

**IEE352 - Procesamiento Digital de Señales**

# **Clase 04 - Transformada de Fourier Discreta**

**Dr. Marco A. Milla**

**Sección Electricidad y Electrónica (SEE)**

**Pontificia Universidad Católica del Perú (PUCP)**

**email: [milla.ma@pucp.edu.pe](mailto:milla.ma@pucp.edu.pe)**

# Contenido

- Resumen de Transformadas de Fourier
- Transformada Discreta de Fourier (DFT)
- Transformada Rápida de Fourier (FFT)

# Resumen de Transformadas de Fourier

# Resumen de Transformadas de Fourier

## Transformada de Fourier en el tiempo continuo

Para la representación en frecuencia de las señales continuas en el tiempo se utiliza la transformada de Fourier continua.

Definición:  $x(t) \xleftrightarrow{\mathcal{F}} X(\Omega)$

$$\text{FT Directa: } X(\Omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j\Omega t} dt, \quad \Omega \in \mathbb{R},$$

$$\text{FT Inversa: } x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\Omega)e^{j\Omega t} d\Omega, \quad t \in \mathbb{R},$$

donde  $t$  es el tiempo,  $\Omega$  es la frecuencia, y  $e^{j\Omega t}$  es la función exponencial compleja definida como

$$e^{j\Omega t} = \cos(\Omega t) + j \sin(\Omega t).$$

# Resumen de Transformadas de Fourier

## Transformada de Fourier en el tiempo discreto

Para el análisis en frecuencia de las señales discretas en el tiempo se utiliza la transformada de Fourier en tiempo discreto (DTFT - Discrete Time Fourier Transform).

Definición:  $x[n] \xleftrightarrow{\text{DTFT}} X(\omega)$

DTFT Directa: 
$$X(\omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]e^{-j\omega n}, \quad \omega \in \mathbb{R},$$

DTFT Inversa: 
$$x[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(\omega)e^{j\omega n}d\omega, \quad n \in \mathbb{Z},$$

donde  $n$  es una variable entera (tiempo discreto) y  $\omega$  es la frecuencia normalizada. Notar que  $X(\omega)$  es una función compleja periódica con periodo  $2\pi$ .

# Resumen de Transformadas de Fourier

## Series de Fourier para señales periódicas en el tiempo continuo

Para el análisis en frecuencia de señales periódicas continuas en el tiempo se utilizan las llamadas series de Fourier.

Definición:  $x(t) \xleftrightarrow{\mathcal{F}_s} X_p[k]$

$$\text{FS Directa: } X_p[k] = \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} x(t) e^{-j2\pi \frac{kt}{T}} dt, \quad k \in \mathbb{Z},$$

$$\text{FS Inversa: } x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} X_p[k] e^{j2\pi \frac{kt}{T}}, \quad t \in \mathbb{R},$$

donde  $t$  es el tiempo y  $k$  representa los índices de los coeficientes de Fourier  $X_p[k]$ . Notar que en este caso  $x(t)$  es una señal periódica en el tiempo con periodo  $T$ .

# Transformada Discreta de Fourier (DFT - Discrete Fourier Transform)

# Transformada Discreta de Fourier

## Definición

Dado  $x[n] = \{x_0, x_1, x_2, \dots, x_{N-1}\}$ , la transformada discreta de Fourier y su inversa están definidas de la siguiente forma.

Definición:  $x[n] \xleftrightarrow{\text{DFT}} X[k]$

$$\text{DFT directa: } X[k] = \text{DFT}\{x[n]\} = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-j2\pi \frac{nk}{N}}, \quad k \in [0, N-1],$$

$$\text{DFT inversa: } x[n] = \text{IDFT}\{X[k]\} = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X[k] e^{j2\pi \frac{nk}{N}}, \quad n \in [0, N-1],$$

donde  $n$  y  $k$  son enteros que representan los índices del tiempo discreto y de la frecuencia discreta, respectivamente. Notar que en general  $x[n]$  y  $X[k]$  pueden ser entendidas como señales periódicas con periodo  $N$ .



# Transformada Discreta de Fourier

## Definición

- La DFT es usada para obtener el espectro o contenido frecuencial de una señal (secuencia) discreta.
- La DFT es utilizada en diferentes aplicaciones de ingeniería, física y matemáticas.
- Algunas aplicaciones son las siguientes:
  - Análisis espectral de señales,
  - Análisis de sistemas en el dominio de la frecuencia,
  - Solución de ecuaciones diferenciales parciales, etc.

# Transformada Discreta de Fourier

## Ejemplo

Dada la función rectangular de longitud  $M$ , definida como  $x[n] = \begin{cases} 1, & 0 \leq n \leq M-1, \\ 0, & M \leq n \leq N-1, \end{cases}$

podemos calcular la DFT  $\{x[n]\}$  de la siguiente forma

$$\begin{aligned} X[k] &= \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-j2\pi \frac{nk}{N}} = \sum_{n=0}^{M-1} e^{-j2\pi \frac{nk}{N}}, \\ &= \frac{1 - e^{-j2\pi \frac{kM}{N}}}{1 - e^{-j2\pi \frac{k}{N}}} = \left( \frac{e^{j\pi \frac{kM}{N}} - e^{-j\pi \frac{kM}{N}}}{e^{j\pi \frac{k}{N}} - e^{-j\pi \frac{k}{N}}} \right) e^{-j\pi \frac{k(M-1)}{N}} = \frac{\sin\left(\pi \frac{kM}{N}\right)}{\sin\left(\pi \frac{k}{N}\right)} e^{-j\pi \frac{k(M-1)}{N}}, \quad k \in [0, N-1]. \end{aligned}$$

Notar que la función  $\sin(\pi \frac{kM}{N})/\sin(\pi \frac{k}{N})$  es también conocida con la función sinc-discreta.

# Transformada Discreta de Fourier

## Interpretación de la DFT

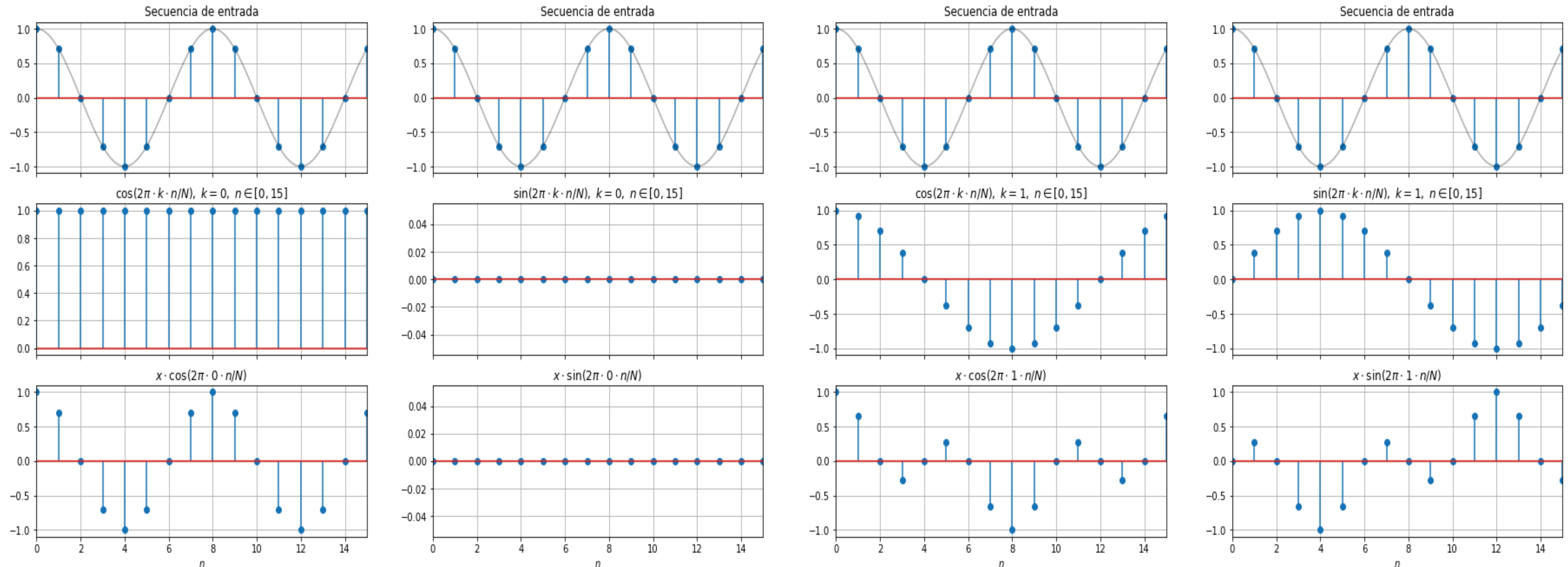
La DFT  $\{x[n]\}$  puede interpretarse como la correlación de la señal  $x[n]$  con señales coseno y seno para diferentes frecuencias.

$$\begin{aligned} X[k] &= \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-j2\pi \frac{nk}{N}} \\ &= \sum_{n=0}^{N-1} x[n] \cos(2\pi \frac{nk}{N}) - j \cdot \sum_{n=0}^{N-1} x[n] \sin(2\pi \frac{nk}{N}) \\ &= \langle x[n], \cos(2\pi \frac{nk}{N}) \rangle - j \cdot \langle x[n], \sin(2\pi \frac{nk}{N}) \rangle, \quad k \in [0, N-1]. \end{aligned}$$

