

Grado en Ingeniería en Inteligencia Artificial

SEÑALES Y SISTEMAS

Clase de teoría y problemas nº 2



DFESTS

UA

UNIVERSITAT D'ALACANT
UNIVERSIDAD DE ALICANTE

Antonio Valle Sánchez

© *Protegidos derechos de autor*

TEMA 1. INTRODUCCIÓN AL TRATAMIENTO DIGITAL DE LA SEÑAL

...

1.5.4. Desarrollo en serie de Fourier de señales periódicas

1.5.4.1. Desarrollo en serie de Fourier en tiempo continuo

1.5.4.2. Desarrollo en serie de Fourier en tiempo discreto

PROBLEMAS

2.1. Cálculo del Desarrollo en Serie de Fourier en tiempo discreto

(Método 1. La señal viene definida por un gráfico y los valores que adopta)

1.5.4. DESARROLLO EN SERIE DE FOURIER DE SEÑALES PERIÓDICAS

Una función f es periódica de periodo T_0 , si $f(x + T_0) = f(x)$, $x, T_0 \in \mathbb{R}$

El **teorema de Fourier** dice que toda onda, cualquiera que se sea su forma, puede expresarse de manera única como superposición (suma) de ondas sinusoidales de longitudes de onda y amplitudes definidas.

Es decir, las señales periódicas, independientemente de que sean en tiempo continuo o en tiempo discreto, pueden descomponerse en una suma de exponenciales complejas o sinusoides de distintas frecuencias, amplitudes y fases.

1.5.4.1. Desarrollo en serie de Fourier en tiempo continuo

Consideramos la señal de tiempo continuo periódica: $X(t) = X(t + T_0) \quad \forall t$
y $T_0 = \frac{1}{f_0}$ es el periodo de la señal.

$X(t)$ puede expresarse como suma de sinusoides complejas, todas relacionadas armónicamente (con la frecuencia f_0 de la señal).

$$X(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} C_k \cdot S_k(t) = \dots C_{-2} \cdot S_{-2}(t) + C_{-1} \cdot S_{-1}(t) + C_0 \cdot S_0(t) + C_1 \cdot S_1(t) + \dots$$

donde \mathbf{C}_k son los coeficientes complejos del Desarrollo en Serie de Fourier (DSF)

$$C_k = |C_k| \cdot e^{j\phi_{ck}}$$

Y \mathbf{S}_k son los exponenciales complejos $S_k(t) = e^{j \cdot 2\pi \cdot k \cdot f_0 \cdot t}$

$k \cdot f_0$ están relacionados con la frecuencia f_0 de la señal $X(t)$

Ecuaciones del Desarrollo en Serie de Fourier en tiempo continuo

ECUACIÓN DE SÍNTESIS

$$X(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} C_k \cdot e^{j2\pi k f_0 t} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} |C_k| \cdot e^{j\phi_{ck}} \cdot e^{j2\pi k f_0 t} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} |C_k| \cdot e^{j(2\pi k f_0 t + \phi_{ck})}$$

ECUACIÓN DE ANÁLISIS

$$C_k = \frac{1}{T_0} \int_{t-\frac{T_0}{2}}^{t+\frac{T_0}{2}} X(t) \cdot e^{-j2\pi k f_0 t} dt$$

1.5.4.2. Desarrollo en serie de Fourier en tiempo discreto

Cualquier señal en tiempo discreto periódica

$$X[n] = X[n+N_0]$$

donde N_0 es el periodo fundamental de $X[n]$,

puede escribirse como suma de sinusoides complejas
relacionadas armónicamente con su frecuencia discreta

$$f_d = 1 / N_0$$

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

$$X[n] = C_0 \cdot S_0[n] + C_1 \cdot S_1[n] + C_2 \cdot S_2[n] + \dots C_{N_0-1} \cdot S_{N_0-1}[n]$$

Donde \mathbf{C}_k son coeficientes complejos $\rightarrow C_k = |C_k| \cdot e^{j\phi_{ck}}$

y \mathbf{S}_k son sinusoides complejas, relacionadas con el periodo (N_0)

y la frecuencia fundamental de la señal (fd) $\rightarrow S_k = [n] \cdot e^{j(2\pi \frac{k}{N_0} n)}$

$$fd_k = \frac{k}{N_0} \left\{ \begin{array}{l} k = 0 \rightarrow fd = 0 \\ k = 1 \rightarrow fd = 1/N_0 \\ k = 2 \rightarrow fd = 2/N_0 \\ \dots \\ k = N_{0-1} \rightarrow fd = N_{0-1}/N_0 \end{array} \right\} \begin{array}{l} K=0,1,2, \dots N_{0-1} \\ \text{Son múltiplos de la} \\ \text{frecuencia fundamental } 1/N_0 \end{array}$$

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

Ecuaciones del Desarrollo en Serie de Fourier en tiempo discreto

② ECUACIÓN DE SÍNTESIS *(Expresa el sumatorio de las sinusoides complejas discretas)*

$$X[n] = \sum_{k=0}^{N_0-1} C_k \cdot e^{j(2\pi \frac{k}{N_0} n)} = \sum_{k=0}^{N_0-1} |C_k| \cdot e^{j(2\pi \frac{k}{N_0} n + \phi_{ck})}$$

$$\text{con } C_k = |C_k| \cdot e^{j\phi_{ck}} \quad y \quad K = 0, 1, 2, \dots, N_0-1$$

① ECUACIÓN DE ANÁLISIS *(Sirve para calcular los coeficientes C_k)*

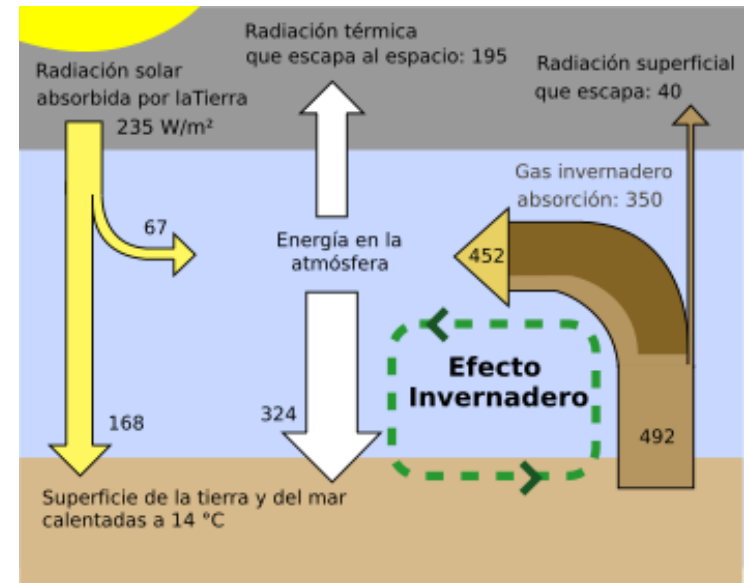
$$C_k = \frac{1}{N_0} \sum_{n=0}^{N_0-1} X[n] \cdot e^{-j(2\pi \frac{k}{N_0} n)} \quad \text{con } n = 0, 1, 2, \dots, N_0-1$$

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

*“La **ecuación de calor** permite estudiar y predecir cómo varía la temperatura de la tierra en respuesta al aumento de gases de **efecto invernadero**”.*

*El método con el que se resolvió dicha ecuación está basado en la descomposición de señales periódicas en series trigonométricas convergentes llamadas **Series de Fourier**.*

El matemático y físico francés Joseph Fourier publicó sus estudios alrededor de 1822.



