

# Datoru tīkli

Jānis Ratnieks (jr09103)

2018. gada 10. oktobrī

1. mājas darbs

## 1. uzd.

Ieejošais signāls, skatīt attēlus 1. un 2., sastādīts no attiecīgi 20 un 10 harmonikām (atsevišķās harmonikas arī redzamas attēlos). Aprēķinu rezultāti koeficientiem  $a_n, b_n$  un  $c$  redzami zemāk. Skaitliskās vērtības pārējiem koeficientiem aprēķinātas ar *python numpy* bibliotēkas *fft* funkciju un apskatāmas tabulās. Pielikumā parādīts pilns python kods attēlu un koeficientu ģenerēšanai. Kods nav labākais kodēšanas piemērs, tomēr ātrākais, lai tiktu pie rezultāta, vismaz manā gadījumā.

$$c = \frac{2}{T} \int_0^1 g(t) dt = 2 \cdot 0.5 = 1$$

$$a_n = \frac{2}{T} \int_0^T g(t) \cos(2\pi n t f) dt =$$

(trīs gadījumos  $g(t) = 0$ , bet pārējos  $g(t) = 1$  un izteiksmi var sadalīt divos integrāļos. Pieņemot, ka  $f = 1$ .)

$$= 2 \left( \int_{\frac{1}{8}}^{\frac{1}{4}} \cos(2\pi n t) dt + \int_{\frac{1}{2}}^{\frac{7}{8}} \cos(2\pi n t) dt \right)$$

$$a_1 = 2 \left( \int_{\frac{1}{8}}^{\frac{1}{4}} \cos(2\pi t) dt + \int_{\frac{1}{2}}^{\frac{7}{8}} \cos(2\pi t) dt \right) = \frac{1}{\pi} \left( \left( \sin(2\pi t) \right) \Big|_{\frac{1}{8}}^{\frac{1}{4}} + \left( \sin(2\pi t) \right) \Big|_{\frac{1}{2}}^{\frac{7}{8}} \right)$$

$$= \frac{1}{\pi} \left( \sin\left(\frac{\pi}{2}\right) - \sin\left(\frac{\pi}{4}\right) + \sin\left(\frac{7\pi}{4}\right) - \sin(\pi) \right) = \frac{1}{\pi} \left( 1 - \frac{\sqrt{2}}{2} - \frac{\sqrt{2}}{2} \right) = \frac{1}{\pi} (1 - \sqrt{2})$$

$$\begin{aligned} a_2 &= 2 \left( \int_{\frac{1}{8}}^{\frac{1}{4}} \cos(4\pi t) dt + \int_{\frac{1}{2}}^{\frac{7}{8}} \cos(4\pi t) dt \right) = \frac{1}{2\pi} \left( \sin(\pi) - \sin\left(\frac{\pi}{2}\right) + \sin\left(\frac{7\pi}{2}\right) - \sin(2\pi) \right) = \\ &= \frac{1}{2\pi} (-1 - 1) = -\frac{1}{\pi} \end{aligned}$$

$a_1$	$a_2$	$a_3$	$a_4$	$a_5$	$a_6$	$a_7$	$a_8$	$a_9$	$a_{10}$
-0.132	-0.318	-0.256	0	0.154	0.106	0.0187	0	-0.0147	-0.063

Aprēķinātie  $a_n$ :

Aprēķini  $b_n$  ir ļoti līdzīgi  $a_n$  aprēķiniem, tādēļ parādīts tikai  $b_1$  aprēķins.

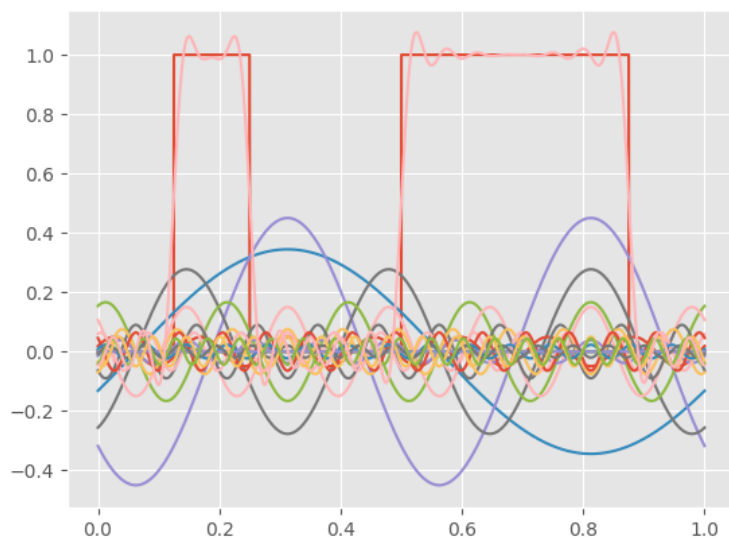
$$b_n = \frac{2}{T} \int_0^T g(t) \sin(2\pi n f t) dt = 2 \left( \int_{\frac{1}{8}}^{\frac{1}{4}} \sin(2\pi n f t) dt + \int_{\frac{1}{2}}^{\frac{7}{8}} \sin(2\pi n f t) dt \right)$$

