



بسمه تعالی

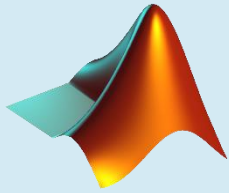
نکات و راهنمایی‌ها آزمونگاه مخابرات دیجیتال

استاد: دکتر علی الفت

ویرایش ۱ (آزمایشی)

فهرست مطالب آزمایشگاه مخابرات دیجیتال

آزمایش اول: آشنایی با نرم افزار MATLAB	۳
آزمایش دوم: پردازش سیگنال دیجیتال با نرم افزار MATLAB	۴
آزمایش سوم: رادیونرم افزار و پایش طیف سیگنال های رادیویی	۹
آزمایش چهارم: معرفی مدولاسیون دیجیتال خطی	۱۴
آزمایش پنجم: کاوش در مدولاسیون دیجیتال خطی	۱۷
آزمایش ششم: مدولاسیون FSK همدوس	۲۲
آزمایش هفتم: آشکارسازی ناهمدوس	۲۶
آزمایش هشتم: انتقال دیجیتال از درون کانال باند محدود AWGN	۳۰



آزمایش اول

آشنایی با نرم افزار MATLAB

شرح آزمایش

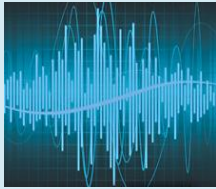


آزمایش ۱-۱: محاسبات جبری و گرافیک

- ۱.
- ۲.
- ۳.

آزمایش ۱-۲: ریاضیات و برنامه نویسی

- ۱.
- ۲.
- ۳.
- ۴.
- ۵.



آزمایش دوم

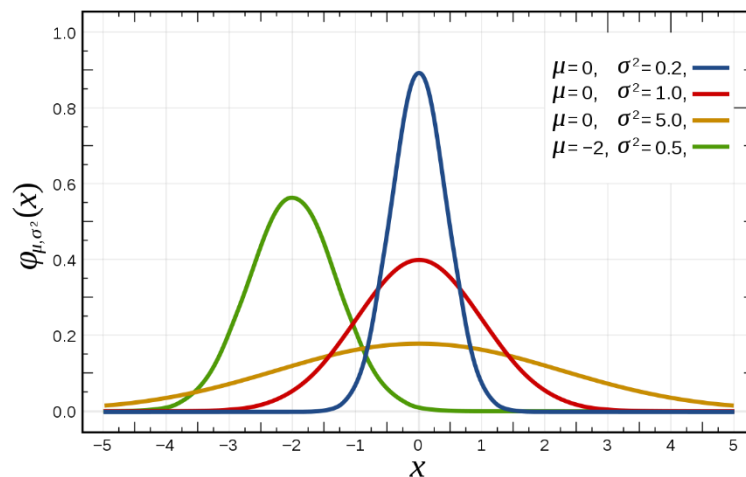
پردازش سیگنال دیجیتال با نرم افزار MATLAB

شرح آزمایش

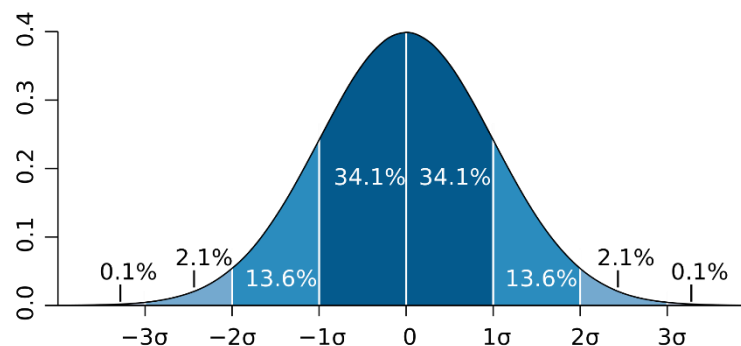
آزمایش ۱-۲: تولید سیگنال دیجیتال و عملیات بر روی آن

۱. دنباله‌های تصادفی: در ابتدای تولید همه‌ی بخش‌ها $\text{rng}(1)$ قرار دهید تا نمودارها یکسان باشد.

تابع چگالی احتمال گاوسی



درصد‌های زیر برای یک توزیع گاوسی نرمال می‌توان به خاطر سپرد.



ب. فرض می‌شود x و y دو متغیر تصادفی مستقل با تابع‌های چگالی $f_X(x)$ و $f_Y(y)$ باشند و برای همه‌ی مقادیر x و y تعریف شده باشند. آن‌گاه $z = x + y$ یک متغیر تصادفی با تابع چگالی احتمال $f_Z(z)$ می‌باشد که f_Z کانولوشن یا پیچش f_X و f_Y است.

اثبات:

$$\begin{aligned}
 F_Z(z) &= P(Z \leq z) && \text{(by the definition of distribution function)} \\
 &= P(X + Y \leq z) \\
 &= P(X \leq z - Y) \\
 &= E[P(X \leq z - Y | Y = y)] && \text{(by the law of iterated expectations)} \\
 &= E[F_X(z - Y)] && \text{(because } X \text{ and } Y \text{ are independent)} \\
 \\
 f_Z(z) &= \frac{d}{dz} E[F_X(z - Y)] \\
 &= E\left[\frac{d}{dz} F_X(z - Y)\right] && \text{(interchanging differentiation and expectation)} \\
 &= E[f_X(z - Y)] \\
 &= \int_{-\infty}^{\infty} f_X(z - y) f_Y(y) dy && \text{(by the definition of expected value)}
 \end{aligned}$$

ت.

۲. کاهش نرخ نمونه برداری:

ا.

ب.

ت.

۳. افزایش نرخ نمونه برداری:

ا.

ب.

آزمایش ۲-۲: عبور سیگنال گسسته از یک سیستم

۱. حل معادله‌ی تفاضلی:

ا. دستور filter نرم افزار MATLAB

filter

1-D digital filter

[collapse all in page](#)

Syntax

```

y = filter(b,a,x)
y = filter(b,a,x,zi)
y = filter(b,a,x,zi,dim)
[y,zf] = filter( __ )

```

Description

`y = filter(b,a,x)` filters the input data `x` using a **rational transfer function** defined by the numerator and denominator coefficients `b` and `a`.

[example](#)

If `a(1)` is not equal to 1, then `filter` normalizes the filter coefficients by `a(1)`. Therefore, `a(1)` must be nonzero.

- If `x` is a vector, then `filter` returns the filtered data as a vector of the same size as `x`.
- If `x` is a matrix, then `filter` acts along the first dimension and returns the filtered data for each column.
- If `x` is a multidimensional array, then `filter` acts along the first array dimension whose size does not equal 1.

More About

collapse all

✓ Rational Transfer Function

The input-output description of the filter operation on a vector in the Z-transform domain is a rational transfer function. A rational transfer function is of the form

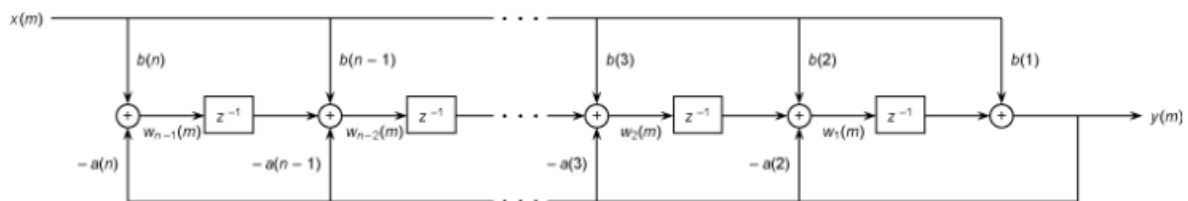
$$Y(z) = \frac{b(1) + b(2)z^{-1} + \dots + b(n_b + 1)z^{-n_b}}{1 + a(2)z^{-1} + \dots + a(n_a + 1)z^{-n_a}} X(z),$$

which handles both FIR and IIR filters [1]. n_a is the feedback filter order, and n_b is the feedforward filter order. Due to normalization, assume $a(1) = 1$.

You also can express the rational transfer function as the difference equation

$$a(1)y(n) = b(1)x(n) + b(2)x(n-1) + \dots + b(n_b + 1)x(n-n_b) - a(2)y(n-1) - \dots - a(n_a + 1)y(n-n_a).$$

Furthermore, you can represent the rational transfer function using its direct-form II transposed implementation, as in the following diagram. Here, $n_a = n_b$.



The operation of filter at sample m is given by the time-domain difference equations

$$\begin{aligned} y(m) &= b(1)x(m) + w_1(m-1) \\ w_1(m) &= b(2)x(m) + w_2(m-1) - a(2)y(m) \\ &\vdots \\ w_{n-2}(m) &= b(n-1)x(m) + w_{n-1}(m-1) - a(n-1)y(m) \\ w_{n-1}(m) &= b(n)x(m) - a(n)y(m). \end{aligned}$$

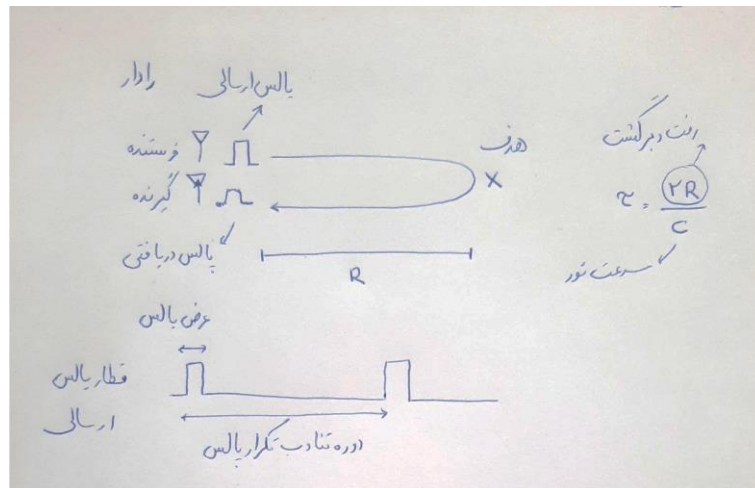
ب.

۲. تابع همبستگی و کاربرد آن:

ا.

$$\begin{aligned} (r) &\rightarrow [x_1 \ x_r \ x_r] \\ (1) &[x_1 \ x_r \ x_r] \\ &[y_1 \ y_r \ y_r \ y_4 \ y_5 \ y_6 \ y_7 \ y_8 \ y_9 \ y_{10} \ y_{11} \ y_{12}] \\ R_{xy}(1) &= x_1 y_1^* + x_r y_r^* + x_r y_r^* \\ R_{xy}(r) &= x_1 y_r^* + x_r y_r^* + x_r y_4^* \\ &\vdots \end{aligned}$$

ب. مختصری از رادار:



فایل‌های داده شده نمونه‌های زمانی پالس ارسالی و نمونه‌های دریافتی هستند و همگی مختلط می‌باشند. در واقع این سیگنال‌ها معادل پایین‌گذر سیگنال واقعی است که ارسال یا دریافتی می‌شود. با معادل پایین‌گذر در آزمایش بعد بیشتر آشنا می‌شوید.

نیازی نیست برای به دست آوردن فاصله و دوره تناوب تکرار پالس از توابع MATLAB برای محاسبه‌ی پیک استفاده کنید. با بزرگ‌نمایی نمودار همبستگی و قرایت نقطه‌ی قله می‌توان فاصله و دوره تناوب تکرار پالس را به دست آورد.

آزمایش ۳-۲: تحلیل حوزه‌ی فرکانس

۱. محاسبه‌ی طیف سیگنال:

ا.

سوال ۳۰-۲

$$x[n] = e^{j2\pi f_0 n T_s}$$

$$T_s = \frac{1}{f_s} = \frac{1}{250 \times 10^6}$$

$$n = [0 : \text{NFFT} - 1]'$$

$$f_0 = \frac{250 \times 51}{256} \text{ MHz} \equiv \frac{250 \times 51}{256} \times 10^6$$

۱. بخش

$x[n]$ یک بردار به طول n_{fft} هست.

n به صورت یک بردار تعریف کنید.

