

3. DZ TINF

Zadatak 1.

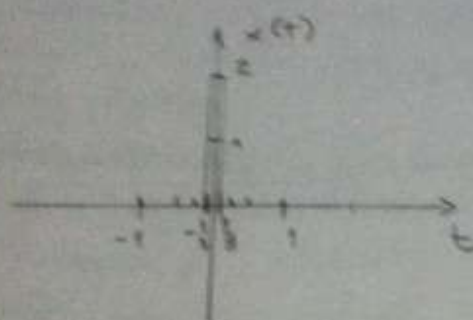
$$x(t) = \begin{cases} A, & t \in [-\frac{\pi}{2}, \frac{\pi}{2}] \\ 0, & \text{inače} \end{cases}$$

$$A = 2$$

$$\tau = \frac{1}{4}, \frac{1}{2}, 1$$

$$\tau = \frac{1}{4} :$$

$$x(t) = \begin{cases} B, & t \in [-\frac{1}{8}, \frac{1}{8}] \\ 0, & \text{inače} \end{cases}$$



$$X(f) = A\tau \cdot \frac{\sin(2\pi f\tau/2)}{2\pi f\tau/2}$$

$$X(f) = 2 \cdot \frac{1}{4} \cdot \frac{\sin(\frac{1}{2} \cdot \frac{\pi}{4})}{\frac{1}{2} \cdot \frac{\pi}{4}} = \frac{1}{2} \cdot \frac{\sin(\frac{\pi}{4})}{\frac{\pi}{4}}$$

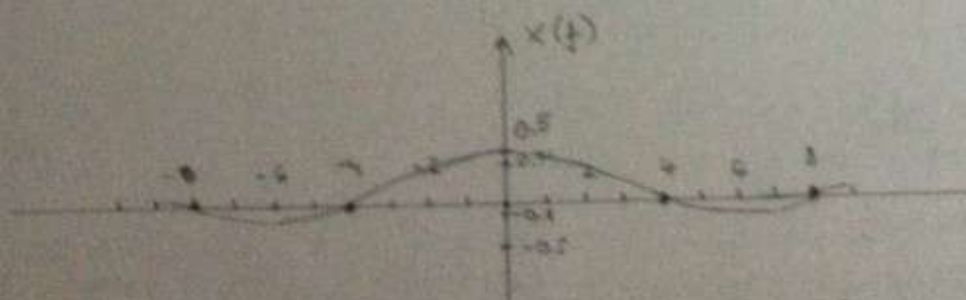
$$X(0) = \frac{1}{2} \cdot 1 = \frac{1}{2}$$

$$X(\frac{1}{4}) = X(\frac{3}{4}) = X(\frac{5}{4}) = \dots = 0$$

$$X(\frac{1}{2}) = \frac{1}{2} \cdot \frac{\sin(\frac{\pi}{2})}{\frac{\pi}{2}} = \frac{1}{\pi}$$

$$X(-\frac{1}{2}) = \frac{1}{2} \cdot \frac{\sin(-\frac{\pi}{2})}{-\frac{\pi}{2}} = \frac{1}{\pi}$$

$$X(\frac{3}{4}) = X(-\frac{3}{4}) = \frac{1}{2} \cdot \frac{\sin(\frac{3\pi}{4})}{\frac{3\pi}{4}} = \frac{1}{2} \cdot \frac{\frac{\sqrt{2}}{2}}{\frac{3\pi}{4}} = \frac{\sqrt{2}}{3\pi}$$

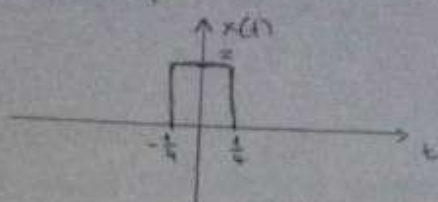


Za sve f koji je nulestnik broja 4
vrednost spektra je 0

1. Dva zadatka

2. Dva zadatka

$\tau = \frac{1}{2}$: $x(t) = \begin{cases} 2, & t \in [-\frac{1}{4}, \frac{1}{4}] \\ 0, & \text{inače} \end{cases}$



