big|_{x-1/2}^{1/2} = 1-x$$

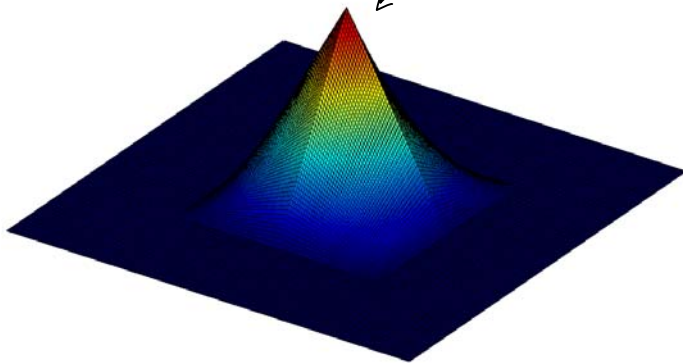
$$\text{rect}(x) * \text{rect}(x) = \begin{cases} x+1, & -1 < x \leq 0 \\ 1-x, & 0 < x < 1 \\ 0, & \text{inače} \end{cases} = \begin{cases} 1-|x|, & |x| < 1 \\ 0, & \text{inače} \end{cases} = \text{tri}(x)$$

$$\begin{aligned} 150) \quad f(x,y) * f(x,y) &= \text{rect}(x+\frac{1}{2}, y+\frac{1}{2}) * \text{rect}(x+\frac{1}{2}, y+\frac{1}{2}) = \\ &= \left(\text{rect}(x+\frac{1}{2}) * \text{rect}(x+\frac{1}{2}) \right) \cdot \left(\text{rect}(y+\frac{1}{2}) * \text{rect}(y+\frac{1}{2}) \right) = \\ &= \text{tri}(x+2 \cdot \frac{1}{2}) \cdot \text{tri}(y+2 \cdot \frac{1}{2}) = \text{tri}(x+1) \cdot \text{tri}(y+1) \end{aligned}$$

Napomena: Ali zavisno da je $f(x) * g(x) = h(x)$ onda je
 $f(x+a) * g(x+b) = h(x+a+b)$ jer je

$$\int_{-\infty}^{+\infty} f(\chi+a) g(x-\chi+b) d\chi = \int_{-\infty}^{+\infty} f(\chi) g(x+b+a-\chi) d\chi !$$

VRH u $(-1,-1)$ 22 50) zlatob!



slučaj rezultata

za 15a) zlatob

15b, c) i d)

i ovaj isto rješenje sam
primisao u proširu!

- 18) Ako je $g(x,y)$ izlaz sustava S na ulazu $f(x,y)$, tada $g(x,y) = S(f(x,y))$.
Sustav S je prostorno nepromenljiv ako

$$\forall x_0, y_0: S(f(x+x_0, y+y_0)) = g(x+x_0, y+y_0)$$

- 18a) Zadan sustav je $S(f(x,y)) = 2f(x,y) + 2x + 2y = g(x,y)$.

Da li ispiti prostorno nepromenljivost moramo izraziti

$S(f(x+x_0, y+y_0))$ te $g(x+x_0, y+y_0)$ i usporediti ih!

$$S(f(x+x_0, y+y_0)) = 2f(x+x_0, y+y_0) + \underline{2x+2y} \leftarrow \text{zato je isto u } \neq$$

$$g(x+x_0, y+y_0) = 2f(x+x_0, y+y_0) + 2(x+x_0) + 2(y+y_0)$$

Kako su izrazi različiti zaključujemo da je sustav prostorno PROMENLJIV.

- Za 18. zadatke c), d) i e) su prostorno PROMENLJIVI jer su izlazi sustavi prostorno nepromenljivi.

20) $h(x,y) = \text{rect}(x,y) = \text{rect}(x) \cdot \text{rect}(y)$

Zadan izraz je separabilan te nije potrebno računati 2D Fourierovu transformaciju:

$$\mathcal{F}[\text{rect}(x)] = \text{sinc}\left(\frac{\omega_1}{2\pi}\right)$$

$$\mathcal{F}[\text{rect}(y)] = \text{sinc}\left(\frac{\omega_2}{2\pi}\right)$$

$$H(\omega_1, \omega_2) = \mathcal{F}[\text{rect}(x,y)] = \mathcal{F}[\text{rect}(x) \cdot \text{rect}(y)] =$$

$$= \tilde{\mathcal{F}}[\text{rect}(x)] \cdot \tilde{\mathcal{F}}[\text{rect}(y)] = \text{sinc}\left(\frac{\omega_1}{2\pi}\right) \cdot \text{sinc}\left(\frac{\omega_2}{2\pi}\right)$$