# Transformada Discreta de Fourier

## Interpretación de la DFT

$$x[n] = \cos(2\pi \cdot 0.125 \cdot n), \quad n \in [0, N-1], \quad N = 16$$



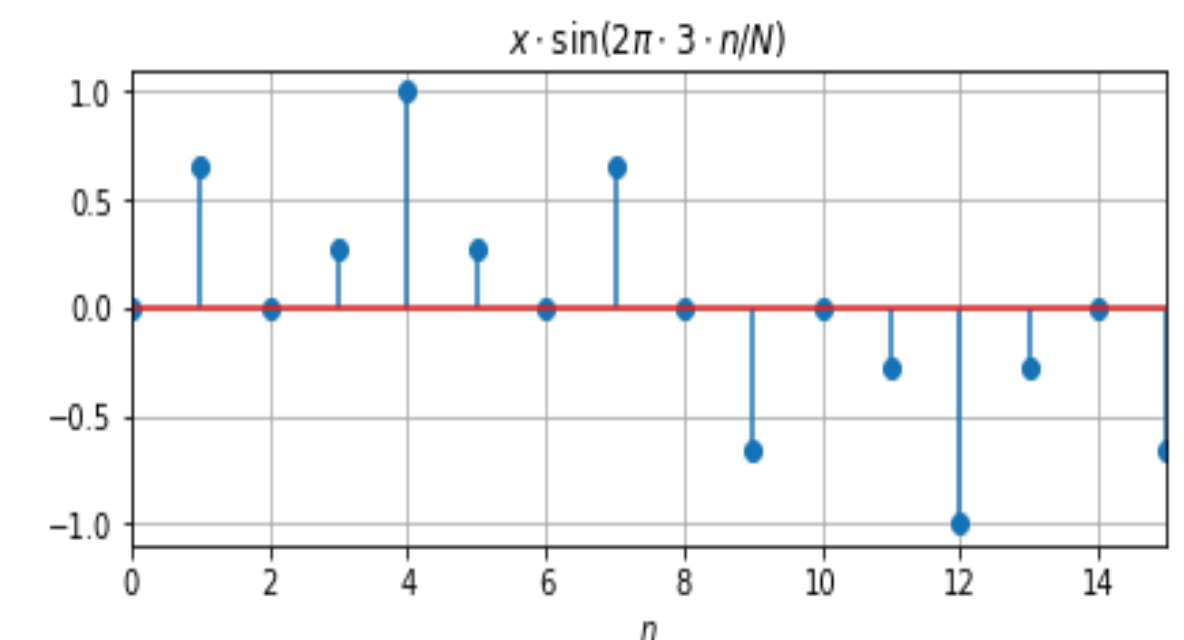
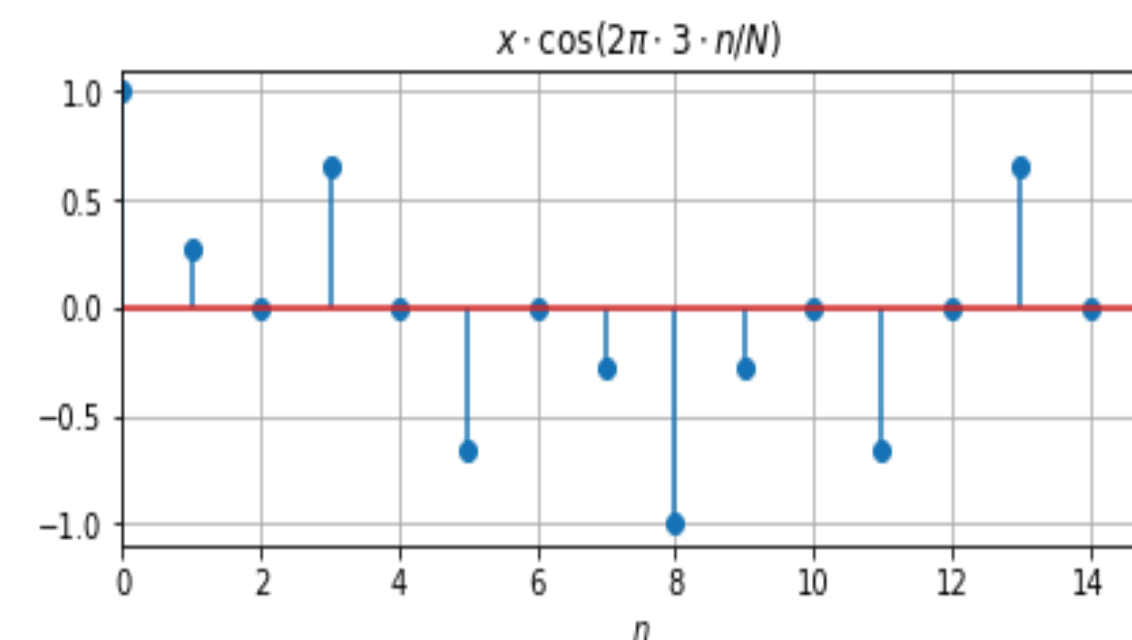
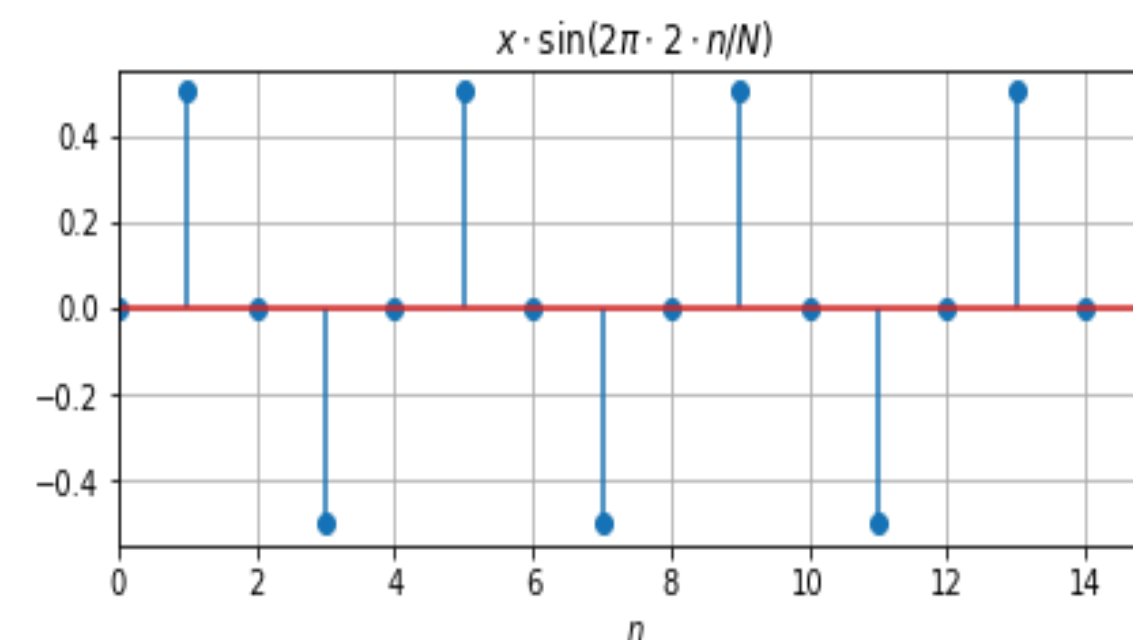
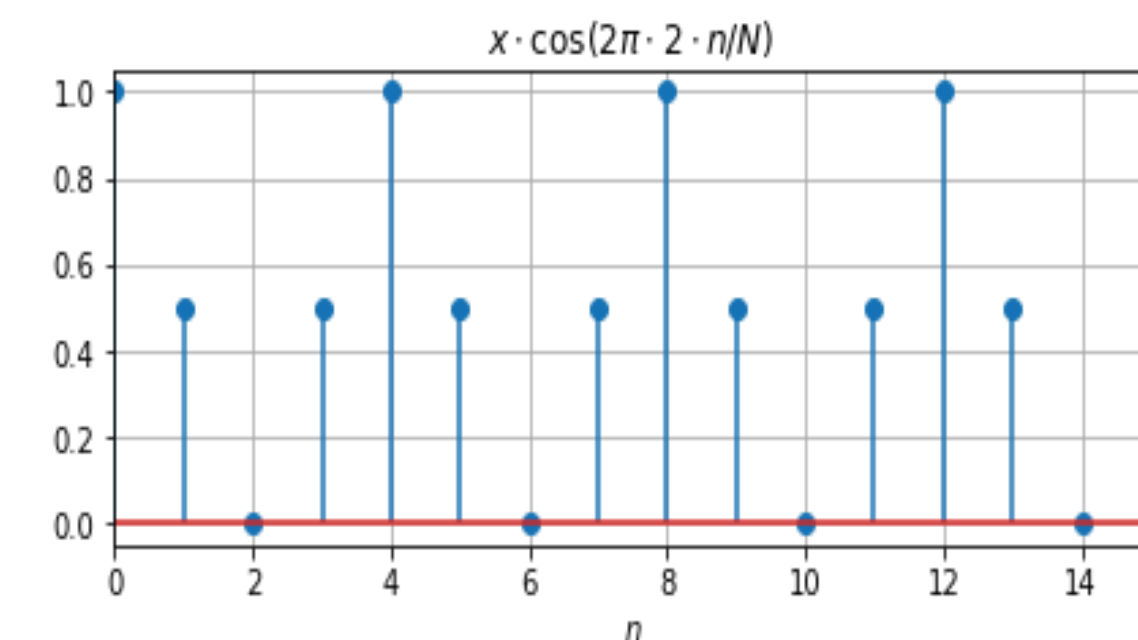
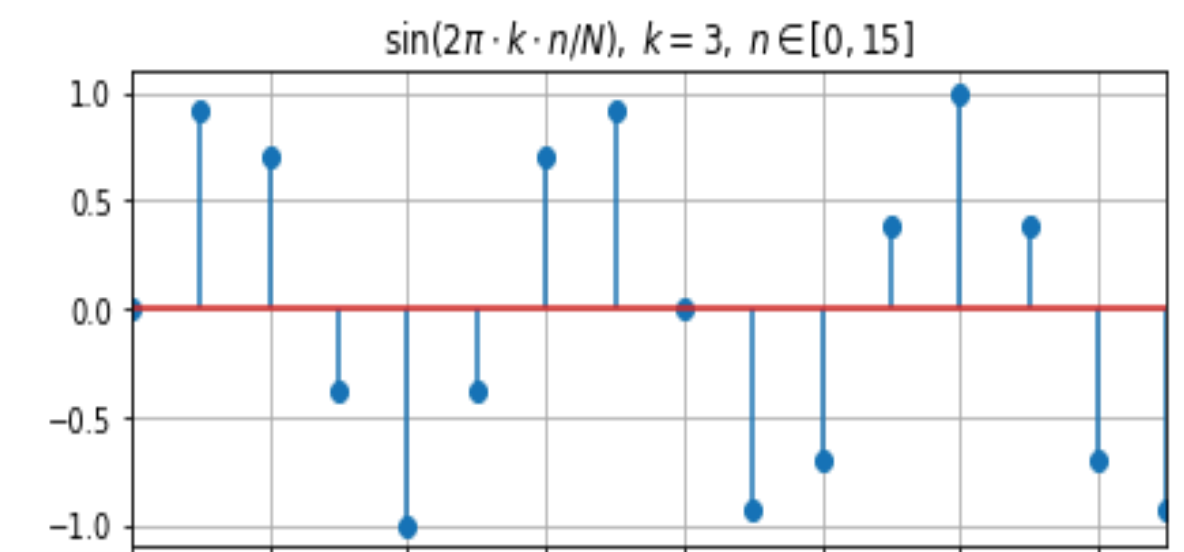