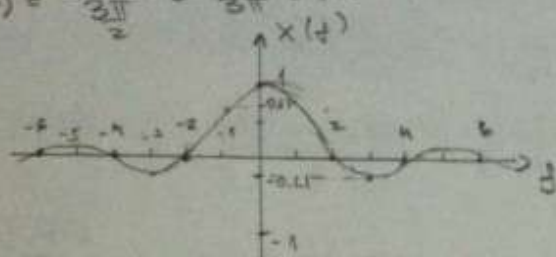
$$X(f) = A \tau \cdot \frac{\sin(\frac{2\pi f \tau}{2})}{\frac{2\pi f \tau}{2}} = \frac{\sin(\frac{\pi f}{2})}{(\frac{\pi f}{2})}$$

$$X(0) = \frac{\frac{\pi}{2} \cos(f \frac{\pi}{2})}{\frac{\pi}{2}} = 1$$

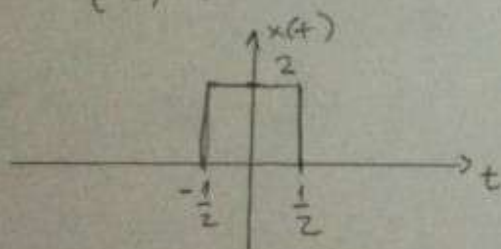
$X(2) = X(4) = X(6) = \dots = 0$, za svaki višestruki broj 2 vrijednost spektra je 0

$$X(1) = \frac{2}{\pi} = X(-1)$$

$$X(3) = \frac{-1}{3\pi} = \frac{-2}{3\pi} = X(-3)$$



$\tau = 1$: $x(t) = \begin{cases} 2, & t \in [-1/2, 1/2] \\ 0, & \text{inače} \end{cases}$



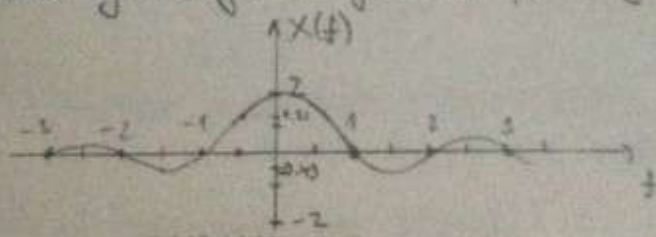
$$X(f) = 2 \cdot \frac{\sin(\pi f)}{\pi f}$$

$$X(0) = 2 \cdot 1 = 2$$

$X(1) = X(2) = X(3) = \dots = 0$, za svaki cjelobrojni f vrijednost spektra je 0

$$X(1/2) = 2 \cdot \frac{1}{\pi} = \frac{2}{\pi}$$

$$X(3/2) = 2 \cdot \frac{-1}{3\pi} = \frac{-2}{3\pi}$$



Što je signal širi u vremenskoj domeni, to je uži u frekvencijskoj
Širina signala u vremenskoj i frekvencijskoj domeni su obrnuto proporcionalne.

Heisenbergovo načelo neodređenosti kaže kako što je koncentriranija funkcija $f(x)$ to će njezin spektar biti raspršeniji.

Izvor: en.wikipedia.org/wiki/Fourier_transform#Uncertainty_principle

Zadatak 2.

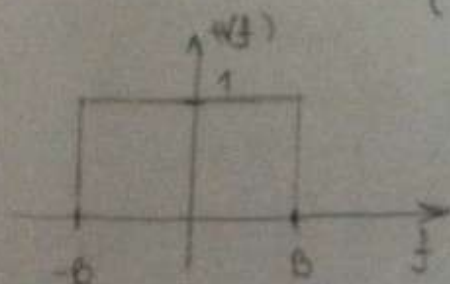
Teorem o uzorkovanju:

- Poglavno ograničeni signal konačne energije, $x(t)$, $t \in \mathbb{R}$, čiji spektar ne sadrži frekvencijske komponente na frekvencijama iznad B herca ($X(f) = 0$ za $|f| > B$), u potpunosti je i na jedinstven način opisan pomoću vrijednosti tog signala uzetih u diskretnim vremenskim trenucima $T_n = n/(2B)$, gdje je n cijeli broj, a B je ograničena frekvencijska vrijednost;
- Poglavno ograničeni signal $x(t)$ konačne energije, čiji spektar ne sadrži frekvencijske komponente na frekvencijama iznad B herca ($X(f) = 0$ za $|f| > B$) moguće je u potpunosti i na jedinstven način rekonstruirati na temelju poznatoga vrijednih uzoraka uzetih u diskretnim trenucima međusobno razmaknutim za $1/(2B)$ sekundi.

