
Práctica PRIME

Table of Contents

.....	2
Apartado 1: Implementación de todos los modos de comunicación de PRIME en el caso de canal sin distorsión y sin FEC	2
Apartado 1.1: Elección de parámetros de simulación	2
Apartado 1.2.1: Demostrar que en ausencia de ruido sin FEC, sin prefijo cíclico y sin aleatorización, no se generará errores.	3
Apartado 1.2.2: Demostrar que en ausencia de ruido sin FEC, sin prefijo cíclico y con aleatorización, no se generará errores.	4
Apartado 1.2.3: Curvas BER vs SNR teóricas y simuladas, estas ultimas empleando secuencias de bits pseudoaleatorias.	5
Apartado 2: Implementación de todos los modos de comunicación de PRIME en el caso de canal sin distorsión y sin FEC.	7
Apartado 2.1: Señal inyectada	7
Apartado 2.2: Representación gráfica del canal	7
Apartado 2.3: Curvas BER vs SNR teóricas y simuladas, añadiendo el efecto del canal sin prefijo cíclico ni ecualizador.	8
Apartado 2.4: Curvas BER vs SNR Teórica con canal, prefijo cíclico y ecualizador	10
Apartado 3: Implementación de todos los modos de comunicación de PRIME con FEC	13
Apartado 3.1: Modificación de parámetros.	14
Apartado 3.2.1: Cadena con entrelazado en ausencia de ruido.	14
Apartado 3.2.2: Cadena con entrelazado y FEC en ausencia de ruido.	16
Apartado 3.2.3: Curvas BER vs SNR	16
Canal con ecualización:	19
ANEXO: Funciones	22
A1: addPrefijoCiclico.m	22
A2: BPSKMod.m	23
A3: CalcularError.m	23
A4: CalcularErrorConvolutionalEncoder.m	24
A5: CalcularErrorConvolutionalEncoderRuido.m	24
A6: CalcularErrorConvolutionalEncoderRuidoCanal.m	26
A7: CalcularErrorInterleaver.m	27
A8: CalcularErrorRuido.m	28
A9: CalcularErrorRuidoCanal.m	28
A10: CalcularErrorRuidoCanalEcualizado.m	29
A11: CalcularErrorRuidoCanalPrefijoCiclico.m	31
A12: CalcularErrorScrambler.m	31
A13: calcularNumeroPaquetesFEC.m	32
A14: calcularNumeroPaquetesnoFEC.m	32
A15: Convolutional_Encoder.m	32
A16: D8PSK_BER.m	32
A17: DBPSK_BER.m	33
A18: DeEntrelazado.m	33
A19: DMPSK_Demod.m	34
A20: DMPSK_Modulador.m	35
A21: DQPSK_BER.m	36
A22: Ecualizador.m	36
A23: Entrelazar.m	37

A24: ModulacionConvolutionalEncoder.m	38
A25: ModulacionConvolutionalEncoderPC.m	39
A26: ModulacionInterleaver.m	40
A27: ModulacionOFDM.m	41
A28: ModulacionOFDMConPrefijoCiclico.m	42
A29: ModulacionOFDMEcualizacion.m	42
A30: ModulacionOFDMScrambler.m	43
A31: OFDM_Demodulador.m	44
A32: OFDM_Modulador.m	44
A33: Scrambler.m	45
A34: vectorPrefijos.m	46

Autores: Alfredo Sánchez Sánchez y Manuel Mora de amarillas.

El proyecto consiste en realizar un modelado de la simulación de la transmisión de tramas de Carga (Payload) según el estándar de PRIME, ITU-T G.9904. No se tendrá en cuenta la parte de la trama destinada a la transmisión del preámbulo (Preamble), Encabezado (Header) ni del CRC.

Apartado 1: Implementación de todos los modos de comunicación de PRIME en el caso de canal sin distorsión y sin FEC

Apartado 1.1: Elección de parámetros de simulación

El numero de bits que se busca transmitir, deben ser superiores a 10^4 o 10000 debido a que se desea una simulación fiable con un BER cercano a 10^{-4} . En nuestro caso, hemos seleccionado como límite 20000, ya que es un valor fiable para todos los tipos de modulación, especialmente para la modulación de 2, que es la que enviaría un menor número de bits. El número de tramas que enviaremos será 4, sabiendo que con DBPSK el número de símbolos a transmitir es el doble que en DQPSK y este es el doble que con D8PSK. El motivo por el que queremos enviar un número elevado de bits es que queremos hacer que la simulación, se asemeje más a los cálculos teóricos, pues cuantos más bits se envíen, el factor aleatorio va desapareciendo.

Además, el número de símbolos de OFDM por trama serán 63, que es el máximo que permite el standard PRIME en sus especificaciones con el fin de que la transmisión sea lo más rápida que se pueda.

Para terminar, el número de portadoras por símbolo de OFDM será de 96, tal y como se da en el standard. Esto significa que por cada símbolo OFDM hay 96 símbolos modulados en DBPSK, DQPSK o D8PSK.

```
clear; close all, format compact
NFFT = 512; % Tamaño de la FFT
Fs = 25600; % Frecuencia de muestreo
df = Fs/NFFT; % Separación entre portadoras
Nf = 96; % Numero de portadoras con datos (+1 por el piloto)
N_tramas = 4;
Nofdm = 63; % Número de símbolos OFDM por trama
% El número de bits totales será: N_bits_totales =
```

```
% Nf*Nofdm*log2(M)*N_tramas, donde M será 2, 4, 8 dependiendo del tipo
de
% modulación.
```

Apartado 1.2.1: Demostrar que en ausencia de ruido sin FEC, sin prefijo cíclico y sin aleatorización, no se generará errores.

```
NFFT = 512; % Tamaño de la FFT
Fs = 256000; % Frecuencia de muestreo
df = Fs/NFFT; % Separación entre portadoras
Nf = 96; % Numero de portadoras con datos (+1 por el piloto)
N_tramas = 10;
Nofdm = 63; % Número de símbolos OFDM por trama
BERDBPSK_Total = [];
BERDQPSK_Total = [];
BERD8PSK_Total = [];

for i = 1:N_tramas
    [txbitsDBPSK,xDBPSK] = ModulacionOFDM(2, Nf, NFFT, Nofdm);
    [txbitsDQPSK,xDQPSK] = ModulacionOFDM(4, Nf, NFFT, Nofdm);
    [txbitsD8PSK,xD8PSK] = ModulacionOFDM(8, Nf, NFFT, Nofdm);
    % Demodulacion sin ruido
    BERDBPSK=CalcularError(xDBPSK, Nf, NFFT, 2, Nofdm, txbitsDBPSK);
    BERDQPSK=CalcularError(xDQPSK, Nf, NFFT, 4, Nofdm, txbitsDQPSK);
    BERD8PSK=CalcularError(xD8PSK, Nf, NFFT, 8, Nofdm, txbitsD8PSK);
    BERDBPSK_Total = [BERDBPSK_Total BERDBPSK];
    BERDQPSK_Total = [BERDQPSK_Total BERDQPSK];
    BERD8PSK_Total = [BERD8PSK_Total BERD8PSK];
end

BERDBPSK_Total = sum(BERDBPSK_Total)
BERDQPSK_Total = sum(BERDQPSK_Total)
BERD8PSK_Total = sum(BERD8PSK_Total)

BERDBPSK_Total =
    0
BERDQPSK_Total =
    0
BERD8PSK_Total =
    0
```

Efectivamente, anteriormente se muestra que el error es nulo y tiene todo el sentido, puesto que no se introduce ningún tipo de distorsión ni ruido en ningún punto entre la señal transmitida y la recibida. Todos los bloques simulados funcionan correctamente y por tanto, no añaden ningún error, pues los bloques en sí no añaden error.

Apartado 1.2.2: Demostrar que en ausencia de ruido sin FEC, sin prefijo cíclico y con aleatorización, no se generará errores.

En este apartado, se añadirá la parte de Aleatorización y Dealeatorización, con una función Scrambler.

```
% Ruido para el apartado 1.2.3:
BERDBPSK_Total_Scrambler = [];
BERDQPSK_Total_Scrambler = [];
BERD8PSK_Total_Scrambler = [];
SNR_vector = 0:20;
for i = 1:N_tramas
    [txbitsDBPSK,xDBPSK] = ModulacionOFDMScrambler(2, Nf, NFFT,
    Nofdm);
    [txbitsDQPSK,xDQPSK] = ModulacionOFDMScrambler(4, Nf, NFFT,
    Nofdm);
    [txbitsD8PSK,xD8PSK] = ModulacionOFDMScrambler(8, Nf, NFFT,
    Nofdm);
    % Demodulacion con Scrambler
    BERDBPSKScrambler=CalcularErrorScrambler(xDBPSK, Nf, NFFT,
    2 ,Nofdm, txbitsDBPSK);
    BERDQPSKScrambler=CalcularErrorScrambler(xDQPSK, Nf, NFFT,
    4 ,Nofdm, txbitsDQPSK);
    BERD8PSKScrambler=CalcularErrorScrambler(xD8PSK, Nf, NFFT,
    8 ,Nofdm, txbitsD8PSK);
    BERDBPSK_Total_Scrambler = [BERDBPSK_Total_Scrambler
    BERDBPSKScrambler];
    BERDQPSK_Total_Scrambler = [BERDQPSK_Total_Scrambler
    BERDQPSKScrambler];
    BERD8PSK_Total_Scrambler = [BERD8PSK_Total_Scrambler
    BERD8PSKScrambler];
end
BERDBPSK_Total_Scrambler = sum(BERDBPSK_Total_Scrambler)
BERDQPSK_Total_Scrambler = sum(BERDQPSK_Total_Scrambler)
BERD8PSK_Total_Scrambler = sum(BERD8PSK_Total_Scrambler)

BERDBPSK_Total_Scrambler =
    0
BERDQPSK_Total_Scrambler =
    0
BERD8PSK_Total_Scrambler =
    0
```

Como ocurre en el apartado anterior, el BER es 0, pues como en el caso anterior, no se introducía ningún error, en este caso y solo al añadir la aleatorización que tampoco introduce ni distorsión, ni errores, ni ruido, al comparar los bits transmitidos y los recibidos, el BER sale 0.

Apartado 1.2.3: Curvas BER vs SNR teóricas y simuladas, estas ultimas empleando secuencias de bits pseudoaleatorias.

En este apartado, para ver como responde el sistema a interferencia de ruido blanco, se añade dicho ruido a la señal antes de ser introducida en el receptor. Se representará la final el error obtenido para distintos valores de SNR.

```

for i = 1:N_tramas
    % Inicialización de vectores:
    BER_DBPSK=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
    BER_DQPSK=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
    BER_D8PSK=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
    % Se añade ruido:
    BERDBPSKR=CalcularErrorRuido(xDBPSK, Nf, NFFT, 2 ,Nofdm,
txbitsDBPSK, SNR_vector);
    BERDQPSKR=CalcularErrorRuido(xDQPSK, Nf, NFFT, 4 ,Nofdm,
txbitsDQPSK, SNR_vector);
    BERD8PSKR=CalcularErrorRuido(xD8PSK, Nf, NFFT, 8 ,Nofdm,
txbitsD8PSK, SNR_vector);
    BERDBPSKRuido(i,:) = BERDBPSKR;
    BERDQPSKRuido(i,:) = BERDQPSKR;
    BERD8PSKRuido(i,:) = BERD8PSKR;
end
BERDBPSKRuido_avg = zeros(1,length(SNR_vector));
BERDQPSKRuido_avg = zeros(1,length(SNR_vector));
BERD8PSKRuido_avg = zeros(1,length(SNR_vector));

for i=1:N_tramas
    BERDBPSKRuido_avg = BERDBPSKRuido_avg + BERDBPSKRuido(i,:);
    BERDQPSKRuido_avg = BERDQPSKRuido_avg + BERDQPSKRuido(i,:);
    BERD8PSKRuido_avg = BERD8PSKRuido_avg + BERD8PSKRuido(i,:);
end
BERDBPSKRuido_avg = BERDBPSKRuido_avg./N_tramas;
BERDQPSKRuido_avg = BERDQPSKRuido_avg./N_tramas;
BERD8PSKRuido_avg = BERD8PSKRuido_avg./N_tramas;

theoryBerDBPSK = DBPSK_BER(SNR_vector);
theoryBerDQPSK = DQPSK_BER(SNR_vector);
theoryBerD8PSK = D8PSK_BER(SNR_vector);

theoryBerDBPSK(find(theoryBerDBPSK<1e-5)) = NaN;
theoryBerDQPSK(find(theoryBerDQPSK<1e-5)) = NaN;
theoryBerD8PSK(find(theoryBerD8PSK<1e-5)) = NaN;

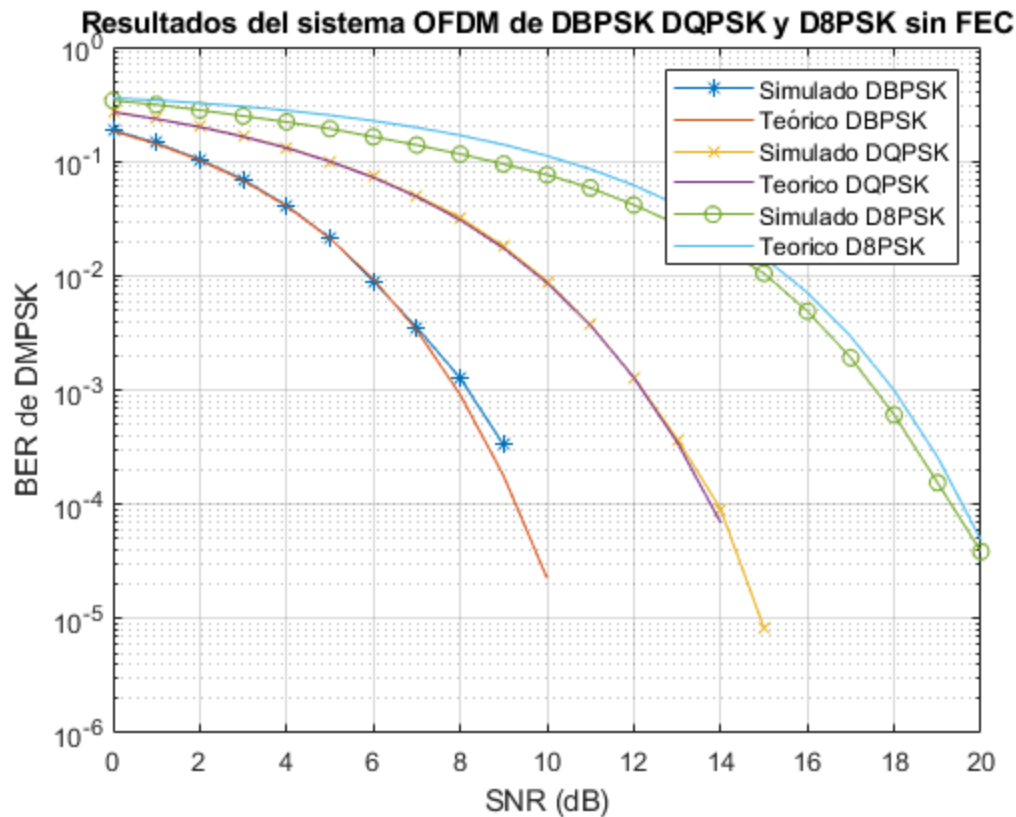
figure

semilogy(SNR_vector, BERDBPSKRuido_avg, '-*'); hold on
semilogy(SNR_vector, theoryBerDBPSK);
semilogy(SNR_vector, BERDQPSKRuido_avg, '-x');
semilogy(SNR_vector, theoryBerDQPSK);

```

```
semilogy(SNR_vector, BERD8PSKRuido_avg, '-o');
semilogy(SNR_vector, theoryBerD8PSK);

legend('Simulado DBPSK','Teórico DBPSK', 'Simulado DQPSK', 'Teorico
DQPSK', 'Simulado D8PSK', 'Teorico D8PSK')
xlabel('SNR (dB)'); ylabel('BER de DMPSK')
grid on
title('Resultados del sistema OFDM de DBPSK DQPSK y D8PSK sin FEC')
```



El sistema PRIME implementado hasta este momento tiene un comportamiento frente al ruido parecido al de la práctica 4 de OFDM, pues no se ha añadido ningún bloque de corrección de errores.