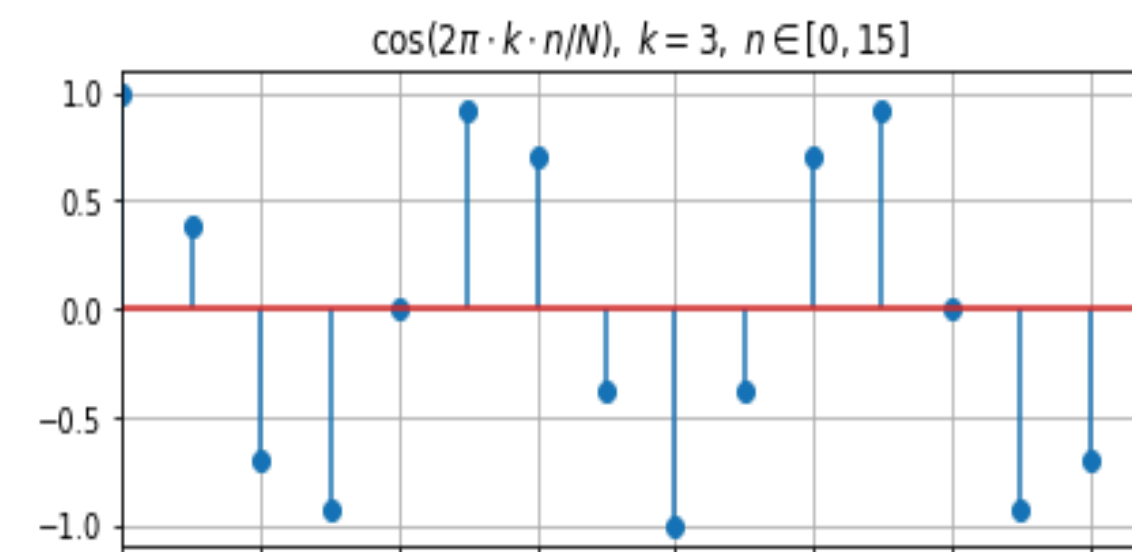
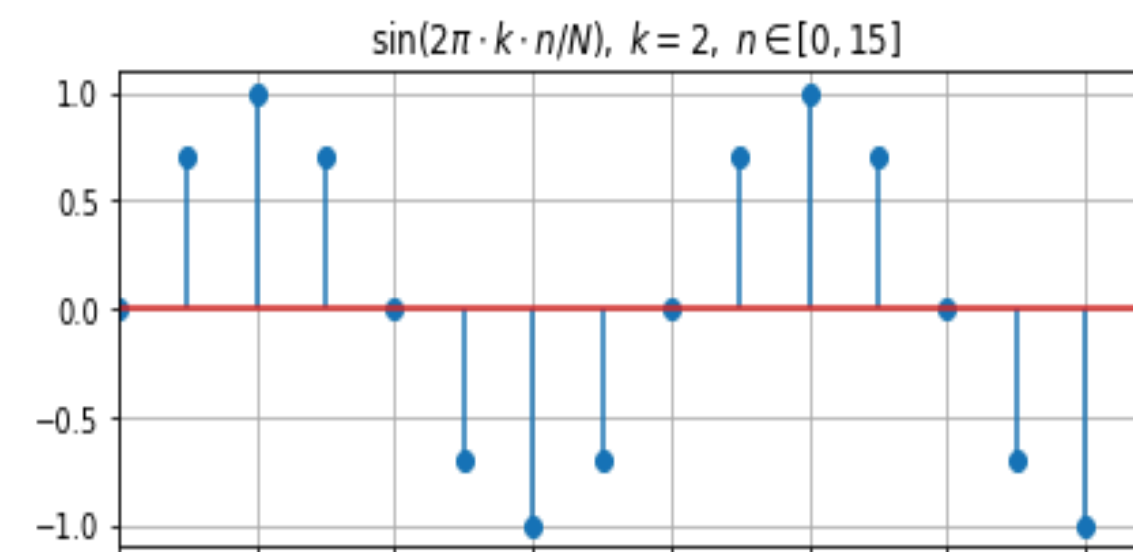
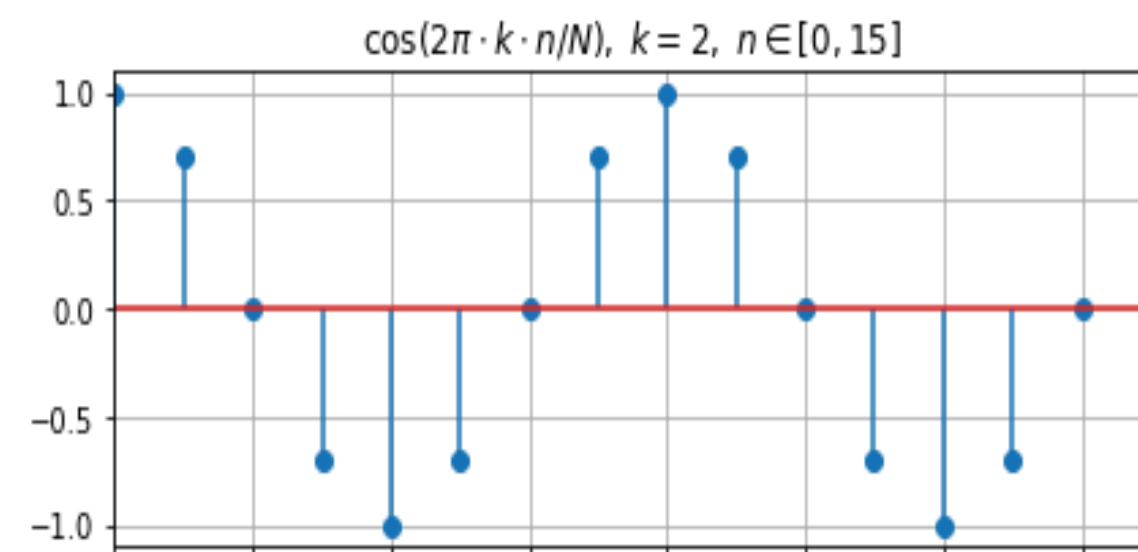
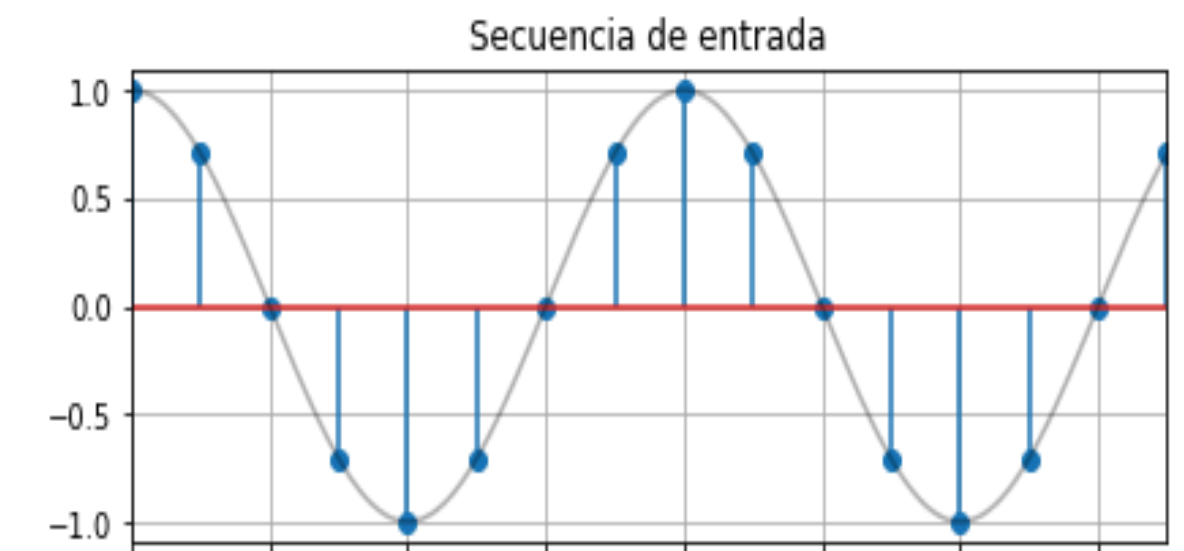
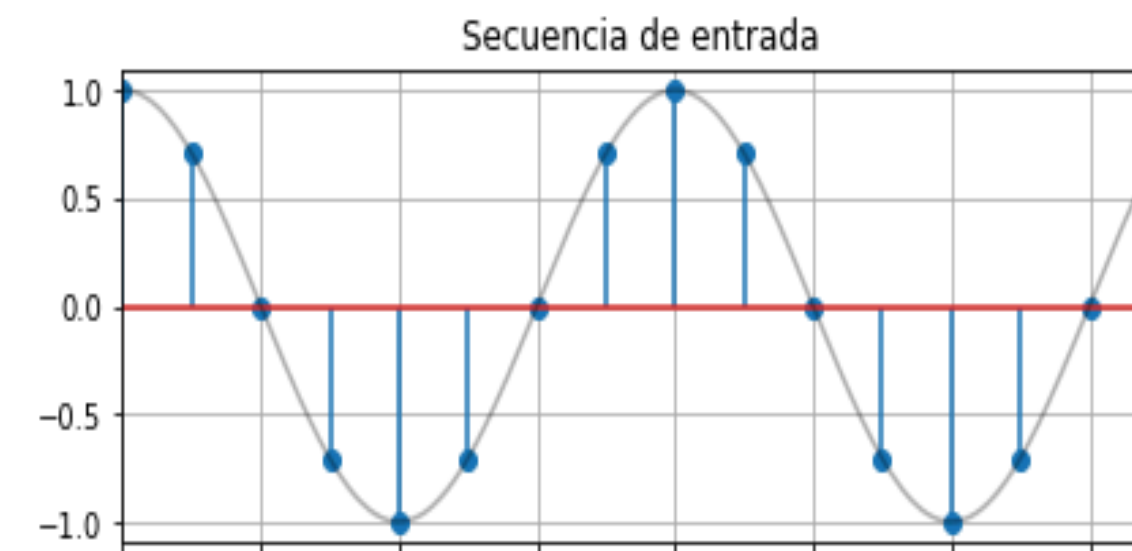
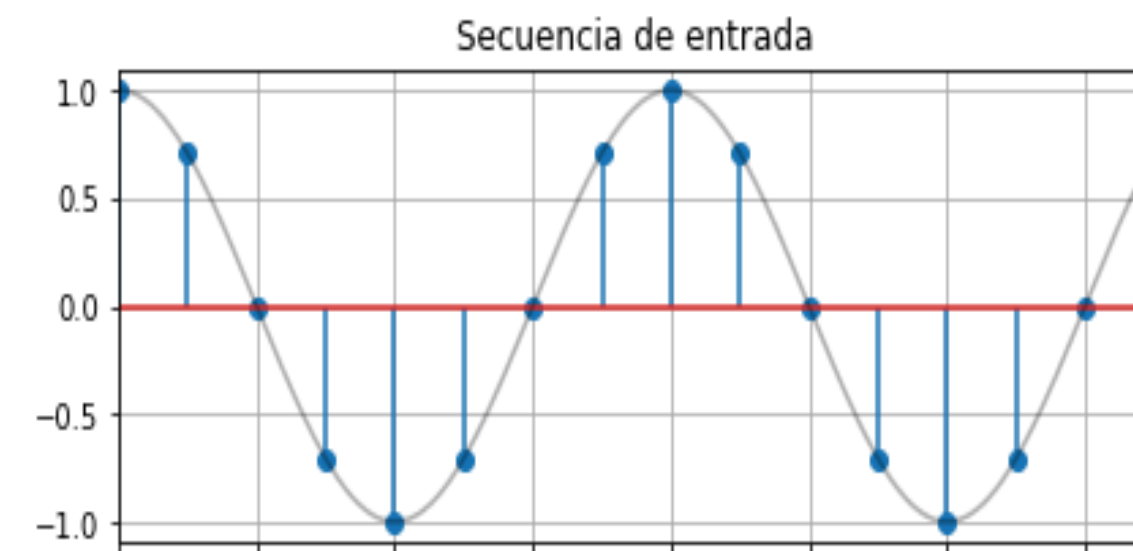
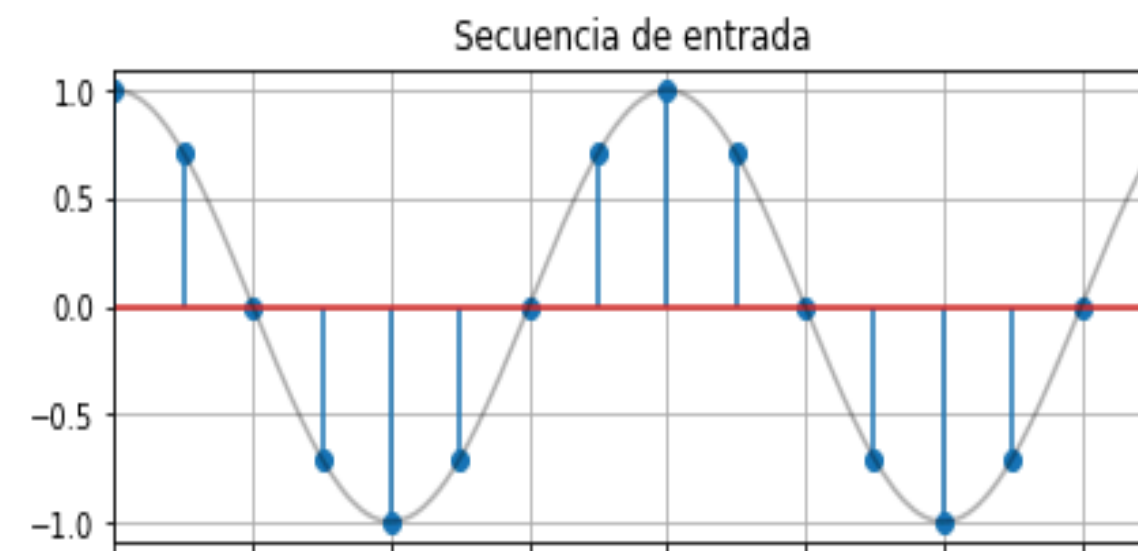
$$k = 0, \quad X[0] = 0 + 0j$$