بردارهای n با مقادیر n_{fft} هست !!!

j
R2020b

Imaginary unit collapse all in page

Syntax

```
1j
z = a + bj
z = x + 1j*y
```

Description

1j returns the basic imaginary unit. j is equivalent to `sqrt(-1)`.

You can use j to enter complex numbers. You also can use the character i as the imaginary unit. To create a complex number without using i and j, use the `complex` function.

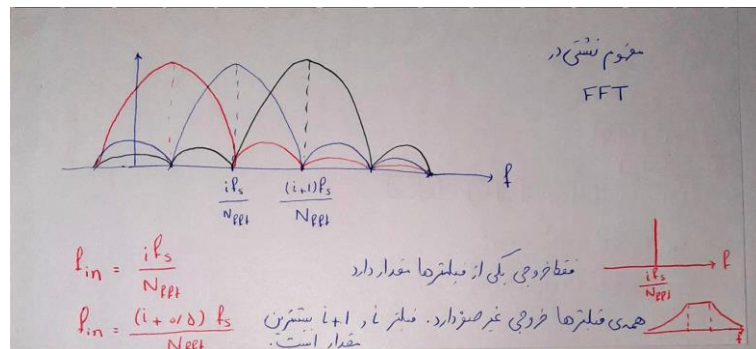
`z = a + bj` returns a complex numerical constant, z.

`z = x + 1j*y` returns a complex array, z.

example

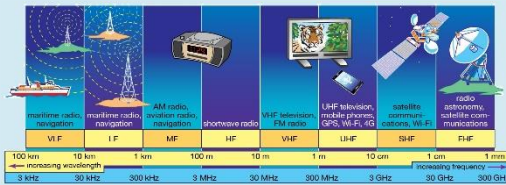
example

ب.
ت.
ث.
ج.
ح.



نشتی خانه های FFT غیرمجاور را می توان با ضرب نمونه های زمانی در یک پنجره مانند blackman-hariss کم نمود.

خ.
د.
ذ.
ر.



آزمایش سوم

رادیونرم افزار و پایش طیف سیگنال های رادیویی

شرح آزمایش

آزمایش ۱-۳: معادل پایین گذر و میان گذر سیگنال

۱. تولید فرآیند میان گذر و پایین گذر: در صورتی که یک فرآیند تمام گذر از یک فیلتر پایین گذر عبور کند، یک فرآیند پایین گذر حاصل می شود. در این جا می خواهیم یک فرآیند پایین گذر را به معادل میان گذر تبدیل نماییم و مجدداً آن را به معادل پایین گذر تبدیل کنیم. کلیه ی طیف ها می بایست بر حسب dBm باشد و برچسب گذاری محور فرکانس به درستی انجام و بر حسب MHz بیان شود.

أ. تولید فرآیند پایین گذر: دنباله ی تصادفی مختلط با ۴۰۹۶ نمونه ی مستقل و با توزیع گاوسی مختلط با میانگین صفر و واریانس ۱ تولید نماییم. با استفاده از ابزار طراحی فیلتر نرم افزار MATLAB (دستور **filterDesigner**) در پنجره ی دستور وارد نماییم و ضرایب فیلتر را به workspace ارسال نماییم (یک فیلتر پایین گذر FIR از نوع Equiripple و با پارامترهای فیلتری $f_s = 28.8\text{MHz}$, $f_{\text{pass}} = 1.4\text{MHz}$, $f_{\text{stop}} = 2\text{MHz}$, $A_{\text{pass}} = 0.5\text{dB}$ و $A_{\text{stop}} = 70\text{dB}$ طراحی نماییم. پس از به دست آوردن ضرایب فیلتر با استفاده از عمل کانولوشن خروجی این فیلتر را برای ورودی تولید شده، به دست آورید. طیف ۴۰۹۶ نقطه ای فرآیند تمام گذر ورودی و فرآیند پایین گذر خروجی را به دست آوردید و در یک شکل با دو زیرنمودار رسم نماییم. (راهنمایی: خروجی عمل کانولوشن تعداد نقاط بیشتری دارد و می بایست این تعداد نقاط را برابر با ۴۰۹۶ نقطه نمود.)

ب. تولید فرآیند میان گذر معادل یک فرآیند پایین گذر: حال با استفاده از مباحثی که در بخش تئوری مطرح شد، فرآیند پایین گذر تولید شده را به یک فرآیند میان گذر بر روی فرکانس 3.57MHz منتقل نماییم. حال طیف ۴۰۹۶ نقطه ای هر سه فرآیند را در یک شکل با سه زیرنمودار رسم نماییم.

ت. تولید فرآیند پایین گذر از یک سیگنال میان گذر: فرآیند تولید شده در بخش ب را دوباره به معادل پایین گذر خود تبدیل نموده و خروجی را از سه فیلتر پایین گذر مختلف با پهنای باند 0.7MHz، 1.4MHz و 2.8MHz عبور دهید. طیف فرآیند خروجی این سه فیلتر را با طیف بخش آ مقایسه نماییم و در هر مورد میانگین مربع خطای خروجی زمانی هر فیلتر را با طیف بخش آ به دست آورید. فیلترها را با استفاده از دستور **fir1** تولید نموده و مرتبه ی فیلتر را برابر با ۱۲۰ در نظر بگیرید. (فرکانس نمونه برداری همان $f_s = 28.8\text{MHz}$ می باشد.)

ث. ★ کار با صوت: طیف سیگنال test که در اختیار شما قرار گرفته را رسم نماییم و با انتخاب فرکانس مرکزی برابر با 40kHz آن را به یک سیگنال باند پایه تبدیل نماییم. حال آن را از یک فیلتر پایین گذر 20kHz، 5kHz و 500Hz عبور دهید. خروجی هر یک از گوش دهید. موارد مشاهده شده را توضیح دهید. فرکانس نمونه برداری صوت برابر با 160kHz است.

آزمایش ۲-۳: کار با رادیونرم افزار ADALM-PLUTO

۱. اطمینان از نرم افزار بسته ی پشتیبانی سخت افزاری ADALM-PLUTO: درون نرم افزار MATLAB دستور `sdrdev('Pluto')` را وارد نمایید و اطمینان حاصل نمایید که این دستور برای نرم افزار MATLAB شناخته شده باشد و هیچ پیغام خطایی ظاهر نمی شود.

۲. اطمینان از سخت افزار بسته ی پشتیبانی سخت افزاری ADALM-PLUTO:
 أ. اتصال ADALM-PLUTO: رادیو نرم افزار ADALM-PLUTO خود را درون یکی از درگاه های USB2.0 یا USB3.0 وارد نمایید. در این مرحله اتصال آنتن لازم نیست ولی اتصال آن نیز بلامانع است.
 ب. بررسی شناخته شدن سخت افزار ADALM-PLUTO: عبارت `my_pluto = findPlutoRadio` را درون پنجره ی دستور MATLAB وارد نماید. اگر سخت افزار شناخته شود عبارت زیر ظاهر می شود.

```
>> my_pluto = sdrinfo
my_pluto =
    struct with fields:
        RadioID: 'usb:0'
        SerialNum: '100000235523730700230031090216eae'
```

اگر سخت افزار قابل شناسایی نباشد و یا به رایانه متصل نباشد یک خروجی ساختار تهی دریافت خواهید نمود. می توانید سخت افزار خود را قطع نمایید تا خروجی زیر را دریافت کنید.

```
>> my_pluto = sdrinfo
my_pluto
0x1 empty struct array with fields:

    RadioID
    SerialNum
```

۳. پارامترها و راه اندازی اولیه ی رادیونرم افزار ADALM-PLUTO: به منظور راه اندازی رادیونرم افزار ADALM-PLUTO نیاز به آشنایی با پارامترها و شیوه ی تعریف شیء های رادیونرم افزار است. در ادامه کلیت کدی برای راه اندازی اولیه ی این رادیونرم افزار آمده است. این کد را وارد نمایید و از اجرای آن و آشنایی با کلیه ی پارامترها مطمئن شوید.

```
%% Parameters
fs = 10e6; % Baseband Sampling Rate (65105 to 61.44e6 Hz)
frame_size = 4096; % Samples per Each Frame (< 2^20)
% Transmitter Parameters
tx_fc = 325e6; % Set Transmitter Center Frequency
% (AD9363: 325-3800MHz) (AD9364: 70-6000MHz)
tx_gain = -30; % Set Transmitter Attenuation as a Negative Gain
% (-89.75 to 0 dB)
tx_address = 'usb:0'; % Set Transmitter Identification Number
% Receiver Parameters
rx_fc = 325e6; % Set Receiver Center Frequency
% (AD9363: 325-3800MHz) (AD9364: 70-6000MHz)
rx_gain = 20; % Set Receiver Gain (-4dB to 71dB)
rx_address = 'usb:0'; % Set Receiver Identification Number
% Initialize ADALM-PLUTO
dev = sdrdev('Pluto'); % Create Radio Object for ADALM-PLUTO
setupSession(dev)
configurePlutoRadio('AD9363'); % Configure ADALM-PLUTO Radio Firmware
% Define Transmitter Object
tx = sdrtx('Pluto','RadioID',tx_address); % CreateTransmitterSystem Object
tx.CenterFrequency = tx_fc; % Set Transmitter Center Frequency
tx.Gain = tx_gain; % Set Transmitter Gain
tx.BasebandSampleRate = fs; % Set Baseband Sampling Rate
% Define Receiver Object
rx = sdrRx('Pluto','RadioID',rx_address); % Create Receiver System Object
rx.CenterFrequency = rx_fc; % Set Receiver Center Frequency
rx.BasebandSampleRate = fs; % Set Baseband Sampling Rate
rx.SamplesPerFrame = frame_size; % Samples per Each Frame (< 2^20)
rx.GainSource = 'Manual'; % AGC Settings
```

```
rx.Gain = rx_gain; % Receiver Gain
rx.OutputDataType = 'double'; % Output Data Type
```

۴. ارسال متوالی سیگنال با فرستندهی ADALM-PLUTO: زمانی که رادیونرم افزار ADALM-PLUTO روشن شد، حتی اگر درخواستی ارسال نشده باشد، فرستنده شروع به ارسال داده می کند و آخرین محتوای بافر خود را ارسال می نماید. این وضعیت تا زمانی که رادیونرم افزار روشن است، ادامه دارد. حال اگر بنا باشد یک داده به صورت متوالی ارسال شود، از دستور **transmitRepeat** استفاده می شود. در این جا می خواهیم یک سیگنال سینوسی به فاصله ی 1MHz نسبت به فرکانس مرکزی 325MHz تولید نماییم.

گام ۱. مانند کد زیر یک سیگنال سینوسی ارسال نمایید.

```
% Transmit Repeat
f_offset = 1e6;
t = (0:2^14-1)'/fs;
sin_wave = exp(1j*2*pi*f_offset*t);
tx.transmitRepeat(sin_wave);
```

۵. دریافت سیگنال با استفاده از گیرندهی ADALM-PLUTO: در این جا بناست پهنای باندی برابر 10MHz حول فرکانسی مرکزی 325MHz را دریافت نموده و طیف توان و نمونه های زمانی معادل باندپایه ی سیگنال نمایش داده شود. برای این بخش خروجی فرستنده را با کابل به ورودی گیرنده وصل نمایید.