Representando las curvas de BER teóricas frente a las curvas de BER simuladas, se aprecia como ambas son similares (menos en el caso de D8PSK que la práctica sale algo desplazada). El resultado es el esperado, ya que en ausencia de FEC, el error cometido para un determinado ruido blanco es igual con PRIME a una modulación OFDM normal y corriente.

Tal y como se ha visto en otras prácticas, para un mismo nivel de BER se necesita mayor SNR en aquellas modulaciones que utilizan mayor número de símbolos (D8PSK), esto es debido a que la separación entre ellos es menor. Para la modulación DBPSK tanto la teórica como la práctica alcanzan unos valores de BER de 10^{-4} para un SNR de 10dB aproximadamente. Con la modulación DQPSK se alcanza en los 14dB (5 dB más prácticamente). Y con D8PSK se aumenta la SNR se necesitan aproximadamente 20dB para alcanzarlos (el aumento es prácticamente el mismo que el aumento anterior)

```
clear all;
```

Apartado 2: Implementación de todos los modos de comunicación de PRIME en el caso de canal sin distorsión y sin FEC.

Así como en las implementaciones anteriores se ha supuesto un canal invariante en frecuencia, en este apartado se asumirá que el canal cambia con la frecuencia y que se producen retardos.

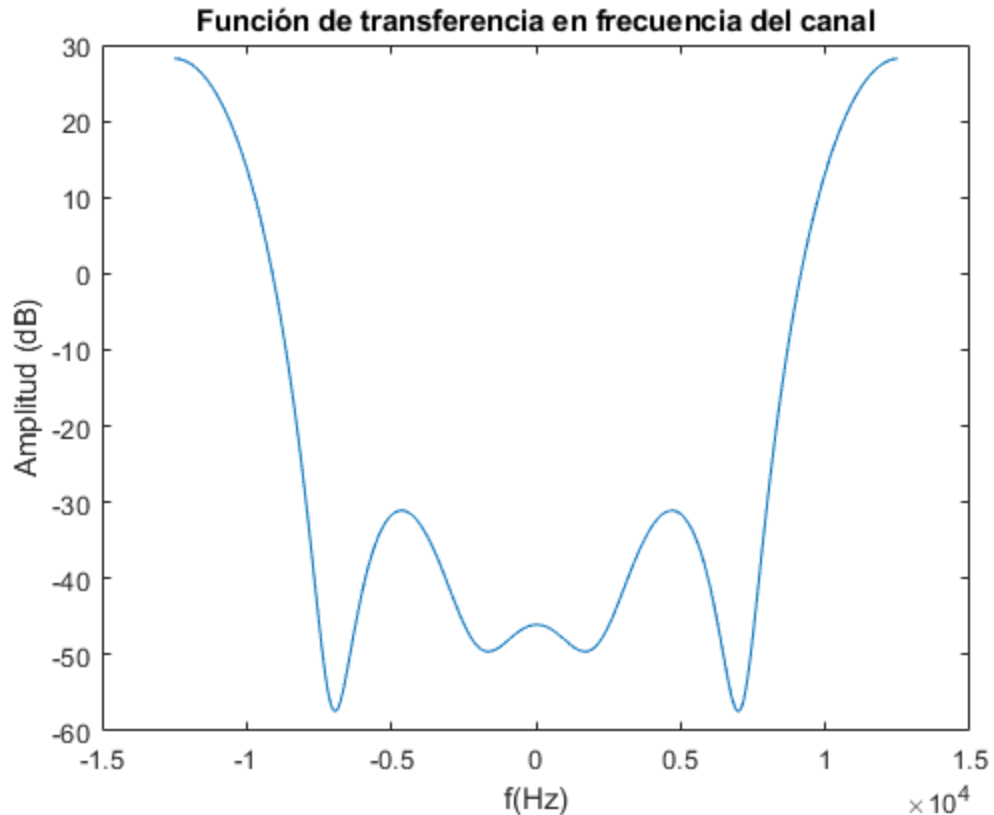
Apartado 2.1: Señal inyectada

$$y(t)=x(t)*h(t)$$

$$y[n]=x[n]*h[n]=-0.1x[n]+0.3x[n-1]-0.5x[n-2]+0.7x[n-3]-0.9x[n-4]+0.7x[n-5]-0.5x[n-6]+0.3x[n-7]-0.1x[n-8]$$

Apartado 2.2: Representación gráfica del canal

```
Fs      = 25000; % Frecuencia de muestreo
NFFT = 512;
h=[-0.1,0.3,-0.5,0.7,-0.9,0.7,-0.5,0.3,-0.1];
f = linspace(-Fs/2, Fs/2, NFFT);
H = fft(h,NFFT);
figure;
plot(f, 20*log(abs(fftshift(H))));
title('Función de transferencia en frecuencia del canal')
xlabel('f(Hz)')
ylabel('Amplitud (dB)')
```



El canal, como se puede apreciar actúa como un filtro que atenúa las bandas laterales y amplifica las bandas de los extremos.

Apartado 2.3: Curvas BER vs SNR teóricas y simuladas, añadiendo el efecto del canal sin prefijo cíclico ni ecualizador.

```

NFFT = 512; % Tamaño de la FFT
Fs = 250000; % Frecuencia de muestreo
df = Fs/NFFT; % Separación entre portadoras
Nf = 96; % Numero de portadoras con datos (+1 por el piloto)
N_tramas = 20;
Nofdm = 63; % Número de símbolos OFDM por trama
SNR_vector = 0:20;
for i=1:N_tramas
    BER_DBPSK=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
    BER_DQPSK=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
    BER_D8PSK=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));

    [txbitsDBPSK,xDBPSK] = ModulationOFDMScrambler(2, Nf, NFFT,
    Nofdm);
    [txbitsDQPSK,xDQPSK] = ModulationOFDMScrambler(4, Nf, NFFT,
    Nofdm);

```



```

[txbitsD8PSK,xD8PSK] = ModulacionOFDMScrambler(8, Nf, NFFT,
Nofdm);
% Se añade ruido:
BERDBPSK=CalcularErrorRuidoCanal(xDBPSK, Nf, NFFT, 2 ,Nofdm,
txbitsDBPSK, SNR_vector, h);
BERDQPSK=CalcularErrorRuidoCanal(xDQPSK, Nf, NFFT, 4 ,Nofdm,
txbitsDQPSK, SNR_vector, h);
BERD8PSK=CalcularErrorRuidoCanal(xD8PSK, Nf, NFFT, 8 ,Nofdm,
txbitsD8PSK, SNR_vector, h);
BERDBPSKRuido(i,:) = BERDBPSK;
BERDQPSKRuido(i,:) = BERDQPSK;
BERD8PSKRuido(i,:) = BERD8PSK;
end
BERDBPSKRuido_avg = zeros(1,length(SNR_vector));
BERDQPSKRuido_avg = zeros(1,length(SNR_vector));
BERD8PSKRuido_avg = zeros(1,length(SNR_vector));

for i=1:N_tramas
    BERDBPSKRuido_avg = BERDBPSKRuido_avg + BERDBPSKRuido(i,:);
    BERDQPSKRuido_avg = BERDQPSKRuido_avg + BERDQPSKRuido(i,:);
    BERD8PSKRuido_avg = BERD8PSKRuido_avg + BERD8PSKRuido(i,:);
end
BERDBPSKRuido_avg = BERDBPSKRuido_avg./N_tramas;
BERDQPSKRuido_avg = BERDQPSKRuido_avg./N_tramas;
BERD8PSKRuido_avg = BERD8PSKRuido_avg./N_tramas;

theoryBerDBPSK = DBPSK_BER(SNR_vector);
theoryBerDQPSK = DQPSK_BER(SNR_vector);
theoryBerD8PSK = D8PSK_BER(SNR_vector);

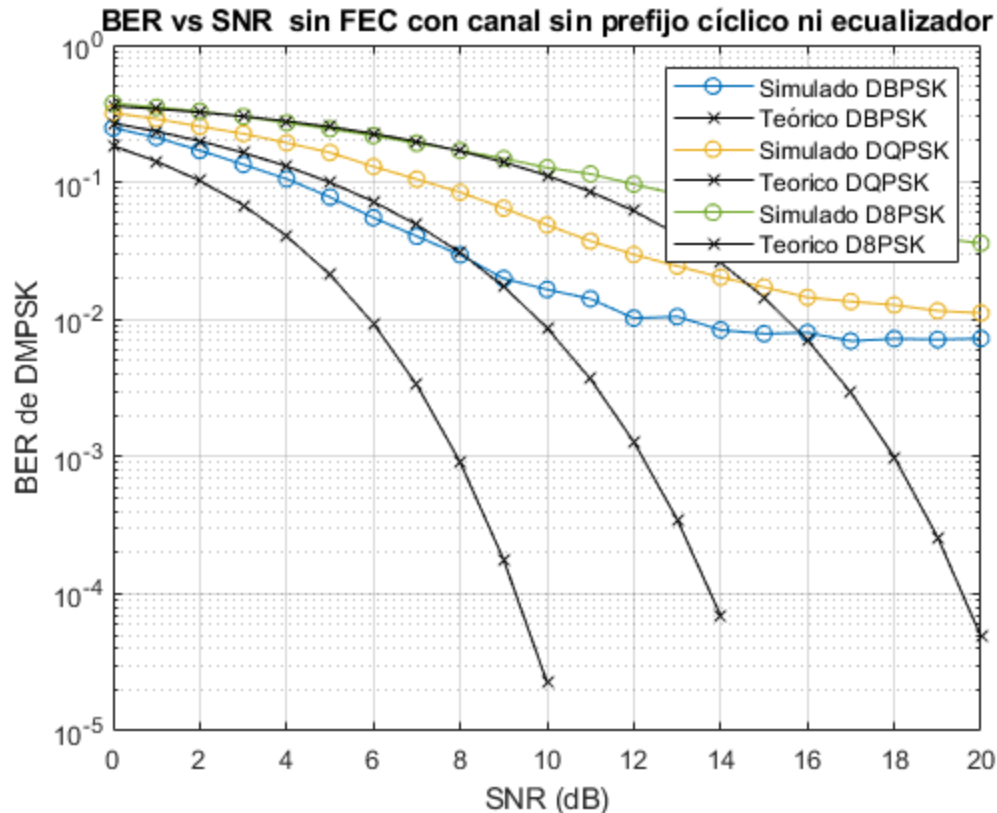
theoryBerDBPSK(find(theoryBerDBPSK<1e-5)) = NaN;
theoryBerDQPSK(find(theoryBerDQPSK<1e-5)) = NaN;
theoryBerD8PSK(find(theoryBerD8PSK<1e-5)) = NaN;

figure

semilogy(SNR_vector, BERDBPSKRuido_avg, '-o'); hold on
semilogy(SNR_vector, theoryBerDBPSK, '-kx');
semilogy(SNR_vector, BERDQPSKRuido_avg, '-o');
semilogy(SNR_vector, theoryBerDQPSK, '-kx');
semilogy(SNR_vector, BERD8PSKRuido_avg, '-o');
semilogy(SNR_vector, theoryBerD8PSK, '-kx');

legend('Simulado DBPSK','Teórico DBPSK', 'Simulado DQPSK', 'Teorico
DQPSK', 'Simulado D8PSK', 'Teorico D8PSK')
xlabel('SNR (dB)'); ylabel('BER de DMPK')
grid on
title('Resultados del sistema OFDM de DBPSK DQPSK y D8PSK sin FEC con
canal sin prefijo cíclico')
title('BER vs SNR sin FEC con canal sin prefijo cíclico ni
ecualizador')

```



Como se podía esperar, cuando se introducen interferencias y retardos en el canal, los errores aumentan. Es curioso que a partir de un umbral de SNR, por mucho que se aumente el porcentaje de errores, se queda estancado ahí.

Dependiendo del tipo de modulación, el umbral varía, para DQPSK, el umbral se encuentra en aproximadamente 19 dB y el BER se estanca en 0.03745 y no se consigue una BER menor a 0.9% a partir de ese umbral. Para DQPSK, ocurre lo mismo, se empieza a estancar el BER en 19 dB con un BER de 0.01108 aproximadamente y no se consigue una BER menor a 2% a partir de dicho umbral. Para D8PSK, ocurre lo mismo, se empieza a estancar el BER en 19 dB con un BER de 0.007068 aproximadamente y no se consigue una BER menor a 5% a partir de dicho umbral.

E SNR coincide en todas las modulaciones, el error obtenido varía debido a la separación entre símbolos de cada una.