$$k = 1, \quad X[1] = 0 + 0j$$

# Transformada Discreta de Fourier

## Interpretación de la DFT

$$x[n] = \cos(2\pi \cdot 0.125 \cdot n), \quad n \in [0, N-1], \quad N = 16$$



$$k = 2, \quad X[2] = 8 + 0j$$

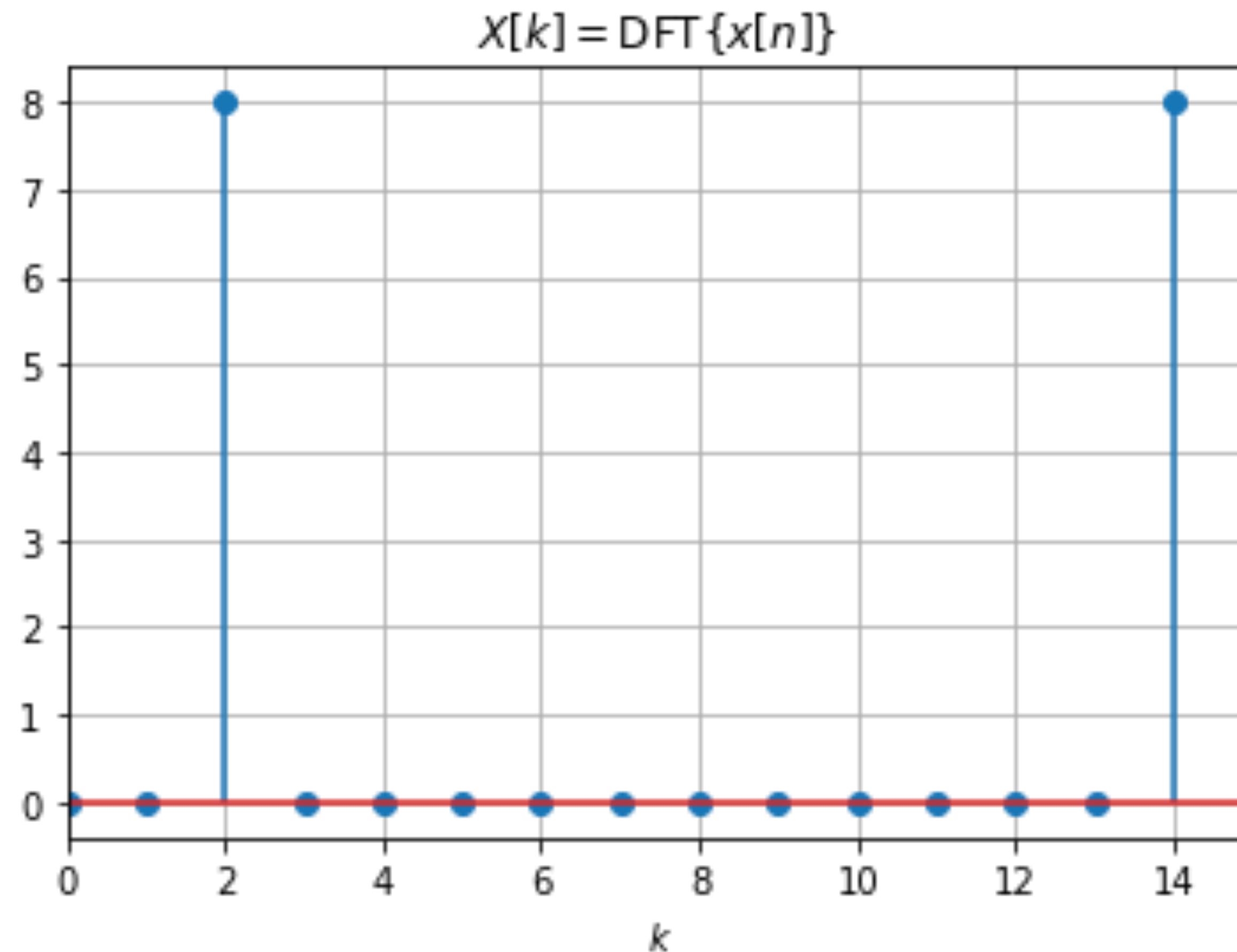
$$k = 3, \quad X[3] = 0 + 0j$$

# Transformada Discreta de Fourier

## Interpretación de la DFT

$$x[n] = \cos(2\pi \cdot 0.125 \cdot n), \quad n \in [0, N-1], \quad N = 16$$

$$X[k] = \{0 + 0j, \\ 0 + 0j, \\ 8 + 0j, \\ 0 + 0j, \\ 0 + 0j, \\ 0 + 0j, \\ 0 + 0j, \\ 0 + 0j, \\ 0 + 0j, \\ 0 + 0j, \\ 0 + 0j, \\ 0 + 0j, \\ 0 + 0j, \\ 0 + 0j, \\ 8 + 0j, \\ 0 + 0j\}$$



# Transformada Discreta de Fourier

## Relación entre la DTFT y la DFT

Dado  $x[n] = \{x_0, x_1, x_2, \dots, x_{N-1}\}$ , una secuencia finita de longitud  $N$ , tenemos que

$$\text{DTFT: } X(\omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]e^{-j\omega n} = \sum_{n=0}^{N-1} x[n]e^{-j\omega n}, \quad \omega \in \mathbb{R},$$

$$\text{DFT: } X[k] = \sum_{n=0}^{N-1} x[n]e^{-j2\pi\frac{nk}{N}} = \sum_{n=0}^{N-1} x[n]e^{-j\frac{2\pi k}{N}n}, \quad k \in [0, N-1].$$

Definiendo  $\omega_k = 2\pi\frac{k}{N}$ , podemos demostrar que

$$\underbrace{X(\omega_k)}_{\text{DTFT}} = \underbrace{X[k]}_{\text{DFT}}.$$



# Transformada Discreta de Fourier

## Propiedades de la DFT

Dado  $x[n] = \{x_0, x_1, \dots, x_{N-1}\}$  y su transformada  $X[k] = \text{DFT}\{x[n]\}$  para  $k \in [0, N-1]$ , se cumplen las siguientes propiedades.

### Dualidad

La transformada discreta inversa de Fourier puede ser calculada a partir de la DFT directa,

$$x[n] = \text{IDFT}\{X[k]\} = \frac{1}{N} \text{DFT}\{X^*[k]\}^*.$$



# Transformada Discreta de Fourier

## Propiedades de la DFT

### Linealidad

Sea  $x[n] = \alpha \cdot x_1[n] + \beta \cdot x_2[n]$ , y las transformadas  $X_1[k] = \text{DFT}\{x_1[n]\}$  y  $X_2[k] = \text{DFT}\{x_2[n]\}$ , se cumple que

$$X[k] = \alpha \cdot X_1[k] + \beta \cdot X_2[k].$$

### Traslación

Dado  $x_m[n] = x[(n - m)_N]$  (retardo circular) se cumple que

$$X_m[k] = \text{DFT}\{x_m[n]\} = e^{-j2\pi \frac{mk}{N}} X[k],$$

donde  $(\cdot)_N$  es la función residuo (MOD). Por ejemplo, para  $x[n] = \{x_0, x_1, \dots, x_{N-1}\}$ , si consideramos un retardo  $m = 1$  tenemos  $x_m[n] = \{x_{N-1}, x_0, x_1, \dots, x_{N-2}\}$ .

# Transformada Discreta de Fourier

## Convolución circular

Dadas dos secuencias finitas  $x_1[n]$  y  $x_2[n]$  de longitud  $N$ , se cumple la siguiente propiedad para la convolución circular de ambas secuencias,

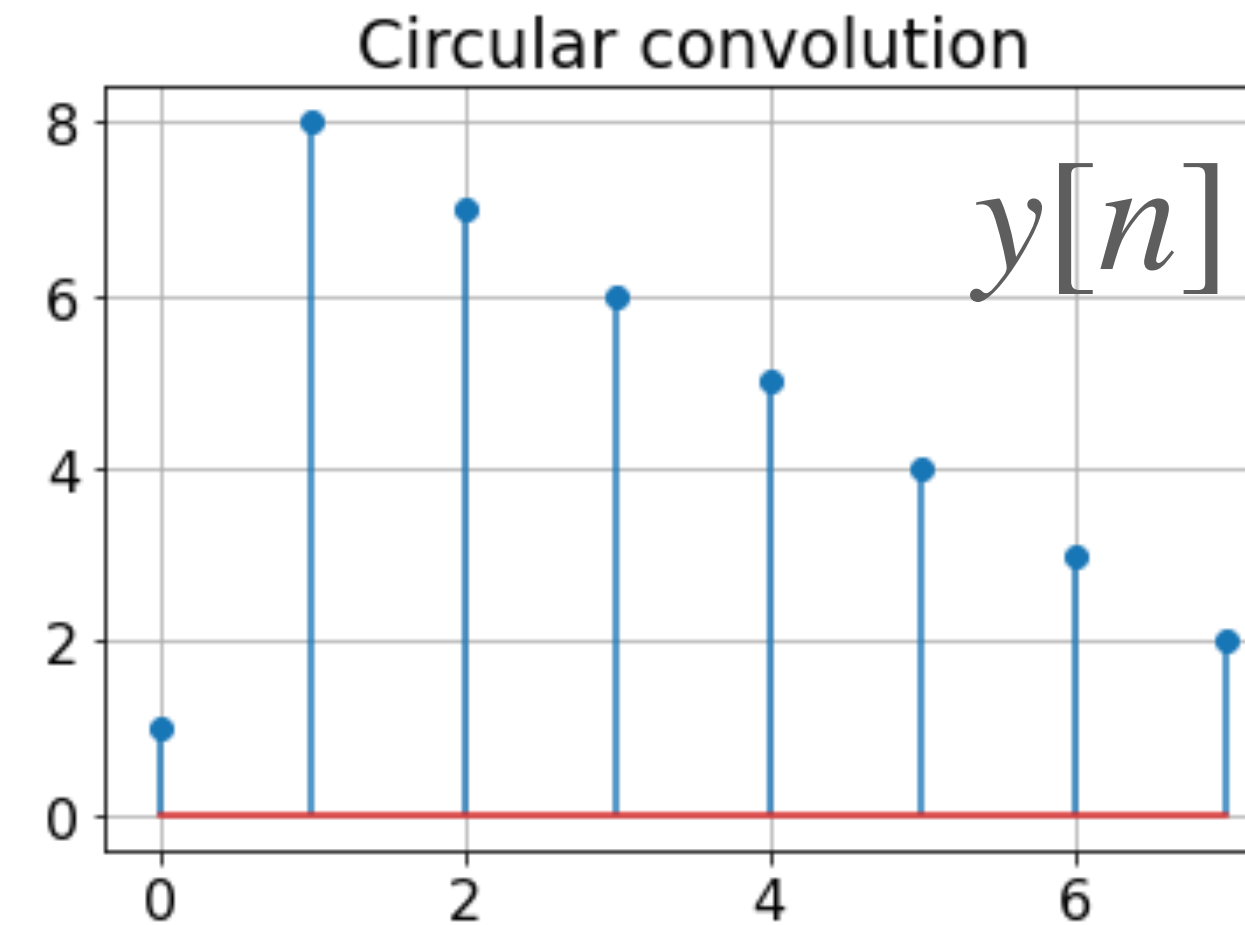
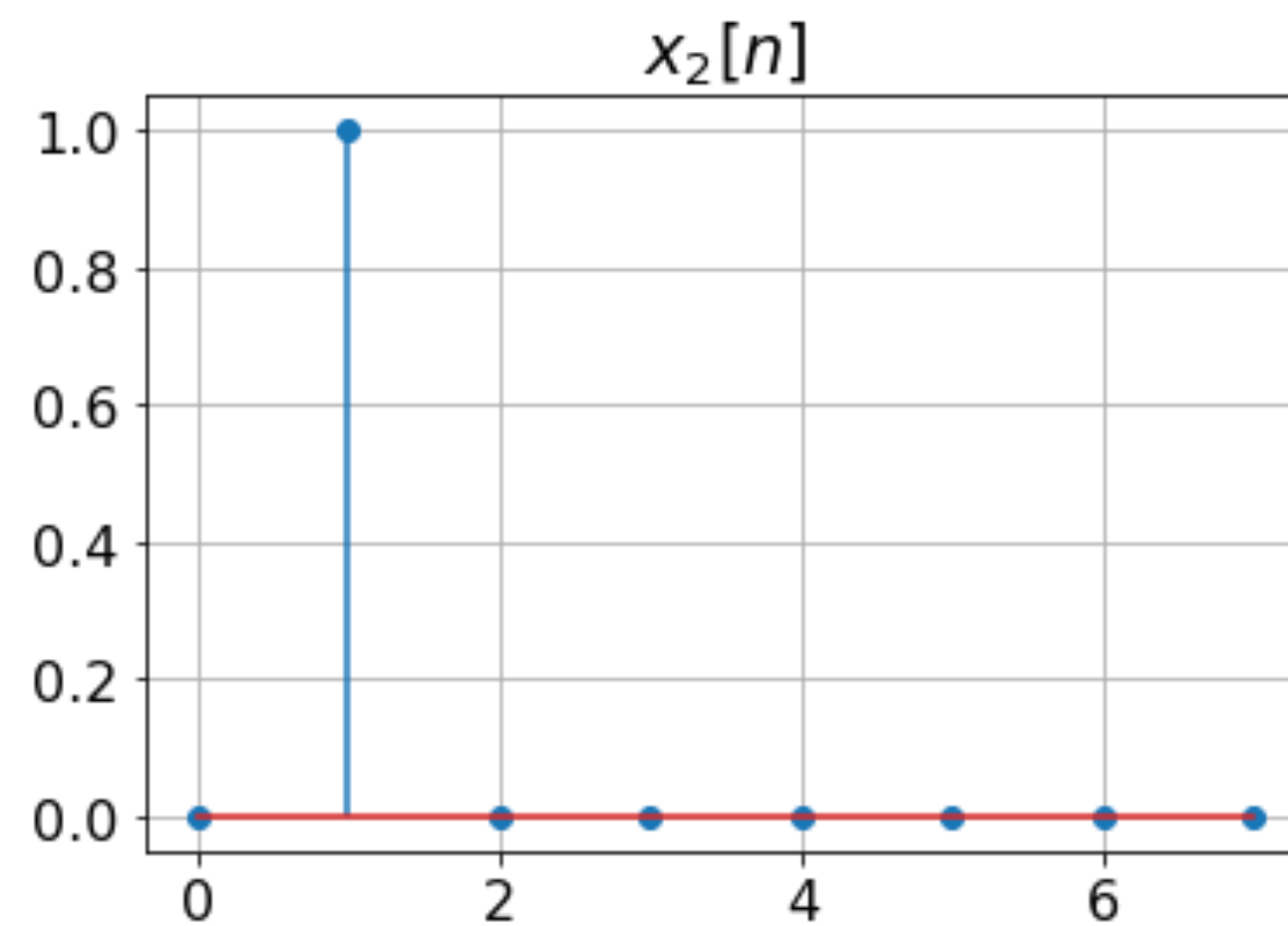
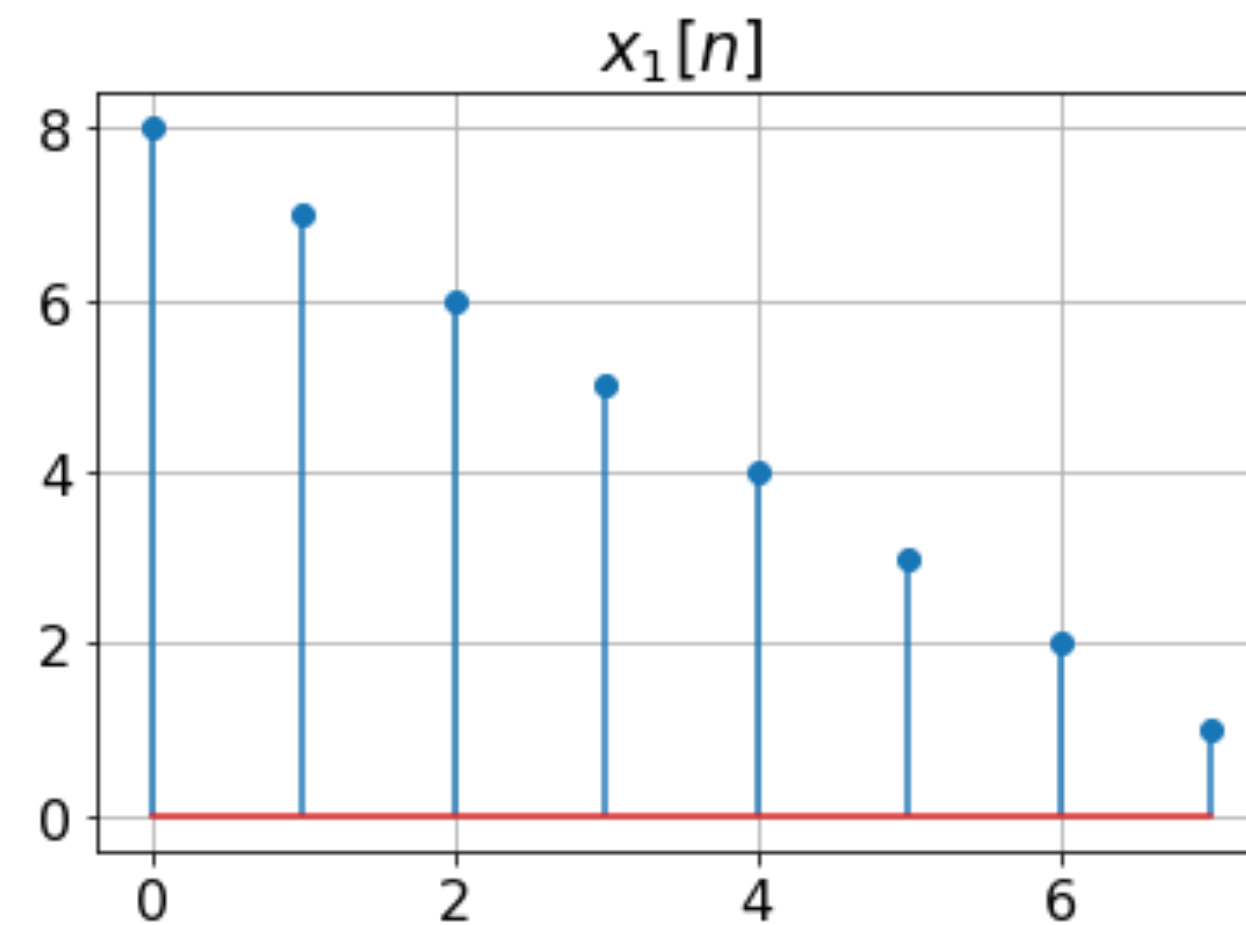
$$x_1[n] \circledast x_2[n] = \sum_{m=0}^{N-1} x_1[m] x_2[(n - m)_N] \xleftrightarrow{\text{DFT}} X_1[k] X_2[k] .$$