Moramo izraziti: slicnati DTF i MTF:

$$\text{DTF} = \frac{H(\omega_1, \omega_2)}{H(0,0)}$$

... 1 1 1 1 1 1 1 1

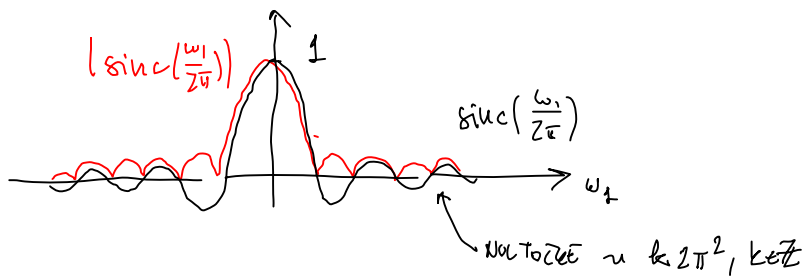
$$H(0,0) = \frac{1}{H(0,0)}$$

$$MTF = \left| \frac{H(\omega_1, \omega_2)}{H(0,0)} \right|$$

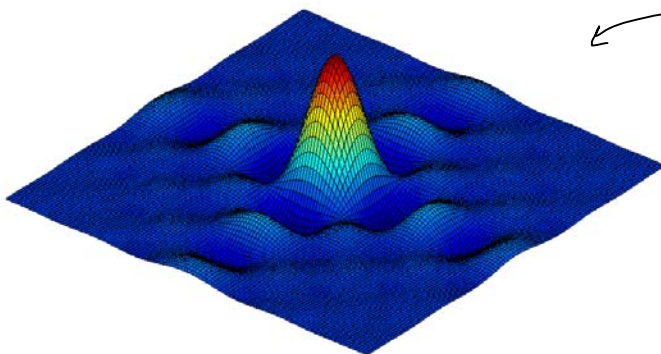
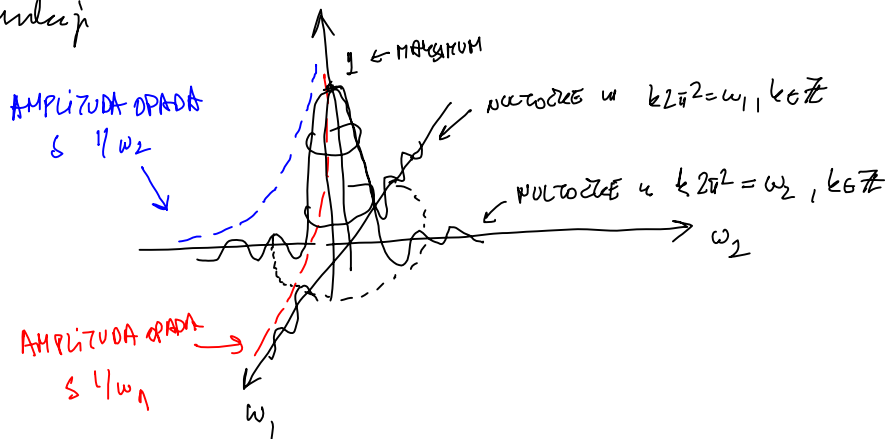
Vrijedi $H(0,0) = \int_{-\infty}^{+\infty} \int_{-\infty}^{+\infty} h(x,y) dx dy = \int_{-1/2}^{1/2} \int_{-1/2}^{1/2} dx dy = 1$, a toliko je

i $\text{sinc}\left(\frac{0}{2f}\right) \cdot \text{sinc}\left(\frac{0}{2f}\right) = 1 \cdot 1 = 1$ (VRIJEDNOST FUNKCIJE sinc U 0 JE 1)

Želimo li slicati MTF računom $\left| \text{sinc}\left(\frac{\omega_1}{2f}\right) \cdot \text{sinc}\left(\frac{\omega_2}{2f}\right) \right| =$
 $= \left| \text{sinc}\left(\frac{\omega_1}{2f}\right) \right| \cdot \left| \text{sinc}\left(\frac{\omega_2}{2f}\right) \right|$. Nastavljat ćemo sinc funkciju u
 jednoj dimenziji:

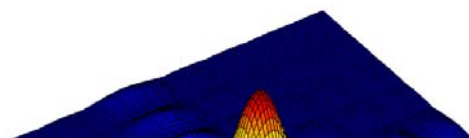
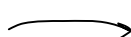


u 2D slučaju se radi o plati koja je produkt dviju sinc
 funkcija

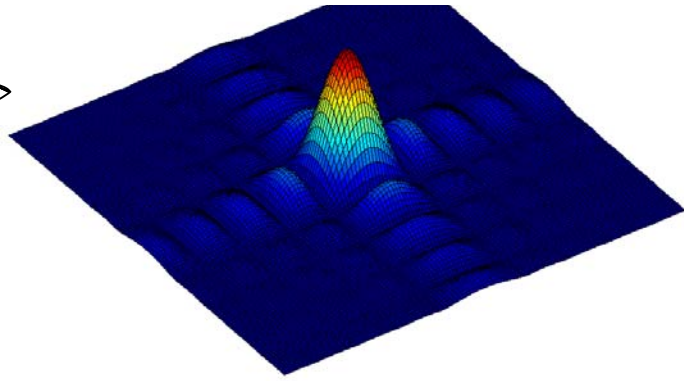


OTF ili optička transfer
 funkcija je općenito kompleksna,
 no u ovom slučaju razmatramo
 imaginarnu vrijednost.

MTF ili modulacijska



MTF je modulacijska
transfer funkcija i uvijek
nenegativna realna funkcija,
a nosi MTF: $\mathbb{R} \times \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}^+$



22) Za rezultat od 20) zadatak odži se radi s diskretnim sustavima
za koje su poznane funkcije, OTF i MTF periodične te je njihov
glavni val jednako poznat.

Na primjer prvo ukaži:

$$h(x, y) = \begin{bmatrix} 1 & 8 & 1 \\ 8 & 62 & 8 \\ 1 & 8 & 1 \end{bmatrix}$$

↑ y os
→ x os

0BICI koji NISU
ZADANI SU JEDNAKI
NULI!