Apartado 2.4: Curvas BER vs SNR Teórica con canal, prefijo cíclico y ecualizador

En este introduciremos el prefijo cíclico, en el receptor, después del demodulador un ecualizador. Se empleará como piloto el primer símbolo OFDM, se asumirá que el receptor conoce las amplitudes complejas de las portadoras del primer símbolo OFDM antes de inyectar la señal en línea. Con estos añadidos, se calculará y se representará las nuevas curvas de

```
for i=1:N_tramas
    BER_DBPSK=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
    BER_DQPSK=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
```

```

BER_D8PSK=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));

[txbitsDBPSK,xDBPSK, pilotoDBPSK] = ModulacionOFDMEcualizacion(2,
Nf, NFFT, Nofdm);
[txbitsDQPSK,xDQPSK, pilotoDQPSK] = ModulacionOFDMEcualizacion(4,
Nf, NFFT, Nofdm);
[txbitsD8PSK,xD8PSK, pilotoD8PSK] = ModulacionOFDMEcualizacion(8,
Nf, NFFT, Nofdm);
% Demodulacion con Ecualizador Zero Forcing
BERDBPSK_Ecualizador=CalcularErrorRuidoCanalEcualizado(xDBPSK,
Nf, NFFT, 2 ,Nofdm, txbitsDBPSK, SNR_vector, h, pilotoDBPSK);
BERDQPSK_Ecualizador=CalcularErrorRuidoCanalEcualizado(xDQPSK,
Nf, NFFT, 4 ,Nofdm, txbitsDQPSK, SNR_vector, h, pilotoDQPSK);
BERD8PSK_Ecualizador=CalcularErrorRuidoCanalEcualizado(xD8PSK,
Nf, NFFT, 8 ,Nofdm, txbitsD8PSK, SNR_vector, h, pilotoD8PSK);
BERDBPSKRuido_Ecualizador(i,:) = BERDBPSK_Ecualizador;
BERDQPSKRuido_Ecualizador(i,:) = BERDQPSK_Ecualizador;
BERD8PSKRuido_Ecualizador(i,:) = BERD8PSK_Ecualizador;
end
BERDBPSKRuido_avg_Ecualizador = zeros(1,length(SNR_vector));
BERDQPSKRuido_avg_Ecualizador = zeros(1,length(SNR_vector));
BERD8PSKRuido_avg_Ecualizador = zeros(1,length(SNR_vector));

for i=1:N_tramas
    BERDBPSKRuido_avg_Ecualizador = BERDBPSKRuido_avg_Ecualizador +
    BERDBPSKRuido_Ecualizador(i,:);
    BERDQPSKRuido_avg_Ecualizador = BERDQPSKRuido_avg_Ecualizador +
    BERDQPSKRuido_Ecualizador(i,:);
    BERD8PSKRuido_avg_Ecualizador = BERD8PSKRuido_avg_Ecualizador +
    BERD8PSKRuido_Ecualizador(i,:);
end
BERDBPSKRuido_avg_Ecualizador = BERDBPSKRuido_avg_Ecualizador./
N_tramas;
BERDQPSKRuido_avg_Ecualizador = BERDQPSKRuido_avg_Ecualizador./
N_tramas;
BERD8PSKRuido_avg_Ecualizador = BERD8PSKRuido_avg_Ecualizador./
N_tramas;
figure

semilogy(SNR_vector, BERDBPSKRuido_avg, '-*'); hold on
semilogy(SNR_vector, BERDBPSKRuido_avg_Ecualizador, '-o');
semilogy(SNR_vector, BERDQPSKRuido_avg, '-*');
semilogy(SNR_vector, BERDQPSKRuido_avg_Ecualizador, '-o');
semilogy(SNR_vector, BERD8PSKRuido_avg, '-*');
semilogy(SNR_vector, BERD8PSKRuido_avg_Ecualizador, '-o');

legend('Simulado DBPSK Sin Ecualizador','Simulado DBPSK Con
Ecualizador', 'Simulado DQPSK Sin Ecualizador', 'Simulado DQPSK Con
Ecualizador', 'Simulado D8PSK Sin Ecualizador', 'Simulado D8PSK Con
Ecualizador')
xlabel('SNR (dB)'); ylabel('BER de DMPK')
grid on
title(' Resultados con canal con prefijo cíclico y con ecualizador vs
sin prefijo cíclico y ecualización')

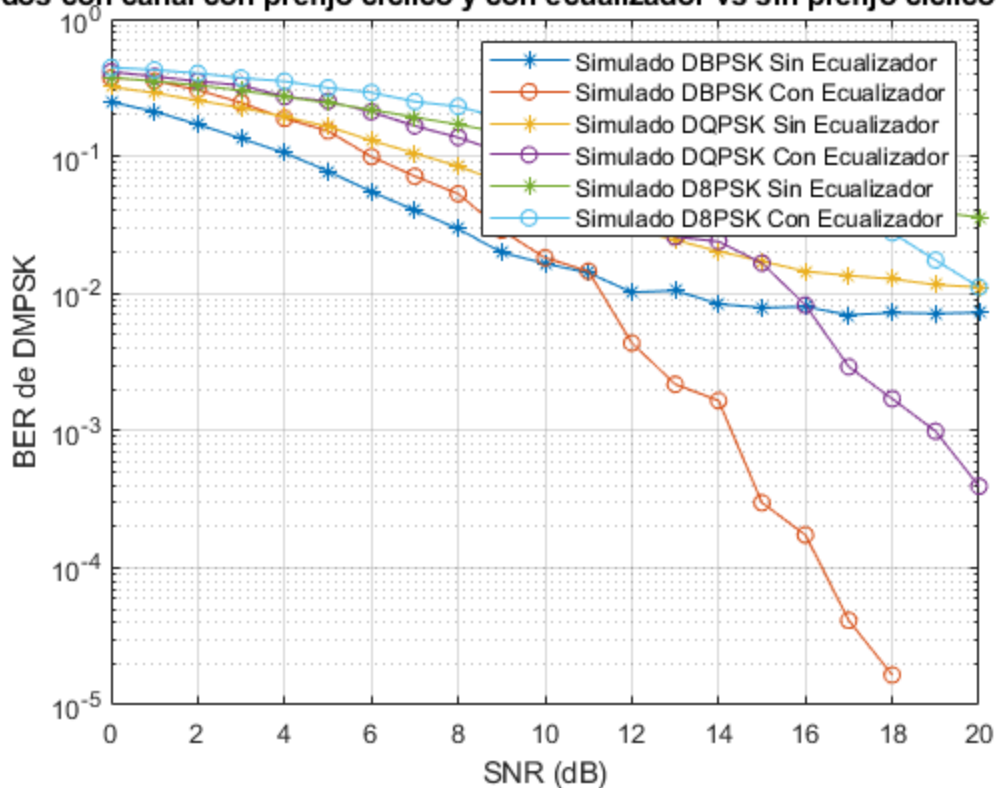
```

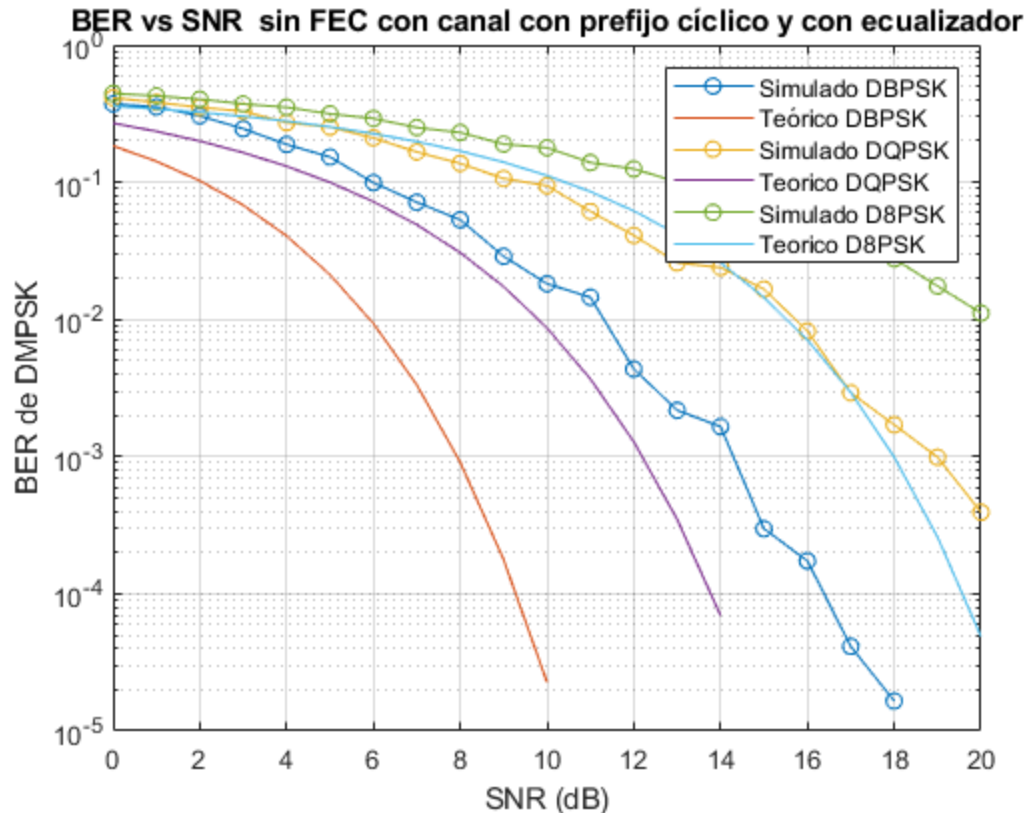
figure

```
semilogy(SNR_vector, BERDBPSKRuido_avg_Ecualizador, '-o'); hold on
semilogy(SNR_vector, theoryBerDBPSK);
semilogy(SNR_vector, BERDQPSKRuido_avg_Ecualizador, '-o');
semilogy(SNR_vector, theoryBerDQPSK);
semilogy(SNR_vector, BERD8PSKRuido_avg_Ecualizador, '-o');
semilogy(SNR_vector, theoryBerD8PSK);

legend('Simulado DBPSK','Teórico DBPSK', 'Simulado DQPSK', 'Teorico
DQPSK', 'Simulado D8PSK', 'Teorico D8PSK')
xlabel('SNR (dB)'); ylabel('BER de DMPSK')
grid on
title('BER vs SNR sin FEC con canal con prefijo cíclico y con
ecualizador')
```

Itados con canal con prefijo cíclico y con ecualizador vs sin prefijo cíclico y ecu:





Se muestra el resultado de introducir el ecualizador en recepción. Se muestran dos figuras, una figura muestra las curvas de error BER en función de la SNR de las señales recibidas con y sin ecualizador. La siguiente figura, muestra las curvas creadas con ecualizador junto con las teóricas sin distorsión de canal. Se aprecia en las figuras, como el error de fondo que limitaba todas las señales con un BER muy grande, el ecualizador lo soluciona. Se observa que tal y como se esperaba la curva teórica es parecida a la de con ecualizador, pero las curvas se desplazan un poco a la derecha. Esto se debe a que el ecualizador es Zero-Forcing y como vimos hace que se aumente el SNR y por tanto los errores. Para DBPSK, encontramos que para un BER de 10^{-4} hay una diferencia de SNR de 7 dB con respecto a la teórica. Para DQPSK, con un BER de 10^{-4} hay una diferencia aproximada de unos 6 dB. Por último, para un BER de 10^{-4} , tenemos una diferencia de SNR de casi 8 dB.

```
clear all;
```

Apartado 3: Implementación de todos los modos de comunicación de PRIME con FEC

Partiendo del sistema ya definido con su código para la obtención de curvas de BER frente a SNR, incluyendo canal real, incluir las técnicas de corrección de errores, FEC, definidas en el estándar. Para implementar FEC es necesario modificar los valores de algunos parámetros de simulación. Se debe justificar la modificación, teniendo en cuenta que las tramas payload deben construirse de acuerdo al estándar PRIME, que se establece una diferencia entre bits de información, o antes de codificar, y bits codificados, la existencia de bits de vaciado (flushing), etc.

Apartado 3.1: Modificación de parámetros.

Cuando aplicamos FEC, usaremos el codificador standard usado por PRIME según se especifica en el documento standard. Se duplican los bits de entrada y del mismo modo, los paquetes necesarios para enviar toda la cadena. El codificador convolucional que usa PRIME, usa 7 registros que deben de estar a cero en el inicio, por lo que para la entrada de cada paquete se deben reiniciar a cero, se añaden 8 bits de valor 0 al inicio de la cadena, estos bits son los bits de flushing.

Para poder computar la variación de paquetes transmitidos con FEC, se han creado dos funciones para calcularlo, se mostrarán los paquetes que se necesitan para enviar una cadena de 80000 bits en todos los formatos de modulación aceptados por prime, en los dos modos, con y sin FEC.

Se puede comprobar, que tal y como esperabamos, por el aumento debido a tener que poner los registros de desplazamiento a cero, que no en todos los casos con FEC es el doble exactamente de paquetes a sin FEC. Esto también es porque el número de bits no es exactamente redondo para rellenar todos paquetes, por lo que el último paquete se rellena con ceros al final para que sea exacto y cuadre.

```
clear; close all, format compact
Nf      = 96; % Numero de portadoras con datos (+1 por el piloto)
Nofdm   = 63; % Número de símbolos OFDM por trama
numPaquetesDBPSKFEC = calcularNumeroPaquetesFEC(80000, 2, Nofdm, Nf)
numPaquetesDBPSKnoFEC = calcularNumeroPaquetesnoFEC(80000, 2, Nofdm,
    Nf)

numPaquetesDQPSKFEC = calcularNumeroPaquetesFEC(80000, 4, Nofdm, Nf)
numPaquetesDQPSKnoFEC = calcularNumeroPaquetesnoFEC(80000, 4, Nofdm,
    Nf)

numPaquetesD8PSKFEC = calcularNumeroPaquetesFEC(80000, 8, Nofdm, Nf)
numPaquetesD8PSKnoFEC = calcularNumeroPaquetesnoFEC(80000, 8, Nofdm,
    Nf)

numPaquetesDBPSKFEC =
    27
numPaquetesDBPSKnoFEC =
    14
numPaquetesDQPSKFEC =
    14
numPaquetesDQPSKnoFEC =
     7
numPaquetesD8PSKFEC =
     9
numPaquetesD8PSKnoFEC =
     5
```

Apartado 3.2.1: Cadena con entrelazado en ausencia de ruido.

```
NFFT = 512; % Tamaño de la FFT
Fs    = 250000; % Frecuencia de muestreo
df    = Fs/NFFT ; % Separación entre portadoras
```

```

Nf      = 96; % Numero de portadoras con datos (+1 por el piloto)
N_tramas = 20;
Nofdm = 63; % Número de símbolos OFDM por trama
SNR_vector = 0:20;

BERDBPSK_Entrelazado_Total = [];
BERDQPSK_Entrelazado_Total = [];
BERD8PSK_Entrelazado_Total = [];
BERDBPSK_FEC_Total = [];
BERDQPSK_FEC_Total = [];
BERD8PSK_FEC_Total = [];

BER_DBPSK_conFEC=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
BER_DQPSK_conFEC=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
BER_D8PSK_conFEC=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));

BER_DBPSK_sinFEC=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
BER_DQPSK_sinFEC=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
BER_D8PSK_sinFEC=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
for iter=1:N_tramas
    [txbitsDBPSK,xDBPSK] = ModulacionInterleaver(2, Nf, NFFT, Nofdm);
    [txbitsDQPSK,xDQPSK] = ModulacionInterleaver(4, Nf, NFFT, Nofdm);
    [txbitsD8PSK,xD8PSK] = ModulacionInterleaver(8, Nf, NFFT, Nofdm);
    % Demodulacion con Interleaver
    h=[-0.1,0.3,-0.5,0.7,-0.9,0.7,-0.5,0.3,-0.1];
    BERDBPSK_Entrelazado=CalcularErrorInterleaver(xDBPSK, Nf, NFFT,
2 ,Nofdm, txbitsDBPSK);
    BERDQPSK_Entrelazado=CalcularErrorInterleaver(xDQPSK, Nf, NFFT,
4 ,Nofdm, txbitsDQPSK);
    BERD8PSK_Entrelazado=CalcularErrorInterleaver(xD8PSK, Nf, NFFT,
8 ,Nofdm, txbitsD8PSK);
    BERDBPSK_Entrelazado_Total = [BERDBPSK_Entrelazado_Total
BERDBPSK_Entrelazado];
    BERDQPSK_Entrelazado_Total = [BERDQPSK_Entrelazado_Total
BERDQPSK_Entrelazado];
    BERD8PSK_Entrelazado_Total = [BERD8PSK_Entrelazado_Total
BERD8PSK_Entrelazado];
% No hay errores al añadir el entrelazado
end
BERDBPSK_Entrelazado_Total = sum(BERDBPSK_Entrelazado_Total)
BERDQPSK_Entrelazado_Total = sum(BERDQPSK_Entrelazado_Total)
BERD8PSK_Entrelazado_Total = sum(BERD8PSK_Entrelazado_Total)

BERDBPSK_Entrelazado_Total =
0
BERDQPSK_Entrelazado_Total =
0
BERD8PSK_Entrelazado_Total =
0

```

Tal y como se esperaba, en ausencia de ruido y unicamente añadiendo el entrelazado y desentrelazado, no se producen errores y por tanto, al igual que el apartado 1, podemos decir que se ha añadido correctamente los bloques de entrelazado y desentrelazado.