De forma similar, si consideramos la multiplicación de  $x_1[n]$  y  $x_2[n]$ , podemos verificar,

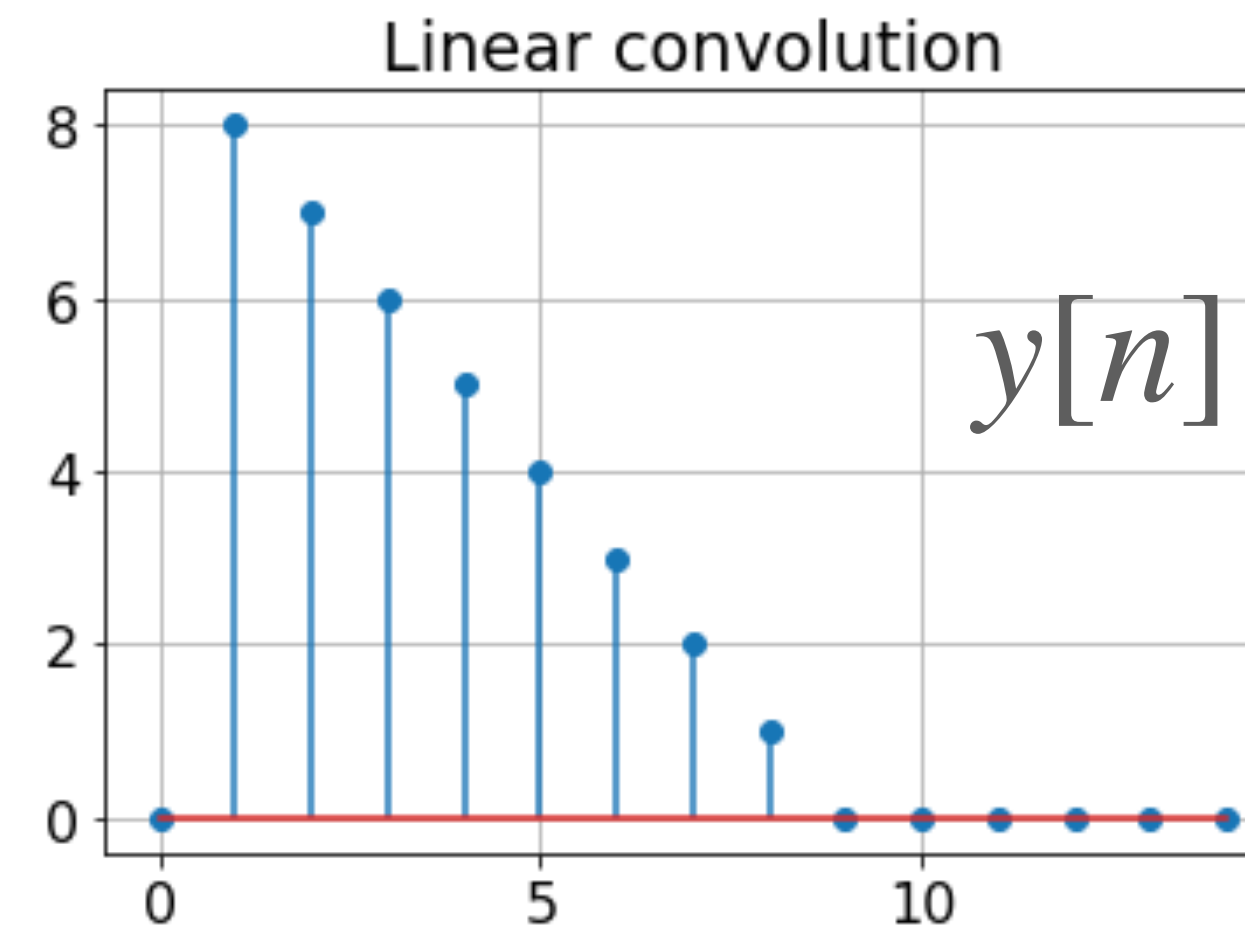
$$x_1[n] x_2[n] \xleftrightarrow{\text{DFT}} \frac{1}{N} X_1[k] \circledast X_2[k] = \frac{1}{N} \sum_{l=0}^{N-1} X_1[l] X_2[(k - l)_N] .$$

# Transformada Discreta de Fourier

## Convolución circular - Ejemplo



$$y[n] = x_1[n] \circledast x_2[n]$$



$$y[n] = x_1[n] * x_2[n]$$

# Transformada Discreta de Fourier

## Resolución en frecuencia de la DFT

Sea  $x[n] = \{x_0, x_1, \dots, x_{N-1}\}$  el resultado de muestrear una señal continua en el tiempo  $x_c(t)$  con una frecuencia de muestreo  $f_s$ ,

$X[k] = \text{DFT}\{x[n]\}$  representa el espectro de  $x[n]$ .

Dado que  $X[k]$  es una función periódica podemos relacionar  $k$  con las frecuencias  $f_k$ , considerando que dichas frecuencias están dadas por la siguiente expresión

$$f_k = k \cdot \Delta f \text{ para } k \in [0, N-1] \text{ siendo } \Delta f = \frac{f_s}{N} \text{ la resolución en frecuencia.}$$