- گام ۱. اطمینان حاصل شود که پارامترهای رادیونرم افزار به نحوی تنظیم شده باشد که فرکانس مرکزی آن 325MHz، بهره ی گیرنده برابر 20dB، نرخ نمونه برداری برابر 10MHz، طول داده های هر فریم برابر ۴۰۹۶ نقطه، نوع داده های خروجی به صورت double و زمان توقف دریافت داده برابر ۶۰ ثانیه باشد.
- گام ۲. حلقه ی تکرار برنامه ی خود را با استفاده از دستورهای **tic** و **toc** و بر اساس متغیر زمان توقف دریافت داده (**stop_time**) پیاده سازی نمایید.
- گام ۳. با استفاده از فراخوانی شیء گیرنده با وارد کردن **rx()** یک فریم از ADALM-PLUTO را دریافت نمایید و در متغیر **pluto_data** ذخیره نمایید.
- گام ۴. FFT داده های به دست آمده از رادیونرم افزار را محاسبه و طیف توان آن را بر حسب dBm به دست آورید و در متغیر **pluto_data_fft** قرار دهید.
- گام ۵. بر اساس متغیر **pluto_data** و **pluto_data_fft** دو نمودار زیر هم رسم نمایید. نمودار بالا مقدار حقیقی یا موهومی داده های زمانی و نمودار پایین طیف توان لحظه ای و بیشینه ی طیف توان لحظه ای در کل بازه ی زمان دریافت (Max Hold) را نمایش می دهد که با دریافت داده ی جدید به روز می شود. (راهنمایی: برای این کار از دستورهای **drawnow** و **refreshdata** استفاده نمایید. بخش Automatically Refresh Plot After Changing Data در راهنمای MATLAB را مطالعه نمایید.)

آزمایش ۳-۳: پایش طیف فرکانسی با استفاده از رادیونرم افزار

۱. جاروب فرکانسی رادیو نرم افزار ADALM-PLUTO: برنامه ای بنویسید که کل گستره ی فرکانسی 75MHz تا 6GHz را با رادیونرم افزار ADALM-PLUTO جاروب نماید و طیف توان کل این بازه را در قالب یک نمودار ارائه دهد.
- گام ۱. پارامترهای رادیونرم افزار باید در یک حلقه به نحوی تنظیم شود که از فرکانس مرکزی 100MHz تا 6GHz با گام های 50MHz جابه جا شود. بهره ی گیرنده برابر 30dB، نرخ نمونه برداری برابر 50MHz، طول داده های هر فریم برابر ۴۰۹۶ نقطه، نوع داده های خروجی به صورت double باشد.
- گام ۲. در هر گام ۵ فریم را قرائت کرده و نادیده بگیرید. قدرمطلق FFT مربوط به ۱۰ فریم بعدی را محاسبه کرده و میانگین این ۱۰ فریم را محاسبه کنید. تعداد نمونه های طیف میانگین را با ضریب ۱۶ کاهش دهید. (راهنمایی: قبل از FFT می بایست مقدار DC هر فریم دریافتی را حذف نمود. برای کاهش تعداد نمونه از دستور **decimate** استفاده نمایید.)

گام ۳. طیف میانگین با نرخ کاهش یافته را به یک متغیر اضافه نمایید. طیف حاصل را به dBm تبدیل کرده و نمایش دهید.

۲. جستجوی ایستگاه های رادیو FM با رادیونرم افزار ADALM-PLUTO: سیگنال های رادیو FM در محدوده ی فرکانسی 88MHz تا 108MHz قرار دارند. سیگنال های حامل ایستگاه ها به فاصله ی 200kHz از یک دیگر قرار گرفته اند. با استفاده از برنامه های قبل انجام دهید.

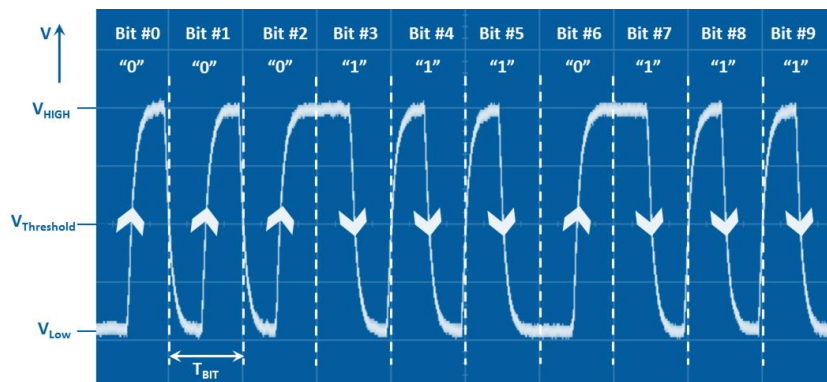
- گام ۱. به کمک ADALM-PLUTO بیان کنید در محدوده ی فرکانسی ذکر شده چه تعداد ایستگاه رادیو FM وجود دارد؟
- گام ۲. فرکانس ایستگاه های قوی رادیو FM را ثبت نمایید.
- گام ۳. قوی ترین سیگنال رادیو FM را پیدا نمایید و تنها این سیگنال را با استفاده از رادیونرم افزار دریافت نمایید و رفتار زمانی بخش حقیقی و موهومی معادل باندپایه ی آن را تحلیل نمایید.
- گام ۴. با استفاده از کدی که در اختیار شما قرار می گیرد، به این ایستگاه رادیویی گوش دهید.

۳. پایش طیف تلفن همراه - نسل ۲ با ADALM-PLUTO: در استاندارد GSM-900 مربوط به نسل دو پیاده سازی شده در ایران گستره ی فرکانسی 890MHz تا 915MHz مربوط به ارسال به ایستگاه پایه^۱ و گستره ی فرکانسی 935MHz تا 960MHz مربوط به دریافت از ایستگاه پایه است. در استاندارد GSM-1800 گستره ی فرکانسی 1710MHz تا 1785MHz برای ارسال به ایستگاه پایه و گستره ی فرکانسی 1805MHz تا 1880MHz برای دریافت از ایستگاه پایه در نظر گرفته شده است. در این محدوده های فرکانسی به دنبال سیگنال تلفن همراه نسل دو بگردید.

- گام ۱. کانال های موبایل نسل دوم دارای چه پهنای کانالی هستند و در چه فاصله ای از یکدیگر قرار گرفته اند؟
- گام ۲. تلفن همراه خود را برای ارتباط با نسل دو تنظیم نمایید و با گرفتن تماس تلفنی و ارسال پیام سعی کنید سیگنال تلفن همراه خود را مشاهده نمایید.
- گام ۳. رفتار طیف نسل دوم را با توجه به نمودار آشنایی تحلیل نمایید. این طیف با کدام طیف دسترسی چندگانه تطبیق دارد.

۴. پایش طیف ریموت خودرو: رادیو نرم افزار ADALM-PLUTO را در فرکانس 433.9MHz تنظیم نمایید و ریموت خودرو را فشار دهید.

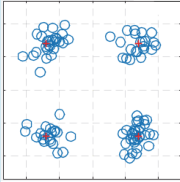
- گام ۱. فرکانس نمونه برداری را برابر با 250kHz قرار داده و طول بسته ها را برابر 65536 در نظر بگیرید. رفتار طیف را تحلیل نمایید.
- گام ۲. با تنظیم دستی فرکانس مرکزی ADALM-PLUTO سعی کنید سیگنال را به باندپایه انتقال دهید و نمونه های زمانی آن را رسم کنید.
- گام ۳. با انتخاب یک سطح آستانه، اگر سیگنال از این آستانه بالاتر بود نمایش طیف و نمونه های زمانی متوقف نمایید و از نمونه های آن برای گام آینده استفاده کنید.
- گام ۴. با استفاده از کدگذاری منچستر که در زیر آمده است، کد ریموت خودرو را استخراج نمایید.



¹ base station



- [1] R. W. Stewart, K. Barlee, L. Crockett, and D. Atkinson, *Software Defined Radio using MATLAB & Simulink and the RTL-SDR*. 2015.
- [2] T. F. Collins, R. Getz, D. Pu, and A. M. Wyglinski, *Software-defined radio for engineers*. Norwood, MA: Artech House, 2018.



آزمایش چهارم

معرفی مدولاسیون دیجیتال خطی

شرح آزمایش

آزمایش ۱-۴: پیاده‌سازی فرستنده مدولاسیون PAM

در این آزمایش بنا داریم تعدادی بسته‌ی داده را برای ارسال از طریق مدولاسیون 4PAM آماده نماییم. از آن‌جا که در آزمایش‌های آینده، بناسست این فرستنده با استفاده از رادیو نرم‌افزار ADALM-PLUTO پیاده‌سازی شود، بنابراین می‌بایست با استفاده از پارامترها و ملاحظات عملی، این کار انجام شود.

پارامترهایی که در این پیاده‌سازی اهمیت دارد شامل نرخ ارسال بیت (**bit_rate**)، ضریب افزایش نرخ نمونه‌برداری سمبل‌ها یا تعداد نمونه‌های هر سمبل (**smpl_per_symbol**)، تعداد سمبل‌های ارسالی در هر بسته‌ی داده (**pkt_size**) و مدت زمان ارسال داده (**stop_time**) می‌باشد. در این آزمایش مقدار پارامترهای مورد نیاز به صورت جدول 1 می‌باشد.

جدول 1 پارامترهای آزمایش ۱-۴

پارامتر	smpl_per_symbol	pkt_size
مقدار	۸	۱۰

۱. تولید بیت: با استفاده از تابع **bit_gen** تعدادی بیت ۰ و ۱ را متناسب با طول بسته‌ی داده و با در نظر گرفتن پارامترهای مدولاسیون 4PAM تولید نموده و آن را درون ماتریس **b_tx** ذخیره نمایید. ماتریس **b_tx** یک ماتریس با اندازه‌ی $\text{pkt_size} \times k$ (۱۰×۲) می‌باشد.

۲. نگاشت بیت به سمبل:

گام ۱. تولید دنباله‌ی کد گری به صورت باینری: تابعی بنویسید که آرگومان ورودی آن تعداد بیت‌های دنباله باشد و خروجی آن کد گری مربوط به این دنباله باشد. سطر اول این تابع می‌بایست به صورت زیر باشد.

```
function [b_gray] = gray_code(k)
```

گام ۲. کدگذاری گری بیت‌های تولیدی: با استفاده از تابع **gray_code**، ماتریس مربوط به کدگذاری گری باینری مدولاسیون 4PAM را تولید کنید و آن را در ماتریس **b_gray** ذخیره کنید. بردار جدیدی متناظر با ماتریس **b_tx** و با نام **sym_idx** تولید نمایید و نگاشتی یک‌به‌یک بین سطرهای ماتریس **b_tx** و ماتریس **b_gray** برقرار کنید. به عبارتی سطر **sym_idx** بردار **sym_idx**، شماره‌ی سطری از **b_gray** را نشان می‌دهد که برابر با سطر **sym_idx** ماتریس **b_tx** باشد.

گام ۳. تولید سمبل‌های ارسالی: با استفاده از تابع **constellation**، تمامی سمبل‌های ارسالی یک مدولاسیون 4PAM را تولید کرده و سمبل‌های متناظر با هر سطر بردار **sym_idx** را تولید کنید. این سمبل‌ها را در بردار **mod_sym** ذخیره نمایید.

۳. شکل‌دهی پالس ارسالی: همان‌طور که در بخش تئوری بیان گردید، سیگنال ارسالی را می‌توان با دو روش ضرب کرونیکر و کانولوشن تولید و پالس ارسالی را شکل‌دهی نمود. تابعی بنویسید که بردار شماره‌ی سمبل‌های تولیدشده (`sym_idx`)، مدولاسیون (`modulation`)، مرتبه‌ی مدولاسیون (`M`)، نرخ نمونه‌برداری (`fs`)، تعداد نمونه‌های هر سمبل (`smpl_per_symbol`)، نام تابع شکل‌دهنده‌ی پالس (`pulse_name`) و روش تولید شکل‌دهی پالس (`mode`) را دریافت کند و نمونه‌های سیگنال ارسالی متناظر با یک بسته و منظومه‌ی سیگنالی را تولید کند. سطر اول این تابع می‌بایست به صورت زیر باشد.

```
function [tx_smpl, cons] = pulse_modulation(sym_idx, modulation, M, fs,
smpl_per_symbol, pulse_name, pulse_shape_mode, varargin)
pulse_shape_mode
```

توجه داشته باشید که گام ۳ سوال قبل را مجدداً در قالب یک تابع منسجم انجام داده‌ایم. در این جا `pulse_shape_mode` روش شکل‌دهی پالس می‌باشد که یکی از دو حالت `'kron'` و `'conv'` را اختیار می‌کند.