Apartado 3.2.2: Cadena con entrelazado y FEC en ausencia de ruido.

```
%Añadimos la codificación
h=[-0.1,0.3,-0.5,0.7,-0.9,0.7,-0.5,0.3,-0.1];
NFFT = 512; % Tamaño de la FFT
Fs = 250000; % Frecuencia de muestreo
df = Fs/NFFT; % Separación entre portadoras
Nf = 96; % Numero de portadoras con datos (+1 por el piloto)
N_tramas = 20;
Nofdm = 63; % Número de símbolos OFDM por trama
SNR_vector = 0:20;
for i=1:N_tramas
    lg = 7;
    enrejado = poly2trellis([lg],[171,133]);
    [txbitsDBPSK,xDBPSK] = ModulacionConvolutionalEncoder(2, Nf, NFFT,
    Nofdm, enrejado);
    [txbitsDQPSK,xDQPSK] = ModulacionConvolutionalEncoder(4, Nf, NFFT,
    Nofdm, enrejado);
    [txbitsD8PSK,xD8PSK] = ModulacionConvolutionalEncoder(8, Nf, NFFT,
    Nofdm, enrejado);
    % Demodulacion con Convolutional Encoder
    BERDBPSK_FEC=CalcularErrorConvolutionalEncoder(xDBPSK, Nf, NFFT,
    2 ,Nofdm, txbitsDBPSK, enrejado);
    BERDQPSK_FEC=CalcularErrorConvolutionalEncoder(xDQPSK, Nf, NFFT,
    4 ,Nofdm, txbitsDQPSK, enrejado);
    BERD8PSK_FEC=CalcularErrorConvolutionalEncoder(xD8PSK, Nf, NFFT,
    8 ,Nofdm, txbitsD8PSK, enrejado);
    BERDBPSK_FEC_Total = [BERDBPSK_FEC_Total BERDBPSK_FEC];
    BERDQPSK_FEC_Total = [BERDQPSK_FEC_Total BERDQPSK_FEC];
    BERD8PSK_FEC_Total = [BERD8PSK_FEC_Total BERD8PSK_FEC];
end
BERDBPSK_FEC_Total = sum(BERDBPSK_FEC_Total)
BERDQPSK_FEC_Total = sum(BERDQPSK_FEC_Total)
BERD8PSK_FEC_Total = sum(BERD8PSK_FEC_Total)

BERDBPSK_FEC_Total =
    0
BERDQPSK_FEC_Total =
    0
BERD8PSK_FEC_Total =
    0
```

Tal y como se esperaba, en ausencia de ruido y unicamente añadiendo la codificación y decodificación, no se producen errores y por tanto, al igual que el apartado 1, podemos decir que se ha añadido correctamente los bloques de entrelazado y desentrelazado y de convolutional encoder.

Apartado 3.2.3: Curvas BER vs SNR

Primero representaremos las curvas de BER vs SNR sin FEC y sin canal frente a las propias curvas con FEC sin canal:


```

for i=1:N_tramas
    BER_DBPSK=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
    BER_DQPSK=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
    BER_D8PSK=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
    BER_DBPSK_FEC=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
    BER_DQPSK_FEC=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
    BER_D8PSK_FEC=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));

    [txbitsDBPSK,xDBPSK] = ModulacionOFDMScrambler(2, Nf, NFFT,
    Nofdm);
    [txbitsDQPSK,xDQPSK] = ModulacionOFDMScrambler(4, Nf, NFFT,
    Nofdm);
    [txbitsD8PSK,xD8PSK] = ModulacionOFDMScrambler(8, Nf, NFFT,
    Nofdm);

    % Se añase ruido:
    BERDBPSK=CalcularErrorRuido(xDBPSK, Nf, NFFT, 2 ,Nofdm,
    txbitsDBPSK, SNR_vector);
    BERDQPSK=CalcularErrorRuido(xDQPSK, Nf, NFFT, 4 ,Nofdm,
    txbitsDQPSK, SNR_vector);
    BERD8PSK=CalcularErrorRuido(xD8PSK, Nf, NFFT, 8 ,Nofdm,
    txbitsD8PSK, SNR_vector);
    BERDBPSKRuido(i,:) = BERDBPSK;
    BERDQPSKRuido(i,:) = BERDQPSK;
    BERD8PSKRuido(i,:) = BERD8PSK;

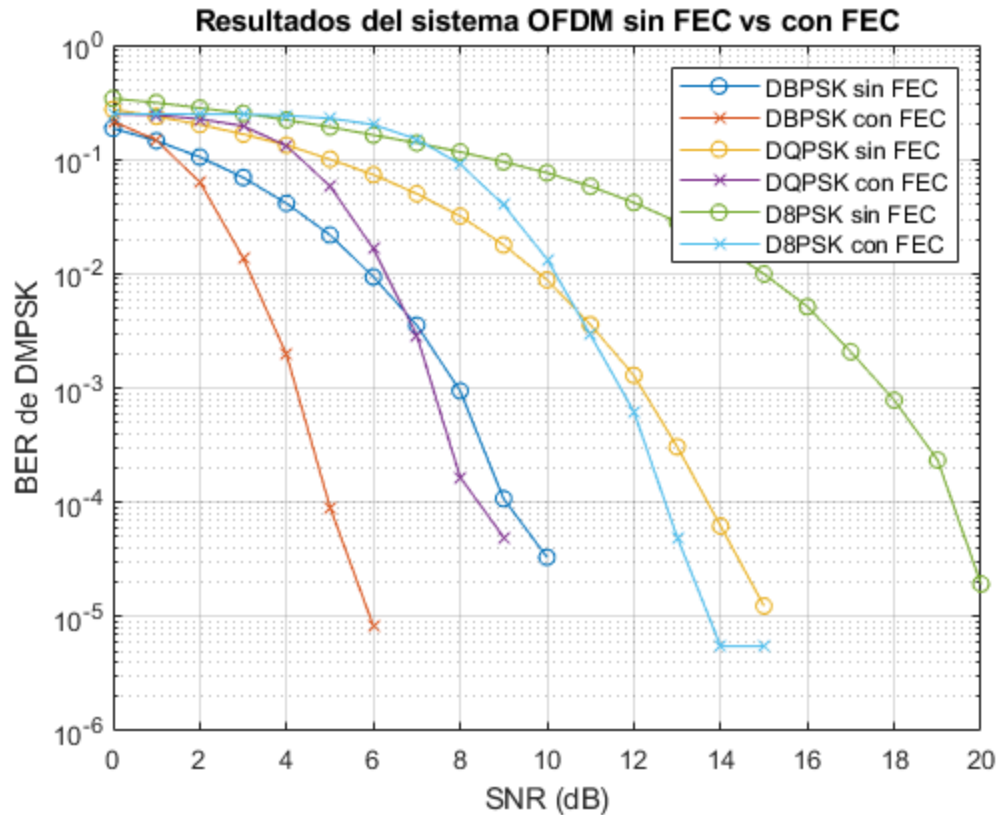
    % Ahora con FEC:
    lg = 7;
    enrejado = poly2trellis([lg],[171,133]);
    [txbitsDBPSK_FEC,xDBPSK_FEC] = ModulacionConvolutionalEncoder(2,
    Nf, NFFT, Nofdm, enrejado);
    [txbitsDQPSK_FEC,xDQPSK_FEC] = ModulacionConvolutionalEncoder(4,
    Nf, NFFT, Nofdm, enrejado);
    [txbitsD8PSK_FEC,xD8PSK_FEC] = ModulacionConvolutionalEncoder(8,
    Nf, NFFT, Nofdm, enrejado);
    BERDBPSK_FEC=CalcularErrorConvolutionalEncoderRuido(xDBPSK_FEC,
    Nf, NFFT, 2 ,Nofdm, txbitsDBPSK_FEC, enrejado, SNR_vector);
    BERDQPSK_FEC=CalcularErrorConvolutionalEncoderRuido(xDQPSK_FEC,
    Nf, NFFT, 4 ,Nofdm, txbitsDQPSK_FEC, enrejado, SNR_vector);
    BERD8PSK_FEC=CalcularErrorConvolutionalEncoderRuido(xD8PSK_FEC,
    Nf, NFFT, 8 ,Nofdm, txbitsD8PSK_FEC, enrejado, SNR_vector);
    BERDBPSKRuido_FEC(i,:) = BERDBPSK_FEC;
    BERDQPSKRuido_FEC(i,:) = BERDQPSK_FEC;
    BERD8PSKRuido_FEC(i,:) = BERD8PSK_FEC;
end
BERDBPSKRuido_avg = zeros(1,length(SNR_vector));
BERDQPSKRuido_avg = zeros(1,length(SNR_vector));
BERD8PSKRuido_avg = zeros(1,length(SNR_vector));
BERDBPSKRuido_avg_FEC = zeros(1,length(SNR_vector));
BERDQPSKRuido_avg_FEC = zeros(1,length(SNR_vector));
BERD8PSKRuido_avg_FEC = zeros(1,length(SNR_vector));
for i=1:N_tramas
    BERDBPSKRuido_avg = BERDBPSKRuido_avg + BERDBPSKRuido(i,:);
    BERDQPSKRuido_avg = BERDQPSKRuido_avg + BERDQPSKRuido(i,:);

```

```
        BERD8PSKRuido_avg = BERD8PSKRuido_avg + BERD8PSKRuido(i,:);
        BERDBPSKRuido_avg_FEC = BERDBPSKRuido_avg_FEC +
        BERDBPSKRuido_FEC(i,:);
        BERDQPSKRuido_avg_FEC = BERDQPSKRuido_avg_FEC +
        BERDQPSKRuido_FEC(i,:);
        BERD8PSKRuido_avg_FEC = BERD8PSKRuido_avg_FEC +
        BERD8PSKRuido_FEC(i,:);
    end
    BERDBPSKRuido_avg = BERDBPSKRuido_avg./N_tramas;
    BERDQPSKRuido_avg = BERDQPSKRuido_avg./N_tramas;
    BERD8PSKRuido_avg = BERD8PSKRuido_avg./N_tramas;

    BERDBPSKRuido_avg_FEC = BERDBPSKRuido_avg_FEC./N_tramas;
    BERDQPSKRuido_avg_FEC = BERDQPSKRuido_avg_FEC./N_tramas;
    BERD8PSKRuido_avg_FEC = BERD8PSKRuido_avg_FEC./N_tramas;
    figure
    semilogy(SNR_vector, BERDBPSKRuido_avg, '-o'); hold on
    semilogy(SNR_vector, BERDBPSKRuido_avg_FEC, '-x');
    semilogy(SNR_vector, BERDQPSKRuido_avg, '-o');
    semilogy(SNR_vector, BERDQPSKRuido_avg_FEC, '-x');
    semilogy(SNR_vector, BERD8PSKRuido_avg, '-o');
    semilogy(SNR_vector, BERD8PSKRuido_avg_FEC, '-x');

    legend('DBPSK sin FEC', 'DBPSK con FEC', 'DQPSK sin FEC', 'DQPSK con
    FEC', 'D8PSK sin FEC', 'D8PSK con FEC')
    xlabel('SNR (dB)'); ylabel('BER de DMPK')
    grid on
    title('Resultados del sistema OFDM sin FEC vs con FEC')
```



Se muestra una representación de BER vs SNR con y sin FEC cuando no se añade el canal, ni prefijo cíclico, ni ecualización. Como se puede apreciar, el rendimiento es peor cuando no se introduce FEC que cuando se introduce FEC, en líneas generales. Al principio (con SNR=0 o cercano), sin embargo, se observa que la modulación con FEC actúa peor que la modulación sin FEC, esto se puede deber a que la codificación de un bit con FEC siempre influenciada por las anteriores codificaciones, por lo que el error se arrastra. Esto no ocurre en la codificación sin FEC. El umbral para cada modulación varía para cada modulación: a partir de 2dB para DBPSK, a partir de 4 dB para DQPSK y a partir de 8 dB para D8PSK.

Podemos decir que con FEC se mandan más bits para un número fijo de bits de información, estos bits permiten corregir errores al decodificar, por lo que necesita menor SNR y la potencia para transmitir información va a ser mayor. Por otro lado, se reduce la velocidad de transmisión y se aumenta considerablemente la complejidad.