TEMA 1. INTRODUCCIÓN AL TRATAMIENTO DIGITAL DE LA SEÑAL

...

1.5.4. Desarrollo en serie de Fourier de señales periódicas

1.5.4.1. Desarrollo en serie de Fourier en tiempo continuo

1.5.4.2. Desarrollo en serie de Fourier en tiempo discreto

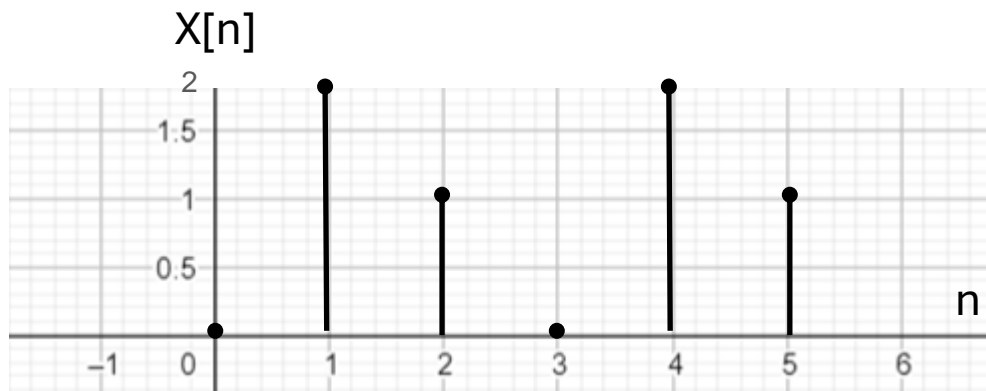
PROBLEMAS

2.1. Cálculo del Desarrollo en Serie de Fourier en tiempo discreto

(Método 1. La señal viene definida por un gráfico y los valores que adopta)

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

Problema 1. Hallar los **coeficientes** C_k del DSF (Desarrollo en Serie de Fourier discreto) de la señal $X[n]$, escribir su **desarrollo** y representar los **espectros** de módulo y fase.



n	$X[n]$
0	0
1	2
2	1
3	0
4	2
5	1

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

Para resolverlo se siguen los siguientes pasos:

1.- Hallar el periodo fundamental N_0

En este caso $\rightarrow N_0=3$ $X[n] = X[n+3]$

El periodo es 3 utd, cada 3 valores se repite la secuencia

2.- Utilizar la **fórmula de análisis**, para calcular los coeficientes C_k particularizando para $N_0=3$

$$C_k = \frac{1}{N_0} \sum_{n=0}^{N_0-1} X[n] \cdot e^{-j(2\pi \frac{k}{N_0} n)}$$

$$C_k = \frac{1}{\mathbf{3}} \sum_{n=0}^2 X[n] \cdot e^{-j(2\pi \frac{k}{\mathbf{3}} n)}$$

2 parámetros

$N=0, 1, 2$

$K=0, 1, 2$

3 coeficientes

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

3.- Desarrollar respecto a n

$$C_k = \frac{1}{3} \sum_{n=0}^2 X[n] \cdot e^{-j \left(2\pi \frac{k}{3} n \right)} =$$

Se sustituye para $n=0, 1, 2$ (que son instantes)
y $X[n] = 0, 2, 1$ (que son los valores que toma)

$X[n]$

n

$$e^0 = 1$$

$$= \frac{1}{3} \left[0 \cdot e^{-j \frac{2\pi k}{3}} 0 = 0 \cdot e^{-j 0} = 0 \cdot e^0 = 0 \cdot 1 = 0 \quad (x[0] = 0) \right.$$

$$2 \cdot e^{-j \frac{2\pi k}{3}} 1 = 2 \cdot e^{-j \frac{2\pi k}{3}} = 2e^{-j \frac{2\pi k}{3}} \quad (x[1] = 2)$$

$$1 \cdot e^{-j \frac{2\pi k}{3}} 2 = 1 \cdot e^{-j \frac{4\pi k}{3}} = e^{-j \frac{4\pi k}{3}} \left. \right] \quad (x[2] = 1)$$

$$= C_k = \frac{1}{3} \left[0 + 2e^{-j \frac{2\pi k}{3}} + e^{-j \frac{4\pi k}{3}} \right]_k \quad \text{Ec. de análisis}$$

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

4.- A partir de la expresión de la ecuación de análisis obtenida, se hallan los coeficientes C_k

Ahora se sustituye para $k = 0, 1, 2$.
(K va de 0 hasta N_0-1)

$$C_k = \frac{1}{3} \left[2e^{-j\frac{2\pi k}{3}} + e^{-j\frac{4\pi k}{3}} \right]$$

$$K = 0$$

$$e^0 = 1$$

$$C_0 = \frac{1}{3} [2 \cdot e^0 + e^0] = \frac{1}{3} [2 + 1] = \frac{1}{3} [3] = \frac{1}{3} \cdot 3 = 1$$

$$|C_0| = 1$$
$$\phi_0 = 0$$

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

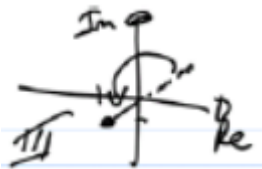
$$K = 1$$

$$e^{-j\phi} = \cos \phi - j \sen \phi$$

$$\begin{aligned} C_1 &= \frac{1}{3} \left[2e^{-j\frac{2\pi}{3}} + e^{-j\frac{4\pi}{3}} \right] = \\ &= \frac{1}{3} \left[2 \left(\cos \left(\frac{2\pi}{3} \right) - j \sen \left(\frac{2\pi}{3} \right) \right) + \left(\cos \left(\frac{4\pi}{3} \right) - j \sen \left(\frac{4\pi}{3} \right) \right) \right] = \\ &= \frac{1}{3} \left[2 \left(-\frac{1}{2} - j \left(\frac{\sqrt{3}}{2} \right) \right) + \left(-\frac{1}{2} - j \left(-\frac{\sqrt{3}}{2} \right) \right) \right] = \frac{1}{3} \left[-1 - j\sqrt{3} - \frac{1}{2} + j\frac{\sqrt{3}}{2} \right] = \\ &= \frac{1}{3} \left[-\frac{3}{2} - j\frac{\sqrt{3}}{2} \right] = -\frac{1}{2} - j\frac{\sqrt{3}}{6} = -0,5 - j0,28 \end{aligned}$$

$$C_1 = \left\{ \begin{array}{l} \| = |C_1| = \sqrt{(-0,5)^2 + (-0,28)^2} = 0,57 \\ \phi = \arctg \left(\frac{-0,28}{-0,5} \right) = 0,51 - \pi = -2,63 \text{ rad} \end{array} \right\}$$

Lo correcto es expresar fase en el rango $[-\pi, \pi]$



(3er cuadrante, sumamos o -en este caso- restamos π .
 $0,51 - 3,1416 = -2,63$)