با استفاده از این تابع نمونه‌های ارسالی مربوط به یک بسته‌ی داده را آماده‌ی ارسال کرده و حاصل را در بردار `tx_out` ذخیره نمایید. تابع شکل‌دهی پالس در این آزمایش پالس مثلثی است. اثر شکل پالس‌ها در آزمایش بعد مورد بررسی قرار می‌گیرد.

(راهنمایی ۱: ضرب کرونیکر در برنامه‌ی MATLAB با استفاده از دستور `kron` انجام می‌شود که شیوه‌ی استفاده از آن به صورت `tx_out = kron(s, p)` می‌باشد.)

(راهنمایی ۲: برای انجام عمل Zero Padding از تابع `upsmpl` خود استفاده کنید. دقت نمایید که تابع شما نباید بعد از آخرین سمبل صفر اضافه نماید. حال سیگنال ارسالی را توسط عملگر کانولوشن و به صورت `tx_out = conv(s_zero_pad, p)` تولید نمایید.)

آزمایش ۲-۴: پیاده‌سازی گیرنده‌ی مدولاسیون PAM

در ادامه‌ی می‌خواهیم گیرنده‌ی یک مدولاسیون PAM را پیاده‌سازی نماییم.

۱. تشخیص قدرت سیگنال دریافتی در راستای سیگنال‌های پایه: تابعی بنویسید که دو بردار `rx_smpl` و `p` را دریافت کند و قدرت سیگنال را در راستای `p` محاسبه کند. این تابع باید بتواند قدرت سیگنال را در راستای `p`، با استفاده از هر دو روش `correlator` و فیلتر منطبق محاسبه کند. سطر اول این تابع می‌بایست به صورت زیر باشد.

```
function [rx_sym] = corr_match(rx_smpl, p, smpl_per_symbol, rx_mode)
در این تابع rx_mode می‌تواند یکی از دو حالت 'correlator' و یا 'matched_filter' را اختیار کند.
```

۲. گیرنده‌ی حداقل فاصله: تابعی بنویسید که منظومه‌ی سیگنالی (`constellation`) و بردار سمبل‌های دریافتی (`rx_sym`) را به عنوان ورودی بگیرد و در خروجی، برداری به طول `r` تولید کند. المان `rx_sym` بردار سمبل‌های آشکارشده‌ی `det_sym`، نزدیکترین مقدار `constellation` به المان `rx_sym` خواهد بود. سطر اول این تابع به صورت زیر می‌باشد.

```
function [det_sym] = min_dist_detector(rx_sym, constellation);
```

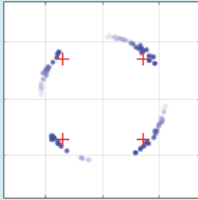
۳. دمدولاسیون یا آشکارسازی پالس: نمونه‌های ارسال شده (`tx_smpl`) را به عنوان نمونه‌های دریافتی درون بردار `rx_smpl` قرار دهید. در این جا می‌خواهیم تابعی بنویسیم که دو عمل قبل را به صورت منسجم در قالب یک تابع انجام دهد. ورودی‌های این تابع نمونه‌های سیگنال دریافتی (`rx_signal`)، نام مدولاسیون (`modulation`)، مرتبه‌ی مدولاسیون (`M`)، نرخ نمونه‌برداری (`fs`)، تعداد نمونه‌های هر سمبل (`smpl_per_symbol`)، نام تابع شکل‌دهنده‌ی پالس (`pulse_name`) و روش تشخیص قدرت سیگنال دریافتی در راستای سیگنال‌های پایه (`mode`) را دریافت کند و خروجی آن سمبل‌های دریافتی (`rx_sym`) و اندیس سمبل‌های آشکارشده (`det_sym_idx`) باشد.

```
function [det_sym_idx, rx_sym_tot] = pulse_demodulation(rx_smpl, modulation, M,
fs, smpl_per_symbol, pulse_name, rx_mode, varargin)
```



- [1] J. G. Proakis and M. Salehi, *Digital Communications*. Boston: McGraw-Hill, 2008.
- [2] M. Rice, *Digital Communications: A Discrete-Time Approach*. Upper Saddle River, NJ: Pearson Education, 2009.
- [3] R. W. Stewart, K. Barlee, L. Crockett, and D. Atkinson, *Software Defined Radio using MATLAB & Simulink and the RTL-SDR*. 2015.





آزمایش پنجم

کاوش در مدولاسیون دیجیتال خطی



شرح آزمایش

آزمایش ۱-۵: مقداردهی‌های اولیه

در این آزمایش بنا داریم تعدادی بسته‌ی داده را برای ارسال از طریق مدولاسیون‌های خطی آماده نماییم. از آن‌جا که در این آزمایش بناست این فرستنده با استفاده از رادیو نرم‌افزار ADALM-PLUTO پیاده‌سازی شود، می‌بایست با استفاده از پارامترها و ملاحظات عملی، این کار انجام شود.

پارامترهایی که در این پیاده‌سازی اهمیت دارد شامل نرخ نمونه‌برداری (fs)، ضریب افزایش نرخ نمونه‌برداری سمبل‌ها یا تعداد نمونه‌های هر سمبل ($smp1_per_syml$)، تعداد سمبل‌های ارسالی در هر بسته‌ی داده (pkt_size) و مدت زمان ارسال داده ($stop_time$) می‌باشد. در این آزمایش مقدار پارامترهای مورد نیاز به صورت جدول ۱ می‌باشد.

جدول ۲ پارامترهای آزمایش ۵

پارامتر	fs	$smp1_per_syml$	pkt_size	$stop_time$
مقدار	10MHz	۸	شبیه‌سازی: ۱۰۰۰۰۰ سخت‌افزار: ۱۰۰۰	۱۰۰ ثانیه

دقت نظر داشته باشید که در هر آزمایش تنها می‌خواهیم برنامه‌هایی که در آزمایش قبل نوشته شده است را تکمیل نماییم. هم‌چنین ابتدای برنامه‌نویسی pkt_size را مقدار کوچکی مانند ۱۰ قرار دهید و پس از اطمینان از برنامه مقدار آن را افزایش دهید.

۱. تولید M-File مربوط به مقدار دهی اولیه: در آزمایش‌ها می‌خواهیم، مدولاسیون‌های مختلف، عوامل غیرایده‌آل کانال، استفاده یا عدم استفاده از سخت‌افزار، شکل پالس‌های مختلف و ... را مورد بررسی قرار دهیم. از این رو بهتر است برنامه به صورت یک کل نوشته شود تا با تغییر چند پارامتر در فایل مقداردهی اولیه، تغییرات مد نظر در کل برنامه اعمال شود. در ادامه قالب کلی این پارامترها آورده شده است. فایل `dcl_init.m` را ایجاد نموده و این موارد را در آن وارد نمایید. سپس می‌بایست این فایل را از برنامه‌ی اصلی خود فراخوانی نمایید.

```
%% Simulation Parameters
flg_hrdwr_usg = 0;
stop_time = 100;

%% Receiver Parameters
fs = 10e6; % Baseband Sampling Rate (65105 to 61.44e6 Hz)
ts = 1/fs; % Baseband Sampling Time
pkt_size = 1e6; % Number of Symbol in Each Packet
rx_alg = 0; % Receiver Detection Algorithm
cmpnst_mode = 0; % Compensate Mode (0: No Compensation, 1:
Amplitude Compensation, 2: Phase Compensation, 3: Compensation)
%% Modulation Parameters
modulation = 'psk'; % Modulation Name ('psk', 'pam', 'qam', 'fsk')
```

```

k = 2; % Bit Per Symbol
M = 2^k; % Modulation Order

smpl_per_symbl = 8; % Sample Per Symbol
Ts = smpl_per_symbl*ts; % Symbol Time

flg_gray_encode = 1; % Gray Code Usage Flag
mod_det_opt = 'coherent'; % Modulation Detection Option ('coherent',
'noncoherent')

% Pulse Shape Parameters
pulse_name = 'triangular'; % Name of Pulse Shaping Function
beta = 0.99; % Parameter for RC, RRC and Gaussian Pulse Shape
span_in_symbl = 0; % Truncation Length for RC, RRC and Gaussian
Pulse Shape (Multiple of Symbol Time)

% Header Option
flg_add_hdr = 0; % Flag For Having Packets with Header

% SNR Bound for BER Plots
snr_min = 0; % Minimum SNR (dB)
snr_max = 10; % Maximum SNR (dB)
snr_step = 1; % SNR Step (dB)
snr_db = snr_min:snr_step:snr_max; % SNR Vector (dB)

%% Channel Parameters
chnl_delay_in_smpl = 0; % Channel Delay in Sample
chnl_phase_offset = 0 * pi/180; % Channel Phase Offset
chnl_freq_offset = 0; % Channel Frequency Offset

%% Hardware Parameters
% Transmitter Parameters
tx_fc = 2400e6; % Set Transmitter Center Frequency (AD9363: 325-
3800MHz) (AD9364: 70-6000MHz)
tx_gain = 0; % Set Transmitter Attenuation As a Negative Gain
(-89.75 to 0 dB)
tx_address = 'usb:0'; % Set Transmitter Identification Number

% Receiver Parameters
rx_fc = 2400e6; % Set Receiver Center Frequency (AD9363: 325-
3800MHz) (AD9364: 70-6000MHz)
rx_gain = 20; % Set Receiver Gain (-4dB to 71dB)
rx_address = 'usb:0'; % Set Receiver Identification Number

% Initialize ADALM-PLUTO
if flg_hrdwr_usg
    dev = sdrdev('Pluto'); % Create Radio Object for ADALM-PLUTO
    setupSession(dev)
    configurePlutoRadio('AD9364'); % Configure ADALM-PLUTO Radio Firmware
end

```

آزمایش ۲-۵: پیاده‌سازی فرستنده مدولاسیون

۱. تولید بیت: با استفاده از تابع **bit_gen** تعدادی بیت ۰ و ۱ را متناسب با طول بسته‌ی داده و با در نظر گرفتن پارامترهای مدولاسیون 4PSK تولید نموده و آن را درون ماتریس **b_tx** ذخیره نمایید. ماتریس **b_tx** یک ماتریس با اندازه‌ی $\text{pkt_size} \times k$ می‌باشد.

۲. نگاشت بیت به سمبل:

گام ۱. کدگذاری گری بیت‌های تولیدی: با استفاده از تابع `gray_code`، ماتریس مربوط به کدگذاری گری مدولاسیون 4PSK را تولید کنید و آن را در ماتریس `b_gray` ذخیره کنید. بردار جدیدی متناظر با ماتریس `b_tx` و با نام `sym_idx` تولید نمایید و نگاشتی یک‌به‌یک بین سطرهاى ماتریس `b_tx` و ماتریس `b_gray` برقرار کنید. به عبارتی سطر `i`ام بردار `sym_idx`، شماره‌ی سطر `i` از `b_gray` را نشان می‌دهد که برابر با سطر `i`ام ماتریس `b_tx` باشد. (راهنمایی: بهتر است سطرهاى ماتریس `b_gray` را به یک عدد صحیح تبدیل نمایید.)

گام ۲. کدگذاری طبیعی بیت‌های تولیدی: با استفاده از فلگ `flg_gray_encode`، قابلیتى را به برنامه‌ی خود اضافه نمایید که بتوان کدگذاری گری را اعمال نمود.

گام ۳. تولید سمبل‌های ارسالی: با استفاده از تابع `constellation`، تمامی سمبل‌های ارسالی مدولاسیون 4PSK را تولید کرده و سمبل‌های متناظر با هر سطر بردار `sym_idx` را تولید کنید. این سمبل‌ها را در بردار `mod_sym` ذخیره نمایید.

۳. شکل‌دهی پالس ارسالی: با استفاده از تابع `pulse_modulation` نمونه‌های ارسالی مربوط به یک بسته‌ی داده را آماده‌ی ارسال کرده و حاصل را در بردار `tx_smpl` ذخیره نمایید. تابع شکل‌دهی پالس را فعلاً مثلثی در نظر بگیرید.