Canal con ecualización:

```
h=[-0.1,0.3,-0.5,0.7,-0.9,0.7,-0.5,0.3,-0.1];
for i=1:N_tramas
    BER_DBPSK=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
    BER_DQPSK=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
    BER_D8PSK=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));

    [txbitsDBPSK,xDBPSK, pilotoDBPSK] = ModulacionOFDMEcualizacion(2,
    Nf, NFFT, Nofdm);
    [txbitsDQPSK,xDQPSK, pilotoDQPSK] = ModulacionOFDMEcualizacion(4,
    Nf, NFFT, Nofdm);
```

```

[txbitsD8PSK,xD8PSK, pilotoD8PSK] = ModulacionOFDMEcualizacion(8,
Nf, NFFT, Nofdm);
% Demodulacion con Ecualizador Zero Forcing
BERDBPSK_Ecualizador=CalcularErrorRuidoCanalEcualizado(xDBPSK,
Nf, NFFT, 2 ,Nofdm, txbitsDBPSK, SNR_vector, h, pilotoDBPSK);
BERDQPSK_Ecualizador=CalcularErrorRuidoCanalEcualizado(xDQPSK,
Nf, NFFT, 4 ,Nofdm, txbitsDQPSK, SNR_vector, h, pilotoDQPSK);
BERD8PSK_Ecualizador=CalcularErrorRuidoCanalEcualizado(xD8PSK,
Nf, NFFT, 8 ,Nofdm, txbitsD8PSK, SNR_vector, h, pilotoD8PSK);
BERDBPSKRuido_Ecualizador(i,:) = BERDBPSK_Ecualizador;
BERDQPSKRuido_Ecualizador(i,:) = BERDQPSK_Ecualizador;
BERD8PSKRuido_Ecualizador(i,:) = BERD8PSK_Ecualizador;
end
BERDBPSKRuido_avg_Ecualizador = zeros(1,length(SNR_vector));
BERDQPSKRuido_avg_Ecualizador = zeros(1,length(SNR_vector));
BERD8PSKRuido_avg_Ecualizador = zeros(1,length(SNR_vector));

for i=1:N_tramas
    BERDBPSKRuido_avg_Ecualizador = BERDBPSKRuido_avg_Ecualizador +
    BERDBPSKRuido_Ecualizador(i,:);
    BERDQPSKRuido_avg_Ecualizador = BERDQPSKRuido_avg_Ecualizador +
    BERDQPSKRuido_Ecualizador(i,:);
    BERD8PSKRuido_avg_Ecualizador = BERD8PSKRuido_avg_Ecualizador +
    BERD8PSKRuido_Ecualizador(i,:);
end
BERDBPSKRuido_avg_Ecualizador = BERDBPSKRuido_avg_Ecualizador./
N_tramas;
BERDQPSKRuido_avg_Ecualizador = BERDQPSKRuido_avg_Ecualizador./
N_tramas;
BERD8PSKRuido_avg_Ecualizador = BERD8PSKRuido_avg_Ecualizador./
N_tramas;
for i=1:N_tramas
    BER_DBPSK_FEC=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
    BER_DQPSK_FEC=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));
    BER_D8PSK_FEC=zeros(N_tramas,length(SNR_vector));

    lg = 7;
    enrejado = poly2trellis([lg],[171,133]);
    [txbitsDBPSK_FEC,xDBPSK_FEC,piloto_ecualizadorDBPSK] =
ModulacionConvolutionalEncoderPC(2, Nf, NFFT, Nofdm, enrejado);
    [txbitsDQPSK_FEC,xDQPSK_FEC,piloto_ecualizadorDQPSK] =
ModulacionConvolutionalEncoderPC(4, Nf, NFFT, Nofdm, enrejado);
    [txbitsD8PSK_FEC,xD8PSK_FEC,piloto_ecualizadorD8PSK] =
ModulacionConvolutionalEncoderPC(8, Nf, NFFT, Nofdm, enrejado);

    BERDBPSK_FEC=CalcularErrorConvolutionalEncoderRuidoCanal(xDBPSK_FEC,
Nf, NFFT, 2 ,Nofdm, txbitsDBPSK_FEC, enrejado, SNR_vector, h,
piloto_ecualizadorDBPSK);

    BERDQPSK_FEC=CalcularErrorConvolutionalEncoderRuidoCanal(xDQPSK_FEC,
Nf, NFFT, 4 ,Nofdm, txbitsDQPSK_FEC, enrejado, SNR_vector, h,
piloto_ecualizadorDQPSK);

    BERD8PSK_FEC=CalcularErrorConvolutionalEncoderRuidoCanal(xD8PSK_FEC,

```

```

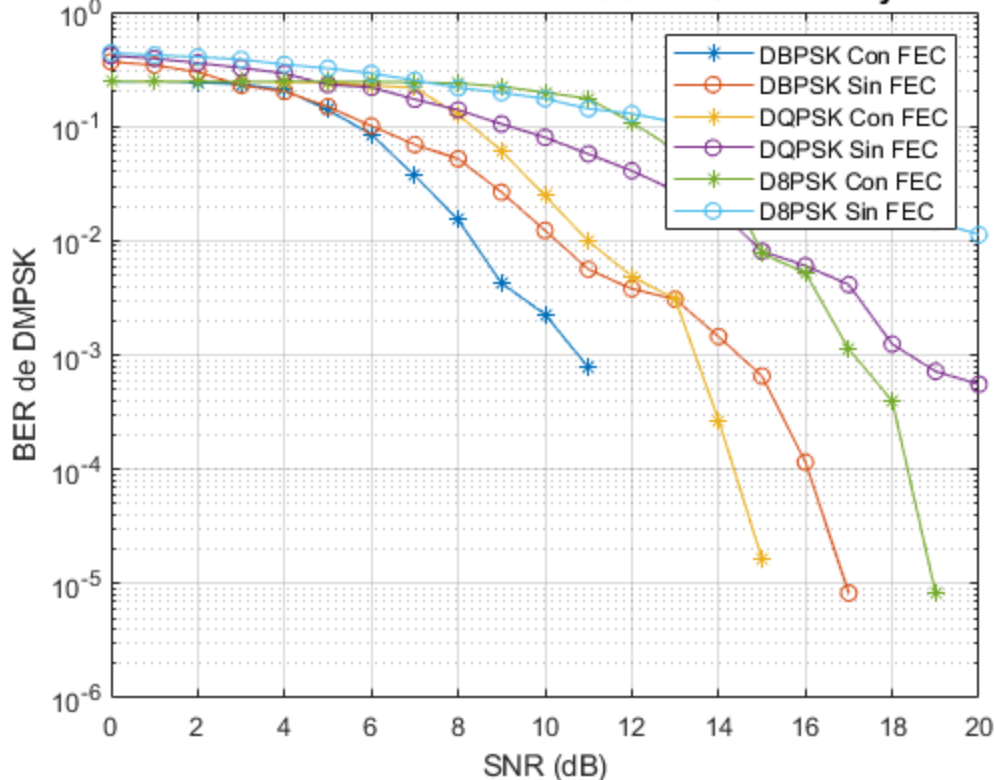
Nf, NFFT, 8 ,Nofdm, txbitsD8PSK_FEC, enrejado, SNR_vector, h,
piloto_ecualizadorD8PSK);
    BERDBPSKRuido_FEC(i,:) = BERDBPSK_FEC;
    BERDQPSKRuido_FEC(i,:) = BERDQPSK_FEC;
    BERD8PSKRuido_FEC(i,:) = BERD8PSK_FEC;
end
BERDBPSKRuido_avg_FEC = zeros(1,length(SNR_vector));
BERDQPSKRuido_avg_FEC = zeros(1,length(SNR_vector));
BERD8PSKRuido_avg_FEC = zeros(1,length(SNR_vector));
for i=1:N_tramas
    BERDBPSKRuido_avg_FEC = BERDBPSKRuido_avg_FEC +
    BERDBPSKRuido_FEC(i,:);
    BERDQPSKRuido_avg_FEC = BERDQPSKRuido_avg_FEC +
    BERDQPSKRuido_FEC(i,:);
    BERD8PSKRuido_avg_FEC = BERD8PSKRuido_avg_FEC +
    BERD8PSKRuido_FEC(i,:);
end
BERDBPSKRuido_avg_FEC = BERDBPSKRuido_avg_FEC./N_tramas;
BERDQPSKRuido_avg_FEC = BERDQPSKRuido_avg_FEC./N_tramas;
BERD8PSKRuido_avg_FEC = BERD8PSKRuido_avg_FEC./N_tramas;

figure

semilogy(SNR_vector, BERDBPSKRuido_avg_FEC, '-*'); hold on
semilogy(SNR_vector, BERDBPSKRuido_avg_Ecualizador, '-o');
semilogy(SNR_vector, BERDQPSKRuido_avg_FEC, '-*');
semilogy(SNR_vector, BERDQPSKRuido_avg_Ecualizador, '-o');
semilogy(SNR_vector, BERD8PSKRuido_avg_FEC, '-*');
semilogy(SNR_vector, BERD8PSKRuido_avg_Ecualizador, '-o');

legend('DBPSK Con FEC','DBPSK Sin FEC', 'DQPSK Con FEC', 'DQPSK Sin
FEC', 'D8PSK Con FEC', 'D8PSK Sin FEC')
xlabel('SNR (dB)'); ylabel('BER de DMPK')
grid on
title('Resultados del sistema OFDM con FEC vs sin FEC con canal y
ecualizador')

```

Resultados del sistema OFDM con FEC vs sin FEC con canal y ecualizador

En este caso y como esperábamos, si comparamos las curvas con canal y ecualización con FEC y sin FEC, se puede observar las curvas sin FEC tienen mejor respuesta que las curvas con FEC, los rendimientos además cambian para cada modulación: Para DBPSK para un BER de 10^{-4} hay una diferencia de SNR de unos 5 dB, para DQPSK para una BER de 10^{-3} hay una diferencia de SNR de unos 6 dB (sin FEC se necesita más SNR para llegar a 10^{-4}) para D8PSK para una BER de 10^{-2} , hay una diferencia de 9 dB (sin FEC se necesita mucho más SNR para bajar el BER).

ANEXO: Funciones

En este anexo Se muestran las funciones utilizadas durante la práctica con sus respectivas explicaciones y comentarios.

A1: addPrefijoCiclico.m

```
function [signal] = addPrefijoCiclico(x)
% Función: Función que se utiliza para añadir el prefijo cíclico al
% vector
% entrante. Se coje el final del vector (48 últimas muestras según
% indica
% el standard) y se pone al principio de la señal, finalmente se
% devuelve
% la señal como un vector.
% Input: x= Vector al que se añadirá el prefijo cíclico.
% Output: signal= Vector con el prefijo cíclico añadido.
```

```
prefijo_ciclico = x(end-47:end,:);  
signal = [prefijo_ciclico;x];  
signal = signal(:)';  
end
```

A2: BPSKMod.m

```
function [output] = BPSKMod(bits)  
    for i=1:1:length(bits);  
        if bits(i) == 0  
            output(i) = 1;  
        else  
            output(i) = -1;  
        end  
    end  
end
```

A3: CalcularError.m

```
function BER = CalcularError(signal, Nf, NFFT, M ,Nofdm, tx_bits)  
% Función: Función que recibe la señal transmitida y la recibida,  
% demodulada la recibida, las comparará y devuelve el BER de la  
% transmisión.  
% Input: Signal= La señal modulada que se recibí del receptor. Nf= El  
% número de portadoras con datos, viene especificado en  
% el standard, el máximo será 96. NFFT= Elemento que indica el tamaño  
% de la  
% FFT, se usará a la hora de calcular la FFT. M= Tipo de modulación  
% que se empleará, M = 2 DBPSK, M = 4 DQPSK,  
% M = 8 D8PSK. Nofdm= Número de símbolos por  
% trama para la modulación OFDM, especificado en el standard también.  
% tx_bits= Bits que se transmiten, se usará para  
% compararlos con los bits recibidos después de demodular y calcular  
% los errores.  
% Output: BER= El BER computado en la transmisión, con los errores  
% dividido  
% entre el número de bits transmitidos.  
% Demodulación OFDM  
    [Y,pilotos_angulos] = OFDM_Demodulador(signal,NFFT,Nofdm);  
% Demodulación DMPK  
    rx_bits = DMPK_Demod(Y, M, pilotos_angulos);  
% Cálculo de los errores comparando los transmitidos con los recibidos  
    errores = sum(bitxor(tx_bits(:), rx_bits(:)));  
    BER = errores / (Nf*Nofdm*log2(M));  
end
```

A4: CalcularErrorConvolutionalEncoder.m

```
function BER = CalcularErrorConvolutionalEncoder(signal, Nf, NFFT,
    M ,Nofdm, tx_bits, enrejado)
% Función: Función que recibe la señal transmitida y la recibida,
% demodulada la recibida, las comparará y devuelve el BER de la
% transmisión.
% En este caso al final, se debe añadir una fase de desentrelazado,
% dealeatorización y decodificación.
% Input: Signal= La señal modulada que se recibí del receptor. Nf= El
% número de portadoras con datos, viene especificado en
% el standard, el máximo será 96. NFFT= Elemento que indica el tamaño
% de la
% FFT, se usará a la hora de calcular la FFT. M= Tipo de modulación
% que se empleará, M = 2 DBPSK, M = 4 DQPSK,
% M = 8 D8PSK. Nofdm= Número de símbolos por
% trama para la modulación OFDM, especificado en el standard también.
% tx_bits= Bits que se transmiten, se usará para
% compararlos con los bits recibidos después de demodular y calcular
% los
% errores. enrejado= resultado de la función polytrellis que funciona
% como registro
% de desplazamiento.
% Output: BER= El BER computado en la transmisión, con los errores
% dividido
% entre el número de bits transmitidos.
% Demodulación OFDM
    [Y,pilotos_angulos] = OFDM_Demodulador(signal,NFFT,Nofdm);
% Demodulación DMPK
    rx_bits_aleatorios = DMPK_Demod(Y, M, pilotos_angulos);
% Deshacer entrelazado con la llamada a la función DeEntrelazado
    rx_bits_aleatorios = DeEntrelazado(rx_bits_aleatorios(:), M,
    Nofdm, Nf);
% Dealeatorización del vector con la llamada a la función Scrambler

    rx_bits = Scrambler(rx_bits_aleatorios(:));
% Decodificador
    rx_bits = vitdec(rx_bits,enrejado,5*7,'trunc','hard');
% Cálculo de los errores comparando los transmitidos con los recibidos
    errores = sum(bitxor(tx_bits(:), rx_bits'));
    BER = errores / (Nf*Nofdm*log2(M));
end
```

A5: CalcularErrorConvolutionalEncoderRuido.m

```
function BER = CalcularErrorConvolutionalEncoderRuido(signal, Nf,
    NFFT, M ,Nofdm, tx_bits, enrejado, ruido, canal)
```



```
% Función: Función que recibe la señal transmitida y la recibida,
% demodulada la recibida, las comparará y devuelve el BER de la
% transmisión. En
% este apartado además, se añadirá ruido dado el vector y se devolverá
% un
% vector de BERs. En este caso al final, se debe añadir una fase de
% desentralizado, dealeatorización y decodificación.
% Input:Signal= La señal modulada que se recibí del receptor. Nf= El
% número de portadoras con datos, viene especificado en
% el standard, el máximo será 96. NFFT= Elemento que indica el tamaño
% de la
% FFT, se usará a la hora de calcular la FFT. M= Tipo de modulación
% que se empleará, M = 2 DBPSK, M = 4 DQPSK,
% M = 8 D8PSK. Nofdm= Número de símbolos por
% trama para la modulación OFDM, especificado en el standard también.
% tx_bits= Bits que se transmiten, se usará para
% compararlos con los bits recibidos después de demodular y calcular
% los
% errores. enrejado= resultado de la función polytrellis que funciona
% como registro
% de desplazamiento. ruido= Vector de ruido SNR.
% Output: BER= El BER computado en la transmisión, con los errores
% dividido
% entre el número de bits transmitidos, en este caso será un vector,
% un
% elemento para cada ruido.
% Bucle para recorrer todo el vector de ruidos
    for i=1:length(ruido)
% Se añade ruido a la señal recibida
        fb = 10*log10( (NFFT/2)/Nf );
        y = awgn(signal,ruido(i)-fb,'measured');
% Ecualización y demodulación OFDM:
        [Y,pilotos_angulos] = OFDM_Demodulador(y,NFFT,Nofdm);
% Demodulación DMPK:
        rx_bits_aleatorios = DMPK_Demod(Y, M, pilotos_angulos);
% Deshacer entrelazado con la llamada a la función DeEntrelazado
        rx_bits_aleatorios = DeEntrelazado(rx_bits_aleatorios(:), M,
        Nofdm, Nf);
% Dealeatorización del vector con la llamada a la función Scrambler

        rx_bits = Scrambler(rx_bits_aleatorios(:));
% Decodificador
        rx_bits = vitdec(rx_bits,enrejado,5*7,'trunc','hard');
% Cálculo de los errores comparando los transmitidos con los recibidos
        errores = sum(bitxor(tx_bits(:), rx_bits));
        BER(i) = errores / (Nf*Nofdm*log2(M));
    end
end
```