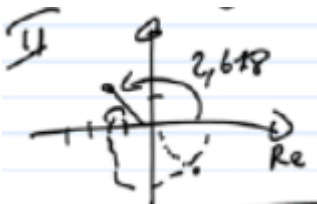
$$\begin{aligned} |C_1| &= 0,57 \\ \phi_1 &= e^{-j2,63} \end{aligned}$$

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

$$K = 2$$

$$\begin{aligned} C_2 &= \frac{1}{3} \left[2e^{-j\frac{2\pi}{3}} + e^{-j\frac{4\pi}{3}} \right] = \frac{1}{3} \left[2e^{-j\frac{4\pi}{3}} + e^{-j\frac{8\pi}{3}} \right] = \\ &= \frac{1}{3} \left[2 \left(\cos\left(\frac{4\pi}{3}\right) - j \sin\left(\frac{4\pi}{3}\right) \right) + \left(\cos\left(\frac{8\pi}{3}\right) - j \sin\left(\frac{8\pi}{3}\right) \right) \right] = \\ &= \frac{1}{3} \left[2 \left(-\frac{1}{2} - j \left(-\frac{\sqrt{3}}{2} \right) \right) + \left(-\frac{1}{2} - j \left(+\frac{\sqrt{3}}{2} \right) \right) \right] = \frac{1}{3} \left[-1 + j\sqrt{3} - \frac{1}{2} - j\frac{\sqrt{3}}{2} \right] = \\ &= \frac{1}{3} \left[-\frac{3}{2} + j\frac{\sqrt{3}}{2} \right] = -\frac{1}{2} + j\frac{\sqrt{3}}{6} = -0,5 + j\frac{\sqrt{3}}{6} = -0,5 + j\,0,28 \end{aligned}$$

$$C_2 = \left\{ \begin{array}{l} \| = |C_2| = \sqrt{(-0,5)^2 + (+0,28)^2} = \mathbf{0,57} \\ \phi = \arctg\left(\frac{+0,28}{-0,5}\right) = -0,51 + \pi = \mathbf{2,63 \text{ rad}} \end{array} \right\}$$



(2º cuadrante, sumamos π
 $-0,51 + 3,1416 = 2,63$)

$$\begin{aligned} |C_2| &= \mathbf{0,57} \\ \phi_2 &= e^{j2,63} \end{aligned}$$

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

C_2 también se puede calcular, con la regla del **conjugado**, a partir de C_1

Si la señal periódica $X[n]$ es real, los coeficientes son periódicos y se cumple:

$$\begin{aligned} C_{N_0-k} &= C_k^* \\ C_k &= C_{N_0-k}^* \end{aligned}$$

Con $K \neq 0$
y N_0 el periodo

$$\begin{aligned} \text{Conjugado: } (a+jb)^* &= a-jb \\ (r \cdot e^{j\phi})^* &= r \cdot e^{-j\phi} \end{aligned}$$

Por lo tanto, se podría haber calculado C_2 a partir del conjugado de C_1 y $N_0=3$

Para $k=2$, aplicando $C_k = C_{N_0-k}^* \rightarrow C_2 = C_{3-2}^* = C_1^*$

$$C_1 = -0,5 - j \cdot 0,28 = 0,57 \cdot e^{-j \cdot 2,63}$$

$$C_2 = C_1^* = -0,5 + j \cdot 0,28 = 0,57 \cdot e^{+j \cdot 2,63}$$

Así queda $C_1 = 0,57 \cdot e^{-j \cdot 2,63}$ y $C_2 = 0,57 \cdot e^{+j \cdot 2,63}$

$$\begin{aligned} |C_1| &= 0,57 \\ \phi_1 &= e^{-j2,63} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} |C_2| &= 0,57 \\ \phi_2 &= e^{j2,63} \end{aligned}$$

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

5.- Finalmente se escribe el **DSF de X[n]** utilizando la ecuación de síntesis

$$X[n] = \sum_{k=0}^{N_0-1} C_k \cdot e^{j \left(2\pi \frac{k}{N_0} n \right)} = \sum_{k=0}^2 C_k \cdot e^{j 2\pi \frac{k}{3} n} =$$

$$= C_0 e^{j \cdot 0} + C_1 e^{j \frac{2\pi \cdot 1}{3} n} + C_2 e^{j \frac{2\pi \cdot 2}{3} n}$$

$$= 1 + 0,57 \cdot e^{-j2,63} \cdot e^{j \frac{2\pi}{3} n} + 0,57 \cdot e^{j2,63} \cdot e^{j \frac{4\pi}{3} n}$$

DSF



Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

6.- Por último, se pide el **espectro del módulo** de los coeficientes C_k y el **espectro de la fase** de los coeficientes C_k , en función de fd

Para $N_0 = 3$

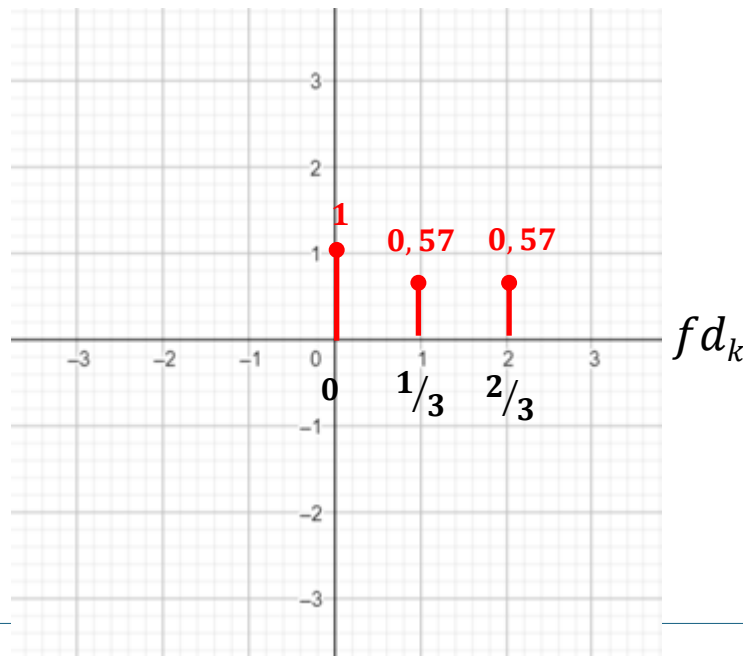
$$fd_k = \frac{k}{N_0} \left\{ \begin{array}{l} k = 0 \rightarrow fd = 0 \\ k = 1 \rightarrow fd = 1/3 \\ k = 2 \rightarrow fd = 2/3 \end{array} \right\}$$