Prvi dio definicije odnosi se na predajnik, drugi na prijemnik.

a) Rekonstrukcija signala:

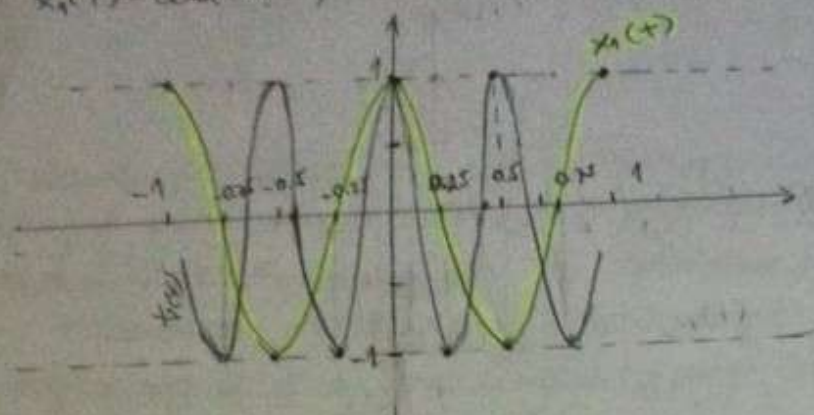
Ako signal uzorkujemo sukladno teoremu rekonstrukciju provodimo njegovim propuštanjem kroz niskopropusni filter koji ima $h(t)$ koji je funkcija $\text{sinc}(x)$, a $H(f) = \begin{cases} 1, & |f| < B \\ 0, & |f| > B \end{cases}$



Kao rezultat dobivamo signal $x(t)$, koji je poglavno ograničen frekvencijom B , a $A=1$ nam omogućava da se frekvencijski spektar signala u tom području ne mijenja. Na taj način dobijemo opet signal $x(t)$.
Compressed sensing (sažeto uzorkovanje) - metoda otpiskivanja signala sa smanjenim brojem uzoraka (u odnosu na teorem o uzorkovanju). Ova tehnika nije primjenjiva na sve vrste signala. Dost teorema ne vrijedi!

Compressed sensing (sažeto uzorkovanje) - metoda prikazivanja koja koristi umnogom broj uzoraka nego što teoretijski popisuje. Iste, ali zato da se može koristiti ovaj način, **obrat teorema o uzorkovanju ne vrijedi!**

b) $x_1(t) = \cos(2\pi t)$, $x_2(t) = \cos(4\pi t)$, $f_s = 1$



$$\omega_1 = 2\pi$$

$$T_1 = 1$$

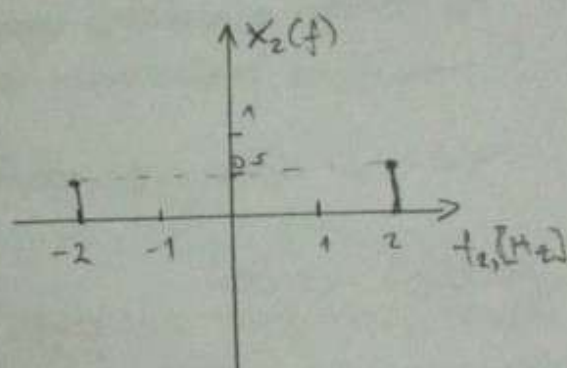
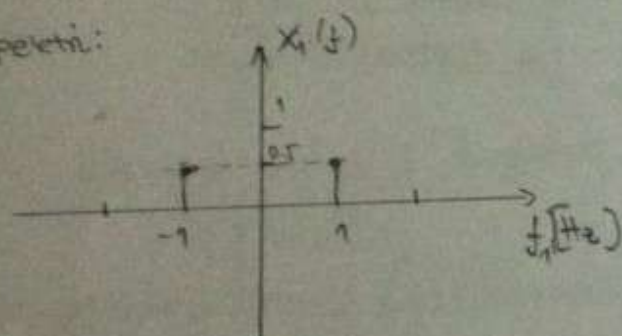
$$f_1 = 1 \text{ Hz}$$

