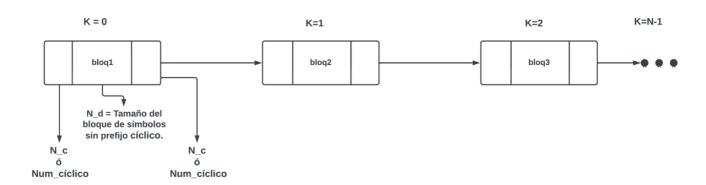
▼ Multiplexación por división de frecuencias ortogonales -OFDM-

Bloques de datos OFDM



▼ Librerias

 $10 \#SNR_UP = 4$ $11 \#SNR_STEP = 2$

 $13 SNR_LOW = -20$ 14 SNR UP = 6 $15 SNR_STEP = 2$

17 #SNR NOISE = 1

21 N d = 32

18 ####################### 19 K = 50 #Numero de bloques

20 Num_ciclico = 8 # Numero de prefijo ciclico

12

16

```
1 import numpy as np
2 import matplotlib.pyplot as plt
3 \ \text{import scipy.stats} as scs
4 import random
5 from scipy.stats import chi2
{\bf 6} from math import sqrt
7 import math
8 import sympy as sp
```

```
    Parámetros comunes para ciclo estacionario y para detector de energia

  \sigma_s = 1
  P_{FA}=0.05
  NUM\_STATISTICS = 10 Número de veces que se corre las pruebas mientras mayor sea mejor es el resutlado.
  SNR = 100
  SNR\_LOW = -30
  SNR\_UP = 0
  SNR\_STEP = 2
  Intervalo[-30, -28, -26.....0]
  K=50\,\mathrm{Numero} de bloques
  Num\_ciclico = 8 Numero de prefijo cíclico. (N\_d)
  N\_d=32 Tamaño de un bloque sin prefijo cíclico.
   1 # PARAMETERS
   2 \text{ sigma}_s = 1
                           # desviación de la señal primaria
   3 P_FA = 0.05
                           # probabilidad de falso positivo deseada
   4 #num_samples = 10
                          # número de muestras
   5 NUM_STATISTICS = 200
                              # cantidad de veces que se repite el test
   7 #############
   8 \#SNR = 10
   9 \#SNR LOW = -30
```

Tamaño del bloque sin el prefijo ciclico

```
22
23 N = (K + 1) * (Num_ciclico + N_d) # Tamaño de tods los bloques
24
25 SNR_list = np.arange(SNR_LOW, SNR_UP, SNR_STEP)
26 P_D_CALC_CE = np.zeros(len(SNR_list))
27 P_FA_THEO_CE = np.zeros(len(SNR_list))
28 P_FA_CALC_CE = np.zeros(len(SNR_list))
29
30
31 P_M_CALC_DE = np.zeros(len(SNR_list))
32 P_D_CALC_DE = np.zeros(len(SNR_list))
```

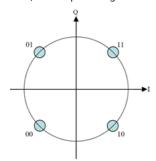
Fase y cuadratura para el simbolo QPSK

Componentes en fase y cuadratura de cada símbolo.

```
1 def fase(x):
2    if (x == [0,0]).all():
3       return np.pi*(5/4)
4    if (x == [0,1]).all():
5       return np.pi*(7/4)
6    if (x == [1,0]).all():
7       return np.pi*(3/4)
8    if (x == [1,1]).all():
9       return np.pi*(1/4)
```

Obteniendo valor en QPSK

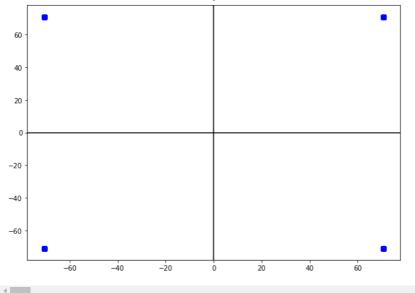
La modulación por desplazamiento de fase o PSK es una forma de modulación angular que consiste en hacer variar la fase de la portadora entre un número determinado de valores discretos. QPSK Es una modulación digital representada en el diagrama de constelación por cuatro puntos equidistantes del origen de coordenadas. Con cuatro fases, QPSK puede codificar dos bits por cada símbolo. La asignación de bits a cada símbolo suele hacerse mediante el código Gray, que consiste en que, entre dos símbolos adyacentes, los símbolos solo se diferencian en 1 bit, con lo que se logra minimizar la tasa de bits erróneos.



```
1 def qpsk(mensajes_salida):
 2
    temp = 0
 3
    xnr = []
     amplitud = 100 ## Normal amplitud = 1
 4
 5
     for i in range(2,len(mensajes_salida)+2,2):
 6
       x = mensaies salida[temp:i] # toma de a 2
 7
       res = complex(amplitud *np.cos(fase(x)),amplitud*(np.sin(fase(x)))) # Componentes en fase y cuadratura de cada símbolo
 8
       xnr.append(res)
 9
       temp = i
10
     return xnr
 1 ##### Observando la funcion
 2 \text{ muestras} = 1000
 3 \text{ simbolos\_qpsk} = (0,1)
 4 \text{ real} = []
 5 imaginaria = []
 6 mensaje = np.random.choice(simbolos_qpsk, muestras, p = (0.5, 0.5))
 7 vector_qpsk = qpsk(mensaje)
8 for c in vector_qpsk:
       real.append(c.real)
10
       imaginaria.append(c.imag)
11 print(vector_qpsk)
12 plt.figure(figsize=(10,7))
13 plt.plot(real,imaginaria,'o',markersize=8,color = "b")
14 plt.plot
15 plt.axvline(color="black")
```