$$|C_0| = 1 \\ \phi_0 = 0$$

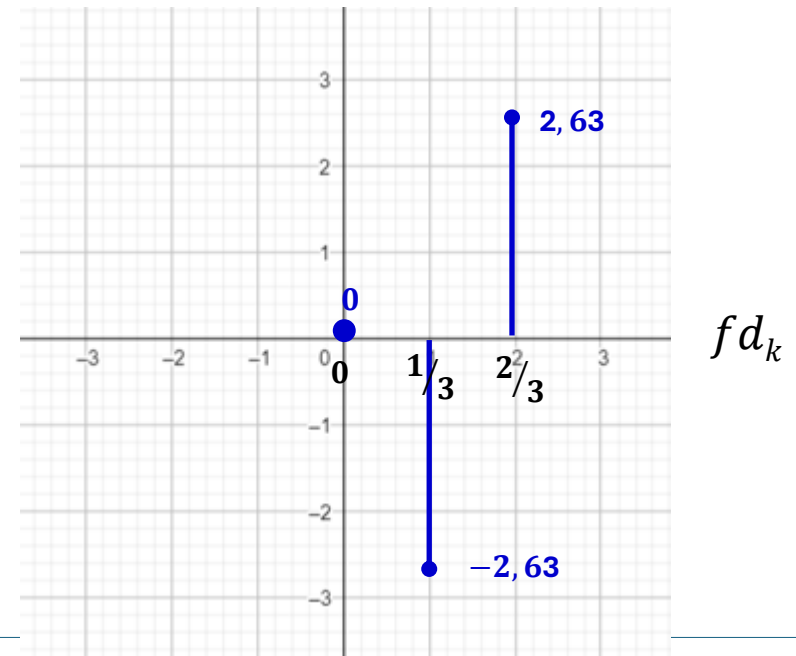
$$|C_1| = 0,57 \\ \phi_1 = e^{-j2,63}$$

$$|C_2| = 0,57 \\ \phi_2 = e^{j2,63}$$

Espectro de módulo $|C_k|$

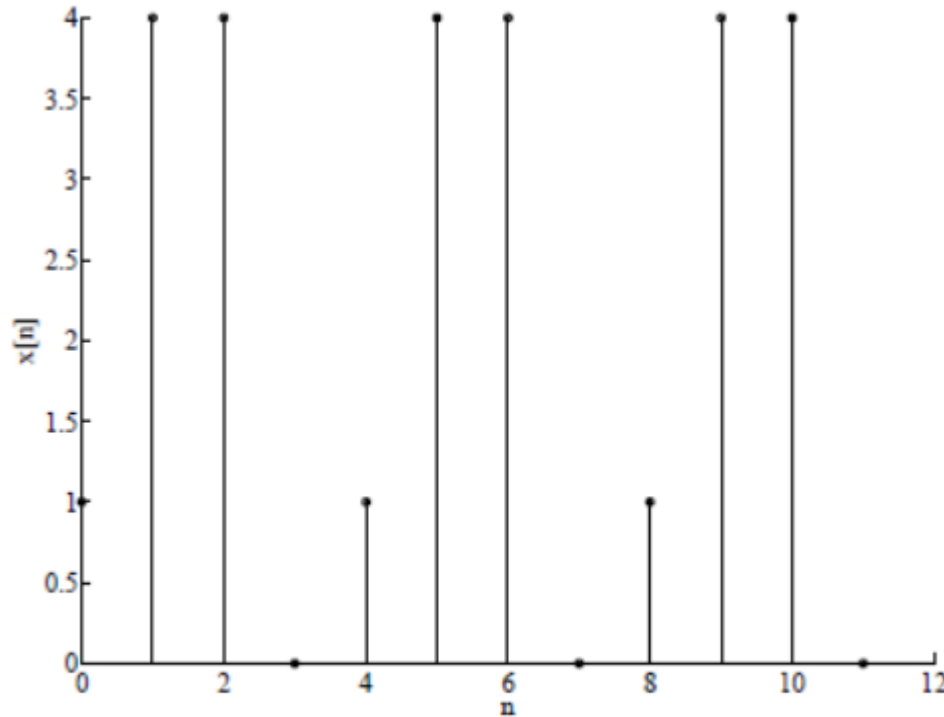


Espectro de fase ϕ_{ck}



Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

Problema 2. a) Calcular el desarrollo en serie de Fourier discreto de $x[n]$, sus coeficientes C_k y sus espectros.



n	X[n]
0	1
1	4
2	4
3	0

La señal periódica es:

$X[n] \{1, 4, 4, 0, 1, 4, 4, 0, 1, 4, 4, 0, \dots\}$

Por lo tanto $N_0 = 4$ utd

(cada 4 valores se repite la serie)

Figura 2.8. Señal periódica $x[n]$.

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

$X[n]=\{1,4,4,0\}$ para $n=0,1,2,3$. Hay que calcular 4 coeficientes (C_k), $K=0,1,2,3$

A partir de ecuación de análisis, se calcula para $x[n]$ y n

$$\begin{aligned} C_k &= \frac{1}{N_0} \sum_{n=0}^{N_0-1} x[n] \cdot e^{-j \frac{2\pi k}{N_0} n} = \frac{1}{4} \sum_{n=0}^3 x[n] \cdot e^{-j \frac{2\pi k}{4} n} = \frac{1}{4} \sum_{n=0}^3 x[n] \cdot e^{-j \frac{\pi k}{2} n} = \\ &= \frac{1}{4} \left[\begin{aligned} &1 \cdot e^{-j \frac{\pi k}{2} 0} = 1 \cdot e^{-j 0} = 1 \cdot e^0 = 1 \cdot 1 = 1 \quad (\text{para } n=0) \\ &4 \cdot e^{-j \frac{\pi k}{2} 1} = 4 \cdot e^{-j \frac{\pi k}{2}} = 4 \cdot e^{-j \frac{\pi k}{2}} \quad (\text{para } n=1) \\ &4 \cdot e^{-j \frac{\pi k}{2} 2} = 4 \cdot e^{-j \frac{\pi k}{2} 2} = 4 \cdot e^{-j \pi k} \quad (\text{para } n=2) \\ &0 \cdot e^{-j \frac{\pi k}{2} 3} = 0 \end{aligned} \right] = \\ &= \frac{1}{4} [1 + 4e^{-j \frac{\pi k}{2}} + 4e^{-j \pi k} + 0] = C_k \end{aligned}$$

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

Ahora se sustituye para $K = 0, 1, 2, 3$

$$C_k = \frac{1}{4} [1 + 4e^{-j\frac{\pi k}{2}} + 4e^{-j\pi k}]$$

$$K = 0$$

$$C_0 = \frac{1}{4} [1 + 4e^{-j\frac{\pi 0}{2}} + 4e^{-j\pi 0}] = \frac{1}{4} [1 + 4e^0 + 4e^0] = \frac{1}{4} [1 + 4 \cdot 1 + 4 \cdot 1] = \frac{1}{4} [9] = \frac{9}{4}$$

$$|C_0| = \frac{9}{4}$$
$$\phi_0 = 0$$

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

$$K = 1$$

$$\begin{aligned} \mathbf{C1} &= \frac{1}{4} \left[1 + 4e^{-j\frac{\pi}{2}} + 4 \cdot e^{-j\pi} \right] = \frac{1}{4} \left[1 + 4e^{-j\frac{\pi}{2}} + 4 \cdot e^{-j\pi} \right] = \\ &= \frac{1}{4} \left[1 + \left(4\cos\left(\frac{\pi}{2}\right) - 4j\sin\left(\frac{\pi}{2}\right) \right) + \left(4\cos(\pi) - 4j\sin(\pi) \right) \right] = \\ &= \frac{1}{4} [1 + 0 - 4j \cdot 1 + 4 \cdot (-1) - 4j \cdot 0] = \frac{1}{4} [1 - 4j - 4] = \\ &= \frac{1}{4} [-3 - 4j] = \left[-\frac{3}{4} - \frac{4}{4}j\right] = -\frac{3}{4} - j \end{aligned}$$

$$|\mathbf{C}_1| = \sqrt{\left(-\frac{3}{4}\right)^2 + (-1)^2} = \sqrt{\frac{9}{16} + 1} = \sqrt{\frac{25}{16}} = \frac{5}{4}$$

$$\phi_1 = \arctg\left(\frac{-1}{-\frac{3}{4}}\right) = \arctg\left(\frac{4}{3}\right) = 0,92$$

$$\begin{aligned} |\mathbf{C}_1| &= \frac{5}{4} \\ \phi_0 &= e^{-j2,22} \end{aligned}$$

(a,b) = (-3/4, -1) está en el III cuadrante.