آزمایش ۳-۵: مدل‌سازی کانال

- افزودن تأخیر در کانال: برای شبیه‌سازی تأخیر در کانال به اندازه‌ی پارامتر `chnl_delay_in_smpl` به ابتدای بردار `tx_smpl` صفر اضافه نمایید. حاصل را درون بردار `tx_smpl_delayed` قرار دهید. دقت نمایید که طول بردار افزایش می‌یابد و می‌بایست در ادامه‌ی برنامه اثر این افزایش لحاظ شود. در این‌جا فعلاً مقدار تأخیر برابر با صفر قرار دهید.
- اعمال اختلاف فاز در کانال: برای اعمال اختلاف فاز در کانال می‌بایست بردار `tx_smpl_delayed` را در `exp(1i*chnl_phase_offset)` ضرب شود. حاصل را در بردار `rx_smpl` قرار دهید. در این‌جا نیز آفست فاز را برابر با صفر قرار دهید.

۳. شبیه‌سازی کانال با نویز سفید گاوسی

- تعیین واریانس نویز بر اساس نسبت سیگنال به نویز (E_b/N_0): ابتدا بر اساس خروجی تابع `constellation`، مقدار متوسط انرژی سمبل را به دست آورید (`Es_avg`). حال با استفاده از متوسط انرژی سمبل، مقدار انرژی متوسط بیت را به دست آورده و برابر متغیر `Eb` قرار دهید. مقدار E_b/N_0 را برابر با 10dB در نظر بگیرید (به عبارتی پارامترهای `snr_min` و `snr_max` برابر 10 تنظیم می‌شوند). سپس واریانس نویز را بر اساس نسبت E_b/N_0 به دست آورید و آن را درون متغیر `var_noise` قرار دهید.
- افزودن نویز به سیگنال: با استفاده از تابع `randn` یک بردار نویز مختلط با واریانس `var_noise` و ابعاد برابر با `tx_smpl` تولید نمایید و آن را `noise_smpl` نامگذاری نمایید. سپس این بردار را با بردار `rx_smpl` جمع نموده و حاصل را `rx_smpl_noise` بنامید.

آزمایش ۴-۵: پیاده‌سازی گیرنده‌ی مدولاسیون

در ادامه‌ی فایل آزمایش قبل می‌خواهیم گیرنده‌ی یک مدولاسیون خطی را پیاده‌سازی نماییم.

- دمدولاسیون یا آشکارسازی پالس: نمونه‌های دریافت شده به همراه نویز (`rx_smpl_noise`) را که اثر تأخیر کانال در آن جبران شده را درون بردار `rx_smpl` قرار دهید. با استفاده از تابع `pulse_demodulation` با ورودی‌های نمونه‌های سیگنال دریافتی (`rx_smpl`)، نام مدولاسیون (`modulation`)، مرتبه‌ی مدولاسیون (`M`)، نرخ نمونه‌برداری (`fs`)، تعداد نمونه‌های هر سمبل (`smpl_per_symbl`)، نام تابع شکل‌دهنده‌ی پالس (`pulse_name`) و روش تشخیص قدرت سیگنال دریافتی در راستای سیگنال‌های پایه (`mode`)، سمبل‌های دریافتی (`rx_sym`) و اندیس سمبل‌های آشکار شده (`det_sym_idx`) را به دست آورید.

۲. تبدیل از کدگذاری گری به کدگذاری باینری: به کمک بردار `det_sym_idx` و ماتریس `b_gray` اندیس سمبل‌های آشکارشده‌ی با کدگذاری باینری را به دست آوردید و درون متغیر `det_bit` قرار دهید. برای این منظور متناظر با محتوای هر سطر `det_sym_idx` سطری متناظر با آن محتوا از `b_gray` انتخاب می‌شود. این عمل را می‌بایست برای حالتی که از کدگذاری باینری نیز استفاده می‌شود و `flg_gray_encode = 0` است نیز مدیریت شود.

۳. محاسبه‌ی خطای سمبل: با مقایسه‌ی تعداد اختلاف‌های بردارهای `det_sym_idx` و `sym_idx` و محاسبه نسبت اختلاف این دو بردار به تعداد کل سمبل‌ها، خطای سمبل را به دست آورده و آن را در متغیر `ser` قرار دهید.

۴. تبدیل سمبل به بیت و محاسبه‌ی خطای بیت: با مقایسه‌ی تعداد اختلاف ماتریس‌های `det_bit` و `b_tx` و محاسبه نسبت تعداد اختلاف این دو ماتریس به تعداد کل بیت‌ها، خطای بیت را به دست آورده و آن را در متغیر `ber` قرار دهید.

آزمایش ۵-۵: خواسته‌های کلی

۱. رسم نمودار نرخ خطای بیت: با تغییر نسبت سیگنال به نویز بین 0 تا 10dB نرخ خطای بیت را برای مدولاسیون‌های 16QAM، 8PSK و 4PAM را به دست آورده و در یک نمودار رسم نمایید و آن را با خروجی تابع `berawgn` نرم‌افزار MATLAB مقایسه نمایید. این کار را برای شکل موج مثلثی و `root raised cosine` انجام دهید. هم‌چنین اثر اعمال کدگذاری گری و کدگذاری باینری را نیز بر روی نمودار نرخ خطای بیت نشان دهید.

۲. اثر تأخیر در کانال:

در این جا فرض نمایید مدولاسیون 4PSK است و نسبت سیگنال به نویز (E_b/N_0) برابر با 10dB است.

گام ۱. اثر تأخیر در کانال بر روی نرخ خطای بیت و منظومه‌ی سیگنالی: تأخیر کانال را برابر با گرد شده‌ی 0.1، 0.5 و 0.8 برابر طول یک سمبل قرار دهید (یک عدد صحیح معادل تعداد نمونه‌های زمانی تأخیر یافته). نرخ خطای بیت را به دست آورد و با حالت بدون تأخیر مقایسه نمایید. منظومه سیگنالی حالت‌های فوق را نیز با یکدیگر مقایسه کرده و علت مشاهدات خود را توضیح دهید. (`rx_alg = 0` و `flg_hrdwr_usg = 0`)

گام ۲. اضافه کردن هدر: برای یافتن نقطه‌ی شروع درست داده‌ها، تعدادی داده‌ی مشخص به عنوان هدر در ابتدای رشته بیت‌های ارسالی قرار دهید. نمونه‌های زمانی مربوط به هدر را از بردار `tx_smp1` جدا کرده و در متغیر `hdr_smp1` ذخیره نمایید. بیت‌های هدر می‌بایست به صورت زیر باشد. این رشته بیت خواص خودهمبستگی خوبی دارد.

`hdr_bit = repmat(de2bi(hex2dec('1C6387FF5DA4FA325C895958DC5'))', 1, k);`

گام ۳. تخمین زمان شروع بسته و جبران اثر تأخیر کانال: با استفاده از همبستگی بردار `rx_smp1_noise` و نمونه‌های زمانی هدر `hdr_smp1`، نقطه‌ی شروع بسته‌ی داده را تخمین بزنید. با مقایسه‌ی نرخ خطای بیت حالت بدون تأخیر و حالتی که نقطه‌ی شروع داده‌ها تخمین زده می‌شود، از عملکرد برنامه‌ی خود اطمینان حاصل نمایید. (`rx_alg = 1` و `flg_hrdwr_usg = 0`)

۳. اعمال فاز در کانال و تخمین فاز:

در این جا فرض نمایید مدولاسیون 4PSK است و نسبت سیگنال به نویز (E_b/N_0) برابر با 10dB است.

گام ۱. اثر فاز اضافی کانال بر نرخ خطای بیت: اختلاف فاز کانال را برابر ۳۰ درجه قرار دهید. ابتدا برای مدولاسیون 4PSK نرخ خطای بیت را به دست آورده و با حالت بدون اختلاف فاز مقایسه نمایید. منظومه سیگنالی هر دو حالت را نیز با یکدیگر مقایسه نمایید. علت مشاهدات خود را توضیح دهید.

گام ۲. تخمین فاز اضافی کانال: اگر به ابتدای بسته‌ی ارسالی هدر بخش قبل اضافه شود، با استفاده از همبستگی بردار `rx_smp1_noise` و نمونه‌های زمانی هدر `hdr_smp1`، فازی را که کانال به سیگنال اضافه کرده است را به دست آورید. (راهنمایی: به فاز در قله‌ی خروجی همبستگی دقت نمایید. قله از روی مقدار مطلق همبستگی به

دست می‌آید ولی مقدار خود همبستگی در این اندیس به دست آمده مورد استفاده قرار می‌گیرد. به عملکرد تابع **max** بر روی داده‌های مختلط توجه نمایید.)

گام ۳. جبران‌سازی فاز کانال: تلاش کنید با اعمال ضریب مناسب اثر فاز اضافی کانال را جبران نمایید.

(**cmpnst_mode = 2**)

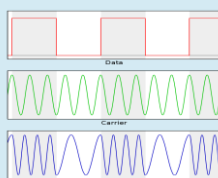
آزمایش ۵-۵: پیاده‌سازی سخت‌افزاری

در این بخش **flg_hrdwr_usg = 1** و **rx_alg = 1** می‌باشد.

۱. ارسال نمونه‌ها با استفاده از ADALM-PLUTO: بردار **tx_smp1** مربوط به مدولاسیون 4PSK (هدر اضافه شود) را با استفاده از دستور **transmitRepeat** به مدت زمان **stop_time** ثانیه به صورت پی‌درپی در فضا ارسال نمایید. این دستور داده‌ها را از طریق USB به رادیو نرم‌افزار ارسال می‌نماید و در حافظه‌ی سخت‌افزار ذخیره می‌نماید. فرستنده داده‌ها را از حافظه‌ی رادیو نرم‌افزار قرائت کرده و مدام ارسال می‌نماید. برای این منظور ابتدا می‌بایست پس از پیکربندی رادیو نرم‌افزار یک شیء فرستنده ایجاد نموده و فرکانس مرکزی آن را بر روی 2400MHz تنظیم کرده و بهره‌ی آن را برابر با 0dB تنظیم نمایید.
۲. دریافت سیگنال با استفاده از ADALM-PLUTO: ابتدا شیء مربوط به گیرنده را تعریف نمایید. فرکانس مرکزی آن را بر روی 2400MHz تنظیم کرده و بهره‌ی آن را به صورت Manual و برابر 20dB تنظیم نمایید. به علت اطمینان از دریافت یک بسته‌ی کامل، تعداد نمونه‌های زمانی دریافتی را برابر با دو برابر تعداد نمونه‌های زمانی بسته در نظر بگیرید. به منظور دریافت داده، شیء گیرنده را فراخوانی نمایید و حاصل را درون متغیر **rx_smp1** قرار دهید.
۳. اثر شکل پالس بر روی پهنای باند سیگنال ارسالی: طیف فرکانسی سیگنال **rx_smp1** دریافتی از ADALM-PLUTO را برای مدولاسیون 4PSK و به ازای شکل پالس‌های مثلثی و **root raised cosine** رسم نمایید. در مورد پهنای باند و سطح باندهای جانبی آن توضیحاتی ارائه دهید. برای این منظور از برنامه‌های قبلی استفاده نمایید.
۴. دمدولاسیون و مشاهده‌ی منظومه‌ی سیگنالی: مشابه قبل عمل دمدولاسیون را انجام داده و منظومه‌ی سیگنالی مربوط به **rx_sym** را رسم نمایید و مشاهدات خود را یادداشت نمایید. منظومه‌ی سیگنالی باید بتواند به صورت به‌لحظه به‌روز شود.
۵. جبران‌سازی دامنه، فاز و تأخیر و مشاهده‌ی منظومه‌ی سیگنالی: با یافتن ابتدای بسته‌ها و جبران فاز، دامنه و تأخیر، منظومه‌ی سیگنالی مربوط به **rx_sym** را رسم نمایید. احتمال خطای بیت را نیز در این حالت محاسبه نمایید.



- [1] J. G. Proakis and M. Salehi, *Digital Communications*. Boston: McGraw-Hill, 2008.
- [2] M. Rice, *Digital Communications: A Discrete-Time Approach*. Upper Saddle River, NJ: Pearson Education, 2009.
- [3] R. W. Stewart, K. Barlee, L. Crockett, and D. Atkinson, *Software Defined Radio using MATLAB & Simulink and the RTL-SDR*. 2015.