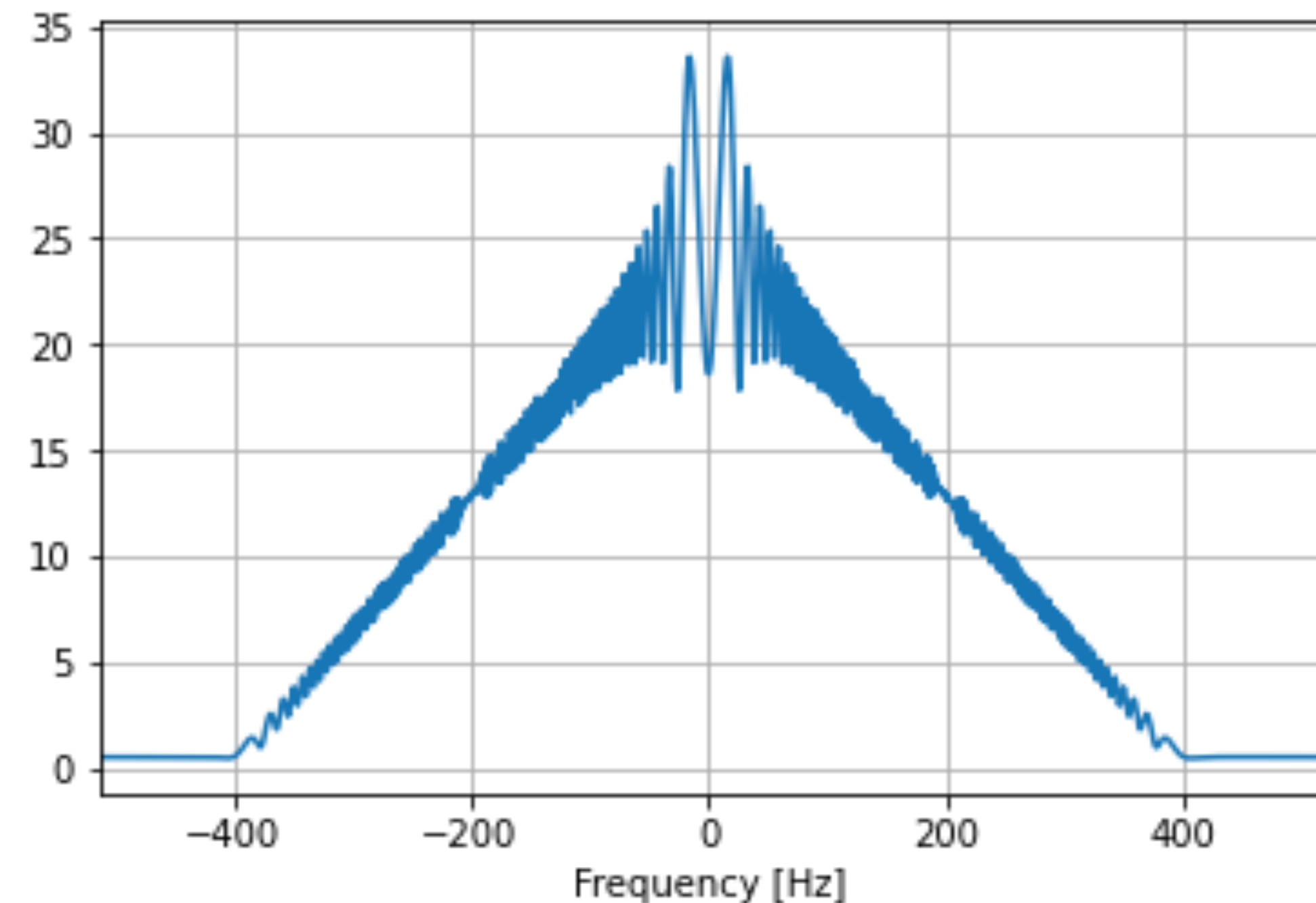
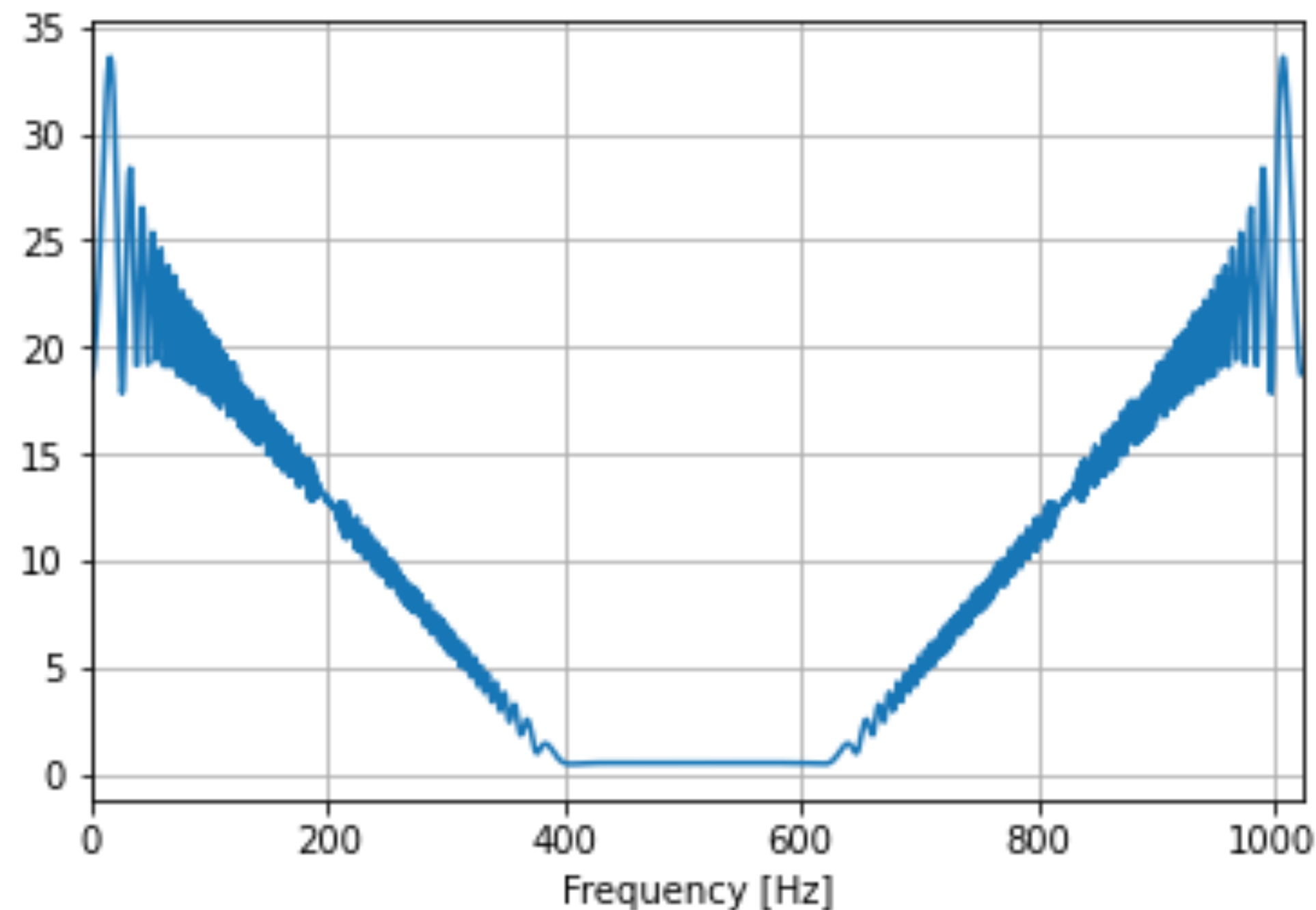
Como  $X[k]$  es una función periódica también podemos considera que el espectro está definido para frecuencias que se extienden desde  $-\frac{f_s}{2}$  hasta  $+\frac{f_s}{2}$  considerando la siguiente definición de frecuencias.

$$f_k = \begin{cases} k \cdot \Delta f, & 0 \leq k < \frac{N}{2}, \\ (k - N) \cdot \Delta f, & \frac{N}{2} \leq k < N. \end{cases}$$

# Transformada Discreta de Fourier

## Resolución en frecuencia de la DFT

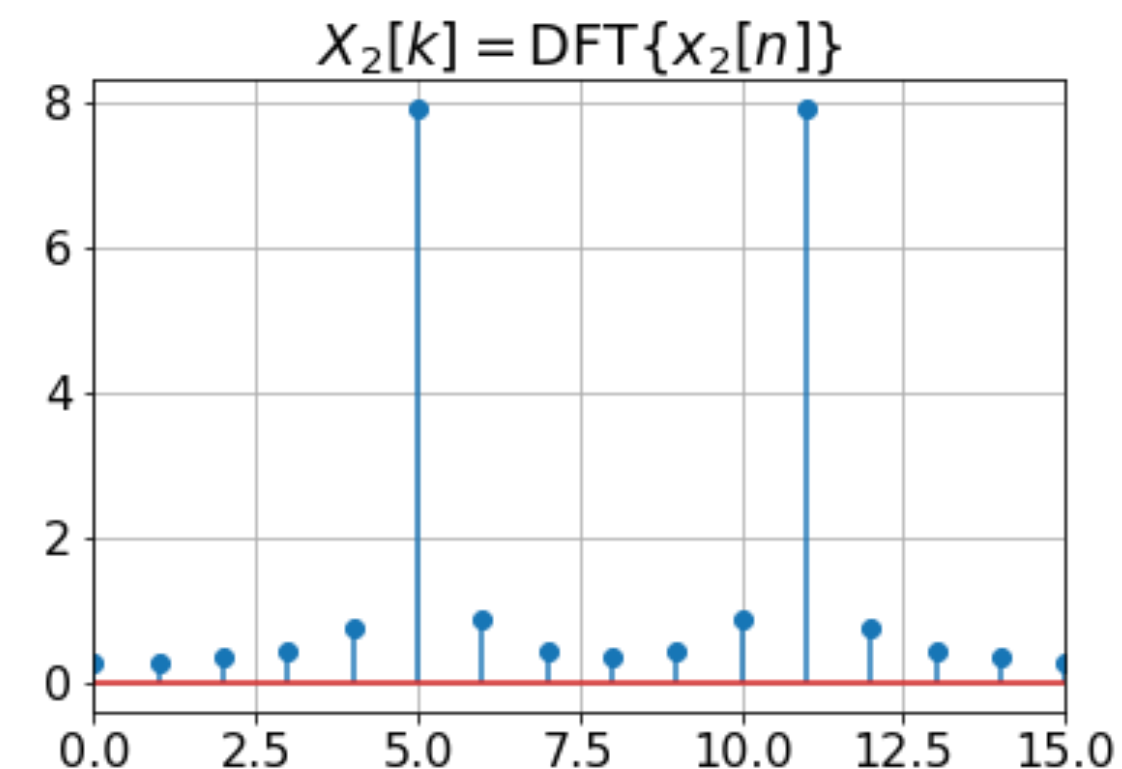
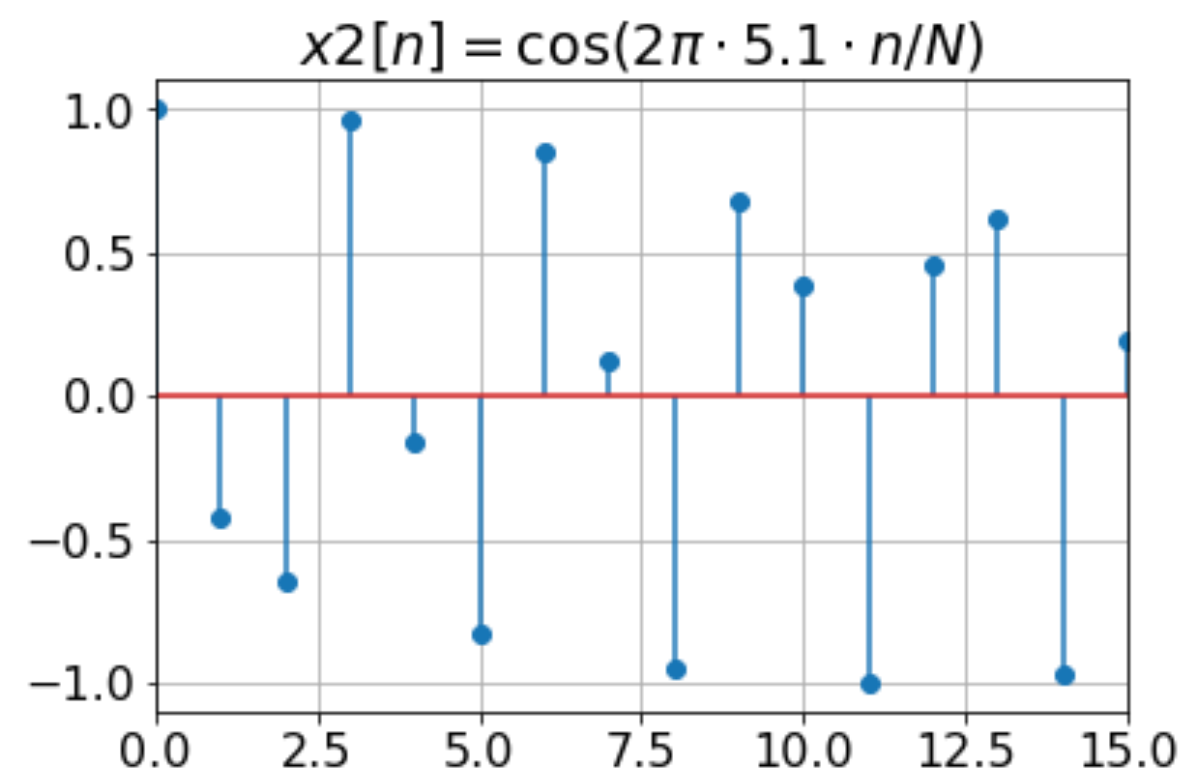
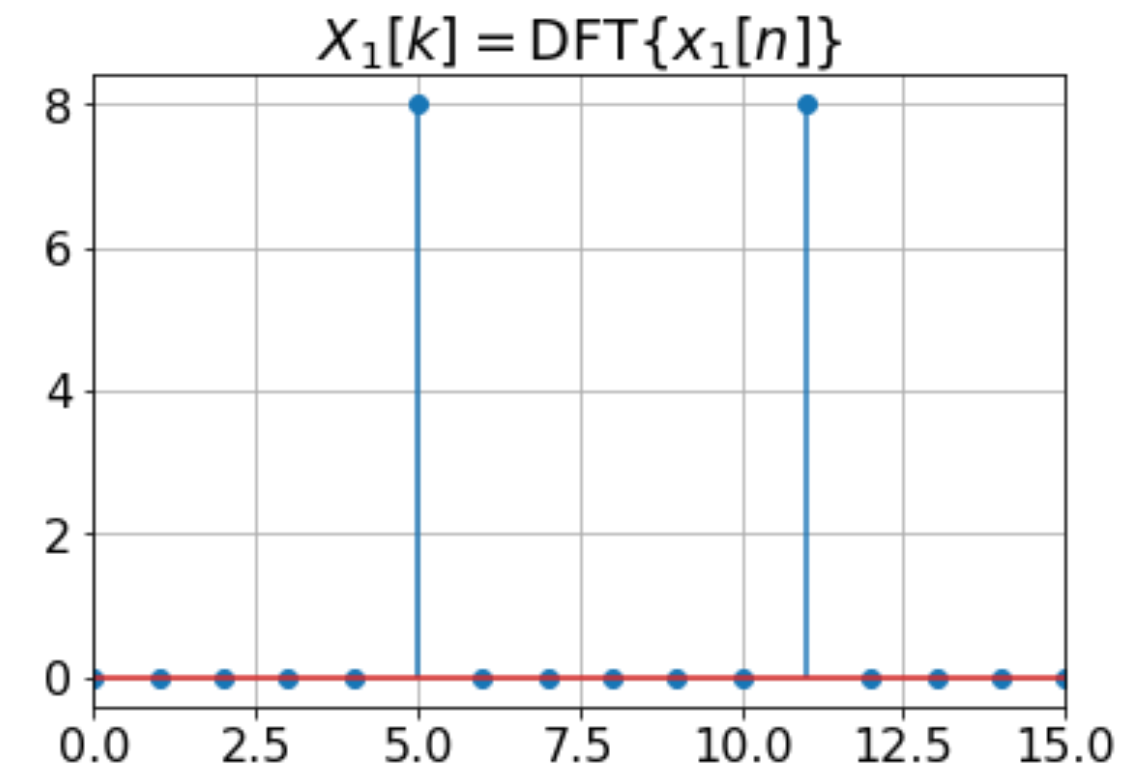
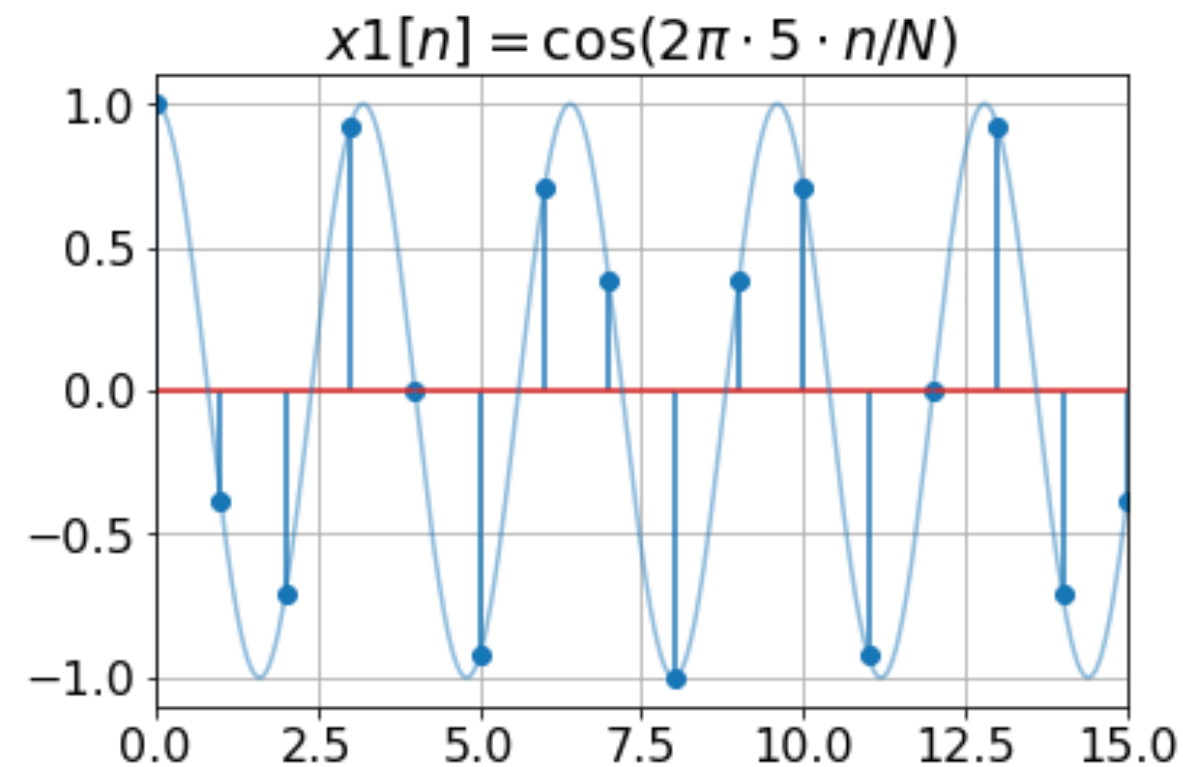
Ejemplo: Señal chirp con ancho de banda  $B = 400$  Hz muestreada con frecuencia de muestreo  $f_s = 1024$  Hz.