A6: CalcularErrorConvolutionalEncoderRuidoCanal.m

```
function BER = CalcularErrorConvolutionalEncoderRuidoCanal(signal, Nf,
    NFFT, M ,Nofdm, tx_bits, enrejado, ruido, canal, piloto)
% Función: Función que recibe la señal transmitida y la recibida,
% demodulada la recibida, las comparará y devuelve el BER de la
% transmisión. En
% este apartado además, se añadirá ruido dado el vector y se devolverá
% un
% vector de BERs. En este caso al final, se debe añadir una fase de
% desentralizado, dealeatorización y decodificación. Se añade además
% el canal indicado en el enunciado. Se le
% añadirá un apartado de prefijo cíclico y ecualizador.
% Input: Signal= La señal modulada que se recibí del receptor. Nf= El
% número de portadoras con datos, viene especificado en
% el standard, el máximo será 96. NFFT= Elemento que indica el tamaño
% de la
% FFT, se usará a la hora de calcular la FFT. M= Tipo de modulación
% que se empleará, M = 2 DBPSK, M = 4 DQPSK,
% M = 8 D8PSK. Nofdm= Número de símbolos por
% trama para la modulación OFDM, especificado en el standard también.
% tx_bits= Bits que se transmiten, se usará para
% compararlos con los bits recibidos después de demodular y calcular
% los
% errores. enrejado= resultado de la función polytrellis que funciona
% como registro
% de desplazamiento. ruido= Vector de ruido SNR. piloto= Piloto que se
% usará para el ecualizador Zero-Forcing. canal= respuesta del canal
% indicado en el enunciado.
% Output: BER= El BER computado en la transmisión, con los errores
% dividido
% entre el número de bits transmitidos, en este caso será un vector,
% un
% elemento para cada ruido.
    freq = fft(piloto, NFFT);
% Bucle para recorrer todo el vector de ruidos
    for i=1:length(ruido)
% Se añade ruido a la señal recibida
        fb = 10*log10( (NFFT/2)/Nf );
        y = awgn(signal,ruido(i)-fb,'measured');
% Efecto del canal:
        y_conv = conv(y, canal);
        y = y_conv(1:length(y));
        y = reshape(y,[NFFT+48, Nofdm]);
% Eliminar prefijo cíclico
        y = y(49:end,:);
% Ecualización y demodulación OFDM:
        [pilotos_angulos , Y] = Ecualizador(y, NFFT, Nofdm, freq);
% Demodulación DMPK:
        rx_bits_aleatorios = DMPK_Demod(Y, M, pilotos_angulos);
```

```
% Deshacer el entrelazado
    rx_bits_aleatorios = DeEntrelazado(rx_bits_aleatorios(:), M,
    Nofdm, Nf);
% Dealeatorización del vector con la llamada a la función Scrambler
    rx_bits = Scrambler(rx_bits_aleatorios(:));
% Decodificador
    rx_bits = vitdec(rx_bits,enrejado,5*7,'trunc','hard');
% Cálculo de los errores comparando los transmitidos con los recibidos
    errores = sum(bitxor(tx_bits(:), rx_bits'));
    BER(i) = errores / (Nf*Nofdm*log2(M));
end
end
```

A7: CalcularErrorInterleaver.m

```
function BER = CalcularErrorInterleaver(signal, Nf, NFFT, M ,Nofdm,
tx_bits)
% Función: Función que recibe la señal transmitida y la recibida,
% demodulada la recibida, las comparará y devuelve el BER de la
% transmisión.
% En este caso al final, se debe añadir una fase de desentrelazado y
% dealeatorización.
% Input:Signal= La señal modulada que se recibí del receptor. Nf= El
% número de portadoras con datos, viene especificado en
% el standard, el máximo será 96. NFFT= Elemento que indica el tamaño
% de la
% FFT, se usará a la hora de calcular la FFT. M= Tipo de modulación
% que se empleará, M = 2 DBPSK, M = 4 DQPSK,
% M = 8 D8PSK. Nofdm= Número de símbolos por
% trama para la modulación OFDM, especificado en el standard también.
% tx_bits= Bits que se transmiten, se usará para
% compararlos con los bits recibidos después de demodular y calcular
% los errores.
% Output: BER= El BER computado en la transmisión, con los errores
% dividido
% entre el número de bits transmitidos.
% Demodulación OFDM
    [Y,pilotos_angulos] = OFDM_Demodulador(signal,NFFT,Nofdm);
% Demodulación DMPK
    rx_bits_aleatorios = DMPK_Demod(Y, M, pilotos_angulos);
% Dealeatorización con la llamada a la función DeEntrelazado
    rx_bits_aleatorios = DeEntrelazado(rx_bits_aleatorios(:), M,
    Nofdm, Nf);
% Dealeatorización del vector con la llamada a la función Scrambler

    rx_bits = Scrambler(rx_bits_aleatorios(:));
% Cálculo de los errores comparando los transmitidos con los recibidos
    errores = sum(bitxor(tx_bits(:), rx_bits'));
    BER = errores / (Nf*Nofdm*log2(M));
end
```

A8: CalcularErrorRuido.m

```
function BER = CalcularErrorRuido(signal, Nf, NFFT, M ,Nofdm, tx_bits,
ruido)
% Función: Función que recibe la señal transmitida y la recibida,
% demodulada la recibida, las comparará y devuelve el BER de la
% transmisión.
% En este caso al final, se debe añadir una fase de dealeatorización.
% En
% este apartado además, se añadirá ruido dado el vector y se devolverá
% un
% vector de BERs.
% Input: Signal= La señal modulada que se recibí del receptor. Nf= El
% número de portadoras con datos, viene especificado en
% el standard, el máximo será 96. NFFT= Elemento que indica el tamaño
% de la
% FFT, se usará a la hora de calcular la FFT. M= Tipo de modulación
% que se empleará, M = 2 DBPSK, M = 4 DQPSK,
% M = 8 D8PSK. Nofdm= Número de símbolos por
% trama para la modulación OFDM, especificado en el standard también.
% tx_bits= Bits que se transmiten, se usará para
% compararlos con los bits recibidos después de demodular y calcular
% los errores. ruido= Vector de ruido SNR.
% Output: BER= El BER computado en la transmisión, con los errores
% dividido
% entre el número de bits transmitidos, en este caso será un vector,
% un
% elemento para cada ruido.
% Bucle para recorrer todo el vector de ruidos
    for i=1:length(ruido)
% Añadimos ruido a la señal recibida
        fb = 10*log10( (NFFT/2)/Nf );
        y = awgn(signal,ruido(i)-fb,'measured');
% Demodulación OFDM
        [Y,pilotos_angulos] = OFDM_Demodulador(y,NFFT,Nofdm);
% Demodulación DMPK
        rx_bits_aleatorios = DMPK_Demod(Y, M, pilotos_angulos);
% Dealeatorización del vector con la llamada a la función Scrambler
        rx_bits = Scrambler(rx_bits_aleatorios(:));
% Cálculo de los errores comparando los transmitidos con los recibidos
        errores = sum(xor(tx_bits(:), rx_bits(:)));
        BER(i) = errores / length(tx_bits);
    end
end
```

A9: CalcularErrorRuidoCanal.m

```
function BER = CalcularErrorRuidoCanal(signal, Nf, NFFT, M ,Nofdm,
tx_bits, ruido, canal)
```

```
% Función: Función que recibe la señal transmitida y la recibida,
% demodulada la recibida, las comparará y devuelve el BER de la
% transmisión.
% En este caso al final, se debe añadir una fase de dealeatorización.
En
% este apartado además, se añadirá ruido dado el vector y se devolverá
un
% vector de BERs. Se añade además el canal indicado en el enunciado.
% Input: Signal= La señal modulada que se recibí del receptor. Nf= El
% número de portadoras con datos, viene especificado en
% el standard, el máximo será 96. NFFT= Elemento que indica el tamaño
% de la
% FFT, se usará a la hora de calcular la FFT. M= Tipo de modulación
% que se empleará, M = 2 DBPSK, M = 4 DQPSK,
% M = 8 D8PSK. Nofdm= Número de símbolos por
% trama para la modulación OFDM, especificado en el standard también.
tx_bits= Bits que se transmiten, se usará para
% compararlos con los bits recibidos después de demodular y calcular
% los errores. ruido= Vector de ruido SNR.
% Output: BER= El BER computado en la transmisión, con los errores
% dividido
% entre el número de bits transmitidos, en este caso será un vector,
un
% elemento para cada ruido.
% Bucle para recorrer todo el vector de ruidos
for i=1:length(ruido)
% Añadimos ruido a la señal recibida
fb = 10*log10( (NFFT/2)/Nf );
y = awgn(signal,ruido(i)-fb,'measured');
% Efecto del canal:
y_conv = conv(y, canal);
y = y_conv(1:length(y));
% Demodulación OFDM
[Y,pilotos_angulos] = OFDM_Demodulador(y,NFFT,Nofdm);
% Demodulación DMPK
rx_bits_aleatorios = DMPK_Demod(Y, M, pilotos_angulos);
% Dealeatorización del vector con la llamada a la función Scrambler
rx_bits = Scrambler(rx_bits_aleatorios(:));
% Cálculo de los errores comparando los transmitidos con los recibidos
errores = sum(bitxor(tx_bits(:), rx_bits(:)));
BER(i) = errores / (Nf*Nofdm*log2(M));
end
end
```

A10: CalcularErrorRuidoCanalEcualizado.m

```
function BER = CalcularErrorRuidoCanalEcualizado(signal, Nf, NFFT,
M ,Nofdm, tx_bits, ruido, canal, piloto)
% Función: Función que recibe la señal transmitida y la recibida,
% demodulada la recibida, las comparará y devuelve el BER de la
% transmisión.
```

```

% En este caso al final, se debe añadir una fase de dealeatorización.
En
% este apartado además, se añadirá ruido dado el vector y se devolverá
un
% vector de BERs. Se añade además el canal indicado en el enunciado.
Se le
% añadirá un apartado de prefijo cíclico y ecualizador.
% Input:Signal= La señal modulada que se recibí del receptor. Nf= El
número de portadoras con datos, viene especificado en
% el standard, el máximo será 96. NFFT= Elemento que indica el tamaño
de la
% FFT, se usará a la hora de calcular la FFT. M= Tipo de modulación
que se empleará, M = 2 DBPSK, M = 4 DQPSK,
% M = 8 D8PSK. Nofdm= Número de símbolos por
% trama para la modulación OFDM, especificado en el standard también.
tx_bits= Bits que se transmiten, se usará para
% compararlos con los bits recibidos después de demodular y calcular
los
% errores. piloto= Piloto que se usará para el ecualizador Zero-
Forcing. canal= respuesta del canal
% indicado en el enunciado.
% ruido= Vector de ruido SNR.
% Output: BER= El BER computado en la transmisión, con los errores
dividido
% entre el número de bits transmitidos, en este caso será un vector,
un
% elemento para cada ruido.
    freq = fft(piloto, NFFT);
% Bucle para recorrer todo el vector de ruidos
    for i=1:length(ruido)
% Se añade ruido a la señal recibida
        fb = 10*log10( (NFFT/2)/Nf );
        y = awgn(signal,ruido(i)-fb,'measured');
% Efecto del canal:
        y_conv = conv(y, canal);
        y = y_conv(1:length(y));
        y = reshape(y,[NFFT+48, Nofdm]);
% Eliminar prefijo cíclico
        y = y(49:end,:);
% Ecualización y demodulación OFDM:
        [pilotos_angulos , Y] = Ecualizador(y, NFFT, Nofdm, freq);
% Demodulación DMPK:
        rx_bits_aleatorios = DMPK_Demod(Y, M, pilotos_angulos);
% Dealeatorización del vector con la llamada a la función Scrambler
        rx_bits = Scrambler(rx_bits_aleatorios(:));
% Cálculo de los errores comparando los transmitidos con los recibidos
        errores = sum(bitxor(tx_bits(:), rx_bits(:)));
        BER(i) = errores / (Nf*Nofdm*log2(M));
    end
end

```

A11: CalcularErrorRuidoCanalPrefijoCiclico.m

```
function BER = CalcularErrorRuidoCanalPrefijoCiclico(signal, Nf, NFFT,
M ,Nofdm, tx_bits, ruido, canal)
    for i=1:length(ruido)
        fb = 10*log10( (NFFT/2)/Nf );
        y = awgn(signal,ruido(i)-fb,'measured');
        % Efecto del canal:
        y_conv = conv(y, canal);
        y = y_conv(1:length(y));
        y = reshape(y,[NFFT+48, Nofdm]);
        % Eliminar prefijo cíclico
        y = y(49:end,:);
        [Y,pilotos_angulos] = OFDM_Demodulador(y,NFFT,Nofdm);
        rx_bits_aleatorios = DMPKSK_Demod(Y, M, pilotos_angulos);
        rx_bits = Scrambler(rx_bits_aleatorios(:));
        errores = sum(bitxor(tx_bits(:), rx_bits(:)));
        BER(i) = errores / (Nf*Nofdm*log2(M));
    end
end
```

A12: CalcularErrorScrambler.m

```
function BER = CalcularErrorScrambler(signal, Nf, NFFT, M ,Nofdm,
tx_bits)
% Función: Función que recibe la señal transmitida y la recibida,
% demodulada la recibida, las comparará y devuelve el BER de la
% transmisión.
% En este caso al final, se debe añadir una fase de dealeatorización.
% Input:Signal= La señal modulada que se recibí del receptor. Nf= El
% número de portadoras con datos, viene especificado en
% el standard, el máximo será 96. NFFT= Elemento que indica el tamaño
% de la
% FFT, se usará a la hora de calcular la FFT. M= Tipo de modulación
% que se empleará, M = 2 DBPSK, M = 4 DQPSK,
% M = 8 D8PSK. Nofdm= Número de símbolos por
% trama para la modulación OFDM, especificado en el standard también.
% tx_bits= Bits que se transmiten, se usará para
% compararlos con los bits recibidos después de demodular y calcular
% los errores.
% Output: BER= El BER computado en la transmisión, con los errores
% dividido
% entre el número de bits transmitidos.
% Demodulación OFDM
    [Y,pilotos_angulos] = OFDM_Demodulador(signal,NFFT,Nofdm);
% Demodulación DMPKSK
    rx_bits_aleatorios = DMPKSK_Demod(Y, M, pilotos_angulos);
% Dealeatorización del vector con la llamada a la función Scrambler
    rx_bits = Scrambler(rx_bits_aleatorios(:));
```

```
% Cálculo de los errores comparando los transmitidos con los recibidos
errores = sum(bitxor(tx_bits(:), rx_bits(:)));
BER = errores / (Nf*Nofdm*log2(M));
end
```