(Līdzīgi kā iepriekš  $f = 1$  un  $T = 1$ , bet  $g(t) = 1$  apgabalos, kur  $V = 1$  un  $g(t) = 0$ , kur  $V = 0$ ).

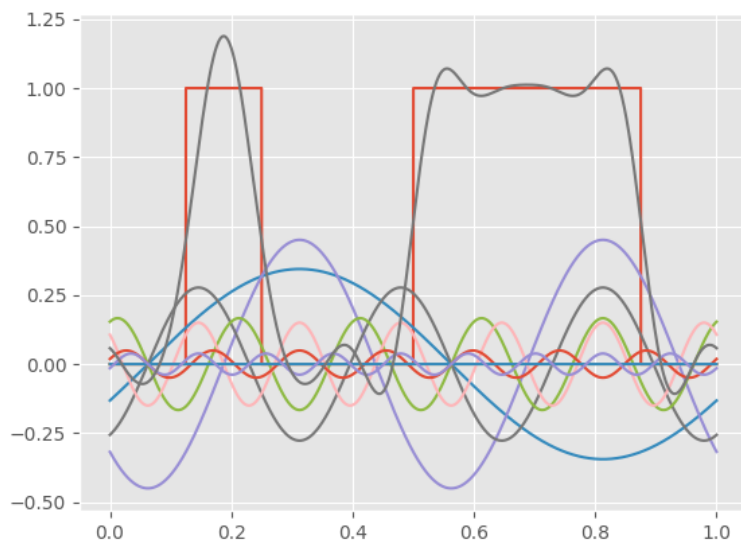
$$\begin{aligned} b_1 &= 2 \left( \int_{\frac{1}{8}}^{\frac{1}{4}} \sin(2\pi t) dt + \int_{\frac{1}{2}}^{\frac{7}{8}} \sin(2\pi t) dt \right) = \\ &= \frac{1}{\pi} \left( \left( \cos\left(\frac{\pi}{2}t\right) - \cos\left(\frac{\pi}{4}t\right) \right) \Big|_{\frac{1}{8}}^{\frac{1}{4}} + \left( \cos\left(\frac{7\pi}{4}t\right) - \cos(\pi t) \right) \Big|_{\frac{1}{2}}^{\frac{7}{8}} \right) = \\ &= \frac{1}{\pi} \left( 0 - \frac{\sqrt{2}}{2} + \frac{\sqrt{2}}{2} + 1 \right) = \frac{1}{\pi} \end{aligned}$$

Aprēķinātie  $b_n$  redzami tabulā:

$b_1$	$b_2$	$b_3$	$b_4$	$b_5$	$b_6$	$b_7$	$b_8$	$b_9$	$b_{10}$
0.318	-0.318	0.105	0	0.064	-0.106	0.046	0	0.035	-0.064



1. att. Modulējamais signāls, reālais signāls un atsevišķās harmonikas 20 koeficientu pāriem.



2. att. Modulējamais signāls, reālais signāls un atsevišķās harmonikas 20 koeficientu pāriem.

## 2. uzd.

MDR=max data rate

$$MDR_{Nyquist} = 2H \log_2 V \frac{bit}{sec} MDR_{Nyquist} = 2 \cdot 3e3 \cdot \log_2 4 = 12 \frac{kbit}{sec} \quad (1)$$

$$MDR_{Shannon} = H \log_2(1+S/N) MDR_{Shannon} = 3e3 \log_2(101) = 3 \cdot 6.66e3 = 20 \frac{kbit}{sec} \quad (2)$$