PODNETANI 0BICI SE NAHADE u (0,0)

$$h(-1, 1) = 1$$

$$h(0, 1) = 8$$

$$h(1, 1) = 1$$

$$h(-1, 0) = 8$$

$$h(0, 0) = 62$$

$$h(1, 0) = 8$$

$$h(-1, -1) = 1$$

$$h(0, -1) = 8$$

$$h(1, -1) = 1$$

22a) Prvo ispitujemo je li impulsni odgovor separabilan. Za separabilan
impulsni odgovor mora vrijediti

$$h(x, y) = h_x(x) \cdot h_y(y),$$

Itk se u slučaju diskretnih 2D LSI sustava s konvolucijom
impulsnim odgovorima može zapisati i u matricnom obliku kao

$$h = h_y \cdot h_x$$

gdje je h matrica dimenzije N_x se N_y , h_y je vektor stupca
se N_y elementa a h_x je vektor reda se N_x elementa.

Za zadan impulsni odgovor možemo pisati

na 1D vektoru x na N_x p. vektoru y na N_y elementih.

Za zolani impulsi obratno moramo pisati:

$$h = \begin{Bmatrix} h(-1,1) & h(0,1) & h(1,1) \\ h(-1,0) & \underline{h(0,0)} & h(1,0) \\ h(-1,-1) & h(0,-1) & h(1,-1) \end{Bmatrix} = \begin{Bmatrix} h_y(1) \\ \underline{h_y(0)} \\ h_y(-1) \end{Bmatrix} \cdot \{ h_x(-1) \quad \underline{h_x(0)} \quad h_x(1) \}$$

odnosno

$$\begin{Bmatrix} 1 & 8 & 1 \\ 8 & \underline{62} & 8 \\ 1 & 8 & 1 \end{Bmatrix} = \begin{Bmatrix} h_y(1) \cdot h_x(-1) & h_y(1) \cdot h_x(0) & h_y(1) \cdot h_x(1) \\ h_y(0) \cdot h_x(-1) & \underline{h_x(0) \cdot h_y(0)} & h_y(0) \cdot h_x(1) \\ h_y(-1) \cdot h_x(-1) & h_y(-1) \cdot h_x(0) & h_y(-1) \cdot h_x(1) \end{Bmatrix}$$

koji oigledno nam odgovara da zolani impulsi obratno su reprezentirani.

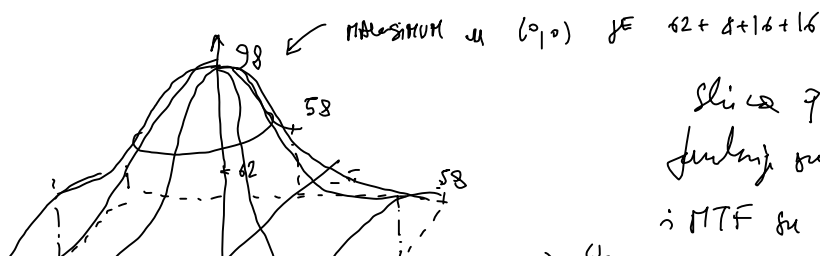
Da li standardni DFT i MTF moramo izvesti protom-diskretnu Fourierovu transformaciju (izrazi kao da DFT, samo u 2D):

$$H(\omega_1, \omega_2) = \sum_{x=-\infty}^{+\infty} \sum_{y=-\infty}^{+\infty} h(x,y) e^{-j\omega_1 x} \cdot e^{-j\omega_2 y}$$

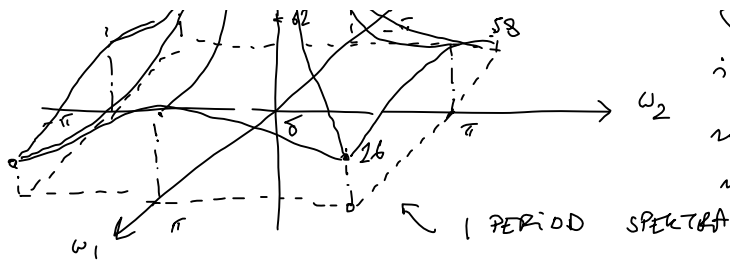
Dolizvamo

$$\begin{aligned} H(\omega_1, \omega_2) &= \sum_{x=-1}^1 \sum_{y=-1}^1 h(x,y) e^{-j\omega_1 x} e^{-j\omega_2 y} = \\ &= 1 \cdot e^{-j\omega_1} \underline{e^{-j\omega_2}} + \underline{8 e^{-j\omega_2}} + 1 \cdot e^{-j\omega_1} \underline{e^{-j\omega_2}} + \\ &+ \underline{8 e^{-j\omega_1}} + 62 + \underline{8 e^{-j\omega_1}} + \\ &+ 1 \cdot e^{-j\omega_1} \underline{e^{j\omega_2}} + \underline{8 e^{j\omega_2}} + 1 \cdot e^{-j\omega_1} \underline{e^{j\omega_2}} = \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} &= \underline{e^{-j\omega_2}} 2 \cos(\omega_1) + 16 \cos(\omega_2) + 16 \cos(\omega_1) + \underline{e^{j\omega_2}} 2 \cos(\omega_1) + 62 = \\ &= 62 + 4 \cos(\omega_1) \cos(\omega_2) + 16 \cos(\omega_2) + 16 \cos(\omega_1) \end{aligned}$$



Slika prikazuje funkciju odziva. DFT i MTF su ista stvar, u.