Por lo tanto, se le resta π , para que esté en el rango $[-\pi, \pi]$,
 $0,92 - \pi = 0,92 - 3,1416 = -2,22$

$$K = 2$$

$$\begin{aligned} C_2 &= \frac{1}{4} \left[1 + 4e^{-j\frac{\pi \cdot 2}{2}} + 4e^{-j\pi \cdot 2} \right] = \frac{1}{4} \left[1 + 4e^{-j\pi} + 4e^{-j2\pi} \right] = \\ &= \frac{1}{4} \left[1 + (4\cos(\pi) - 4j\sin(\pi)) + (4\cos(2\pi) - 4j\sin(2\pi)) \right] = \\ &= \frac{1}{4} \left[1 + 4 \cdot (-1) - 4j \cdot 0 + 4 \cdot 1 - 4j \cdot 0 \right] = \\ &= \frac{1}{4} [1 - 4 + 4] = \frac{1}{4} \cdot 1 = \frac{1}{4} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} |C_2| &= \frac{1}{4} \\ \phi_2 &= 0 \end{aligned}$$

$$K = 3$$

C_3 se puede obtener a partir del conjugado de C_1 , con $N_0 = 4$

$$\text{Ya que } C_k = C_{N_0 - k}^* ; \mathbf{C}_3 = C_{4-3}^* = \mathbf{C}_1^*$$

Directamente, a partir de $C_1 = \frac{5}{4} \cdot e^{-j2,22}$

por el conjugado $C_3 = \frac{5}{4} \cdot e^{+j2,22}$

$$\begin{aligned} |C_3| &= \frac{5}{4} \\ \phi_3 &= e^{j2,22} \end{aligned}$$

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

El DSF se obtiene finalmente, multiplicando cada Ck por $e^{j \frac{2\pi k}{N_o} n}$

$$\begin{aligned} X[n] &= \sum_{k=0}^{N_o-1} Ck \cdot e^{j \frac{2\pi k}{N_o} n} = X[n] = \sum_{k=0}^3 Ck \cdot e^{j \frac{2\pi k}{4} n} = \\ &= C_0 \cdot e^{j \frac{\pi 0}{2} n} + C_1 \cdot e^{j \frac{\pi 1}{2} n} + C_2 \cdot e^{j \frac{\pi 2}{2} n} + C_3 \cdot e^{j \frac{\pi 3}{2} n} = \\ &= C_0 \cdot e^0 + C_1 \cdot e^{j \frac{\pi}{2} n} + C_2 \cdot e^{j \pi n} + C_3 \cdot e^{j \frac{3\pi}{2} n} = \end{aligned}$$

$$= \frac{9}{4} + \frac{5}{4} e^{j -2,22} e^{j \frac{\pi}{2} n} + \frac{1}{4} e^{j \pi n} + \frac{5}{4} e^{j 2,22} e^{j \frac{3\pi}{2} n}$$

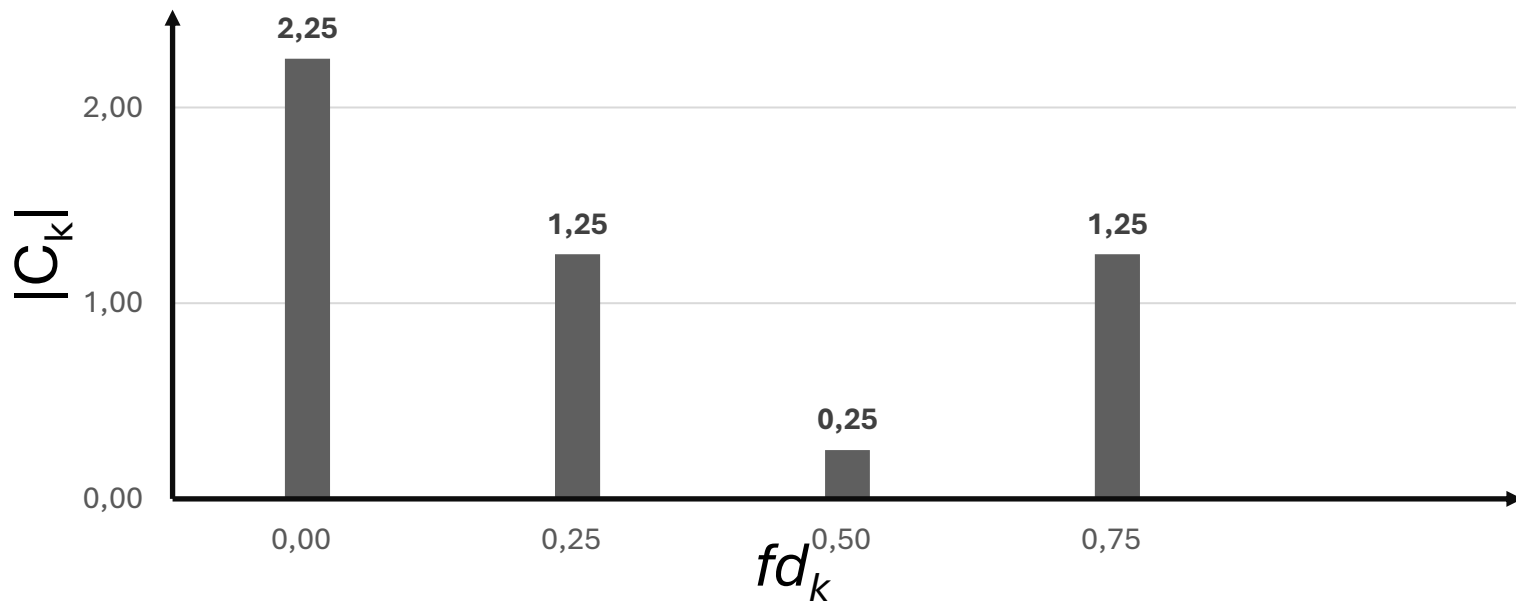
DSF

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

b) Representar el espectro de amplitud y de fase de los coeficientes C_k , en función de la frecuencia discreta.

$$|C_0| = \frac{9}{4} = 2,25 \quad |C_1| = \frac{5}{4} = 1,25 \quad |C_2| = \frac{1}{4} = 0,25 \quad |C_3| = \frac{5}{4} = 1,25$$