# Transformada Discreta de Fourier

## Dispersión en frecuencia de la DFT

La DFT sólo puede representar de forma exacta señales senoidales que tengan un número de ciclos exacto para el número de muestras considerado.





# Transformada Discreta de Fourier

## Dispersión en frecuencia de la DFT

Este efecto está relacionado con el efecto de enventanado de señales discretas en el tiempo.

Dadas las secuencias discretas  $x[n]$  and  $w[n]$ , tenemos que

$$x[n] \cdot w[n] \xleftrightarrow{\text{DTFT}} X(\omega) * W(\omega) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(\omega - \theta) W(\theta) d\theta.$$

Considerando  $w[n] = \text{rect}(n/N)$  una ventana rectangular de longitud  $N$  tenemos que

$$W(\omega) = e^{-j\frac{N-1}{2}\omega} \left( \frac{\sin(N\omega/2)}{\sin(\omega/2)} \right).$$

Dada la secuencia finita  $\tilde{x}[n] = \{x_0, x_1, x_2, \dots, x_{N-1}\}$  podemos expresar su DFT tiene la siguiente forma

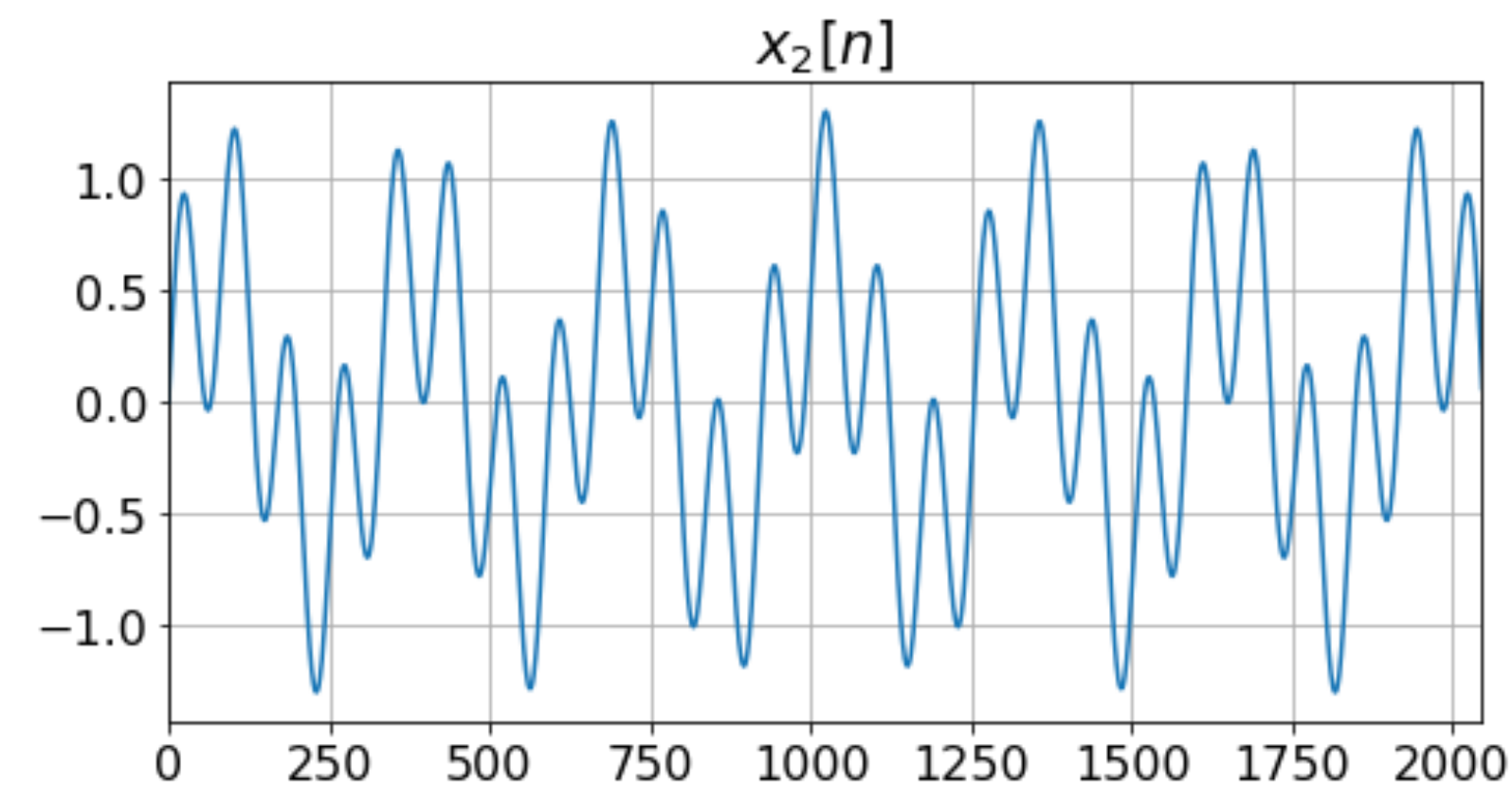
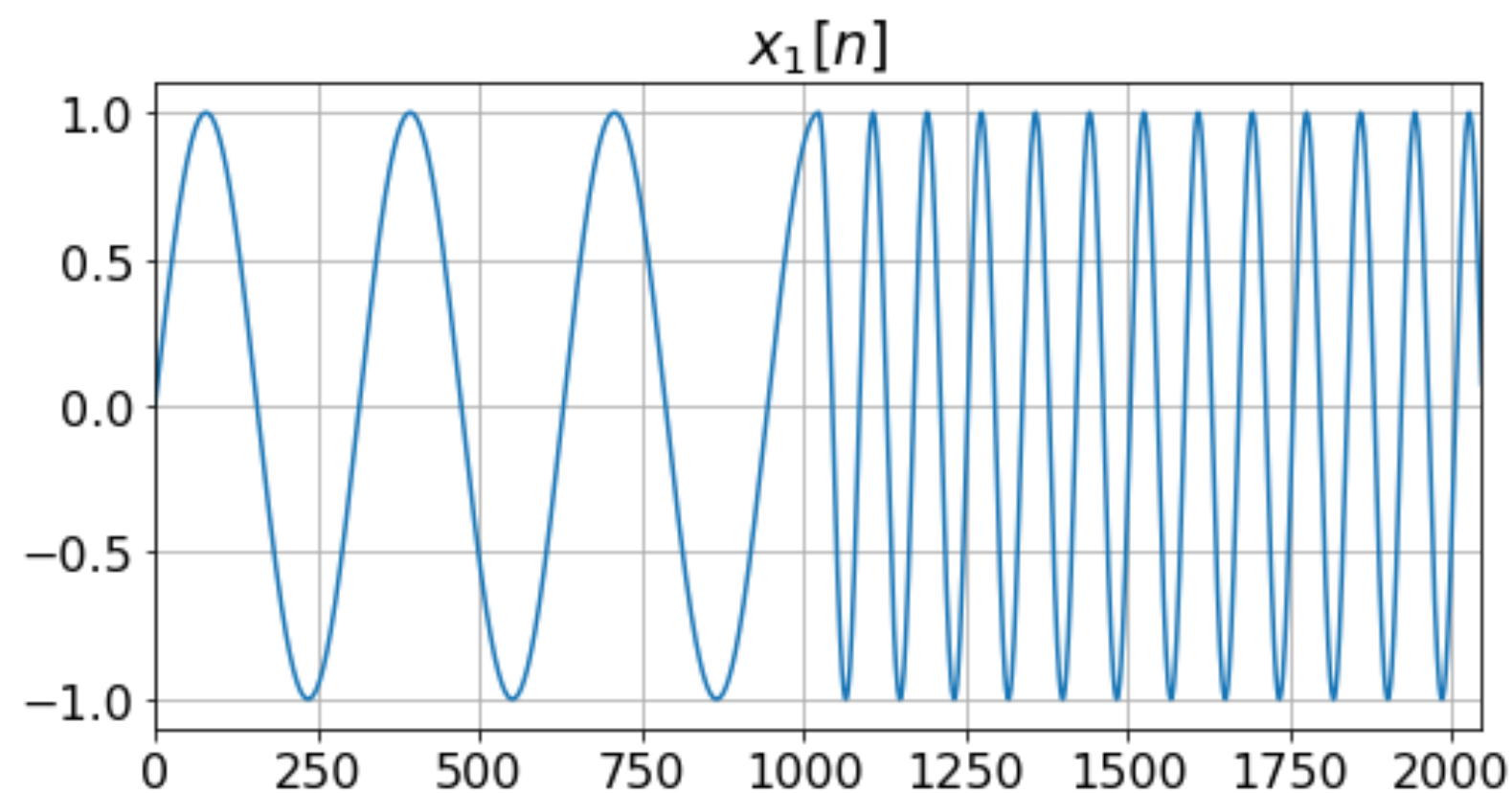
$$\begin{aligned} \tilde{X}[k] &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X\left(\frac{2\pi k}{N} - \theta\right) W(\theta) d\theta \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X\left(\frac{2\pi k}{N} - \theta\right) e^{-j\frac{N-1}{2}\theta} \left( \frac{\sin(\theta N/2)}{\sin(\theta/2)} \right) d\theta. \end{aligned}$$