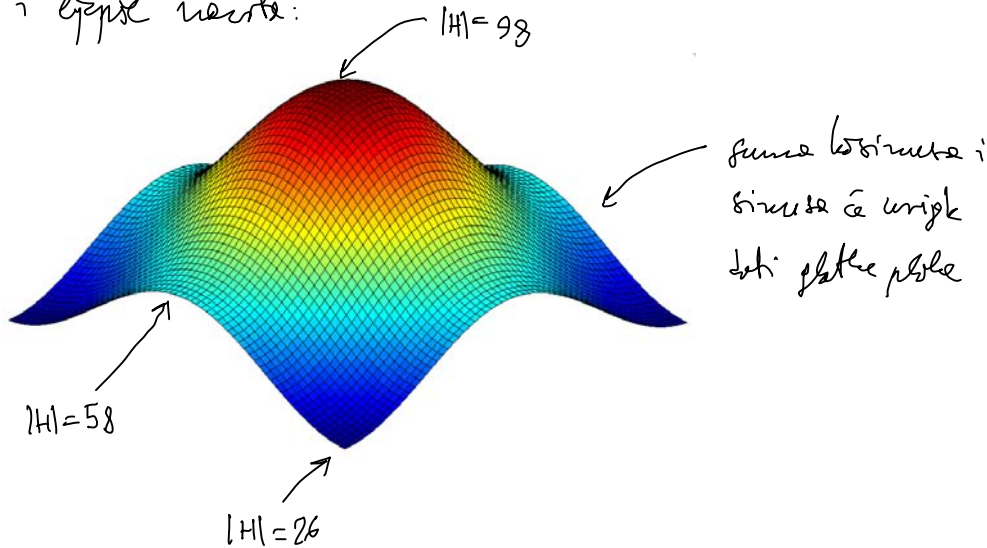


...
i MTF su istog oblika,
no maksimum je 1, a
na π 98 zbog ...

kada je $62 \geq 4 + 16 + 16 = 36$ MTF i OTF su iste! Kao prvo
pri slicenju dobiti je uočeni funkcije

$$78 + 20 \cos(\omega_1) \quad i \quad 78 + 20 \cos(\omega_2)$$

koje x dobiti za $\omega_1 = 0$ ili $\omega_2 = 0$. Naravno, MATLAB to
brzo i lako može:



22b) u ovom slučaju je sistem separabilan jer je

$$\begin{Bmatrix} 1 & 8 & 1 \\ 8 & 64 & 8 \\ 1 & 8 & 1 \end{Bmatrix} = \begin{Bmatrix} 1 \\ 8 \\ 1 \end{Bmatrix} \cdot \begin{Bmatrix} 1 & 8 & 1 \end{Bmatrix}$$

\uparrow $h_x(x)$ \uparrow $h_y(y)$

No u ovom slučaju vrijedi

$$H(\omega_1, \omega_2) = H(\omega_1) \cdot H(\omega_2)$$

$$\begin{cases} H(\omega_1) = \sum_{x=-\infty}^{+\infty} h_x(x) e^{-j\omega_1 x} = 1 \cdot e^{j\omega_1} + 8 + 1 \cdot e^{-j\omega_1} = 8 + 2\cos(\omega_1) \\ H(\omega_2) = \sum_{y=-\infty}^{+\infty} h_y(y) e^{-j\omega_2 y} = 1 \cdot e^{j\omega_2} + 8 + 1 \cdot e^{-j\omega_2} = 8 + 2\cos(\omega_2) \end{cases}$$

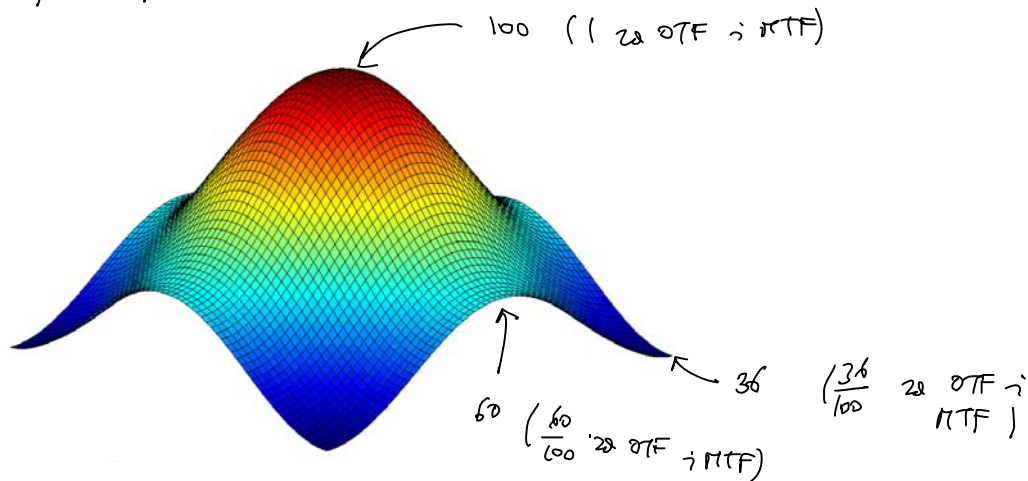
$$\lim_{y \rightarrow -\infty} \dots$$

$$H(\omega_1, \omega_2) = (8 + 2\cos(\omega_1)) \cdot (8 + 2\cos(\omega_2))$$

Kako je $H(0,0) = 100$ tako je

$$OTF = MTF = \frac{1}{100} (8 + 2\cos(\omega_1)) (8 + 2\cos(\omega_2))$$

Sljedeće prikazujemo MATLAB-om:



$$\begin{aligned} 25) \quad S_1(f(x,y)) &= f(x,y) - f(x-1,y) \\ S_2(f(x,y)) &= \frac{1}{2} (f(x+1,y) - f(x-1,y)) \end{aligned}$$

Najprije ćemo za obe razlike sustava odrediti impulse odzive.