$$\omega_2 = 4\pi$$

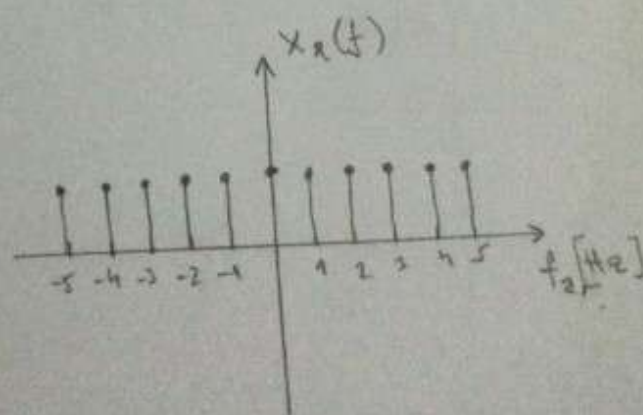
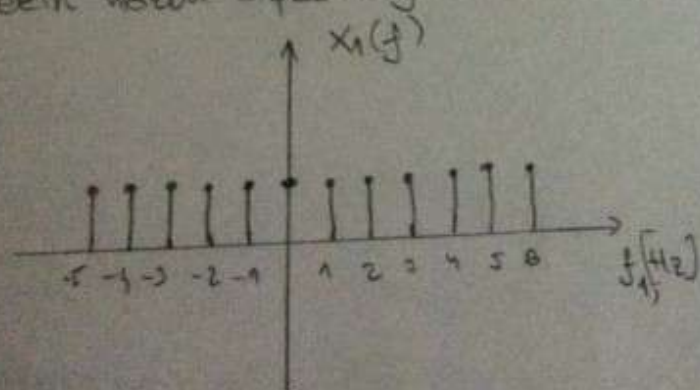
$$T_2 = 0.5$$

$$f_2 = 2 \text{ Hz}$$

Spektri:



Spektri nakon diskretizacije:



Nije moguće nacrtati na istom grafu.

f_s je premalen \rightarrow dolazi do aliasinga (preklapanje)

c) Najmanja frekvencija omogućava potpunu rekonstrukciju

1) $\cos(\omega t)$

$\omega = 2\pi f$

$f = \frac{\omega}{2\pi}$

$f_s = 2f = \frac{\omega}{\pi} \text{ Hz}$

2) $\cos(\omega_1 t) \cos(\omega_2 t)$, $\omega_1 < \omega_2$

$= \frac{1}{2} [\cos(\omega_1 - \omega_2)t + \cos(\omega_1 + \omega_2)t]$

$\omega_{\max} = \omega_1 + \omega_2$

$f_{\max} = \frac{\omega_{\max}}{2\pi}$

$f_{\max} = 2\pi(f_1 + f_2)$

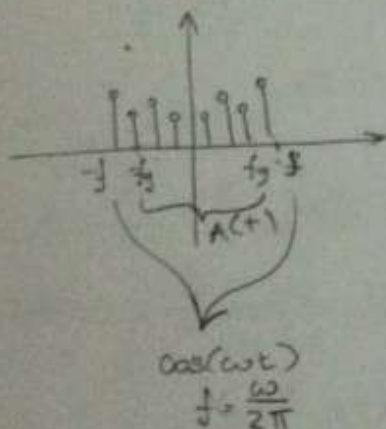
$f_s = 2(f_1 + f_2)$

$f_s = 2\left(\frac{\omega_1}{2\pi} + \frac{\omega_2}{2\pi}\right) = \frac{\omega_1 + \omega_2}{\pi} \text{ Hz}$