A13: calcularNumeroPaquetesFEC.m

```
function numPaquetes = calcularNumeroPaquetesFEC(numBits, M, Nofdm,
Nf)
    for i=1:numBits
        tx(i)=randi([0,1]);
    end
    Nbits=(Nofdm*log2(M)*Nf/2)-8;
    numPaquetes = ceil(length(tx)/Nbits);
end
```

A14: calcularNumeroPaquetesnoFEC.m

```
function numPaquetes = calcularNumeroPaquetesFEC(numBits, M, Nofdm,
Nf)
    for i=1:numBits
        tx(i)=randi([0,1]);
    end
    Nbits=Nofdm*log2(M)*Nf;
    numPaquetes = ceil(length(tx)/Nbits);
end
```

A15: Convolutional_Encoder.m

```
function [outputArg1,outputArg2] = Convolutional_Encoder(tx_bits)
%UNTITLED2 Summary of this function goes here
% Detailed explanation goes here

end
```

A16: D8PSK_BER.m

```
function Int = D8PSK_BER(SNR_dB)
```



```

M = 8;
k = log2(M);
N = 1e4;

SNR = 10.^(SNR_dB/10);
EbNo = SNR/k;

phi = linspace(-pi/2,pi/2,N);

Int = zeros(length(SNR_dB),1); % Pre-alloc
for iter = 1:length(SNR_dB)
    A = 1-(cos(pi/M)*cos(phi));
    B = -k*EbNo(iter);
    C = 1-(cos(pi/M)*cos(phi));

    I = exp(A.*B)./C;

    deltaPhi = phi(2)-phi(1);
    Int(iter) = sin(pi/M)/4/pi*sum(I(1:end-1))*deltaPhi;
end
%
% close all
% semilogy(SNR_dB,Int,'*')

```

A17: DBPSK_BER.m

```

function theoryBerDBPSK = DBPSK_BER(SNR_dB)

if nargin == 0
    SNR_dB = -5:20;
end

theoryBerDBPSK = (1/2)*exp(-(10.^(SNR_dB(1,:)/10)));

if nargin == 0
    figure
    semilogy(SNR_dB,theoryBerDBPSK,'-*')
    xlabel('SNR [dB]')
    ylabel('BER')
    grid
end

```

A18: DeEntrelazado.m

```

function rx_bits_no_interleaver = DeEntrelazado(rx_bits, M, Nofdm, Nf)
% Función: Función que se utiliza para ejecutar el desentrelazado de
% los bits,

```

```
% se transforman los bits en una matriz que se transpone y se vuelve a
% convertir en un vector, se utiliza para evitar que se produzcan
% muchos
% errores seguidos. Se realiza justo la operación inversa al
% entrelazado.
% Input: rx_bits= vector de bits a desentrelazar. M= Tipo de
% modulación que se empleará, M = 2 DBPSK, M = 4 DQPSK,
% M = 8 D8PSK. Nf= El número de portadoras con datos, viene
% especificado en
% el standard, el máximo será 96, Nofdm= Número de símbolos por
% trama para la modulación OFDM, especificado en el standard también.
% Output: rx_bits_no_interleaver= vector de bits desentrelazados.
rx_bits_no_interleaver=[];

for i=0:Nofdm-1

    if(M==2)

        matriz= vec2mat(rx_bits(i*(12*8)+ 1: (i
+1)*(12*8)),8,12);

    elseif(M==4)

        matriz= vec2mat(rx_bits(i*(12*16)+ 1: (i
+1)*(12*16)),16,12);

    elseif(M==8)

        matriz= vec2mat(rx_bits(i*(16*18)+ 1: (i
+1)*(16*18)),16,18);

    end

    matriz=matriz(:)';

    rx_bits_no_interleaver=[rx_bits_no_interleaver
matriz];

end

rx_bits_no_interleaver = rx_bits_no_interleaver';

end
```

A19: DMPSK_Demod.m

```
function rx_bits = DMPSK_Demod(Y, M,piloto_fase)
% Función: Función que calcula la modulación DBPSK, DQPSK y D8PSK,
% dependiendo de M y usando los pilotos para calcular la primera
% diferencia.
```

```
% Output: Y= Vector de salida del demodulador OFDM que tiene el vector
que se introducirá en el demodulador.
% Input:M= Tipo de modulación que se empleará, M = 2 DBPSK, M = 4
DQPSK,
% M = 8 D8PSK. piloto_fase= Piloto para el cálculo de la primera
diferencia
% para la modulación diferencial.
    if(M==2)
        demod = comm.DBPSKDemodulator(pi/4);
        rx_bits = demod(Y(:));
    elseif(M==4)
        demod = comm.DQPSKDemodulator('BitOutput',true);
        rx_bits = demod(Y(:));
    elseif(M==8)
        demod = comm.DPSKDemodulator(8,pi/8,'BitOutput',true);
        rx_bits = demod(Y(:));
    end

    %demodDPSK=modem.dpskdemod('M',M,'OutputType','Bit','InitialPhase',piloto_fase);
    %rx_bits=demodulate(demodDPSK,Y);

end
```

A20: DMP SK_Modulador.m

```
function modSymbols = DMP SK_Modulador(txbits, M, piloto_fase)
% Función: Función que calcula la modulación DBPSK, DQPSK y D8PSK,
% dependiendo de M y usando los pilotos para calcular la primera
% diferencia.
% Output: txbits= Vector de bits a los que se realizará la modulación.
M= Tipo de modulación que se empleará, M = 2 DBPSK, M = 4 DQPSK,
% M = 8 D8PSK. piloto_fase= Piloto para el cálculo de la primera
diferencia
% para la modulación diferencial.
% Input: modSymbols= Resultado de la modulación del vector de bits
txbits.
    if(M==2)
        mod = comm.DBPSKModulator(pi/4);
        modSymbols= mod(txbits(:));
    elseif(M==4)
        mod = comm.DQPSKModulator('BitInput',true);
        modSymbols= mod(txbits(:));
    elseif(M==8)
        mod = comm.DPSKModulator(8,pi/8,'BitInput',true);
        modSymbols= mod(txbits(:));
    end
    modSymbols=reshape(modSymbols, [96,63]);

    %modDPSK=modem.dpskmod('M',M,'InputType','Bit','InitialPhase',piloto_fase);
    %modSymbols=modulate(modDPSK,txbits);

end
```

A21: DQPSK_BER.m

```
function theoryBer_dqpsk_noncoh = DQPSK_BER(SNR_dB)

if nargin == 0
    SNR_dB = -5:20;
end

M = 4;
k = log2(M);
Eb_N0_dB = SNR_dB-10*log10(k);

theoryBer_dqpsk_noncoh = zeros(1,length(SNR_dB)); % Pre-alloc
for snrIter = 1:length(SNR_dB)
    a = sqrt(2*10.^(Eb_N0_dB(snrIter)/10))*(1-sqrt(1/2));
    b = sqrt(2*10.^(Eb_N0_dB(snrIter)/10))*(1+sqrt(1/2));

    k_bessel = 0:10;
    temp = exp(-((a.^2+b.^2)/2)).*sum((a/
b).^k_bessel.*besseli(k_bessel,a*b));
    theoryBer_dqpsk_noncoh(snrIter) = temp - 0.5*besseli(0,a*b)*exp(-
((a.^2+b.^2)/2));
end

if nargin == 0
    figure
    semilogy(SNR_dB,theoryBer_dqpsk_noncoh,'-*')
    xlabel('SNR [dB]')
    ylabel('BER')
    grid
end
```

A22: Ecualizador.m

```
function [piloto_fase , Y] = Ecualizador(y, NFFT, Nofdm, freq)
% Función: Función que se utiliza para ecualizar, se divide el vector
% que
% se recibe con el que debería ser para saber cuál es la respuesta del
% canal y poder contrarrestarla después.
% Input: y= Señal sin prefijo cíclico para ecualizarla .NFFT= Elemento
% que indica el tamaño de la
% FFT, se usará a la hora de calcular la FFT. Nofdm= Número de
% símbolos por
% trama para la modulación OFDM, especificado en el standard también.
% freq= Piloto que se usará para el ecualizador Zero-Forcing.
% Output: Y= Señal demodulada en OFDM sin los pilotos y ecualizada.
% piloto_fase= Pilotos
```

```
% que se introdujeron en el modulador y que se devuelven para la
% demodulacion DMPSK.
    Y = fft(y,NFFT);
    Respuesta_canal = Y(:,1)./freq;

    for i=1:Nofdm
        Y_ecualizada(:,i) = Y(:,i)./Respuesta_canal;
    end
    piloto_fase = angle(Y_ecualizada(87,:));
    Y = Y_ecualizada(88:183,:);
end
```

A23: Entrelazar.m

```
function tx_bits_interleaver= Entrelazar(tx_bits, M, Nofdm, Nf)
% Función: Función que se utiliza para ejecutar el entrelazado de los
% bits,
% se transforman los bits en una matriz que se transpone y se vuelve a
% convertir en un vector, se utiliza para evitar que se produzcan
% muchos
% errores seguidos.
% Input: tx_bits= vector de bits a entrelazar. M= Tipo de modulación
% que se empleará, M = 2 DBPSK, M = 4 DQPSK,
% M = 8 D8PSK. Nf= El número de portadoras con datos, viene
% especificado en
% el standard, el máximo será 96, Nofdm= Número de símbolos por
% trama para la modulación OFDM, especificado en el standard también.
% Output: tx_bits_interleaver= vector de bits entrelazados.
    tx_bits_interleaver_def=[];

    for i=1:Nofdm

        tx_bits_interleaver = tx_bits(:,i)';
        tx_bits_interleaver = flip(tx_bits_interleaver);
        if M==2
            nc = 12;
            nf = 8;
            tx_bits_interleaver = reshape(tx_bits_interleaver,
[nc,nf])';
        elseif M==4
            nc = 12;
            nf = 16;
            tx_bits_interleaver = reshape(tx_bits_interleaver,
[nc,nf])';
        else
            nc = 18;
            nf = 16;
```

```
        tx_bits_interleaver = reshape(tx_bits_interleaver,
[nc,nf]]');
    end

    tx_bits_interleaver = flip(tx_bits_interleaver);

    for j=1:nc
        intermedio = tx_bits_interleaver(:,j)';
        if j==1
            tx_bits_interleaver_s = intermedio;
        else
            tx_bits_interleaver_s =
horzcat(intermedio,tx_bits_interleaver_s);
        end
    end
    tx_bits_interleaver_def=
horzcat(tx_bits_interleaver_def,tx_bits_interleaver_s);

    end
    tx_bits_interleaver = vec2mat(tx_bits_interleaver_def,Nf*log2(M));
    tx_bits_interleaver=transpose(tx_bits_interleaver);
end
```

A24: ModulacionConvolutionalEncoder.m

```
function [tx_bits, signal] = ModulacionConvolutionalEncoder(M, Nf,
    NFFT, Nofdm, enrejado)
% Función: Función que crea un vector a transmitir dados una serie de
% parámetros y que devuelve el vector que se va a transmitir y su
% modulación OFDM que finalmente se transmitirá. Se añade además
    después de
% crear el vector de bits que transmitimos, una parte en la que se
% aleatoriza ese vector, una parte en la que se realiza el entrelazado
    y un codificador convolucional que además cambiará el número de bits
    transmitidos.
% Input: M= Tipo de modulación que se empleará, M = 2 DBPSK, M = 4
    DQPSK,
% M = 8 D8PSK. Nf= El número de portadoras con datos, viene
    especificado en
% el standard, el máximo será 96, NFFT= Elemento que indica el tamaño
    de la
% FFT, se usará a la hora de calcular la FFT. Nofdm= Número de
    símbolos por
% trama para la modulación OFDM, especificado en el standard también.
% enrejado= resultado de la función polytrellis que funciona como
    registro
% de desplazamiento.
% Output: tx_bits= Bits que se transmiten, se usarán para
    posteriormente
```

```

% compararlos con los bits recibidos y calcular los errores. Signal=
  Bits que vamos a transmitir.
% Hay que modificar los bits que se envían a la mitad:
% Bits que vamos a transmitir:
    tx_bits = Nofdm*log2(M)*Nf/2;
    tx_bits = round(rand(tx_bits,1));
    tx_bits(end-8+1:end) = 0;
% Codificación
    tx_bits_codificados = convenc(tx_bits, enrejado);
% Aleatorización del vector de bits a transmitir.
    tx_bits_aleatorios = Scrambler(tx_bits_codificados');
    tx_bits_aleatorios = double(vec2mat(tx_bits_aleatorios',
Nf*log2(M)));
    tx_bits_aleatorios = tx_bits_aleatorios';
% Obtenemos los pilotos:
    [piloto_fase, piloto_mod]=vectorPrefijos(Nofdm);
% Entrelazado
    tx_bits_aleatorios = Entrelazar(tx_bits_aleatorios, M, Nofdm, Nf);
% Modulación DMPK:
    mod_DMPK = DMPK_Modulador(tx_bits_aleatorios, M, piloto_fase);
% Modulación OFDM:
    signal=OFDM_Modulador(mod_DMPK,piloto_fase,NFFT,Nofdm);
end

```

A25: ModulacionConvolutionalEncoderPC.m

```

function [tx_bits, signal, piloto_ecualizador] =
  ModulacionConvolutionalEncoderPC(M, Nf, NFFT, Nofdm, enrejado)
% Función: Función que crea un vector a transmitir dados una serie de
% parámetros y que devuelve el vector que se va a transmitir y su
% modulación OFDM que finalmente se transmitirá. Se añade además
  después de
% crear el vector de bits que transmitimos, una parte en la que se
% aleatoriza ese vector, una parte en la que se añade el prefijo
  cíclico ,una parte en la que se realiza el entrelazado y un
  codificador convolucional que además cambiará el número de bits
  transmitidos.
% Input: M= Tipo de modulación que se empleará, M = 2 DBPSK, M = 4
  DQPSK,
% M = 8 D8PSK. Nf= El número de portadoras con datos, viene
  especificado en
% el standard, el máximo será 96, NFFT= Elemento que indica el tamaño
  de la
% FFT, se usará a la hora de calcular la FFT. Nofdm= Número de
  símbolos por
% trama para la modulación OFDM, especificado en el standard también.
  enrejado= resultado de la función polytrellis que funciona como
  registro
% de desplazamiento.
% Output: tx_bits= Bits que se transmiten, se usarán para
  posteriormente