Primijetimo da postoji promatranje jednog po x-osi i to znači da su impulsi odziva separabilni te da je $h_y(y) = \delta(y)$. Dobivamo

$$h_1(x,y) = \left\{ \begin{array}{cc} 1 & -1 \end{array} \right\} = h_{1x}(x) \delta(y)$$

$$h_2(x,y) = \frac{1}{2} \left\{ \begin{array}{ccc} 1 & 0 & -1 \end{array} \right\} = h_{2x}(x) \cdot \delta(y)$$

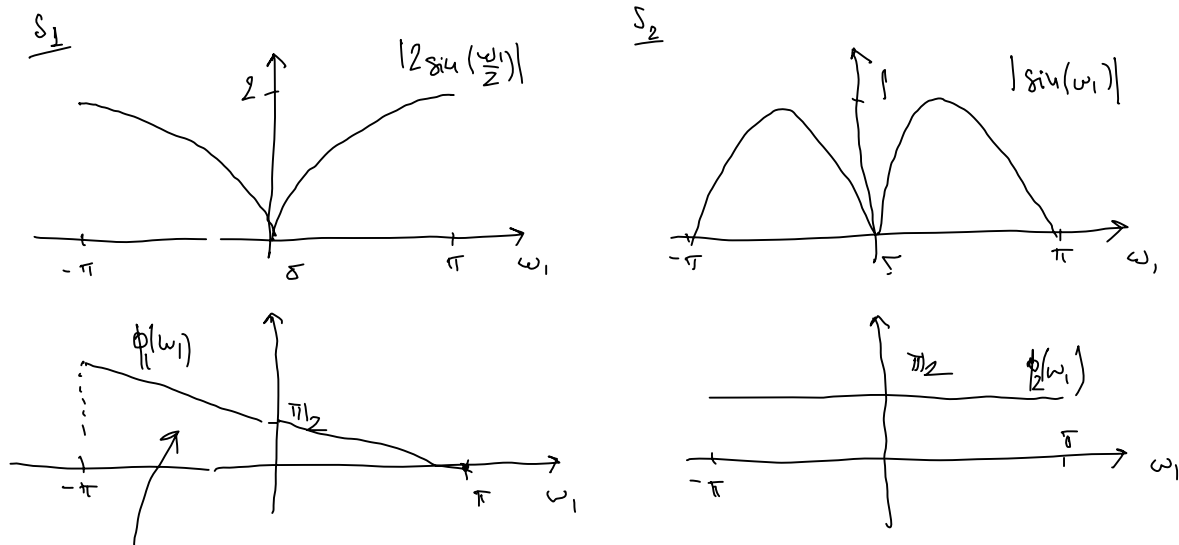
Određimo sada Fourierove transformacije dobivenih impulskih odziva:

$$H_1(\omega_1, \omega_2) = \sum_{x=-\infty}^{\infty} h_{1x}(x) e^{-j\omega_1 x} = 1 - e^{-j\omega_1} = e^{-j\omega_1/2} j 2 \sin(\omega_1/2)$$

$$H_2(\omega_1, \omega_2) = \frac{1}{2} \sum_{x=-\infty}^{\infty} h_{2x}(x) e^{-j\omega_1 x} = \frac{1}{2} (e^{+j\omega_1} - e^{-j\omega_1}) = j \sin(\omega_1)$$

Kako se radi o sustavima koji generaliziraju poznatiju derivaciju po x-osi vidimo da i dobivene prijenosne funkcije ovise samo o prostornom dobivenju ω_1 . Možemo ih i skratiti:

je x oziroma do i delivane priprave funkcij oziroma s gostotno funkcijo ω_1 . Morens it i skiciraj:



GENERALIZIRANA LINEARNA Faza!

$$-\frac{d}{d\omega_1} \phi_1(\omega_1) = \frac{1}{2}$$

$$-\frac{d}{d\omega_1} \phi_2(\omega_1) = 0$$

Sustav S_1 je sustav koji ima generalizirano linearno fazo ($\phi_1(\omega_1)$ je opine funkcije) i has faza uvozi pristupni pomak od

$-\frac{1}{d\omega_1} \phi_1(\omega_1) = \frac{1}{2}$ uvoza, dle sustav S_2 ne uvozi pomak. Za

primjenom bi rezultat sustava S_1 trebalo pomaknuti za pola uvoza uvozi je x-osi do x polodijeli s uvozinim signalom.

Problem nastaje u uvozinim primjenama za x x pomak akumulira.

Da li x k izbija iz ovog uvoza i lozaju LSI sustavi čiji impulsi

otiv ima neposredni broj uvoza jer x u tom slučaju legens

postigne nulte faze karakteristika, odnosno filtracije ne uvozi pomak.