ESPECTRO DE AMPLITUD: $fd_k = \frac{k}{N_0}$ $K = 0, 1, 2, 3$ y $N_0 = 4$. $fd_k = 0, 1/4; 2/4; 3/4$



Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

$$\phi_0 = 0$$

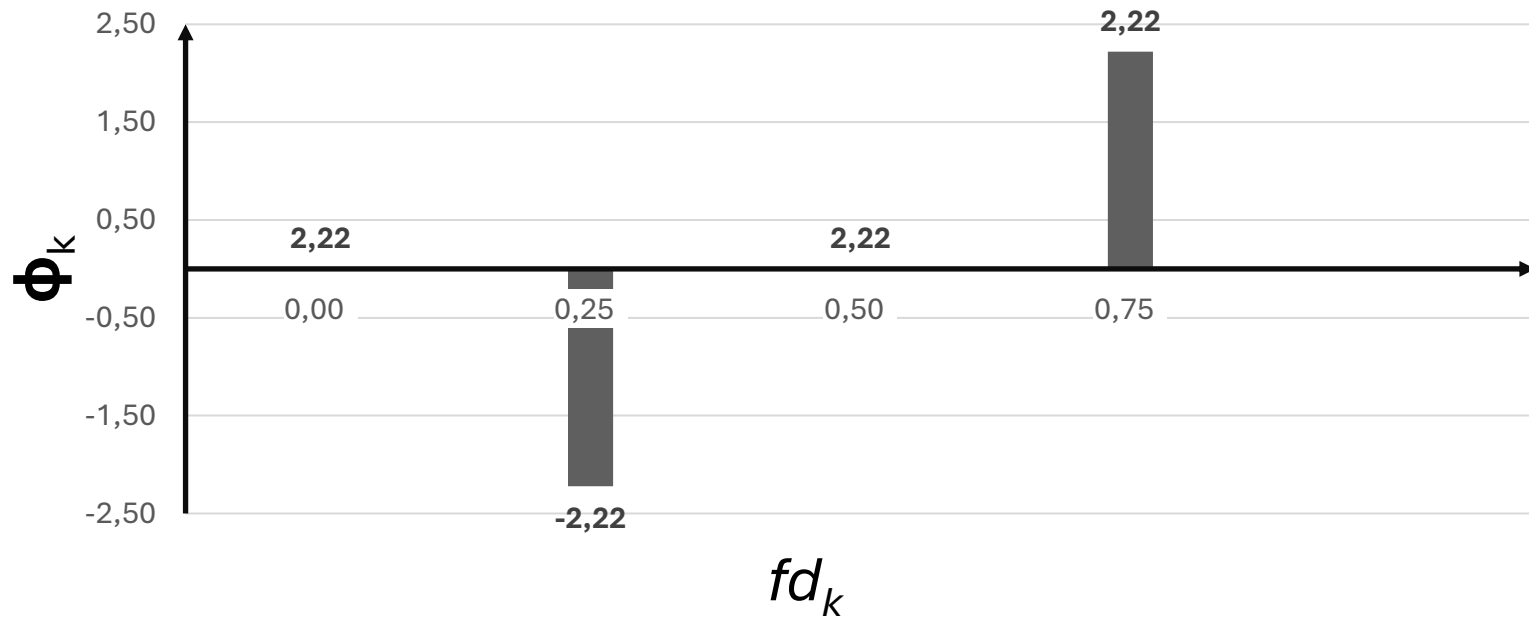
$$\phi_1 = -2,22$$

$$\phi_2 = 0$$

$$\phi_3 = +2,22$$

ESPECTRO DE FASE:

$$fd_k = \frac{k}{N_0} \quad K = 0, 1, 2, 3 \text{ y } N_0 = 4. \quad fd_k = 0, 1/4; 2/4; 3/4$$



Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

Problema 3. A partir de la señal:

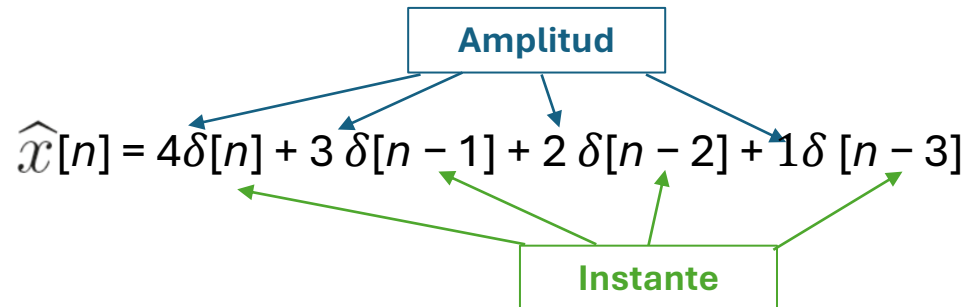
$$[n] = 4\delta[n] + 3\delta[n-1] + 2\delta[n-2] + \delta[n-3]$$

Se genera la señal periódica $x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \hat{x}[n-4k]$

- a) (0,5 P) Calcula el periodo N_0 y el valor medio de la señal en este periodo.
- b) (4 P) Calcula el desarrollo en serie de Fourier discreto de $x[n]$ y sus coeficientes c_k .
- c) (1 P) Representa el espectro en amplitud y fase de los coeficientes c_k en función de la frecuencia discreta.

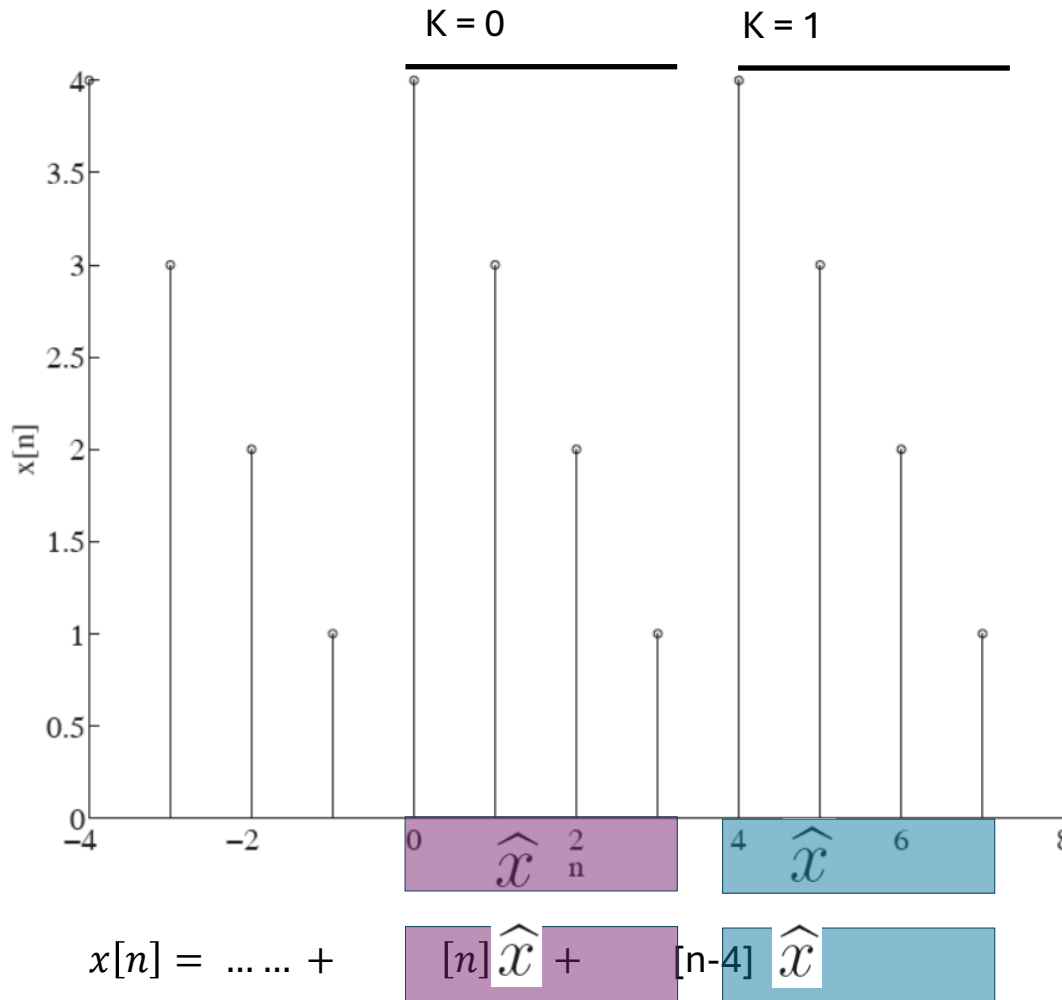
a) Calcula el periodo N_0 y el valor medio de la señal en este periodo.