3) $A(t) \cos(\omega t)$

$A(t)$ ima ω_A , $\omega_A < \omega$

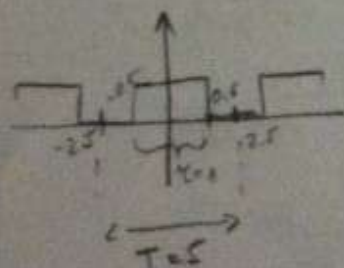
Umnožak u vremenskoj domeni \rightarrow konvolucija u frekvencijskoj



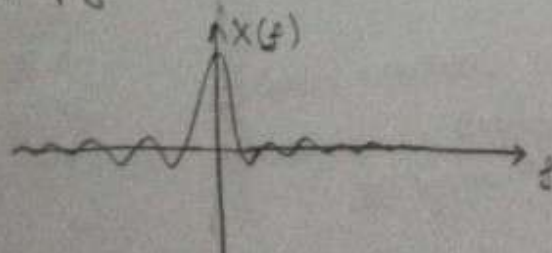
$f_{\max} = \frac{\omega + \omega_A}{2\pi}$

$f_s = 2 \cdot f_{\max} = \frac{\omega + \omega_A}{\pi}$

4) Pravocutni impulsi: $T=5$, $\tau=1$, $A=3$

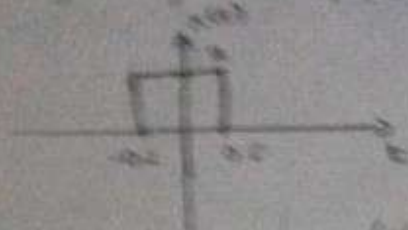


Signal mora biti pojasnno ograničen
Spekter beskonačnog periodičnog dijela ne može
biti pojasnno ograničen!

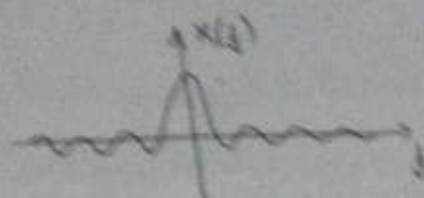


Nije ga moguće otpikarti!

c) $\Omega = 1$, $a = 2$, rectangular signal



$$X(\omega) = \int_{-0.5}^{0.5} 1 \cdot e^{-j\omega t} dt = \frac{\sin(\omega t)}{\omega} \Big|_{-0.5}^{0.5} = 2 \frac{\sin(\frac{\omega}{2})}{\omega}$$



Pracno određivanje signal - ne možemo
odrediti jer nije poznato ograničenje.

d) $\Omega \sim [0, \infty]$ $\cos(\Omega t) + \cos(\Omega^2 t)$

$$f_s = 1$$

$$\text{Frekvencija od onege: } \frac{1}{2-0} = \frac{1}{2}$$

$$f_s > 2f_{\max}$$

$$f_{\max} = \frac{\Omega^2}{2\pi}$$

$$P(f_s > 2f_{\max}) = P(1 > \frac{\Omega^2}{\pi}) = P(\pi > \Omega^2)$$

$$= P(\Omega < \sqrt{\pi}) = \int_0^{\sqrt{\pi}} \frac{1}{2} dt = \frac{1}{2} (\sqrt{\pi} - 0) = \frac{\sqrt{\pi}}{2} = 0.886227$$

c) Najmanja frekvencija omogućava potpunu rekonstrukciju

1) $\cos(\omega t)$

$$\omega = 2\pi f$$

$$f = \frac{\omega}{2\pi}$$

$$f_s = 2f = \frac{\omega}{\pi} \quad \#2$$

2) $\cos(\omega_1 t) \cos(\omega_2 t)$, $\omega_1 \ll \omega_2$

$$= \frac{1}{2} [\cos(\omega_1 - \omega_2)t + \cos(\omega_1 + \omega_2)t]$$

$$\omega_{\max} = \omega_1 + \omega_2 \quad f_{\max} = \frac{\omega_{\max}}{2\pi}$$