29.)

$$f(x,y) = \begin{Bmatrix} 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \\ 1 & 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 1 \end{Bmatrix}, \quad h(x,y) = \begin{Bmatrix} 0 & -1 & 0 \\ -1 & 4 & -1 \\ 0 & -1 & 0 \end{Bmatrix}$$

Kako impulsi otiv uvoza x uvoza ne morens skicirati rezultat uvoza 17 uvoza uvoza 2D konvoluciji prema

Kako impulzni odgovor nije eksponencijalna ne možemo iskoristiti rezultat voluthe 17 već moramo računati 2D konvoluciju prema definiciji:

$$f(x,y) \ast h(x,y) = \sum_{x=-\infty}^{+\infty} \sum_{y=-\infty}^{+\infty} f(x,y) \underbrace{h(x-x, y-y)}_{= \delta(x,y)} = g(x,y)$$

SUMA IDE PO x I y ŠTO ZNAČI DA JE IMPULSNI ODGOV ZRAČEN!

Najjednostavniji je koristiti zračni i paravolni algoritam.

$$h(x,y) = \begin{Bmatrix} 0 & -1 & 0 \\ -1 & 4 & -1 \\ 0 & -1 & 0 \end{Bmatrix}$$

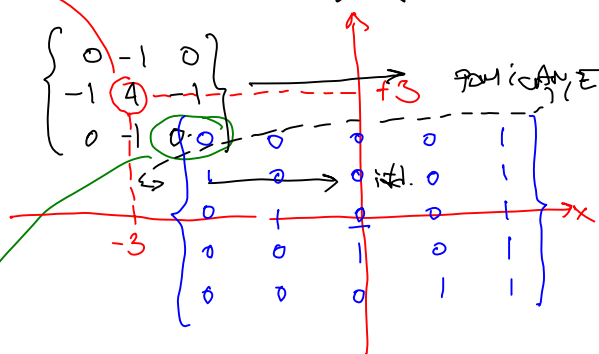
$$h(-x,-y) = \begin{Bmatrix} 0 & -1 & 0 \\ -1 & 4 & -1 \\ 0 & -1 & 0 \end{Bmatrix}$$

ZRAČEN!

Kako je $h(x,y)$ dimenzije 3×3 i kako je $f(x,y)$ dimenzije 5×5 rezultat konvolucije je dimenzije $(3+5-1) \times (3+5-1) = 7 \times 7$.

ČESTAK u $(-3, +3)$

POČETAK PREKLAPANJE



Brojive koji se preklapaju moramo se morati zbrajati. Rezultat upitajemo u novu sliku na poziciji (x,y) koje odgovara centru impulsnog odziva!

$$g(-3+3) = 0 \cdot 0 = 0$$

Primijetite da u ovoj matrici ima dosta nula što se moramo i zbrajati nije teško. Kao rezultat dobivamo:

$$g(x,y) = \begin{Bmatrix} 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & -1 & 0 \\ 0 & -1 & 0 & 0 & -1 & 3 & -1 \\ -1 & 4 & -2 & 0 & -1 & 2 & -1 \\ 0 & -2 & 4 & -2 & -1 & 2 & -1 \\ 0 & 0 & -2 & 4 & -3 & 2 & -1 \\ 0 & 0 & 0 & -2 & 3 & 2 & -1 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & -1 & -1 & 0 \end{Bmatrix}$$

$$(0 \quad 0 \quad 0 \quad 0 \mid -1 \quad -1 \quad 1 \quad 0)$$

PROBLEMA PREDEFINITA OGNATA
GRANICO!

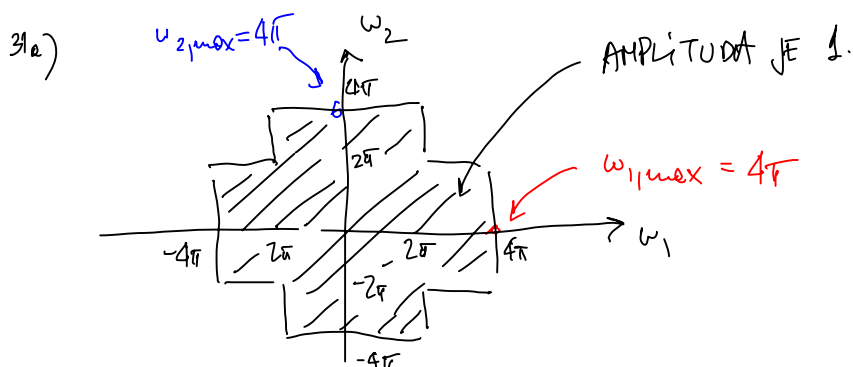
27b)

$$g(x, y) = \begin{pmatrix} 0 & 0 & 0 & 0 & -1 & -1 & -1 \\ -1 & -1 & -1 & 0 & -2 & 7 & -2 \\ -1 & 7 & -2 & -1 & -3 & 6 & -3 \\ -1 & -2 & 6 & -2 & -4 & 6 & -3 \\ 0 & -1 & -2 & \underline{6} & -5 & 5 & -3 \\ 0 & 0 & -1 & -2 & 5 & 6 & -2 \\ 0 & 0 & 0 & -1 & -2 & -2 & -1 \end{pmatrix}$$

- 31) Otipkavanje ili uzorkovanje brzoizmenjujućeg diskretnog signala koji će imati **periodičan spekter**. Vred signala kontinuiranog signala $F_c(\omega_1, \omega_2)$ i spektra diskretnog signala $F_d(\Omega_1, \Omega_2)$ je dana izrazom

$$F_d(\Omega_1, \Omega_2) = \frac{1}{\Delta x \Delta y} \sum_{i=-\infty}^{+\infty} \sum_{j=-\infty}^{+\infty} F_c\left(\underbrace{\frac{\Omega_1 + 2\pi i}{\Delta x}}_{\omega_1}, \underbrace{\frac{\Omega_2 + 2\pi j}{\Delta y}}_{\omega_2}\right)$$

Pre toga su frekvencije kontinuiranog signala označile se malim slovom ω a frekvencije diskretnog spektra slovom Ω kako bi se mogli razlikovati.