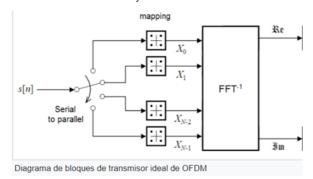
```
16 plt.axhline(color="black")
17 plt.show()
18
```

[(70.71067811865476+70.71067811865474)), (70.71067811865474-70.710678118654



▼ Vector OFDM

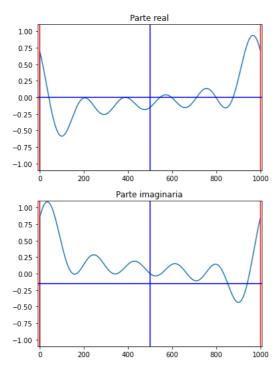
La multiplexación por división de frecuencias ortogonales(OFDM) es una técnica de transmisión que consiste en la multiplexación de un conjunto de ondas portadoras de diferentes frecuencias, donde cada una transporta información, la cual es modulada en QAM o en PSK(QPSK). OFDM se ha convertido en un esquema popular para la comunicación digital de banda ancha, que se utiliza en aplicaciones como la televisión digital, radiodifusión digital, acceso a internet mediante línea de abonado digital (DSL), redes inalámbricas, comunicaciones mediante redes eléctricas y la telefonía móvil 4G.



El en siguiente bloque se ingresa como parametro la cantidad de simbolos OFDM(N_ofdm), si se desea observar las componente(observar = True) y la cantidad de componentes(componentes = N°) a observar. Está función retorna un vector al cual se lo codico en QPSK y luego se le realizo la transformada transformada rápida inversa de Fourier (ifftn). Las componentes pueden observarse desplazadas ya que los símbolos están desplazados.

```
1 from sympy import ifft
 2 import numpy as np
 3 import scipy.fft
 4 def OFDM(N ofdm, observar, componentes):
    cantidad_de_simbolos = 2
                                      #[0 1]
 6
    cant_mensajes = N_ofdm * cantidad_de_simbolos
    pi = (0.5, 0.5)
 7
                      #codificacion QPSK
 8
    C = (0,1)
 9
    mensaje = []
    if observar==True:
10
11
      mensaje = np.zeros(cant_mensajes)
12
       i = 0
13
      while componentss > 0:
14
         #print("paso")
15
         mensaie[i] = 1
16
         mensaje[i+1] = 1
17
         #print(mensaje)
18
         i += 2
19
         componentes -=1
20
    else:
      mensaje = np.random.choice(C, cant_mensajes, p = pi)
21
22
    vector_qpsk = qpsk(mensaje)
    #Transformada de Fourier inversa
```

```
vector_OFDM = np.fft.ifftn(vector_qpsk)
25
    vector_OFDM = np.array(vector_OFDM).reshape(len(vector_OFDM),1)
    return vector_OFDM
 1 ##### Observando la funcion
 3 N_aux = 1000
 4 observar = True
 5 \text{ componentes} = 6
 6 V = OFDM(N_aux,observar,componentes)
7 #print(V.real)
8 #xtick_labels = np.arange(-10, 10, 2)
 9 fig,ax = plt.subplots()
10
11 ylim=round(np.max(V.real),2)
12
13 plt.plot((V.real)-0.15)
14 plt.axvline(color="r")
15 plt.axvline((N_aux/2),color="b")
16 plt.axvline(N_aux,color="r")
17 plt.axhline(color="b")
18 plt.xlim(-10,(N_aux+5))
19 plt.ylim(-ylim-0.01,ylim+0.01)
20 plt.title("Parte real")
21 plt.show()
22
23 ylim=round(np.max(V.imag),2)
24 plt.plot(V.imag)
25 plt.axvline(color="r")
26 plt.axvline((N_aux/2),color="b")
27 plt.axvline(N_aux,color="r")
28 plt.axhline(-0.15,color="b")
29 plt.xlim(-10,(N_aux+5))
30 plt.ylim(-ylim-0.01,ylim+0.01)
31 plt.title("Parte imaginaria")
32 plt.show()
33
```



▼ Prefijo ciclico

Un prefijo cíclico (CP) es una copia del final de un símbolo de multiplexación por división de frecuencia ortogonal (OFDM) insertado al principio. Cada CP sirve como intervalo de guarda entre el símbolo OFDM.

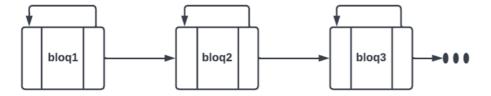
La técnica de agreagr un CP permite disminuir la interferencia entre símbolos (ISI) y la interferencia entre portadoras (ICI) causadas por la propagación del retardo en el sistema OFDM.