$$f_{\max} = 2\pi(f_1 + f_2)$$

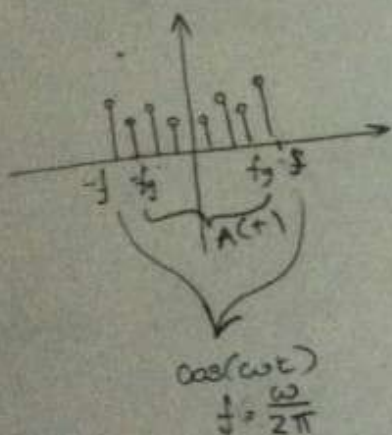
$$f_s = 2(f_1 + f_2)$$

$$f_s = 2\left(\frac{\omega_1}{2\pi} + \frac{\omega_2}{2\pi}\right) = \frac{\omega_1 + \omega_2}{\pi} \quad \#2$$

3) $A(t) \cos(\omega t)$

$A(t)$ ima ω_A , $\omega_A \ll \omega$

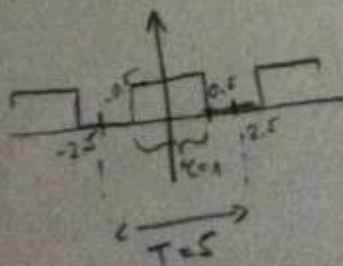
Umnožak u vremenskoj domeni \rightarrow konvolucija u frekvencijskoj



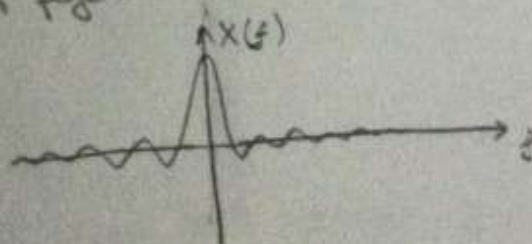
$$f_{\max} = \frac{\omega + \omega_A}{2\pi}$$

$$f_s = 2 \cdot f_{\max} = \frac{\omega + \omega_A}{\pi}$$

4) Pravoutni impulsi: $T=5$, $\tau=1$, $A=3$



Signal mora biti pojasno ograničen
spekter beskonačnog periodičnog dijela neće
biti pojasno ograničen!



Nije ga moguće otpikati!

Zadatak 3.

a) Napišite dvodimenzionalnu Fourierovu transformaciju i inverz

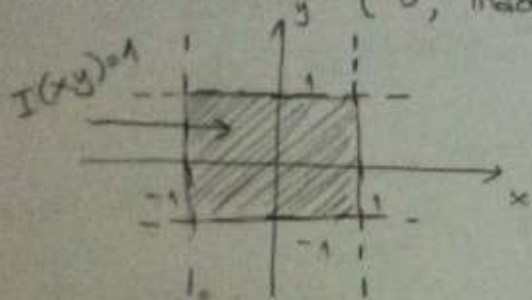
$$F(u,v) = \iint_{-\infty}^{\infty} f(x,y) e^{-j2\pi(ux+vy)} dx dy$$

$$f(x,y) = \iint_{-\infty}^{\infty} F(u,v) e^{j2\pi(ux+vy)} du dv$$

u, v su prostorne frekvencije u x i y smjeru.
 $F(u,v)$ označava 2D spektar funkcije $f(x,y)$

Ovo je primjenjivo samo na aperiodične, kontinuirane signale s aperiodičnim, kontinuiranim spektrom.

b) $I(x,y) = \begin{cases} 1, & (x,y) \in [-1,1] \times [-1,1] \\ 0, & \text{inače} \end{cases}$



$$F(u,v) = \iint_{-1}^1 I(x,y) e^{-j2\pi(ux+vy)} dx dy$$

$$F(u,v) = \int_{-1}^1 e^{-j2\pi ux} e^{-j2\pi yv} dx dy$$

$$= \int_{-1}^1 e^{-j2\pi ux} dx \int_{-1}^1 e^{-j2\pi yv} dy$$

$$= -\frac{1}{j2\pi v} e^{-j2\pi yv} \Big|_{-1}^1 \cdot -\frac{1}{j2\pi u} e^{-j2\pi ux} \Big|_{-1}^1$$