Do preklapanja spektra neće doći ako odaberemo frekvencije otipkavanja bezam distributs veću od najveće frekvencije u signalu. Pre toga su x i y koordinate prostora resorvira.

$$\omega_{y, \min} = 2 \cdot \omega_{1, \max} = 2 \cdot 4\pi = 8\pi, \quad \Delta x_{\max} = \frac{2\pi}{\omega_{y, \min}} = \frac{2\pi}{8\pi} = \frac{1}{4}$$

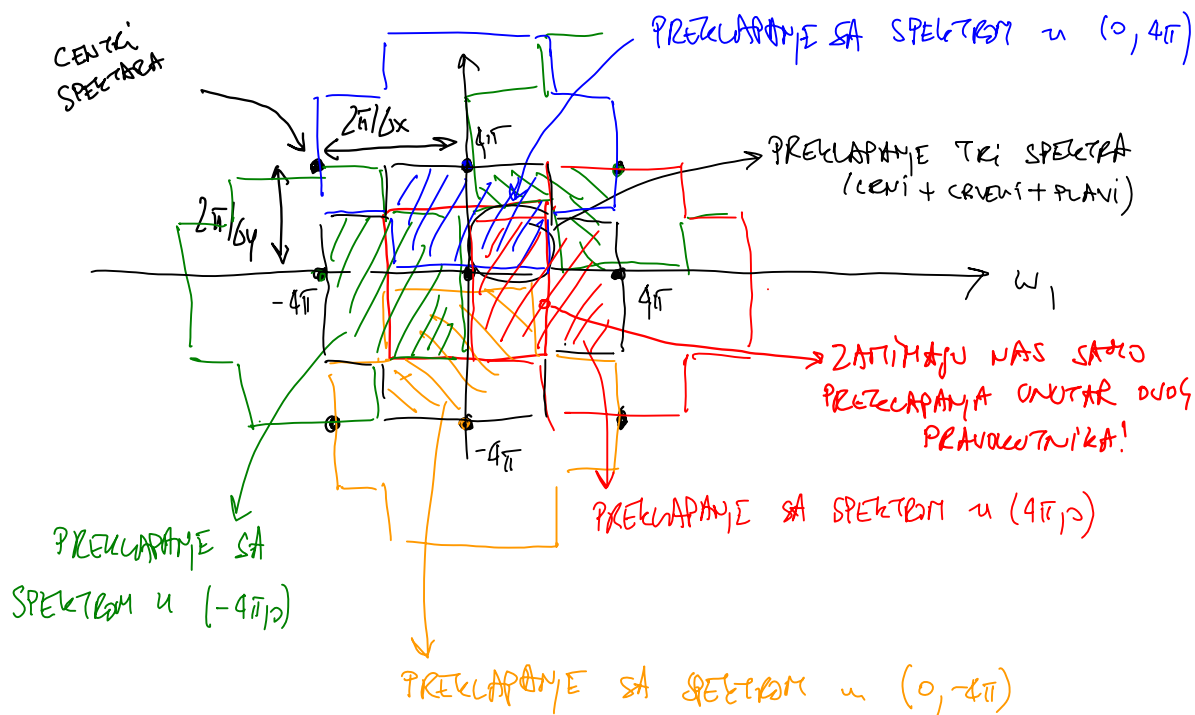
$$\omega_{x, \min} = 2 \cdot \omega_{2, \max} = 2 \cdot 4\pi = 8\pi, \quad \Delta y_{\max} = \frac{2\pi}{\omega_{x, \min}} = \frac{2\pi}{8\pi} = \frac{1}{4}$$

Kako su zadani rasponi otipkavanja Δx i Δy veći od kritičnih

Δx_{\max} i Δy_{\max} doći će do preklapanja spektra. Vred signala prema novodanoj formuli koje nam govori da se osnovni spekter kontinuiranog signala ponavlja svakih

4π na ω_1 osi i svakih 4π na ω_2 osi (jer je $4\pi = \frac{2\pi}{\Delta x} = \frac{2\pi}{\Delta y}$).

vrhun spektra koncentriranog signala ponovlje sveće
 4π po ω_1 osi i sveću 4π po ω_2 osi (jer je $4\pi = \frac{2\pi}{\Delta x} = \frac{2\pi}{\Delta y}$).