آزمایش ششم

مدولاسیون FSK همدوس



شرح آزمایش

آزمایش ۱-۶: مقداردهی‌های اولیه

در این آزمایش بنا داریم تعدادی بسته‌ی داده را برای ارسال از طریق مدولاسیون FSK آماده نماییم. از آن‌جا که در این آزمایش بناست این فرستنده با استفاده از رادیو نرم‌افزار ADALM-PLUTO پیاده‌سازی شود، می‌بایست با استفاده از پارامترها و ملاحظات عملی، این کار انجام شود.

پارامترهایی که در این پیاده‌سازی اهمیت دارد شامل نرخ نمونه‌برداری (f_s)، تعداد نمونه‌های هر سمبل (smp1_per_syml)، تعداد سمبل‌های ارسالی در بسته‌ی داده (pkt_size) و مدت زمان ارسال داده (stop_time) می‌باشد. در این آزمایش مقدار پارامترهای مورد نیاز به صورت جدول ۳ می‌باشد.

جدول ۳ پارامترهای آزمایش ۶

پارامتر	f_s	smp1_per_syml	pkt_size	stop_time
مقدار	10MHz	64	شبیه‌سازی: ۱۰۰۰۰۰ سخت‌افزار: ۱۰۰۰	۱۰۰ ثانیه

دقت نظر داشته باشید که در این آزمایش نیز تنها می‌خواهیم برنامه‌هایی که در آزمایش قبل نوشته شده است را تکمیل نماییم.

۱. تولید M-File مربوط به مقدار دهی اولیه: قالب کلی پارامترهای مورد نیاز در این آزمایش، مانند آزمایش قبل است و فایل `dcl_init.m` می‌بایست مدولاسیون FSK را نیز بشناسد. این فایل می‌بایست از برنامه‌ی اصلی فراخوانی نماییم.

آزمایش ۲-۶: پیاده‌سازی فرستنده مدولاسیون FSK

۱. تولید بیت: با استفاده از تابع `bit_gen` تعدادی بیت ۰ و ۱ را متناسب با طول بسته‌ی داده و با در نظر گرفتن پارامترهای مدولاسیون 4FSK تولید نموده و آن را درون ماتریس `b_tx` ذخیره نماییم. ماتریس `b_tx` یک ماتریس با اندازه‌ی $\text{pkt_size} \times k$ می‌باشد.

۲. نگاشت بیت به شماره‌ی سمبل: بردار جدیدی متناسب با ماتریس `b_tx` و با نام `sym_idx` تولید نماییم و متناظر با هر سطر ماتریس `b_tx` یک عدد صحیح معادل با آن بیت‌ها در `sym_idx` قرار دهیم. دقت نماییم در مدولاسیون FSK نیازی به کدگذاری گری نیست. بنابراین در برنامه از پرچم `flag_gray_encode` برای اعمال یا عدم اعمال کدگذاری گری استفاده نماییم.

۳. تولید نمونه‌های زمانی سمبل ارسالی: با استفاده از تابع `pulse_modulation` ابتدا نمونه‌های زمانی متناظر با هر شماره‌ی سمبل را تولید و در نهایت نمونه‌های زمانی یک بسته‌ی داده را آماده‌ی ارسال کرده و حاصل را در بردار `tx_smp1` ذخیره نمایید. دقت نمایید که انرژی هر سمبل برابر با $E_s = 1$ باشد تا انرژی متوسط سمبل‌ها نیز برابر با $E_{s,avg} = 1$ شود. توضیحات تکمیلی: در این آزمایش نمونه‌های سیگنال در باندپایه ایجاد می‌شود. چون سیگنال در باند میانی تولید نمی‌شود نیازی به دانستن f_0 نیست. از این رو می‌بایست از فرمول معادل باندپایه‌ی سیگنال مدولاسیون FSK استفاده نمود. فرمول‌هایی که در بخش توضیحات این آزمایش نوشته شده مربوط به حالت سیگنال پیوسته است. در حالت گسسته ابتدا یک بردار زمان به صورت `t = (0:smp1_per_symbol-1)*ts` ایجاد نمود که در آن $t_s = 1/f_s$ زمان نمونه‌برداری می‌باشد. سپس با استفاده از این بردار که در واقع نقاط نمونه‌برداری از معادل پایین‌گذر است، شکل گسسته‌ی هر کدام از سمبل‌ها به دست می‌آید. ضریب مناسبی به جای $\sqrt{\frac{2E_s}{T}}$ می‌بایست گذاشته شود تا انرژی هر سمبل واحد شود. حال نمونه‌های سمبل‌های مختلف را پشت سر هم قرار می‌دهیم. در واقع اگر تعداد سمبل‌ها برابر ۱۰ باشد و `smp1_per_symbol` برابر با باشد، بردار `tx_smp1` یک بردار با ۶۴۰ سطر و یک ستون خواهد بود. با استفاده از یک حلقه‌ی `for` می‌توان پس از تولید هر یک از سمبل‌ها آن را در موقعیت مناسب در بردار `tx_smp1` قرار داد.

آزمایش ۳-۶: مدل‌سازی کانال

۱. افزودن تأخیر در کانال: برای شبیه‌سازی تأخیر در کانال به اندازه‌ی پارامتر `chnl_delay_in_smp1` به ابتدای بردار `tx_smp1` صفر اضافه نمایید. حاصل را درون بردار `tx_smp1_delayed` قرار دهید. دقت نمایید که طول بردار افزایش می‌یابد و می‌بایست در ادامه‌ی برنامه اثر این افزایش لحاظ شود. در این جا فعلاً مقدار تأخیر برابر با صفر قرار دهید.

۲. اعمال اختلاف فاز در کانال: برای اعمال اختلاف فاز در کانال می‌بایست بردار `tx_smp1_delayed` را در `exp(1i*chnl_phase_offset)` ضرب شود. حاصل را در بردار `rx_smp1` قرار دهید. در این جا نیز آفست فاز را برابر با صفر قرار دهید.

۳. شبیه‌سازی کانال با نویز سفید گاوسی

گام ۳. تعیین واریانس نویز بر اساس نسبت سیگنال به نویز (E_b/N_0): با توجه به تولید هر سمبل با انرژی واحد، مقدار انرژی متوسط بیت را به دست آورده و برابر متغیر `Eb` قرار دهید. مقدار E_b/N_0 را برابر با 10dB در نظر بگیرید (به عبارتی پارامترهای `snr_min` و `snr_max` برابر 10 تنظیم می‌شوند). سپس واریانس نویز را بر اساس نسبت E_b/N_0 به دست آورید و آن را درون متغیر `var_noise` قرار دهید.

گام ۴. افزودن نویز به سیگنال: با استفاده از تابع `randn` یک بردار نویز مختلط با واریانس `var_noise` و ابعاد برابر با `tx_smp1` تولید نمایید و آن را `noise_smp1` نامگذاری نمایید. سپس این بردار را با بردار `rx_smp1` جمع نموده و حاصل را `rx_smp1_noise` بنامید.

آزمایش ۴-۶: پیاده‌سازی گیرنده‌ی مدولاسیون FSK

در این جا می‌خواهیم گیرنده‌ی مدولاسیون FSK خطی را پیاده‌سازی نماییم.

۱. دمدولاسیون یا آشکارسازی پالس: نمونه‌های ارسالی شده به همراه نویز (`tx_smp1_noise`) را به عنوان نمونه‌های دریافتی درون بردار `rx_smp1` قرار دهید. با استفاده از تابع `pulse_demodulation` با ورودی‌های نمونه‌های سیگنال دریافتی (`rx_smp1`)، نام مدولاسیون (`modulation`)، مرتبه‌ی مدولاسیون (`M`)، نرخ نمونه‌برداری (`fs`)، تعداد نمونه‌های هر سمبل (`smp1_per_symbol`)، نام تابع شکل‌دهنده‌ی پالس (`pulse_name`) و روش تشخیص قدرت سیگنال دریافتی در راستای سیگنال‌های پایه (`mode`)، خروجی سمبل‌های خروجی (`rx_sym`) و اندیس سمبل‌های آشکار شده (`det_sym_idx`) را به دست آورید. (در این جا به پارامترهای ورودی `mode`، `pulse_name` نیازی نیست).

۲. محاسبه‌ی خطای سمبل: با مقایسه‌ی تعداد اختلاف‌های بردارهای \det_sym_idx و sym_idx و محاسبه نسبت اختلاف این دو بردار به تعداد کل سمبل‌ها، خطای سمبل را به دست آورده و آن را در متغیر ser قرار دهید.

۳. تبدیل سمبل به بیت و محاسبه‌ی خطای بیت: بیت‌های متناظر با سطرهای \det_sym_idx را به دست آورید و آن را درون متغیر \det_bit قرار دهید. با مقایسه‌ی تعداد اختلاف ماتریس‌های \det_bit و b_tx و محاسبه نسبت تعداد اختلاف این دو ماتریس به تعداد کل بیت‌ها، خطای بیت را به دست آورده و آن را در متغیر ber قرار دهید.

آزمایش ۵-۶: خواسته‌های کلی

۱. رسم نمودار نرخ خطای بیت: با تغییر نسبت سیگنال به نویز بین 0 تا 10dB نرخ خطای بیت را برای مدولاسیون‌های 2FSK، 4FSK و 8FSK را به دست آورده و در یک نمودار رسم نمایید و آن را با خروجی تابع $berawgn$ مقایسه نمایید.

۲. اثر تأخیر در کانال:

در این جا فرض نمایید مدولاسیون 2FSK است و نسبت سیگنال به نویز (E_b/N_0) را از 0dB تا 10dB تغییر دهید.
گام ۱. اثر تأخیر در کانال بر روی نرخ خطای بیت و منظومه‌ی سیگنالی: تأخیر کانال را برابر با گرد شده‌ی 0.1، 0.5 و 0.8 برابر طول یک سمبل قرار دهید (یک عدد صحیح معادل تعداد نمونه‌های زمانی تأخیر یافته). نمودار نرخ خطای بیت را به دست آورد و با حالت بدون تأخیر مقایسه نمایید. منظومه سیگنالی هر دو حالت فوق را نیز با یکدیگر مقایسه نمایید. علت مشاهدات خود را توضیح دهید.

گام ۲. اضافه کردن هدر: برای یافتن نقطه‌ی شروع درست داده‌ها، تعدادی داده‌ی مشخص به عنوان هدر در ابتدای رشته بیت‌های ارسالی قرار دهید. نمونه‌های زمانی مربوط به هدر را از بردار tx_smp1 جدا کرده و در متغیر hdr_smp1 ذخیره نمایید. بیت‌های هدر می‌بایست به صورت زیر باشد. این رشته بیت خواص خودهمبستگی خوبی دارد.

$hdr_bit = repmat(de2bi(hex2dec('1C6387FF5DA4FA325C895958DC5'))', 1, k);$
گام ۳. تخمین زمان شروع بسته و جبران اثر تأخیر کانال: با استفاده از همبستگی بردار tx_smp1_noise و نمونه‌های زمانی هدر hdr_smp1 ، نقطه‌ی شروع بسته‌ی داده را تخمین بزنید. با مقایسه‌ی نرخ خطای بیت حالت بدون تأخیر و حالتی که نقطه‌ی شروع داده‌ها تخمین زده می‌شود، از عملکرد برنامه‌ی خود اطمینان حاصل نمایید.

۳. اعمال فاز در کانال و تخمین فاز:

در این جا فرض نمایید مدولاسیون 2FSK است و نسبت سیگنال به نویز (E_b/N_0) را از 0dB تا 10dB تغییر دهید.
گام ۱. اثر فاز اضافی کانال بر نرخ خطای بیت: اختلاف فاز کانال را برابر ۳۰ درجه قرار دهید. ابتدا نمودار نرخ خطای بیت را به دست آورده و با حالت بدون اختلاف فاز مقایسه نمایید. منظومه سیگنالی هر دو حالت فوق را نیز با یکدیگر مقایسه نمایید. علت مشاهدات خود را توضیح دهید.