Šajā gadījumā, lai pateiktu, kurš no vienādojumiem norādīs uz datu pārraides apjomu jāsaprot, kurš vienādojums ko aprēķina. Nyquist vienādojums aprēķina maksimālo datu pārraides apjomu dotam pārraides līmeņu skaitam, bet Shannon risinājums ir atvasināts no informācijas entropijas teorijas, kuru viņš pats arī izveidoja. Informācijas entropija skatās uz to, cik daudz informācijas var nosūtīt, neatkarīgi no kanālu skaita. Ja Šenona entropija būs maksimāla, kas atbilst pilnīgam troksnim jeb bezgalīgi liels kanālu skaits, tad  $S/N \rightarrow 0$ , jo  $N \rightarrow \infty$ . Šajā gadījumā ir skaidrs, ka pieņemtais kanālu skaits pirmajam aprēķinam ar Nyquist formulu ir nepietiekams un teorētiski iespējams nosūtīt vairāk informācijas, palielinot kanālu skaitu. Tādēļ jāņem vērā Šenona vienādojums, ja grib zināt maksimāli iespējamo datu nosūtīšanas apjomu.

## 3. uzd.

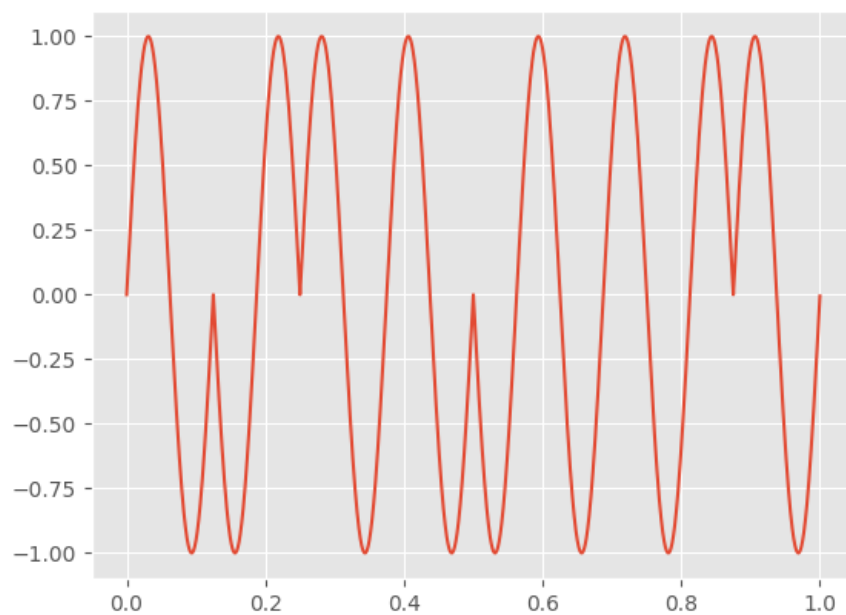
CDMA signāls redzams tabulā 1. un apzīmēts ar S burtu, tā ir superpozīcija no visiem pārējiem signāliem. Tā kā atslēgas A, B, C un D ir savstarpēji ortogonālas,  $A \cdot B = 0$ , tad viennozīmīgi iespējams atkodēt signālu. To dara reizinot S ar katru no atslēgām un izdalot ar signāla garumu, reizinājumi atzīmēti tabulā 1. ar apzīmējumu  $\Pi_X Y$ . Pēc tam izdala ar kopējo signāla garumu jeb šajā gadījumā 8 un iegūst rezultātu. Atkarībā no notācības -1 var apzīmēt vai nu 1 vai 0 un 1 attiecīgi 0 vai 1. Ja summa ir 0, tad dotais raidītājs attiecīgajā brīdī neraida, kā tas ir A gadījumā.

S	-1	3	-3	1	-1	-1	-1	-1	
A	-1	-1	-1	1	1	-1	1	1	
$\Pi_{AS}$	1	-3	3	1	-1	1	-1	-1	$\Rightarrow 0$
B	-1	-1	1	-1	1	1	1	-1	
$\Pi_{BS}$	1	-3	-3	-1	-1	-1	-1	1	$\Rightarrow -1$
C	-1	1	-1	1	1	1	-1	-1	
$\Pi_{CS}$	1	3	3	1	-1	-1	1	1	$\Rightarrow 1$
D	-1	1	-1	-1	-1	-1	1	-1	
$\Pi_{DS}$	1	3	3	-1	1	1	-1	1	$\Rightarrow 1$