La energía de símbolo que puede capturar un receptor OFDM depende de la longitud del CP:

Si la longitud del CP es mayor que la dispersión del retardo por trayectos múltiples de un símbolo OFDM, el receptor OFDM puede capturar toda la energía del símbolo.

Si la longitud del CP es más corta que la dispersión del retardo por trayectos múltiples de un símbolo OFDM, el receptor OFDM solo puede capturar algo de energía del símbolo.

La siguiente función recibe como parametro una señal (x), la cual contiene los distintos bloques de simbolos(tamaño = N_d + Num_ciclico) y a cada bloque de simbolo le extrae los Num_ciclico simbolos finales y los coloca al principio del bloque.



```
1 def prefijo_ciclico(x):
             for k in range(K):
                     \#print(k * (Num\_ciclico + N_d)," : ",(k * (Num\_ciclico + N_d) + Num\_ciclico), "---",(k * (Num\_ciclico + N_d) + N_d)," "
3
4
                     x[k*(Num\ ciclico+N\ d): k*(Num\ ciclico+N\ d) + Num\ ciclico] = x[k*(Num\ ciclico+N\ d) + N\ d: (k+1)*(Num\ ciclico+N\ d) + N\ d: (k+1)*(Nu
             return x
1 #Observando la funcion
2 #Utiliza los parametros globales
3 print("Antes")
4 \text{ v_pc} = \text{np.arange}(0,40,1)
5 print(v_pc)
6 v = prefijo_ciclico(v_pc)
7 #print("-"*20)
8 print("Despues")
9 print(v_pc)
             Antes
             [ 0 1 2 3 4 5 6 7 8 9 10 11 12 13 14 15 16 17 18 19 20 21 22 23
                 24 25 26 27 28 29 30 31 32 33 34 35 36 37 38 39]
             Despues
             [32 33 34 35 36 37 38 39 8 9 10 11 12 13 14 15 16 17 18 19 20 21 22 23
                 24 25 26 27 28 29 30 31 32 33 34 35 36 37 38 39]
```

Sumando ruido gaussiano a la señal

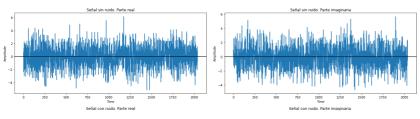
El ruido gaussiano blanco aditivo (AWGN) es un modelo de ruido básico utilizado en la teoría de la información para imitar el efecto de muchos procesos aleatorios que ocurren en la naturaleza.

Este ruido proviene de muchas fuentes de ruido natural, como las vibraciones térmicas de los átomos en los conductores, ruido de disparo, fuentes celestes como el sol, entre otras. El teorema del límite central de la teoría de la probabilidad indica que la suma de muchos procesos aleatorios tenderá a tener una distribución llamada Gaussiana o Normal.

La función recibe la cantidad de simbolos del ruido N_ST el desvío de la señal del ruido sigma_w y la media (media = 0) y la señal a la cual se le añade el ruido (x).

```
1 def señal transmitida(N ST,sigma w,media,x):
    w = sigma_w * np.random.rando(N_ST, 2).view(np.complex128) #+ media = 0
    #w = sigma_w * np.random.randn(N_H1, 2).view(np.complex128)
    \#x = \text{vec pcf}
 5
    \#w = np.around(np.random.normal(media, sigma_w, size=(N*2)), decimals = 2).view(np.complex128)
 6
    señal con ruido = x + w
    return señal_con_ruido
 1 #1.
 2 #2.
 3 \# N = (K + 1) * (N_c + N_d)
 4 observar = False
 5 \text{ componentes} = 0#
 6 Vec_OFDM = OFDM(N,observar,componentes)
 7 vec_pcf = prefijo_ciclico(Vec_OFDM)
8 \text{ sigma wl} = 31
9 vec wsg = señal transmitida(N,sigma w1,0,vec pcf)
10
11 fig, axs = plt.subplots(nrows=2, ncols=2, figsize=(19, 9))
13 axs[0, 0].set_title("Señal sin ruido. Parte real")
14 axs[0, 0].plot(vec_pcf.real, color='C0')
15 axs[0, 0].set_xlabel("Time")
16 axs[0, 0].set_ylabel("Amplitude")
17 axs[0, 0].axhline(color="black")
```

```
19 axs[0, 1].set_title("Señal sin ruido. Parte imaginaria")
20 axs[0, 1].plot(vec_pcf.imag, color='C0')
21 axs[0, 1].set_xlabel("Time")
22 axs[0, 1].set_ylabel("Amplitude")
23 axs[0, 1].axhline(color="black")
25 axs[1, 0].set_title("Señal con ruido. Parte real")
26 axs[1, 0].plot(vec_wsg.real, color='C0')
27 axs[1, 0].set_xlabel("Time")
28 axs[1, 0].set_ylabel("Amplitude")
29 axs[1, 0].axhline(color="black")
31 axs[1, 1].set_title("Señal con ruido. Parte imaginaria ")
32 axs[1, 1].plot(vec_wsg.imag, color='C0')
33 axs[1, 1].set_xlabel("Time")
34 axs[1, 1].set_ylabel("Amplitude")
35 axs[1, 1].axhline(color="black")
36 fig.tight_layout()
37 plt.show()
38
39 plt.hist(vec_wsg.real)
40 plt.title("Señal gaussiana")
41 plt.show()
42
43 #e = np.fft.fftn(vec_wsg)
44
45 #fig2, axs2 = plt.subplots(nrows=1, ncols=2, figsize=(19, 9))
46 #axs2[0].set_title("Señal completa")
47 #axs2[0].hist(vec_pcf.real, color='C0')
48 #axs2[0].set_xlabel("Time")
49 #axs2[0].set_ylabel("Amplitude")
50 #axs2[0].axhline(color="black")
51 #w1 = sigma_w1 * np.random.randn(N, 2).view(np.complex128)
52 #e = np.fft.fftn(w1)
53 #axs2[1].set_title("Señal ruido")
54 #axs2[1].hist(e.real, color='C0')
55 #axs2[1].set_xlabel("Time")
56 #axs2[1].set_ylabel("Amplitude")
57 #axs2[1].axhline(color="black")
58 #plt.show()
59
60
```