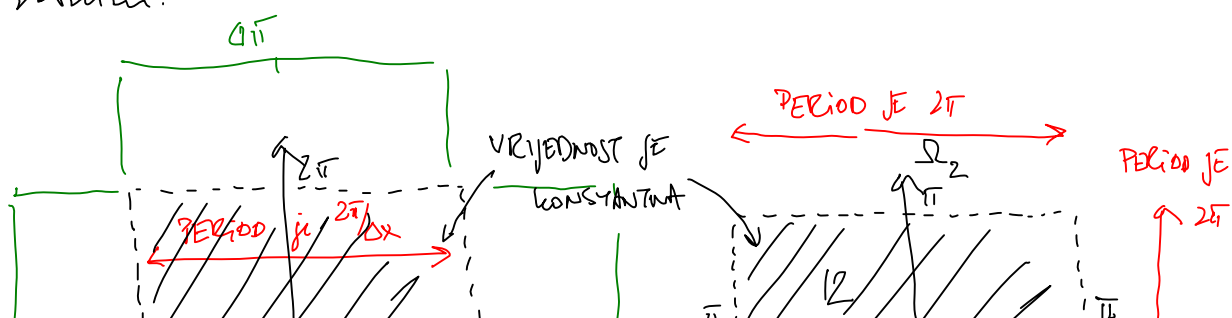


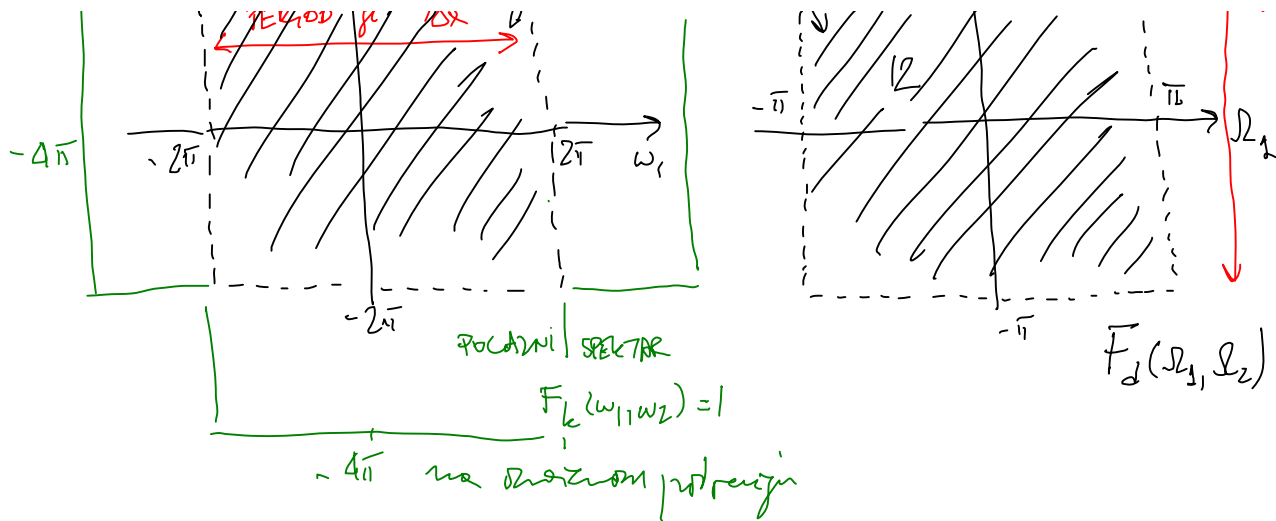
Kako su spektri ponovljeni sveću $\frac{2\pi}{\Delta x}$ po ω_1 osi i $\frac{2\pi}{\Delta y}$ po ω_2 osi za preklapanje je brojne neovisni spektra koji upadaju u pravokutnika stranica $\frac{2\pi}{\Delta x}$ i $\frac{2\pi}{\Delta y}$ centriran oko ishodišta!

Kako smo odredili preklapanje moramo zbrojiti sve doprinose (zbij doprinose same u izrazu). Događ se preklapanje točnu tri spektra te je vrijednost amplitude spektra jednaka

$$F_d(\Omega_1, \Omega_2) = \frac{1}{\Delta x \Delta y} (1+1+1) = 4 \cdot 3 = 12$$

Nakon toga sate konacan rezultat, i to i u $\omega_1 \omega_2$ i $\Omega_1 \Omega_2$ ravini:



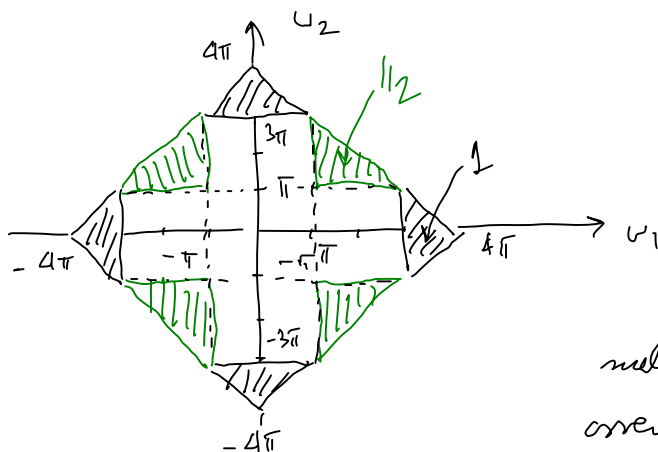


Dodati smo da je $F_d(\Omega_1, \Omega_2) = 1$ na celoj ravni. Pomislite da dolazi da su frekvencije Ω_1 i Ω_2 normalne u smislu da je vidljivost π uprkos najveće diskretne prostorne frekvencije.

b), c) i d) zvezi odgovoriti k na jednom mestu!

DODATNI „NOGOMETNI“ ZADATCI!

Kontinuirani 2D signal ima spekter $F_k(\omega_1, \omega_2)$ koji je jednake jedinici ili $1/2$ na potpunoj prostorno sferi!



Skicirajte pripremi
spekter diskretnog signala

$$\text{za } \Delta x = \frac{1}{2} \text{ i } \Delta y = \frac{1}{2}.$$

Potrudite se od
muke u Ω_1 i Ω_2 razini slojite
osnovu broj! Iste de Ω_1 ?

VOJIM
NOGOMET! 😊