$$= \frac{1}{j^2 4\pi^2 uv} (e^{-j2\pi v} - e^{j2\pi v}) (e^{-j2\pi u} - e^{j2\pi u})$$

$$= \frac{1}{j^2 4\pi^2 uv} [-2j \sin(2\pi v)] [-2j \sin(2\pi u)]$$

$$= \frac{4}{j^2} \cdot \frac{\sin(2\pi v)}{2\pi v} \cdot \frac{\sin(2\pi u)}{2\pi u}$$

$$= 4 \cdot \frac{\sin(2\pi v)}{2\pi v} \cdot \frac{\sin(2\pi u)}{2\pi u}$$

... Kako nacrtati spektar kojega Wolfram Alpha izbacuje kao 3D plot??

c) Ako je signal $I_{m,u} = I(m x_s, n y_s)$ pojednosto označen,
 onda je moguće rekonstruirati početni signal $I(x, y)$.
 Neka su $m x_s$ i $n y_s$ granične frekvencije, moguće je rekonstruirati
 signal I samo ako za udaljenosti među uzorcima w i h
 (w u smjeru x osi i h u smjeru y osi) vrijedi sljedeće:

$$w \leq \frac{1}{2 m x_s}, \quad h \leq \frac{1}{2 n y_s}$$

Zadatak 4.

$x(t) = A \cos(2\pi f t)$, frekvencija f_s .
 Uzorci se jednolično kvantiziraju na L razina ($-A$ do A)
 $A = 2, f = 1000, f_s = 4000, L = 32$ $L = 2^r$
 $r = 5$

Omjer snage signala i srednje snage šuma.

Razine su $-A$ do A , pa je $m_{\max} = A_{\max}$

$$\begin{aligned} \left(\frac{S}{N}\right) &= 1.76 + 6.02r \\ &= 31.86 \text{ dB} = 1534.62 \end{aligned}$$

Zadatak 5.

a) $H(x) = 10^8$ bitova
 $S_n(f) = 10^{-18}$ W/Hz
 $B = 1000$ Hz
 $t = 1000$ s

$$C = \frac{H}{t} = 100\,000 \text{ bitova,}$$

$$C = B \log_2 \left(1 + \frac{S}{N} \right)$$

$$\frac{C}{B} = \log_2 \left(1 + \frac{S}{N} \right)$$

$$2^{\frac{C}{B}} = 1 + \frac{S}{N}$$

$$S = N \left(2^{\frac{C}{B}} + 1 \right) = 2.54 \cdot 10^{15} \text{ W}$$

$$S_n(f) = \frac{N_0}{2}$$

$$N_0 = 2 \cdot 10^{-18} \text{ W/Hz}$$

$$N = N_0 \cdot B = 2 \cdot 10^{-15} \text{ W}$$

b)

$$C = B \log_2 \left(1 + \frac{S}{N} \right)$$

$$S = 1.9 \text{ W}$$

$$\frac{N_0}{2} = 7.5 \cdot 10^{-9} \text{ W/Hz}$$

$$N_0 = 15 \cdot 10^{-9} \text{ W/Hz}$$

$$C = B \log_2 \left(1 + \frac{S}{N} \right) = B \log_2 \left(1 + \frac{S}{B \cdot N_0} \right)$$

$$= \log_2 \left(1 + \frac{S}{B \cdot N_0} \right)^B$$

B ide u beskonačnost \rightarrow nije navedena širina u zad.

$$C = \lim_{B \rightarrow \infty} \log_2 \left(1 + \frac{S}{B \cdot N_0} \right)^B = \lim_{B \rightarrow \infty} \log_2 \left(1 + \frac{S}{B \cdot N_0} \right)^{B \cdot \frac{N_0}{S} \cdot \frac{S}{N_0}}$$

$$= \log_2 e^{\frac{S}{N_0}} = 1.827 \cdot 10^8 \text{ bit/s} = 182.7 \cdot 10^6 \text{ bit/s}$$

$$= 182.7 \text{ Mbit/s,}$$