▼ Estadistico propuesto para CE y DE (Ciclo estacionario y Detector de energía)

Los símbolos de datos transmitidos x son independientes e idénticamente distribuidos (i.i.d.) con media cero y varianza unitaria. La función de autocorrelación (ACF) de x viene dada por:

$$rx[n,\tau] = E[x[n]x^*[n+\tau]]$$

Podemos definir $ry[n,\tau]$ y $rw[n,\tau]$ de manera similar. Debido a la inserción del CP (Prefijo cíclico), la señal OFDM no es estacionaria. Por lo tanto, el $ACFrx[n,\tau]$ es variable en el tiempo pero periódico $(rx[n,\tau]=rx[n+k(Nd+Nc),\tau])$, y la señal OFDM es cicloestacionaria de segundo orden. Particularmente en un período, rx[n,Nd], $n=0,1,\ldots,Nd+Nc-1$ se puede describir como

$$rx[n,Nd] = \left\{egin{array}{ll} 1,n=0,1,\ldots,Nc-1 \ 0,n=Nc,Nc+1,\ldots,Nc+Nd-1 \end{array}
ight.$$

Dado que w es blanco y de media cero, rw[n, au]=0 para cualquier au
eq 0 y $rw[n,0]=\sigma_w^2$.

Un usuario secundario debe detectar el espectro para decidir si las señales OFDM del usuario principal(PU) está presente o no. Si el usuario principal no está activo, el usuario secundario(SU) puede aprovechar la oportunidad de hacer uso del espectro disponible. En presencia de un usuario principal, la señal OFDM recibida que está corrompida por un ruido gaussiano blanco aditivo(AWGN), el canal en el usuario secundario se puede modelar simplemente como $y_{[n]}=x_{[n]}+w_{[n]}$, donde $w_{[n]}$ representa el ruido AWGN. Por lo tanto, deseamos decidir entre las siguientes dos hipótesis:

$$H_0: y = w$$
$$H_1: y = x + w$$

donde $w \sim CN(0; \sigma_w^2 I)$, y w es independiente de x.

El detector de energía no aprovecha la estructura especial del OFDM, al ser una señal con un CP(Prefijo ciclico). A continuación derivamos un detector basado en el cicloestacionario ACF(Función de autocorrelación) de la señal OFDM con un CP. Diseñamos un nuevo estadístico de prueba como:

$$T=\sum_{n=0}^{N_c-1}\hat{R}[n]$$

para decidir H_1 :

$$|T_{(n)}| > \gamma$$

donde la ACF $r_u[n;N_d]$ se define como

$$\hat{R}[n] = rac{1}{K} \sum_{K=0}^{K-1} \hat{r}[n+k(N_c+N_d),N_d], n=0,1,\ldots,N_c+N_{(d-1)}$$

con

$$\hat{r}[n,Nd] = y[n]y^*[n+N_d]$$

Tenga en cuenta que:

$$y[n], n = 0, 1, \dots, K(N_c + N_d) + N_{d-1}$$

son usado para generar

$$\hat{R}_{[n]}, n = 0, 1, \dots, N_c + N_{d-1}.$$

Según el teorema del límite centra y suponiendo una IFFT lo suficientemente grande, se puede suponer que $T_{(y)}$ es una variable aleatoria Gaussiana compleja.

ullet Obtencón del estadisco de prueba H_0

En este caso la señal solo contiene ruido AWGN.

```
1 def señal_recibida(y):
2    return np.fft.fftn(y)
3

1 import math
2 def generar_estatistico_H0(NUM_STATISTICS, sigma_w, N_H0):
3     T_y = np.zeros(NUM_STATISTICS, dtype=np.complex128)
4     T_DE = np.zeros(NUM_STATISTICS)
5     for ind in range(NUM_STATISTICS):
6          #result = []
7     w = sigma_w * np.random.randn(N_H0, 2).view(np.complex128)
```

```
#y = señal_recibida(y)
9
10
11
          # Calculate test statistic DE
          #T_DE[ind] = np.sum(np.square(np.abs(y.real)))
12
          T_DE[ind] = np.sum((np.square(np.abs(y))))
13
14
          # Calculate test statistic CE
15
           val = np.complex128(0)
16
           for n in range(Num_ciclico):
17
               for k in range(K):
18
                   val += y[n + k * (Num\_ciclico + N\_d)] * np.conjugate(y[n + k * (Num\_ciclico + N\_d) + N\_d])
19
           T_y[ind] = 1 / K * val
20
       return T_y,T_DE
21
```