En primer lugar,
interpretamos la señal



Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

Para cada valor de K hay 4 valores de n



x	$\hat{x}[n]$
0	4
1	3
2	2
3	1

La señal es periódica de periodo $N_0 = 4$.

Su valor medio es:

$$V_m = \frac{4+3+2+1}{4} = \frac{10}{4} = 2.5$$

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

b) Calcula el desarrollo en serie de Fourier discreto de $x[n]$ y sus coeficientes ck

$$X[n] = \sum_{k=0}^{N_0-1} ck \cdot e^{j \frac{2\pi k}{N_0} n} = \sum_{k=0}^3 ck \cdot e^{j \frac{2\pi k}{4} n} = \sum_{k=0}^3 ck \cdot e^{j \frac{\pi k}{2} n}$$

Los valores de los **coeficientes** se calculan a partir de la ecuación de análisis del DSF:

Como el periodo es 4, calculamos 4 coeficientes. $X[n]=\{4,3,2,1\}$ para $n=0,1,2,3$.

$$ck = \frac{1}{N_0} \sum_{n=0}^{N_0-1} x[n] \cdot e^{-j \frac{2\pi k}{N_0} n} = \frac{1}{4} \sum_{n=0}^3 x[n] \cdot e^{-j \frac{2\pi k}{4} n} = \frac{1}{4} \sum_{n=0}^3 x[n] \cdot e^{-j \frac{\pi k}{2} n} =$$

$$= \frac{1}{4} \left[\begin{array}{l} \boxed{x[n]} \quad \boxed{n} \\ 4 \cdot e^{-j \frac{\pi k}{2} 0} = 4 \cdot e^{-j 0} = 4 \cdot e^0 = 4 \cdot 1 = 4 \quad (\text{para } n=0) \\ 3 \cdot e^{-j \frac{\pi k}{2} 1} = 3 \cdot e^{-j \frac{\pi k}{2}} = 3 \cdot e^{-j \frac{\pi k}{2}} \quad (\text{para } n=1) \\ 2 \cdot e^{-j \frac{\pi k}{2} 2} = 2 \cdot e^{-j \pi k} \quad (\text{para } n=2) \\ 1 \cdot e^{-j \frac{\pi k}{2} 3} = 1 \cdot e^{-j \frac{3\pi k}{2}} \quad (\text{para } n=3) \end{array} \right]$$

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

$$C_k = \frac{1}{4} [4 + 3e^{-j\frac{\pi k}{2}} + 2e^{-j\pi k} + 1e^{-j\frac{3\pi k}{2}}]$$

Ahora se sustituye para cada valor de $K = 0, 1, 2, 3$

$$K = 0$$

$$e^0 = 1$$

$$C_0 = \frac{1}{4} [4 + 3e^{-j\frac{\pi 0}{2}} + 2e^{-j\pi 0} + e^{-j\frac{3\pi 0}{2}}] = \frac{1}{4} [4 + 3e^0 + 2e^0 + 1e^0] =$$

$$\frac{1}{4} [4 + 3 + 2 + 1] = \frac{1}{4} [10] = \frac{10}{4} = \frac{5}{2} = 2,5.$$

$$C_0 = \frac{5}{2} = 2,5$$

$$K = 1$$

$$e^{-j\phi} = \cos \phi - j \sen \phi$$

$$\begin{aligned} C_1 &= \frac{1}{4} [4 + 3e^{-j\frac{\pi 1}{2}} + 2e^{-j\pi 1} + e^{-j\frac{3\pi 1}{2}}] = \frac{1}{4} [4 + 3e^{-j\frac{\pi}{2}} + 2e^{-j\pi} + e^{-j\frac{3\pi}{2}}] = \\ &= \frac{1}{4} [4 + 3 \cos(\frac{\pi}{2}) - 3j \sen(\frac{\pi}{2}) + 2 \cos(\pi) - 2j \sen(\pi) + \cos(\frac{3\pi}{2}) - j \sen(\frac{3\pi}{2})] = \\ &= \frac{1}{4} [4 - 3j - 2 + j] = \frac{1}{4} [2 - 2j] = \frac{1}{2} - \frac{1}{2}j \end{aligned}$$

A forma polar: $r \cdot e^{j\phi}$

$$|C_1| = \sqrt{(\frac{1}{2})^2 + (-\frac{1}{2})^2} = \frac{\sqrt{2}}{2} ; \phi_1 = \arctg\left(\frac{-1/2}{1/2}\right) = \arctg(-1) = -\frac{\pi}{4}$$

$$C_1 = \frac{\sqrt{2}}{2} \cdot e^{-j\frac{\pi}{4}}$$

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

$$K = 2$$

$$\begin{aligned} C_2 &= \frac{1}{4} \left[4 + 3e^{-j\frac{\pi 2}{2}} + 2e^{-j\pi 2} + e^{-j\frac{3\pi 2}{2}} \right] = \frac{1}{4} \left[4 + 3e^{-j\pi} + 2e^{-j2\pi} + e^{-j3\pi} \right] = \\ &= \frac{1}{4} [4 + 3\overset{-1}{\cancel{\cos(\pi)}} - 3j\overset{0}{\cancel{\text{sen}(\pi)}} + 2\overset{1}{\cancel{\cos(2\pi)}} - 2j\overset{0}{\cancel{\text{sen}(2\pi)}} + \overset{-1}{\cancel{\cos(3\pi)}} - j\overset{0}{\cancel{\text{sen}(3\pi)}}] = \\ &= \frac{1}{4} [4 - 3 + 2 - 1] = \frac{1}{4} [2] = \frac{1}{2} = 0,5 \end{aligned}$$

$$C_2 = \frac{1}{2} = 0,5$$

$$K = 3$$

C_3 se puede obtener como el conjugado de C_1^* , ya que $C_k^* = C_{N_0 - k}$; $C_1^* = C_{4-1} = C_3$

Como $C_1 = [\frac{1}{2} - \frac{1}{2}j]$ tenemos que $C_1^* = [\frac{1}{2} + \frac{1}{2}j]$ por lo tanto $C_1^* = \frac{\sqrt{2}}{2} \cdot e^{+j\frac{\pi}{4}}$ $C_3 = \frac{\sqrt{2}}{2} \cdot e^{+j\frac{\pi}{4}}$

* Igual que $K=1$, pero cambiando de signo la fase.