```

```

% compararlos con los bits recibidos y calcular los errores. Signal=
% La señal modulada que se enviará al receptor. piloto_ecualizador=
    Piloto
% que se usará para el ecualizador Zero-Forcing.
% Hay que modificar los bits que se envían a la mitad:
% Bits que vamos a transmitir:
    tx_bits = Nofdm*log2(M)*Nf/2;
    tx_bits = round(rand(tx_bits,1));
    tx_bits(end-8+1:end) = 0;
% Codificación
    tx_bits_codificados = convenc(tx_bits, enrejado);
% Aleatorización del vector de bits a transmitir.
    tx_bits_aleatorios = Scrambler(tx_bits_codificados');
    tx_bits_aleatorios = double(vec2mat(tx_bits_aleatorios',
Nf*log2(M)));
    tx_bits_aleatorios = tx_bits_aleatorios';
% Obtenemos los pilotos:
    [piloto_fase, piloto_mod]=vectorPrefijos(Nofdm);
% Entrelazado
    tx_bits_aleatorios = Entrelazar(tx_bits_aleatorios, M, Nofdm, Nf);
% Modulación DMPK:
    mod_DMPK = DMPK_Modulador(tx_bits_aleatorios, M, piloto_fase);
% Modulación OFDM:
    signal=OFDM_Modulador(mod_DMPK,piloto_fase,NFFT,Nofdm);
    piloto_ecualizador = signal(:,1);
% Se añade el prefijo cíclico y se devuelve como un vector.
    signal = addPrefijoCiclico(signal);
end

```

A26: ModulacionInterleaver.m

```

function [tx_bits, signal] = ModulacionInterleaver(M, Nf, NFFT, Nofdm)
% Función: Función que crea un vector a transmitir dados una serie de
% parámetros y que devuelve el vector que se va a transmitir y su
% modulación OFDM que finalmente se transmitirá. Se añade además
    después de
% crear el vector de bits que transmitimos, una parte en la que se
% aleatoriza ese vector y una parte en la que se realiza el
    entrelazado.
% Input: M= Tipo de modulación que se empleará, M = 2 DBPSK, M = 4
    DQPSK,
% M = 8 D8PSK. Nf= El número de portadoras con datos, viene
    especificado en
% el standard, el máximo será 96, NFFT= Elemento que indica el tamaño
    de la
% FFT, se usará a la hora de calcular la FFT. Nofdm= Número de
    símbolos por
% trama para la modulación OFDM, especificado en el standard también.
% Output: tx_bits= Bits que se transmiten, se usarán para
    posteriormente

```



```
% compararlos con los bits recibidos y calcular los errores. Signal=
Bits que vamos a transmitir.
    tx_bits = Nofdm*log2(M)*Nf;
    tx_bits = round(rand(tx_bits,1));
% Aleatorización del vector de bits a transmitir.
    tx_bits_aleatorios = Scrambler(tx_bits');
    tx_bits_aleatorios = double(vec2mat(tx_bits_aleatorios',
Nf*log2(M)));
    tx_bits_aleatorios = tx_bits_aleatorios';
% Obtenemos los pilotos:
    [piloto_fase, piloto_mod]=vectorPrefijos(Nofdm);
% Entrelazado
    tx_bits_aleatorios = Entrelazar(tx_bits_aleatorios, M, Nofdm, Nf);
% Modulación DMPK:
    mod_DMPK = DMPK_Modulador(tx_bits_aleatorios, M, piloto_fase);
% Modulación OFDM:
    signal=OFDM_Modulador(mod_DMPK,piloto_fase,NFFT,Nofdm);
end
```

A27: ModulacionOFDM.m

```
function [tx_bits, signal] = ModulacionOFDM(M, Nf, NFFT, Nofdm)
% Función: Función que crea un vector a transmitir dados una serie de
% parámetros y que devuelve el vector que se va a transmitir y su
% modulación OFDM que finalmente se transmitirá.
% Input: M= Tipo de modulación que se empleará, M = 2 DBPSK, M = 4
DQPSK,
% M = 8 D8PSK. Nf= El número de portadoras con datos, viene
    especificado en
% el standard, el máximo será 96, NFFT= Elemento que indica el tamaño
    de la
% FFT, se usará a la hora de calcular la FFT. Nofdm= Número de
    símbolos por
% trama para la modulación OFDM, especificado en el standard también.
% Output: tx_bits= Bits que se transmiten, se usarán para
    posteriormente
% compararlos con los bits recibidos y calcular los errores. Signal=
% La señal modulada que se enviará al receptor.
    tx_bits = Nofdm*log2(M)*Nf;
    tx_bits = round(rand(tx_bits,1));
    tx_bits = vec2mat(tx_bits, Nf*log2(M));
    tx_bits = tx_bits';
% Obtenemos los pilotos:
    [piloto_fase, piloto_mod]=vectorPrefijos(Nofdm);
% Modulación DMPK:
    mod_DMPK = DMPK_Modulador(tx_bits, M, piloto_fase);
% Modulación OFDM:
    signal=OFDM_Modulador(mod_DMPK,piloto_fase,NFFT,Nofdm);
% Se devuelve como un vector:
    signal = signal(:)';
end
```

A28: ModulacionOFDMConPrefijoCiclico.m

```
function [tx_bits, signal] = ModulacionOFDMConPrefijoCiclico(M, Nf,
    NFFT, Nofdm)
    % Bits que vamos a transmitir:
    tx_bits = Nofdm*log2(M)*Nf;
    tx_bits = round(rand(tx_bits,1));
    tx_bits_aleatorios = Scrambler(tx_bits');
    tx_bits_aleatorios = double(vec2mat(tx_bits_aleatorios',
    Nf*log2(M)));
    tx_bits_aleatorios = tx_bits_aleatorios';
    [piloto_fase, piloto_mod]=vectorPrefijos(Nofdm);
    % Modulación:
    mod_DMPK = DMPK_Modulador(tx_bits_aleatorios, M, piloto_fase);
    signal=OFDM_Modulador(mod_DMPK,piloto_fase,NFFT,Nofdm);
    signal = addPrefijoCiclico(signal)
end
```

A29: ModulacionOFDMEcualizacion.m

```
function [tx_bits, signal, piloto_ecualizador] =
    ModulacionOFDMEcualizacion(M, Nf, NFFT, Nofdm)
% Función: Función que crea un vector a transmitir dados una serie de
% parámetros y que devuelve el vector que se va a transmitir y su
% modulación OFDM que finalmente se transmitirá. Se añade además
    después de
% crear el vector de bits que transmitimos, una parte en la que se
% aleatoriza ese vector. Se le añadirá una parte en la que se añade el
% prefijo cíclico y además se devuelve la señal que se usará a la hora
    de
% comparar para ecualizar.
% Input: M= Tipo de modulación que se empleará, M = 2 DBPSK, M = 4
    DQPSK,
% M = 8 D8PSK. Nf= El número de portadoras con datos, viene
    especificado en
% el standard, el máximo será 96, NFFT= Elemento que indica el tamaño
    de la
% FFT, se usará a la hora de calcular la FFT. Nofdm= Número de
    símbolos por
% trama para la modulación OFDM, especificado en el standard también.
% Output: tx_bits= Bits que se transmiten, se usarán para
    posteriormente
% compararlos con los bits recibidos y calcular los errores. Signal=
% La señal modulada que se enviará al receptor. piloto_ecualizador=
    Piloto
% que se usará para el ecualizador Zero-Forcing.
```

```
% Bits que vamos a transmitir:
tx_bits = Nofdm*log2(M)*Nf;
tx_bits = round(rand(tx_bits,1));
% Aleatorización del vector de bits a transmitir.
tx_bits_aleatorios = Scrambler(tx_bits');
tx_bits_aleatorios = double(vec2mat(tx_bits_aleatorios',
Nf*log2(M)));
tx_bits_aleatorios = tx_bits_aleatorios';
% Obtenemos los pilotos:
[piloto_fase, piloto_mod]=vectorPrefijos(Nofdm);
% Modulación DMPK:
mod_DMPK = DMPK_Modulador(tx_bits_aleatorios, M, piloto_fase);
% Modulación OFDM:
signal=OFDM_Modulador(mod_DMPK,piloto_fase,NFFT,Nofdm);
piloto_ecualizador = signal(:,1);
% Se añade el prefijo cíclico y se devuelve como un vector.
signal = addPrefijoCiclico(signal);
end
```

A30: ModulacionOFDMScrambler.m

```
function [tx_bits, signal] = ModulacionOFDMScrambler(M, Nf, NFFT,
Nofdm)
% Función: Función que crea un vector a transmitir dados una serie de
% parámetros y que devuelve el vector que se va a transmitir y su
% modulación OFDM que finalmente se transmitirá. Se añade además
después de
% crear el vector de bits que transmitimos, una parte en la que se
% aleatoriza ese vector.
% Input: M= Tipo de modulación que se empleará, M = 2 DBPSK, M = 4
DQPSK,
% M = 8 D8PSK. Nf= El número de portadoras con datos, viene
especificado en
% el standard, el máximo será 96, NFFT= Elemento que indica el tamaño
de la
% FFT, se usará a la hora de calcular la FFT. Nofdm= Número de
símbolos por
% trama para la modulación OFDM, especificado en el standard también.
% Output: tx_bits= Bits que se transmiten, se usarán para
posteriormente
% compararlos con los bits recibidos y calcular los errores. Signal=
% La señal modulada que se enviará al receptor.
% Bits que vamos a transmitir:
tx_bits = Nofdm*log2(M)*Nf;
tx_bits = round(rand(tx_bits,1));
% Aleatorización del vector de bits a transmitir.
tx_bits_aleatorios = Scrambler(tx_bits');
tx_bits_aleatorios = double(vec2mat(tx_bits_aleatorios',
Nf*log2(M)));
tx_bits_aleatorios = tx_bits_aleatorios';
```

```
% Obtenemos los pilotos:
[piloto_fase, piloto_mod]=vectorPrefijos(Nofdm);
% Modulación DMPK:
mod_DMPK = DMPK_Modulador(tx_bits_aleatorios, M, piloto_fase);
% Modulación OFDM:
signal=OFDM_Modulador(mod_DMPK,piloto_fase,NFFT,Nofdm);
% Se devuelve como un vector:
signal = signal(:)';
end
```

A31: OFDM_Demodulador.m

```
function [Y,piloto_fase] = OFDM_Demodulador(signal,NFFT,Nofdm)
% Función: Función que realiza de demodulación OFDM inversa, haciendo
la
% FFT en vez de la IFFT.
% Input: signal= La señal modulada que se recibí del receptor. NFFT=
Elemento que indica el tamaño de la
% FFT, se usará a la hora de calcular la FFT. Nofdm= Número de
símbolos por
% trama para la modulación OFDM, especificado en el standard también.
% Output: Y= Señal demodulada en OFDM sin los pilotos. piloto_fase=
Pilotos
% que se introdujeron en el modulador y que se devuelven para la
demodulación DMPK.
y = reshape(signal, [NFFT, Nofdm]);
Y = fft(y,NFFT);
piloto_fase = angle((Y(87,:)));
Y = Y(88:183,:);
end
```

A32: OFDM_Modulador.m

```
function x = OFDM_Modulador(mod_DMPK,piloto_fase,NFFT,Nofdm)
% Función: Función que calcula la modulación OFDM, es decir, colocá
los
% valores modulados en DMPK en el lugar indicado en el standard y
realiza
% la IFFT.
% Input: mod_DMPK= vector modulado a partir del vector a transmitir.
% piloto_fase= Vector de pilotos que se colocará antes del vector
modulado.
% NFFT= Elemento que indica el tamaño de la
% FFT, se usará a la hora de calcular la FFT. Nofdm= Número de
símbolos por
% trama para la modulación OFDM, especificado en el standard también.
% Output: x= Resultado de la modulación en una matriz de NFFTxNofdm.
X = zeros(NFFT, Nofdm);
```

```

X(87,:) = exp(1i*piloto_fase); % piloto
X(88:183,:) = mod_DMPSK;

X(331,:)=flipud(conj( X(87,:))); % piloto
X(332:427,:) = flipud(conj(X(88:183,:)));

x = ifft(X,NFFT,'symmetric')*NFFT;
end

```

A33: Scrambler.m

```

function [txbits_aleatorizados] = Scrambler(tx_bits)
% Función: Función que convierte el vector de bits que entra, en un
vector
% aleatorizado aplicando un xor entre los bits y un vector estipulado
en el
% standard.
% Input: Vector de bits que se desea aleatorizar o dealeatorizar.
% Output: Vector de bits dealeatorizado o aleatorizado, según lo que
% corresponda.

% Vector de aleatorización que vamos a usar que viene especificado en
la
% documentación prime.
pref = [0 0 0 0 1 1 1 0 1 1 1 1 0 0 1 0 1 1, ...
        0 0 1 0 0 1 0 0 0 0 0 0 1 0 0 0 1 0 0, ...
        1 1 0 0 0 1 0 1 1 1 0 1 0 1 1 0 1 1 0, ...
        0 0 0 0 1 1 0 0 1 1 0 1 0 1 0 0 1 1 1, ...
        0 0 1 1 1 1 0 1 1 0 1 0 0 0 0 1 0 1 0, ...
        1 0 1 1 1 1 1 0 1 0 0 1 0 1 0 0 0 1 1, ...
        0 1 1 1 0 0 0 1 1 1 1 1 1 1 1];

cadena=[];
%%
% Si los bits que enviamos son menos que los del vector de
aleatorización:
if length(tx_bits) < length(pref)
    cadena = [cadena pref(1:length(tx_bits))];
else
    %%
    % En el caso de que los bits que transmitimos son mayores que
los del
    % vector de aleatorización:
    while length(cadena) < length(tx_bits) - length(pref)
        cadena = [cadena pref];
    end
    cadena = [cadena pref(1:length(tx_bits)-length(cadena))];
end
%%

```

```
% Hacemos el xor de los bits que transmitimos con los de la cadena
de
% ayuda en la que está el vector de aleatorizacion.
txbits_aleatorizados = xor(tx_bits, cadena);
end
```

A34: vectorPrefijos.m

```
function [pref_fase, pref] = vectorPrefijos(Nsimbolos)
% Función: Función que dado el número de símbolos que se enviarán,
% devolverá el vector que se usará de pilotos, ya dividido en fase y
% módulo.
% Input: Nsimbolos= Número de símbolos que se usarán, siempre será
Nofdm.
% Output: pref_fase= Los pilotos ya en fase (ángulos). pref= Los
pilotos en
% módulo.
pref = [0 0 0 0 1 1 1 0 1 1 1 1 0 0 1 0 1 1, ...
        0 0 1 0 0 1 0 0 0 0 0 0 1 0 0 0 1 0 0, ...
        1 1 0 0 0 1 0 1 1 1 0 1 0 1 1 0 1 1 0, ...
        0 0 0 0 1 1 0 0 1 1 0 1 0 1 0 0 1 1 1, ...
        0 0 1 1 1 1 0 1 1 0 1 0 0 0 0 1 0 1 0, ...
        1 0 1 1 1 1 1 0 1 0 0 1 0 1 0 0 0 1 1, ...
        0 1 1 1 0 0 0 1 1 1 1 1 1 1 1];
pref = pref(1:Nsimbolos);
pref_fase = pref*pi;

end
```

Published with MATLAB® R2019b