ullet Obtención del estadisco de prueba H1

Señal del usuario principal con ruido AWGN.

```
1 def generar_estatistico_H1(NUM_STATISTICS, sigma_w, N_H1):
    T_y = np.zeros(NUM_STATISTICS, dtype=np.complex128)
    T_DE = np.zeros(NUM_STATISTICS)
 5
    for ind in range(NUM_STATISTICS):
 6
          result = []
 7
           x = OFDM(N H1, False, 0)
8
          #x = sigma_s * np.random.randn(N_H1, 1)
9
          x = prefijo_ciclico(x)
10
          y = señal_transmitida(N_H1,sigma_w,0,x)
11
12
          T DE[ind] = np.sum((np.square(np.abs(y))))
13
          #T.append(np.sum(np.square(np.abs(y))))
14
15
           val = np.complex128(0)
16
           for n in range(Num_ciclico):
17
               for k in range(K):
                   val += y[n + k * (Num\_ciclico + N\_d)] * np.conjugate(y[n + k * (Num\_ciclico + N\_d) + N\_d])
18
19
20
                    #print("val :",val)
21
           T_y[ind] = 1 / K * val
22
23
    return T_y,T_DE
```

ullet Obtención de σ_w apartir del SNR y σ_s

SNR

El SNR se puede denotar tambie como $\gamma=rac{\sigma_s^2}{\sigma_w^2}$ donde σ_s^2 es la varianza de la señal de un usuario principal y σ_w^2 es la varianza del ruido. Cuando expresamos el ruido en decibeles obtenemos la figura del ruido de la seguiente manera:

 $SNR = 10 * log_{10}F$

donde F es el factor de ruido en este caso es $\gamma = \frac{\sigma_s^2}{\sigma_w^2}$ entonces:

$$SNR = 10*log_{10}rac{\sigma_s^2}{\sigma_w^2}$$

despejando se obtiene

$$egin{aligned} rac{SNR}{10} &= log_{10} rac{\sigma_s^2}{\sigma_w^2} \ 10^{rac{SNR}{10}} &= rac{\sigma_s^2}{\sigma_w^2} \ \sigma_w^2 &= rac{\sigma_s^2}{10^{rac{SNR}{10}}} \ \sigma_w &= \sqrt{rac{\sigma_s^2}{10^{rac{SNR}{10}}}} \end{aligned}$$

La relación señal/ruido o S/R (signal-to-noise-ratio, (SNR)) se define como la proporción existente entre la potencia de la señal que se transmite y la potencia del ruido que la corrompe.

La siguiente funcion retorna un σ_w apartir de un SNR y un σ_s .

```
1 def ret_sigma_w(SNR,sigma_s):
2  #SNR_NOISE = 1
3  sigma_w = np.sqrt(sigma_s ** 2 / 10 ** (SNR / 10))
4  #sigma_w = np.sqrt(sigma_w * 10 ** (SNR_NOISE / 10))
5  return sigma w
```

```
1 Senr = -28
2 a = ret_sigma_w(Senr,1)
3 print("a : ",a)
4 print(10*np.log10(1/((25**2))))
5
6
7 **b = 8/(50*(a** 4))
8 **print("b : ",b)
9 **c = chi2.isf(q=P_FA, df=2)
10 **Num_ciclico / K * (sigma_w ** 4)
11 **print("Desvio :",(Num_ciclico / (K*a**4)))
12 **p = (chi2.isf(q=P_FA, df=2) * (((Num_ciclico / (2*K)) * ((2*a) ** 4))))
13 **print("p : ",p)
14 **print(np.sqrt(round(p,4)))
15 **print("fin",(chi2.isf(q=P_FA, df=2) * (2*(a ** 2))))
a : 25.118864315095795
-27.95880017344075
```

FUNCIÓN PRINCIPAL

En esta función se obtienen los estadísticos H_0 y H_1 para distintos SNR

A modo de ejemplo para un cierto SNR se resetean las variables

NUM_FALSE_ALARM = 0

NUM_DETECTION = 0

calculamos el σ_w luego calculamos nuestro gamma de acuerdo a la distribución X^2 la cual la calculamos con una probabilidad de $P_{FA}=0.05$ para el dectector ciclo estacionario utizamos un numero dos grado de libertad ($df=2~H_0$ y H_1) y un desvío $\frac{N_c}{K*\sigma_w^4}$ luego, la función generar_estatistico_H0 nos devuelve un vector en el cuál tenemos los valores del analisis de cada bloque con el estadistico $T_{(y)}H_0$ ahora lo evaluamos con nuestro gamma_CE para tomar la decision $T_{(y)}H_0>\gamma$ incrementamos NUM_FALSE_ALARM y si la función generar_estatistico_H1 nos devuelve $T_{(y)}>\gamma$ incrementamos NUM_DETECTION.