گام ۲. تخمین فاز اضافی کانال: اگر به ابتدای بسته‌ی ارسالی هدر بخش قبل اضافه شود، با استفاده از همبستگی بردار rx_smp1_noise و نمونه‌های زمانی هدر hdr_smp1 ، فازی را که کانال به سیگنال اضافه کرده است را به دست آورید. (راهنمایی: به فاز در قله‌ی خروجی همبستگی دقت نمایید).

گام ۳. جبران‌سازی فاز کانال: تلاش کنید با اعمال ضریب مناسب اثر فاز اضافی کانال را جبران نمایید.
($cmpnst_mode = 2$)

آزمایش ۷-۶: پیاده‌سازی سخت‌افزاری گیرنده و فرستنده‌ی FSK

در این بخش $rx_alg = 1$ و $flg_hrdwr_usg = 1$ می‌باشد.

۱. ارسال نمونه‌ها با استفاده از ADALM-PLUTO: بردار `tx_smp1` مربوط به مدولاسیون 2FSK (هدر اضافه شود) را با استفاده از دستور `transmitRepeat` به مدت زمان `stop_time` ثانیه به صورت پی‌درپی در فضا ارسال نمایید. این دستور داده‌ها را از طریق USB به رادیو نرم‌افزار ارسال می‌نماید و در حافظه‌ی سخت‌افزار ذخیره می‌نماید. فرستنده داده‌ها را از حافظه‌ی رادیو نرم‌افزار قرائت کرده و مدام ارسال می‌نماید. برای این منظور ابتدا می‌بایست پس از پیکربندی رادیو نرم‌افزار یک شیء فرستنده ایجاد نموده و فرکانس مرکزی آن را بر روی 2400MHz تنظیم کرده و بهره‌ی آن را برابر با 0dB تنظیم نمایید.

۲. دریافت سیگنال با استفاده از ADALM-PLUTO: ابتدا شیء مربوط به گیرنده را تعریف نمایید. فرکانس مرکزی آن را بر روی 2400MHz تنظیم کرده و بهره‌ی آن را به صورت Manual و برابر 20dB تنظیم نمایید. به علت اطمینان از دریافت یک بسته‌ی کامل، تعداد نمونه‌های زمانی دریافتی را برابر با دو برابر تعداد نمونه‌های زمانی بسته در نظر بگیرید. به منظور دریافت داده، شیء گیرنده را فراخوانی نمایید و حاصل را درون متغیر `rx_smp1` قرار دهید.

۳. طیف سیگنال ارسالی: طیف فرکانسی سیگنال `rx_smp1` دریافتی از ADALM-PLUTO را برای مدولاسیون 2FSK را رسم نمایید. در مورد پهنای باند و سطح باندهای جانبی آن توضیحاتی ارائه دهید. برای این منظور از برنامه‌های قبلی استفاده نمایید.

۴. دمدولاسیون و مشاهده‌ی منظومه‌ی سیگنالی:

گام ۱. مشابه قبل عمل دمدولاسیون را انجام داده و منظومه‌ی سیگنالی مربوط به `rx_sym` را رسم نمایید. منظومه‌ی سیگنالی باید بتواند به صورت به لحظه به روز شود.

گام ۲. علت تفاوت منظومه‌ی سیگنالی در هنگام کار با سخت‌افزار را با حالت شبیه‌سازی را با مشاهده‌ی تفاوت شکل موج سیگنال دریافتی در حالت کار با سخت‌افزار و شبیه‌سازی توضیح دهید.

گام ۳. با تغییر ویژگی‌های زیر برای سخت‌افزار مجدد مشاهدات خود را بیان نمایید. (توضیح بیشتر با جستجوی عبارت DC Offset Tracking در راهنمای نرم‌افزار MATLAB)

```
rx.ShowAdvancedProperties = true;
rx.EnableBasebandDCCorrection = false;
```

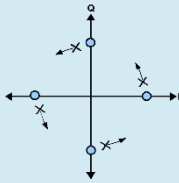
۵. جبران‌سازی دامنه، فاز و تأخیر و مشاهده‌ی منظومه‌ی سیگنالی: با یافتن ابتدای بسته‌ها و جبران فاز، دامنه و تأخیر، منظومه‌ی سیگنالی مربوط به `rx_sym` را رسم نمایید. احتمال خطای بیت را نیز در این حالت محاسبه نمایید.

۶. اثر Δf بر روی پهنای باند ارسالی: طیف فرکانسی سیگنال `rx_smp1` دریافتی از ADALM-PLUTO را برای مدولاسیون 4FSK رسم نمایید. در مورد پهنای باند و سطح باندهای جانبی آن توضیحاتی ارائه دهید. با تغییر Δf از $\frac{1}{2T}$ به $\frac{2}{T}$ پهنای باند سیگنال دریافتی هر حالت را به دست آورده و با یکدیگر مقایسه نمایید.



- [1] J. G. Proakis and M. Salehi, *Digital Communications*. Boston: McGraw-Hill, 2008.
- [2] R. W. Stewart, K. Barlee, L. Crockett, and D. Atkinson, *Software Defined Radio using MATLAB & Simulink and the RTL-SDR*. 2015.





آزمایش هفتم

آشکارسازی ناهمدوس

شرح آزمایش

آزمایش ۱-۷: مقداردهی‌های اولیه

در این آزمایش بنا داریم تعدادی بسته‌ی داده را برای ارسال از طریق مدولاسیون FSK ناهمدوس و DBPSK آماده نماییم. از آن جا که در این آزمایش بناست این فرستنده با استفاده از رادیو نرم افزار ADALM-PLUTO پیاده‌سازی شود، می‌بایست با استفاده از پارامترها و ملاحظات عملی، این کار انجام شود. پارامترهایی که در این پیاده‌سازی اهمیت دارد شامل نرخ نمونه‌برداری (f_s)، تعداد نمونه‌های هر سمبل (smp1_per_syml)، تعداد سمبل‌های ارسالی در بسته‌ی داده (pkt_size) و مدت زمان ارسال داده (stop_time) می‌باشد. در این آزمایش مقدار پارامترهای مورد نیاز به صورت جدول 3 می‌باشد.

جدول 4 پارامترهای آزمایش ۷

پارامتر	f_s	smp1_per_syml	pkt_size	stop_time
مقدار	10MHz	FSK: 64 DBPSK: 8	شبیه‌سازی: ۱۰۰۰۰۰ سخت‌افزار: ۱۰۰۰	۱۰۰ ثانیه

دقت نظر داشته باشید که در این آزمایش نیز تنها می‌خواهیم برنامه‌هایی که در آزمایش قبل نوشته شده است را تکمیل نماییم.

- تولید M-File مربوط به مقدار دهی اولیه: قالب کلی پارامترهای مورد نیاز در این آزمایش، مانند آزمایش قبل است و فایل `dcl_init.m` می‌بایست پارامتری به نام `mod_det_opt` داشته باشد که نوع آشکارسازی را که می‌تواند همدوس (`coherent`) یا ناهمدوس (`noncoherent`) باشد را مشخص می‌نماید. برنامه با توجه به این گزینه نوع گیرنده و نحوه‌ی ارسال فرستنده مدیریت می‌شود. هم‌چنین پارامتر `phase_amb_opt` برای نوع اعمال ابهام فاز در نظر گرفته شود. این فایل می‌بایست از برنامه‌ی اصلی فراخوانی نماییم.

آزمایش ۲-۷: پیاده‌سازی مدولاسیون FSK ناهمدوس

- شبیه‌سازی کانال با فاز تصادفی: برای شبیه‌سازی کانال با فاز تصادفی می‌بایست بردار `tx_smp1_delayed` را در `exp(1i*chnl_phase_offset_amb)` ضرب شود. حاصل را در بردار `tx_smp1` قرار دهید. `chnl_phase_offset_amb` را به صورت یک بردار تصادفی بین 0 و 2π تولید کنید. طول این بردار برابر با طول بردار `tx_smp1` می‌باشد. دقت کنید که فاز اضافه شده در طول هر سمبل ثابت باشد. در این حالت `phase_amb_opt` برابر با 0 است. (راهنمایی: از دستور `kron` می‌توان برای این کار استفاده نمود.)

۲. شبیه‌سازی مدولاسیون FSK ناهمدوس: برای پیاده‌سازی این مدولاسیون، همانند FSK همدوس که در آزمایش قبل پیاده شد عمل نمایید. نمودار احتمال خطای بیت را برای مدولاسیون 4FSK و 2FSK به دست آورده و نتیجه‌ی را با دستور `berawgn` صحت‌سنجی نمایید. دقت نمایید در حالت آشکارسازی ناهمدوس باید حداقل فاصله‌ی فرکانسی $1/T_s$ باشد. آشکارساز این مدولاسیون نیز به صورت $\arg \max |r_{\ell} \cdot \underline{S}_{\ell,m}|$ می‌باشد.

۳. پیاده‌سازی سخت‌افزاری مدولاسیون FSK ناهمدوس: با فرض این که توان فرستنده‌ی ADALM-PLUTO برابر با 0dBm و بهره‌ی گیرنده برابر با 20dB باشد و از آنتن به منظور ارتباط فرستنده و گیرنده استفاده می‌شود، خطای آشکارسازی با استفاده از آشکارسازی ناهمدوس را برای مدولاسیون 2FSK محاسبه نمایید. هم‌چنین در این حالت منظومه‌ی سیگنالی این مدولاسیون را نیز رسم نمایید. در این جا از هدر تنها برای به دست آوردن ابتدای بسته‌ی ارسالی استفاده می‌شود و هیچ گونه جبران‌سازی فازی صورت نمی‌پذیرد.

آزمایش ۳-۷: پیاده‌سازی مدولاسیون DBPSK

۱. تولید بیت: با استفاده از تابع `bit_gen` تعدادی بیت ۰ و ۱ را متناسب با طول بسته‌ی داده و با در نظر گرفتن پارامترهای مدولاسیون DBPSK تولید نموده و آن را درون ماتریس `b_tx` ذخیره نمایید. ماتریس `b_tx` یک ماتریس با اندازه‌ی `pkt_size × 1` می‌باشد.

۲. کد کردن بیت‌ها: با استفاده از **Error! Reference source not found.** رشته بیت‌های `e_n` را تولید نمایید و آن را در راون بردار `enc_b_tx` قرار دهید.

۳. نگاشت بیت به سمبل:

گام ۱. کدگذاری گری بیت‌های تولیدی: با وجود این که در این جا نیازی به کدگذاری گری نیست ولی به منظور کلی بودن برنامه این مرحله نیز انجام می‌شود. با استفاده از تابع `gray_code`، ماتریس مربوط به کدگذاری گری مدولاسیون DBPSK را تولید کنید و آن را در ماتریس `b_gray` ذخیره کنید. بردار جدیدی متناظر با ماتریس `enc_b_tx` و با نام `sym_idx` تولید نمایید و نگاشتی یک‌به‌یک بین سطرهای ماتریس `enc_b_tx` و ماتریس `b_gray` برقرار کنید. به عبارتی سطر `sym_idx` بردار `sym_idx`، شماره‌ی سطری از `b_gray` را نشان می‌دهد که برابر با سطر `sym_idx` ماتریس `enc_b_tx` باشد.

گام ۲. تولید سمبل‌های ارسالی: با استفاده از تابع `constellation`، تمامی سمبل‌های ارسالی مدولاسیون DBPSK را تولید کرده و سمبل‌های متناظر با هر سطر بردار `sym_idx` را تولید کنید. این سمبل‌ها را در بردار `mod_sym` ذخیره نمایید.

۴. شکل‌دهی پالس ارسالی: با استفاده از تابع `pulse_modulation` نمونه‌های ارسالی مربوط به یک بسته‌ی داده را آماده‌ی ارسال کرده و حاصل را در بردار `tx_smp1` ذخیره نمایید. تابع شکل‌دهی پالس را مثلی در نظر بگیرید.