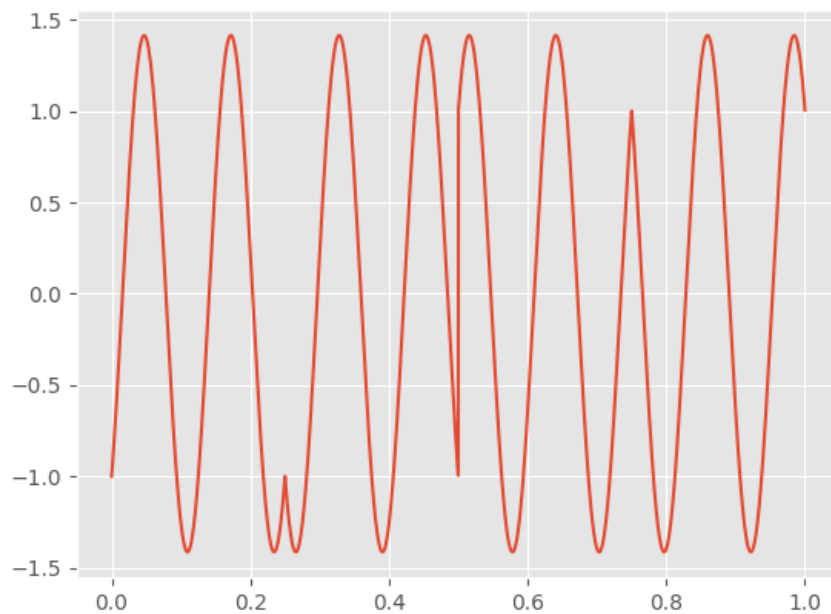
1. tabula. CDMA signālu atšifrēšana.

#### 4. uzd.

Kā redzamas attēlos 3. un 4., tad pirmajā fāzes maiņa notiek pie katras 1 un 0 maiņas, bet otrais gadījums sadalīts 4 daļās, jo spēj pārraidīt pārus "00", "01", "10" un "11".



3. att. Binary Phase Shift Keying



4. att. Quadrature Phase Shift Keying

## Pielikums

```
import numpy as np
import matplotlib.pyplot as plt
from matplotlib.pyplot import style

style.use('dark_background')

##### A #####
# 01010100
telpa=np.arange(0,1,0.0001)
xs=np.array([])
for i in range(len(telpa)):
    if i<1250:
        xs=np.append(xs,0)
    elif i<2500:
        xs=np.append(xs,1)
    elif i<5000:
        xs=np.append(xs,0)
    elif i<8750:
```

```

        xs=np.append(xs,1)
    else:
        xs=np.append(xs,0)
Is=np.array([])
Qs=np.array([])
for i in range(len(telpa)):
    if i<2500:
        Is=np.append(Is,-1)
        Qs=np.append(Qs,1)
    elif i<5000:
        Is=np.append(Is,-1)
        Qs=np.append(Qs,-1)
    elif i<7500:
        Is=np.append(Is,1)
        Qs=np.append(Qs,1)
    else:
        Is=np.append(Is,1)
        Qs=np.append(Qs,-1)

plt.plot(telpa, xs)
#Do a fourier transform

a=np.fft.fft(xs)

an=np.array(np.real(a[1:10])/5000)
bn=np.array(np.imag(a[1:10])/5000)
summa=np.zeros(10000)
for i in range(len(an)):
    #plt.plot(telpa, an[i]*np.cos(2*np.pi*(i+1)*telpa)+bn[i]*np.sin(2*np.pi*(i+1)*telpa))
    summa=summa+an[i]*np.cos(2*np.pi*(i+1)*telpa)-bn[i]*np.sin(2*np.pi*(i+1)*telpa)

plt.plot(telpa,summa+0.5)
plt.show()

for i in range(len(an)):
    print(', '.join(str(a[i]) for i in range(len(an))))

print(an)
print(bn)

plt.plot(np.sqrt(np.real(a[0:10])**2+np.imag(a[0:10])**2),linewidth=0, marker='*')

```

```
plt.show()
```

```
##### B #####
```

```
'''
```

A. (Obligātā daļa uz 7) Patstāvīgi atkārtot gramatā 2.1.1 nodaļā ilustrēto Furje tra

B. Četru līmeņu digitāls signāls tiek raidīts caur 3 KHz kanalu, kura trokšņu līmen

C. CDMA uztvērējs uztvēris sekojošu "čipu" virknīti: (-1 +3 -3 +1 -1 -1 -1 -1). Izma

D. (Neobligata dala uz 10) Grafiski uzkonstruējiet signāla formu (dažus periodus), l

```
'''
```

```
bpsk=np.sin(2*np.pi*8*telpa+xs*np.pi)
plt.plot(telpa, bpsk)
plt.show()
```

```
I=Is*np.cos(2*np.pi*8*telpa)
Q=Qs*np.sin(2*np.pi*8*telpa)
```

```
plt.plot(telpa, (I+Q))
plt.show()
```