Finalmente

$$P_FA_CALC_CE = \frac{NUM_FALSE_ALARM}{NUM_STATISTICS}$$

$$P_D_CALC_CE = \frac{NUM_DETECTION}{NUM_STATISTICS}$$

\bullet Observacion de γ

```
2\ \mathsf{def\ imprimir}(\mathsf{T\_aux\_H0\_CE},\mathsf{T\_aux\_H1\_CE},\mathsf{T\_aux\_H0\_DE},\mathsf{T\_aux\_H1\_DE},\mathsf{SNRS\ ,gammas\_CE},\mathsf{gammas\_DE})\colon
 4
     fig, axs = plt.subplots(nrows=2, ncols=3, figsize=(20, 9))
 5
 6
     axs[0, 0].set_title("Detector ciclo estacionario SNR:"+str(SNRS[0]))
      axs[0, 0].hist(T_aux_H0_CE[0].real,bins = 30,edgecolor = "black", color='C0') \\ axs[0, 0].hist(T_aux_H1_CE[0].real, bins = 30,edgecolor = "black",color='r') 
 8
 9
     axs[0, 0].axvline(gammas_CE[0],color="black",ymin=0.02,ymax=1,linestyle="-")
10
11
     axs[0, 1].set_title("Detector ciclo estacionario SNR:"+str(SNRS[1]))
12
     axs[0, 1].hist(T_aux_H0_CE[1].real,bins = 30,edgecolor = "black", color='C0')
     axs[0, 1].hist(T_aux_H1_CE[1].real, \ bins = 30,edgecolor = "black",color='r')
13
14
     axs[0, 1].axvline(gammas_CE[1],color="black",ymin=0.02,ymax=1,linestyle="-")
15
16
     axs[0, 2].set_title("Detector ciclo estacionario SNR:"+str(SNRS[2]))
17
     axs[0, 2].hist(T_aux_H0_CE[2].real,bins = 30,edgecolor = "black", color='C0')
     axs[0, 2].hist(T_aux_H1_CE[2].real, bins = 30,edgecolor = "black",color='r')
18
19
     axs[0, 2].axvline(gammas_CE[2],color="black",ymin=0.02,ymax=1,linestyle="-")
20
     axs[1, 0].set_title("Detector de energía SNR:"+str(SNRS[0]))
21
     axs[1, 0].hist(T_aux_H0_DE[0].real,bins = 30,edgecolor = "black", color='C0')
22
23
     axs[1, 0].hist(T_aux_H1_DE[0].real, bins = 30,edgecolor = "black",color='r')
24
     axs[1, 0].axvline(gammas_DE[0],color="C2",ymin=0.02,ymax=1,linestyle="-")
25
26
     axs[1, 1].set_title("Detector de energía SNR:"+str(SNRS[1]))
27
     axs[1, 1].hist(T_aux_H0_DE[1].real,bins = 30,edgecolor = "black", color='C0')
     axs[1, 1].hist(T_aux_H1_DE[1].real, bins = 30,edgecolor = "black", color='r')
28
29
     axs[1, 1].axvline(gammas_DE[1],color="C2",ymin=0.02,ymax=1,linestyle="-")
30
     axs[1, 2].set title("Detector de energía SNR:"+str(SNRS[2]))
31
     axs[1, 2].hist(T_aux_H0_DE[2].real,bins = 30,edgecolor = "black",color='C0')
```

```
17/12/22, 02:05
```

```
axs[1, 2].hist(T_aux_H1_DE[2].real, bins = 30,edgecolor = "black",color='r')
               axs[1, 2].axvline(gammas_DE[2],color="C2",ymin=0.02,ymax=1,linestyle="-")
35
36
   1
   2 #Parametros para evaluar SNR en el detector de energía
   3 T_aux_H0_CE = []
   4 T_aux_H1_CE = []
  6 T_aux_H0_DE = []
   7 T aux H1 DE = []
  9 SNRS = []
10 \text{ gammas\_DE} = []
11 \text{ gammas\_CE} = []
12
13 for ind, SNR in enumerate(SNR_list):
14
               NUM FALSE ALARM = 0
15
               NUM DETECTION = 0
16
               NUM_FALSE_ALARM_DE = 0
17
               NUM_DETECTION_DE = 0
               NUM_MISS_DETECTION_DE = 0
18
19
20
               sigma_w = ret_sigma_w(SNR,sigma_s)
21
22
                gamma\_CE = chi2.isf(q=P\_FA, df=2)* Num\_ciclico / K * (sigma\_w ** 4) #* Num\_ciclico / (K * (sigma\_w ** 4))
                gamma_DE = scs.chi2.isf(q=P_FA, df=N) * 2*(sigma_w ** 2)
23
24
                \#gamma_DE = scs.norm.isf(P_FA) *( 2*np.sqrt(2*N*(sigma_w)**4)) + N*(sigma_w)**2
25
26
               \label{eq:total_total_statistic} $T_y_0_CE, T_y_0_DE = generar_estatistico_H0(NUM_STATISTICS, sigma_w, N)$
27
                T_y_1_CE, T_y_1_DE = generar_estatistico_H1(NUM_STATISTICS, sigma_w, N)
28
               #media H0 = 2*N*sigma w**2
29
                \#media_H1 = 2*N*(sigma_s**2+sigma_w**2)
30
                \#gamma\ DE = ((-np.square(media\ H1) + np.square(media\ H0))/((2*(media\ H0))) - (2*media\ H1)))
31
32
               if ind == 4:
33
34
                      \#media_H0 = 2*N*sigma_w**2
35
                      \#media_H1 = np.mean(T_y_1_DE)
36
37
38
                      \#valor = ((-np.square(media H1) + np.square(media H0))/((2*(media H0))) - (2*media H1)))
39
40
                       print("sigma_w", sigma_w", media \ h1:", np.mean(T_y_1_DE), "N:", N, "mediaH0:", np.mean(T_y_0_DE), "sigma_w", sigma_w + mediaH0:", np.mean(T_y_0_DE), "sigma_w", sigma_w + mediaH0:", np.mean(T_y_0_DE), "sigma_w + mediaH0:", np.mean(T_y_0_0_DE), "sigma_W + mediaH0:", np.
41
                      #print("este deberia ser similar a-->", np.mean(T_y_0_DE)," -->", gamma_DE)
42
                      #print("MEDIA CALCULADA -->", (N*sigma_w**2), "SIGMA ",sigma_w)
43
                      #print("2m-->", np.mean(T_y_1_DE))
44
45
                      \texttt{\#print("1s-->", np.std(T_y_0_DE))}
                      #print("2s-->", np.std(T_y_1_DE))
46
                      #print("N ",N)
47
48
49
                      T_aux_H0_CE.append(np.square(np.abs(T_y_0_CE)))
50
                      T_aux_H1_CE.append(np.square(np.abs(T_y_1_CE)))
51
52
                      T_aux_H0_DE.append(T_y_0_DE)
53
                      T aux H1 DE.append(T y 1 DE)
54
55
                      SNRS.append(SNR)
56
                      gammas CE.append(gamma CE)
57
                      gammas_DE.append(gamma_DE)
58
                      \#plt.hist(T_y_0_DE,bins = 30)
59
                      #plt.plot()
60
                      #print("sigma_w :",sigma_w)
61
                if SNR == -14:
                      print("sigma\_w", sigma\_w", media \ h1:", np.mean(T\_y\_1\_DE), "N:", N, "mediaH0:", np.mean(T\_y\_0\_DE), "sigma\_w", sigma\_calcu", N*sigma\_w*, np.mean(T\_y\_0\_DE), "sigma\_calcu", np.mean(T\_y\_0\_DE)
62
63
                      T_aux_H0_CE.append(np.square(np.abs(T_y_0_CE)))
64
                      T aux H1 CE.append(np.square(np.abs(T y 1 CE)))
65
66
                      T_aux_H0_DE.append(T_y_0_DE)
67
                      T_aux_H1_DE.append(T_y_1_DE)
68
69
                      SNRS.append(SNR)
70
                      gammas_CE.append(gamma_CE)
71
                      gammas_DE.append(gamma_DE)
72
73
                if SNR == 2:
74
                       print("sigma_w", sigma_w", media h1:", np.mean(T_y_1_DE), "N:", N, "mediaH0:", np.mean(T_y_0_DE), "sigma_w", sigma_w + mediaH0:", np.mean(T_y_0_DE), "sigma_w + mediaH0:", np.mean(T_y_0_DE), "sigma_W
75
                      T_aux_H0_CE.append(np.square(np.abs(T_y_0_CE)))
76
                      T_aux_H1_CE.append(np.square(np.abs(T_y_1_CE)))
77
```