آزمایش ۴-۷: مدل‌سازی کانال

۱. افزودن تأخیر در کانال: برای شبیه‌سازی تأخیر در کانال به اندازه‌ی پارامتر `chnl_delay_in_smp1` به ابتدای بردار `tx_smp1` صفر اضافه نمایید. حاصل را درون بردار `tx_smp1_delayed` قرار دهید. دقت نمایید که طول بردار افزایش می‌یابد و می‌بایست در ادامه‌ی برنامه اثر این افزایش لحاظ شود. در این جا فعلاً مقدار تأخیر برابر با صفر قرار دهید.

۲. اعمال ابهام فاز کانال: مدولاسیون DPSK به تغییرات شدید فاز حساس است و بنابراین باید ابهام فاز ایجاد شده خیلی زیاد نباشد. ابهام فاز ایجاد شده برای سمبل‌ها را به صورت زیر مدل می‌کنیم

$$\text{chnl_phase_offset_amb} = 0:\text{phase_step}:(\text{pkt_size}-1)*\text{phase_step}$$

پارامتر `phase_step` مقدار ابهام فاز ایجاد شده برای یک سمبل نسبت به سمبل قبلی را مشخص می‌کند. حال با استفاده از دستور `kron`، فاز تولید شده را برای کل نمونه‌های هر سمبل تکرار کنید. با ضرب کردن عبارت `exp(1j* chnl_phase_offset_amb)` در `tx_smp1_delayed`، ابهام فاز ایجاد شده را به سیگنال ارسالی اضافه نمایید و حاصل را در `tx_smp1` ذخیره نمایید. در این جا `phase_step` را برابر با ۱۰ درجه قرار دهید.

۳. شبیه‌سازی کانال با نویز سفید گاوسی

گام ۵. تعیین واریانس نویز بر اساس نسبت سیگنال به نویز (E_b/N_0): ابتدا بر اساس خروجی تابع `constellation`، مقدار متوسط انرژی سمبل را به دست آورید (`Es_avg`). حال با استفاده از متوسط انرژی سمبل، مقدار انرژی متوسط بیت را به دست آورده و برابر متغیر `Eb` قرار دهید. مقدار E_b/N_0 را برابر با 10dB در نظر بگیرید (به عبارتی پارامترهای `snr_min` و `snr_max` برابر 10 تنظیم می‌شوند). سپس واریانس نویز را بر اساس نسبت E_b/N_0 به دست آورید و آن را درون متغیر `var_noise` قرار دهید.

گام ۶. افزودن نویز به سیگنال: با استفاده از تابع `randn` یک بردار نویز مختلط با واریانس `var_noise` و ابعاد برابر با `tx_smp1` تولید نمایید و آن را `noise_smp1` نامگذاری نمایید. سپس این بردار را با بردار `tx_smp1` جمع نموده و حاصل را `tx_smp1_noise` بنامید.

آزمایش ۵-۷: پیاده‌سازی گیرنده‌ی مدولاسیون DBPSK

در ادامه‌ی فایل آزمایش قبل می‌خواهیم گیرنده‌ی مدولاسیون DBPSK را پیاده‌سازی نماییم.

۱. دمدولاسیون یا آشکارسازی پالس: نمونه‌های ارسال شده به همراه نویز (`tx_smp1_noise`) را به عنوان نمونه‌های دریافتی درون بردار `rx_smp1` قرار دهید. با استفاده از تابع `pulse_demodulation` با ورودی‌های نمونه‌های سیگنال دریافتی (`rx_smp1`)، نام مدولاسیون (`modulation`)، مرتبه‌ی مدولاسیون (`M`)، نرخ نمونه‌برداری (`fs`)، تعداد نمونه‌های هر سمبل (`smp1_per_symbol`)، نام تابع شکل‌دهنده‌ی پالس (`pulse_name`)، روش تشخیص قدرت سیگنال دریافتی در راستای سیگنال‌های پایه (`mode`) و شیوه‌ی آشکارسازی (`det_opt`)، سمبل‌های دریافتی (`rx_sym`) و اندیس سمبل‌های آشکارشده (`det_sym_idx`) را به دست آورید.
۲. محاسبه‌ی خطای سمبل: با مقایسه‌ی تعداد اختلاف‌های بردارهای `det_sym_idx` و `sym_idx` و محاسبه نسبت اختلاف این دو بردار به تعداد کل سمبل‌ها، خطای سمبل را به دست آورده و آن را در متغیر `ser` قرار دهید.
۳. تبدیل سمبل و بیت و تبدیل از کدگذاری گری به کدگذاری باینری: بیت‌های متناظر با سطرهای `det_sym_idx` را به دست آورید و آن را درون متغیر `det_bit_gray` قرار دهید. با وجود این که در این جا عکس تبدیل گری مطرح نیست به منظور کلی ماندن برنامه بیت‌های گری را به کدگذاری باینری تبدیل نماید و آن را درون بردار `det_bit` قرار دهید.
۴. محاسبه‌ی خطای بیت: با مقایسه‌ی تعداد اختلاف ماتریس‌های `det_bit` و `b_tx` و محاسبه نسبت تعداد اختلاف این دو ماتریس به تعداد کل بیت‌ها، خطای بیت را به دست آورده و آن را در متغیر `ber` قرار دهید.

آزمایش ۶-۷: خواسته‌های کلی

۱. رسم نمودار نرخ خطای بیت: با تغییر نسبت سیگنال به نویز بین 0 تا 10dB نرخ خطای بیت را برای مدولاسیون‌های DBPSK به دست آورده و در یک نمودار رسم نمایید و آن را با خروجی تابع `berawgn` مقایسه نمایید. این کار را برای شکل موج مثلی انجام دهید.
۲. اثر تغییرات فاز بر روی عملکرد: با تغییر پارامتر `phase_step`، تأثیر تغییرات فاز را بر روی عملکرد این سامانه ارزیابی نمایید.

آزمایش ۷-۷: پیاده‌سازی سخت‌افزاری مدولاسیون DBPSK

۱. ارسال نمونه‌ها با استفاده از ADALM-PLUTO: بردار `tx_smp1` مربوط به مدولاسیون DBPSK (هدر اضافه شود) را با استفاده از دستور `transmitRepeat` به مدت زمان `stop_time` ثانیه به صورت پی‌درپی در فضا ارسال نمایید. این دستور داده‌ها را از طریق USB به رادیو نرم‌افزار ارسال می‌نماید و در حافظه‌ی سخت‌افزار ذخیره می‌نماید. فرستنده داده‌ها را از حافظه‌ی رادیو نرم‌افزار قرائت کرده و مدام ارسال می‌نماید. برای این منظور ابتدا می‌بایست پس از پیکربندی رادیو نرم‌افزار یک شیء فرستنده ایجاد نموده و فرکانس مرکزی آن را بر روی 2400MHz تنظیم کرده و بهره‌ی آن را برابر با 0dB تنظیم نمایید.

۲. دریافت سیگنال با استفاده از ADALM-PLUTO: ابتدا شیء مربوط به گیرنده را تعریف نمایید. فرکانس مرکزی آن را بر روی 2400MHz تنظیم کرده و بهره‌ی آن را به صورت Manual و برابر 20dB تنظیم نمایید. به علت اطمینان از دریافت یک بسته‌ی کامل، تعداد نمونه‌های زمانی دریافتی را برابر با دو برابر تعداد نمونه‌های زمانی بسته در نظر بگیرید. به منظور دریافت داده، شیء گیرنده را فراخوانی نمایید و حاصل را درون متغیر `rx_smp1` قرار دهید.

۳. دمدولاسیون و مشاهده‌ی منظومه‌ی سیگنالی: مشابه قبل عمل دمدولاسیون را انجام داده و منظومه‌ی سیگنالی مربوط به `rx_sym` را رسم نمایید و مشاهدات خود را یادداشت نمایید. منظومه‌ی سیگنالی باید بتواند به صورت به‌لحظه به‌روز شود.



- [3] [1] R. W. Stewart, K. Barlee, L. Crockett, and D. Atkinson, *Software Defined Radio using MATLAB & Simulink and the RTL-SDR*. 2015.





آزمایش هشتم

انتقال دیجیتال از درون کانال باندمحدود AWGN

شرح آزمایش



آزمایش ۱-۸: مقداردهی‌های اولیه

در این آزمایش بنا داریم تعدادی بسته‌ی داده را برای ارسال از طریق مدولاسیون 2PAM آماده نماییم. از آن جا که در این آزمایش بناست این فرستنده با استفاده از رادیو نرم‌افزار ADALM-PLUTO پیاده‌سازی شود، می‌بایست با استفاده از پارامترها و ملاحظات عملی، این کار انجام شود.

پارامترهایی که در این پیاده‌سازی اهمیت دارد شامل نرخ نمونه‌برداری (fs)، تعداد نمونه‌های هر سمبل ($smpl_per_syml$)، تعداد سمبل‌های ارسالی در بسته‌ی داده (pkt_size) و مدت زمان ارسال داده ($stop_time$) می‌باشد. در این آزمایش مقدار پارامترهای مورد نیاز به صورت جدول 3 می‌باشد.

جدول 5 پارامترهای آزمایش ۷

پارامتر	fs	$smpl_per_syml$	pkt_size	$stop_time$
مقدار	10MHz	32	شبیه‌سازی: ۱۰۰۰۰۰ سخت‌افزار: ۱۰۰۰	۱۰۰ ثانیه

دقت نظر داشته باشید که در این آزمایش نیز تنها می‌خواهیم برنامه‌هایی که در آزمایش قبل نوشته شده است را تکمیل نماییم.

آزمایش ۲-۸: پیاده‌سازی مدولاسیون 2PAM

۱. شبیه‌سازی مدولاسیون 2PAM: برای پیاده‌سازی این مدولاسیون، همانند آزمایش ۴ یا ۵ عمل نمایید. احتمال خطای بیت را برای نسبت $\frac{E_b}{N_0}$ برابر با 10dB به دست آورید. این عمل را برای دو شکل پالس مستطیلی و Root Raised Cosine ($\beta = 0.9$) و $span_in_syml = 6$ انجام دهید. (حالت عملکردی دمدولاتور را بر روی فیلتر منطبق تنظیم نمایید).

۲. رسم نمودار چشمی: با استفاده از دستور **eyediagram** نرم‌افزار MATLAB نمودار چشمی مدولاسیون 2PAM را برای دو شکل پالس گفته شده و در دو نسبت E_b/N_0 برابر با 10dB و 40dB رسم نمایید. پارامترهای بر روی **Error! Reference source not found.** را به دست آورید.

آزمایش ۳-۸: مدل‌سازی کانال باندمباریک

۱. تولید یک فیلتر FIR: با استفاده از دستور **fir1** نرم‌افزار MATLAB یک فیلتر با پهنای باند 300kHz و با تعداد ۱۰۰ تپ تولید نمایید. پاسخ فرکانسی و پهنای باند نویز فیلتر را به دست آورید و با پهنای باند سیگنال ارسالی مقایسه نمایید.

۲. کانال باندمحدود: پس از اعمال تأخیر و اعمال ابهام فاز، سیگنال ارسالی حاصل را با استفاده از عمل کانولوشن از فیلتر FIR مرحله‌ی قبل عبور دهید. مجدد نمودار چشمی را در دو نسبت E_b/N_0 برابر با 10dB و 40dB رسم نمایید. احتمال خطای بیت را نیز به دست آورید. این عمل برای هر دو شکل پالس گفته شده انجام شود.

آزمایش ۴-۸: پیاده‌سازی کانال باندمحدود

۱. کار با ADALM-PLUTO: موارد گفته شده را با استفاده از رادیونرم افزار ADALM-PLUTO نیز انجام دهید.

آزمایش ۵-۸: خواسته‌های کلی

۱. اثر طول شکل پالس root raised cosine: با تغییر پارامتر span_in_symbol تأثیر آن را بر روی نمودار چشمی و خطای بیت مدولاسیون 2PAM با شکل پالس root raised cosine را مشاهده نمایید.



- [1] R. W. Stewart, K. Barlee, L. Crockett, and D. Atkinson, *Software Defined Radio using MATLAB & Simulink and the RTL-SDR*. 2015.