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

El DSF se obtiene finalmente, multiplicando cada Ck por $e^{j\frac{2\pi k}{N_0}n}$ (Ecuación de síntesis)

Sustituyendo en cada complejo por el valor de $K = 0, 1, 2, 3$

$$\begin{aligned}X[n] &= \sum_{k=0}^{N_0-1} Ck \cdot e^{j\frac{2\pi k}{N_0}n} = \sum_{k=0}^3 Ck \cdot e^{j\frac{2\pi k}{4}n} = \sum_{k=0}^3 Ck \cdot e^{j\frac{\pi k}{2}n} \\&= \mathbf{C_0} \cdot e^{j\frac{\pi 0}{2}n} + \mathbf{C_1} \cdot e^{j\frac{\pi 1}{2}n} + \mathbf{C_2} \cdot e^{j\frac{\pi 2}{2}n} + \mathbf{C_3} \cdot e^{j\frac{\pi 3}{2}n} = \\&= \frac{5}{2} \cdot e^{j0} + \frac{\sqrt{2}}{2} \mathbf{e^{-j\frac{\pi}{4}}} \cdot e^{j\frac{\pi}{2}n} + \frac{1}{2} \cdot e^{j\pi n} + \frac{\sqrt{2}}{2} \mathbf{e^{j\frac{\pi}{4}}} \cdot e^{j\frac{3\pi}{2}n} = \\&= \boxed{\frac{5}{2} + \frac{\sqrt{2}}{2} e^{-j\frac{\pi}{4}} \cdot e^{j\frac{\pi}{2}n} + \frac{1}{2} \cdot e^{j\pi n} + \frac{\sqrt{2}}{2} e^{j\frac{\pi}{4}} \cdot e^{j\frac{3\pi}{2}n}} \quad \text{DSF}\end{aligned}$$

Señales y sistemas - Teoría y problemas 2

c) Espectro en amplitud y fase de los coeficientes c_k en función de la frecuencia discreta.

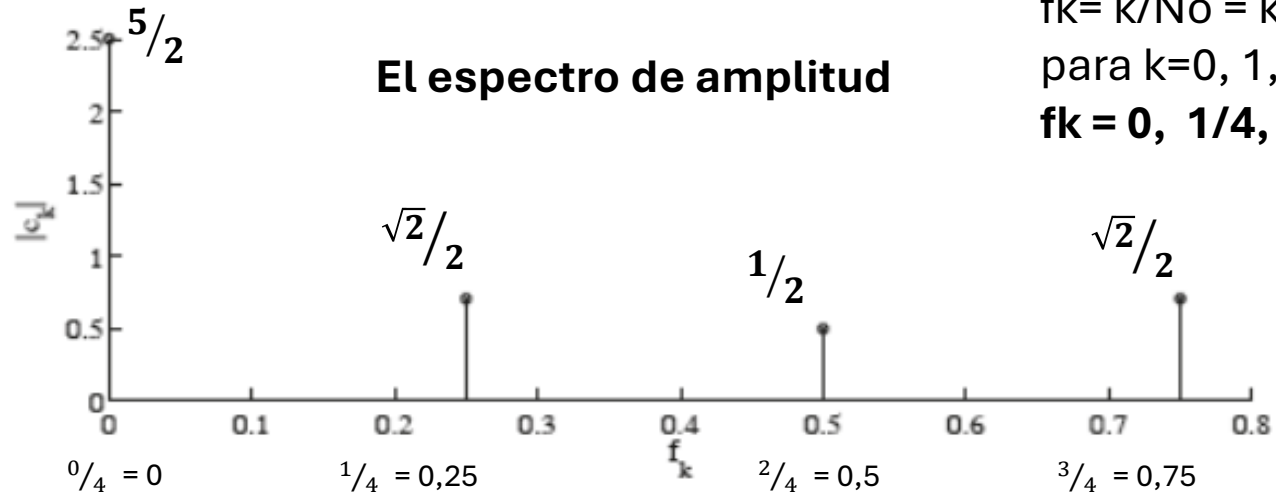
$$C_0 = \frac{5}{2} = 2,5$$

$$C_1 = \frac{\sqrt{2}}{2} \cdot e^{-j\frac{\pi}{4}}$$

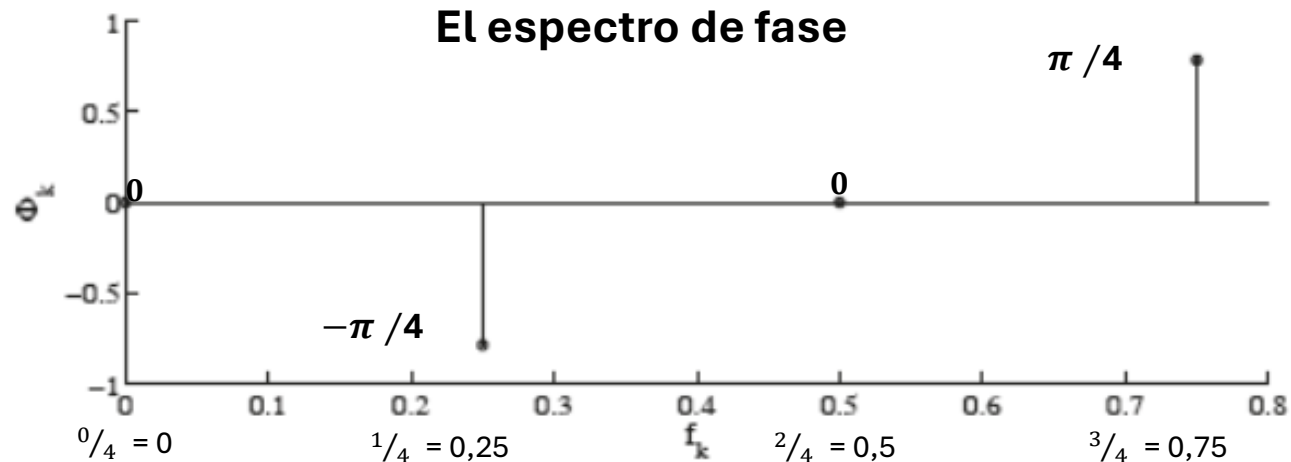
$$C_2 = \frac{1}{2} = 0,5$$

$$C_3 = \frac{\sqrt{2}}{2} \cdot e^{+j\frac{\pi}{4}}$$

$f_k = k/N_0 = k/4$;
para $k=0, 1, 2, 3$;
 $f_k = 0, 1/4, 2/4, 3/4$



$$\sqrt{2}/2 = 0,7$$



$$\pi/4 = 0,78$$