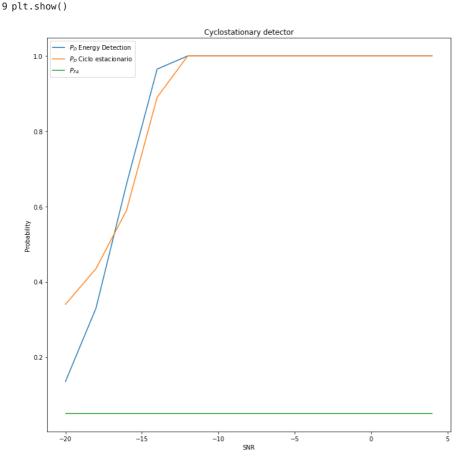
```
T_aux_H0_DE.append(T_y_0_DE)
 79
        T_aux_H1_DE.append(T_y_1_DE)
 80
 81
        SNRS.append(SNR)
        gammas_CE.append(gamma_CE)
 82
 83
        gammas_DE.append(gamma_DE)
 84
 85 ####### Ciclo estacionario #######
 86
      for T in T_y_0_CE:
 87
        if np.square(np.abs(T)) >= gamma_CE:
 88
          NUM_FALSE_ALARM += 1
 89
      for T in T_y_1_CE:
 90
 91
        if np.square(np.abs(T)) >= gamma_CE:
 92
          NUM DETECTION += 1
 93
 94
      P FA CALC CE[ind] = NUM FALSE ALARM / NUM STATISTICS
      P_D_CALC_CE[ind] = NUM_DETECTION / NUM_STATISTICS
 95
 96
      P FA THEO CE[ind] = P FA
 97
 98 ####### Detector de energia #######
 99
      for T in T_y_0_DE:
100
        if T >= (gamma_DE):
101
          NUM_FALSE_ALARM_DE += 1
102
103
      for T in T_y_1_DE:
104
        if T >= (gamma DE):
          NUM_DETECTION_DE += 1
105
106
107
      P_M_CALC_DE[ind] = NUM_MISS_DETECTION_DE / NUM_STATISTICS
108
      P_D_CALC_DE[ind] = NUM_DETECTION_DE / NUM_STATISTICS
109
110 #gammas_DE[0] = valor
111 #print("valor",valor)
112 print("NUM_STATISTICS :",NUM_STATISTICS)
113 print("N :",N)
114 imprimir(T_aux_H0_CE,T_aux_H1_CE,T_aux_H0_DE,T_aux_H1_DE,SNRS ,gammas_CE,gammas_DE)
      \verb|sigma_w| 5.011872336272722 \quad media \; h1: \; 112677.61285532663 \quad N: \; 2040
                                                                             mediaH0:
      sigma_w 3.9810717055349722 media h1: 74784.12052273113
                                                                   N: 2040
                                                                             mediaH0:
      sigma_w 0.7943282347242815 media h1: 12568.468931487338 N: 2040 mediaH0:
     NUM_STATISTICS : 200
     N :
          2040
                                                              15
                                                             17.5
15.0
12.5
10.0
      15.0
12.5
10.0
7.5
                                  12.5
```

Comparando metodos

Finalmente comparamos los resultados obtenidos anteriormente para los distinto SNR de los dos métodos.

En el eje vertical se coloco la probabilidades de deteción tanto del ciclo estacionario como del detector de enrgía y en el eje vertical se colocaron los distintos SNR

```
1 plt.figure(figsize=(12,12))
2 plt.plot(SNR_list, P_D_CALC_DE, label="$P_D$ Energy Detection")
3 plt.plot(SNR_list, P_D_CALC_CE, label="$P_D$ Ciclo estacionario")
4 plt.plot(SNR_list, P_FA_THEO_CE, label="$P_{FA}$")
5 plt.xlabel("SNR")
6 plt.ylabel("Probability")
7 plt.title("Cyclostationary detector")
8 plt.legend()
8 plt.legend()
```



En la gráfica anterior es posible observar claramente que los resultados obtenidos para una baja relación señal-ruido en el modelo de caracteristicas ciclo estacionaria son mejores que las respuestas del detector de energía. Sin embargo implementar un sistema de sensado por ciclos estacionarios requiere que se cumplan ciertas condiciones repecto a la utilización del canal, específicamente las señales transmitidas por el ancho de banda que está siendo sensado deben tener propiedades cicloestacionaria.

Para la elección alguno de los métodos propuestos debemos tener en cuenta:

Método de detección Detector de energía	Parámetro de decisión Comparación de la energía de la señal recibida con un umbral	Ventajas Simple de implementar, no requiere información previa sobre la señal primaria	Desventajas No puede funcionar en un entorno SNR bajo, tiene una alta tasa de falsas alarmas	Mejoras sugeridas Detector de energia mejorado, detector de energia adaptativa de ruido, detector de energia de umbral adaptativo
Detector de características cicloestacionarias	Comparación de los valores distintos de cero obtenidos por CSD para las propiedades cicloestacionarias de la señal primaria	Robusto al ruido, puede diferenciar entre diferentes tipos de transmisiones primarias	Fallará si la señal primaria no tiene propiedad cicloestacionaria, tiene una alta complejidad computacional, alto costo, requiere algún conocimiento previo de la señal primaria	Reducción de la complejidad: dividiendo la entrada en subseries, submuestreando la señal mediante tunelización
Detector de filtro emparejado	Correlacionar la señal recibida con la seña primaria ya conocida		Alta complejidad ya que requiere un receptor separado para cada usuario principal, requiere un conocimiento previo sobre la señal principal	

Bibliografía utilizada:

https://revistas.udistrital.edu.co/index.php/reving/article/view/2699

http://blog.espol.edu.ec/estg1003/category/temas-por-unidad/temas-2da-evaluacion/funciones-densidad-y-acumulada/

https://www.researchgate.net/publication/269672304_Energy_Detection_Technique_for_Spectrum_ Sensing_in_Cognitive_Radio_A_Survey

https://github.com/vineeths96/Spectrum-Sensing-for-Cognitive-Radio

https://www.scirp.org/journal/paperinformation.aspx?paperid=101790#ref6

https://en.wikipedia.org/wiki/Signal-to-noise_ratio

https://en.wikipedia.org/wiki/Q-function

https://es.wikipedia.org/wiki/Radio_cognitiva

https://www.idc-

online.com/technical_references/pdfs/data_communications/ENERGY%20DETECTION.pdf

Energía y Potencia:

https://www.siue.edu/~yadwang/ECE351_Lec3.pdf (pag 29)

https://www.rgpv.ac.in/campus/ECE/EC%20402%20SignalSystems%20Notes.pdf (pag 4)

✓ 0 s completado a las 2:04