# Transformada Discreta de Fourier

## Perdida de información temporal

Consideremos las siguiente señales

- $y_1[n] = \sin\left(2\pi\frac{6.5 \cdot n}{N}\right), n \in [0, \dots, N-1], N = 2048$
- $y_2[n] = \sin\left(2\pi\frac{24.5 \cdot n}{N}\right), n \in [0, \dots, N-1], N = 2048$
- $x_1[n] = \{y_1[0 : N/2 - 1], y_2[N/2 : N - 1]\}$
- $x_2[n] = 0.65 \cdot (y_1[n] + y_2[n])$

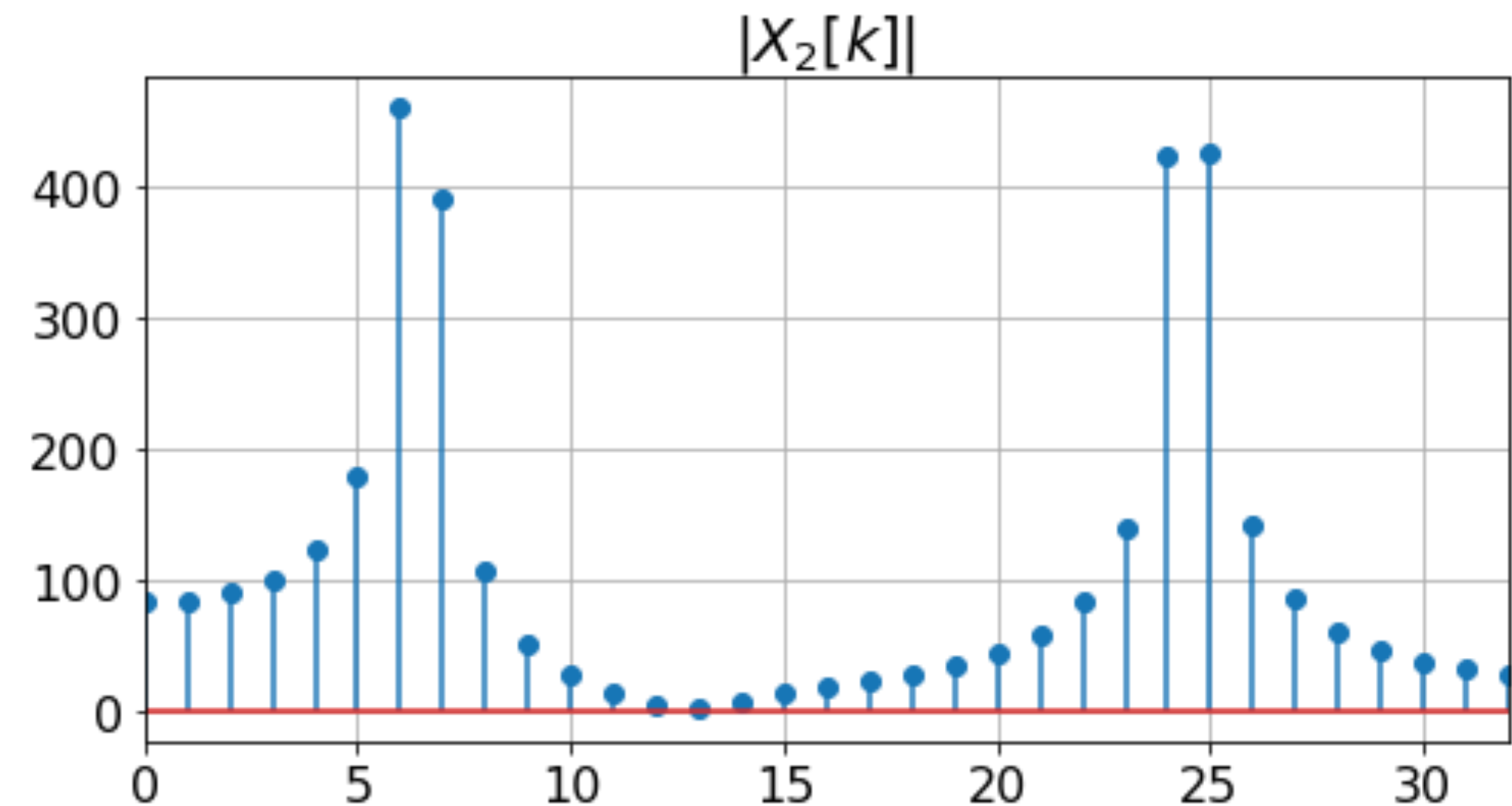
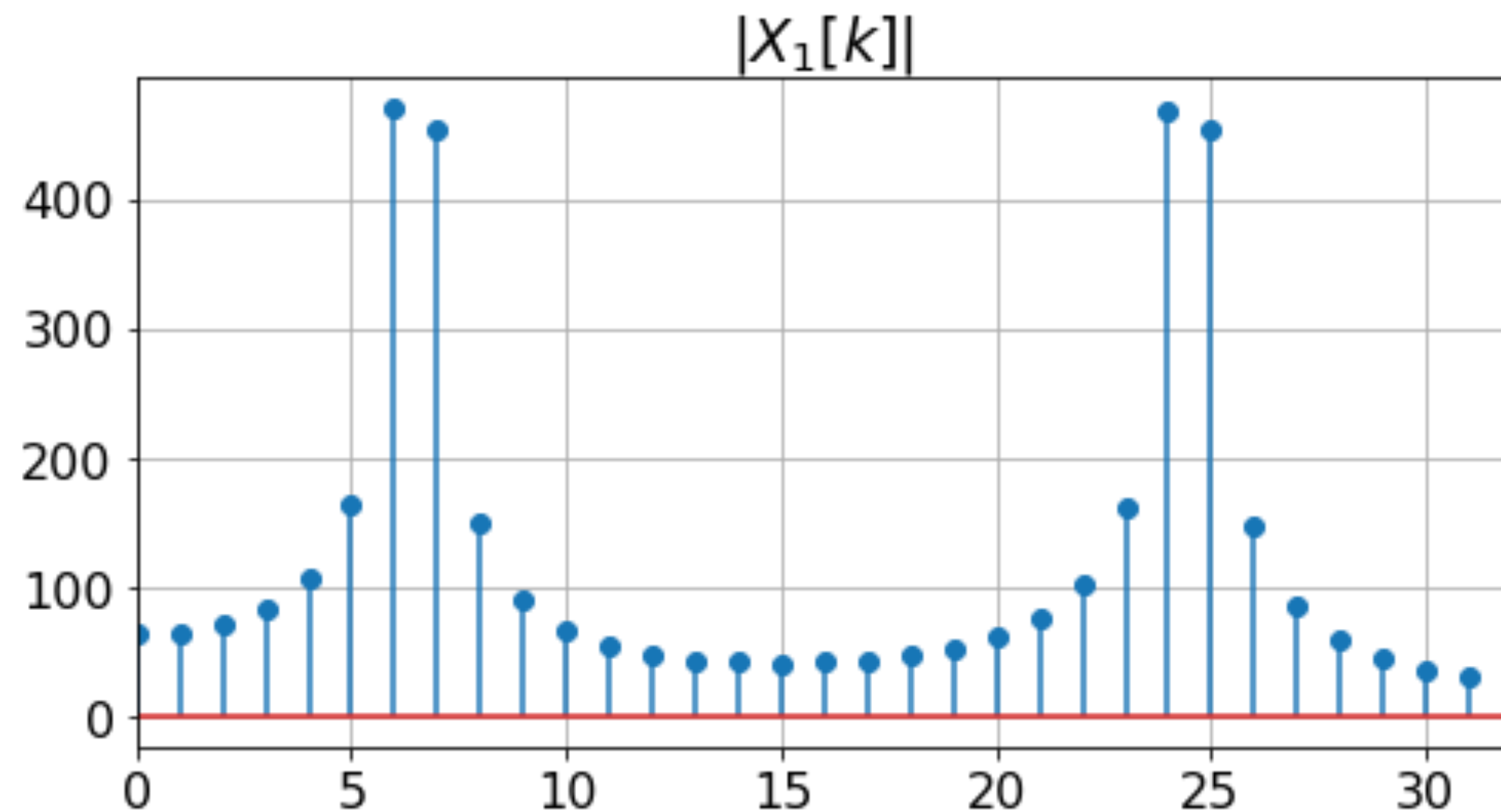




# Transformada Discreta de Fourier

## Perdida de información temporal

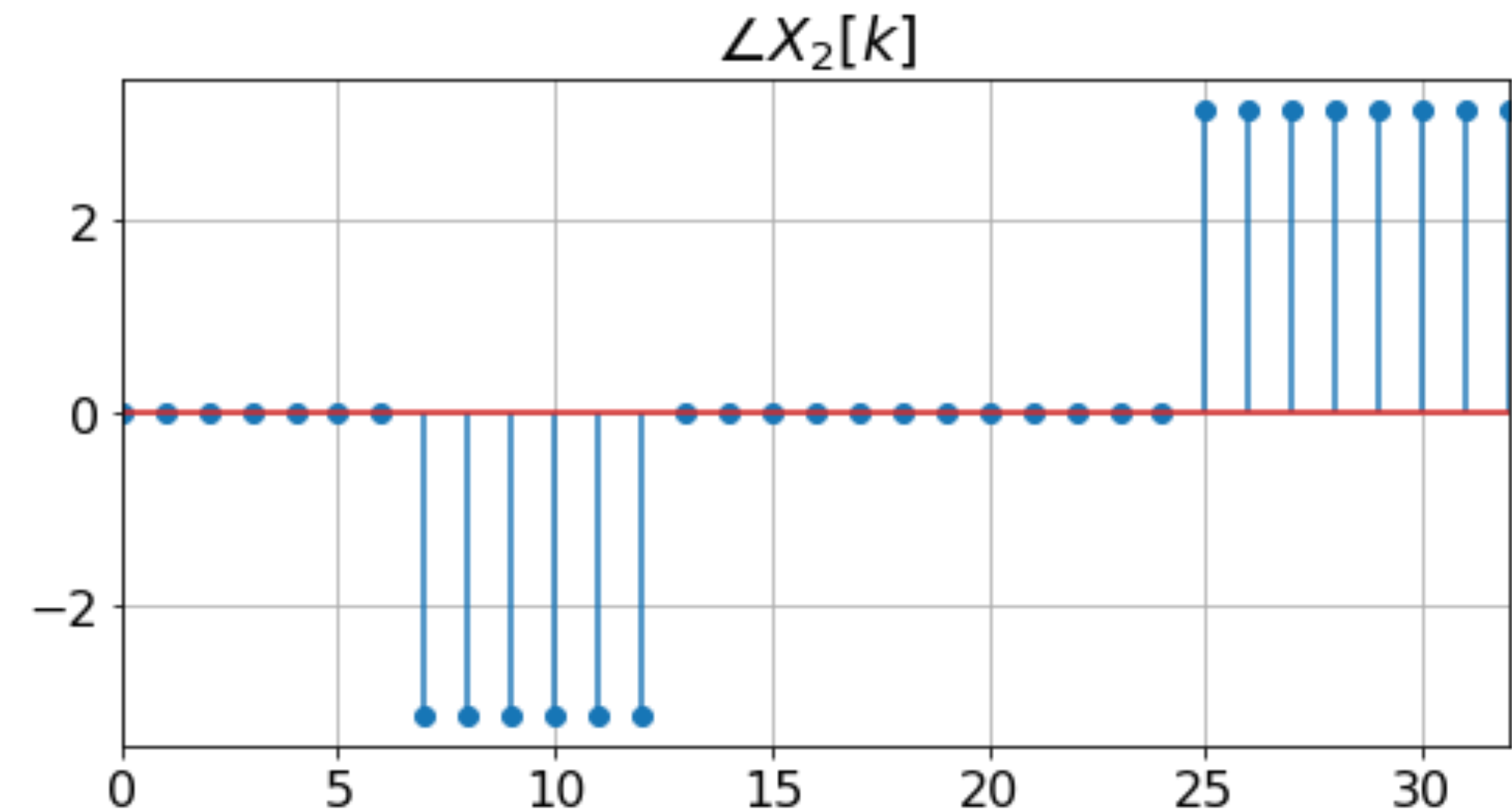
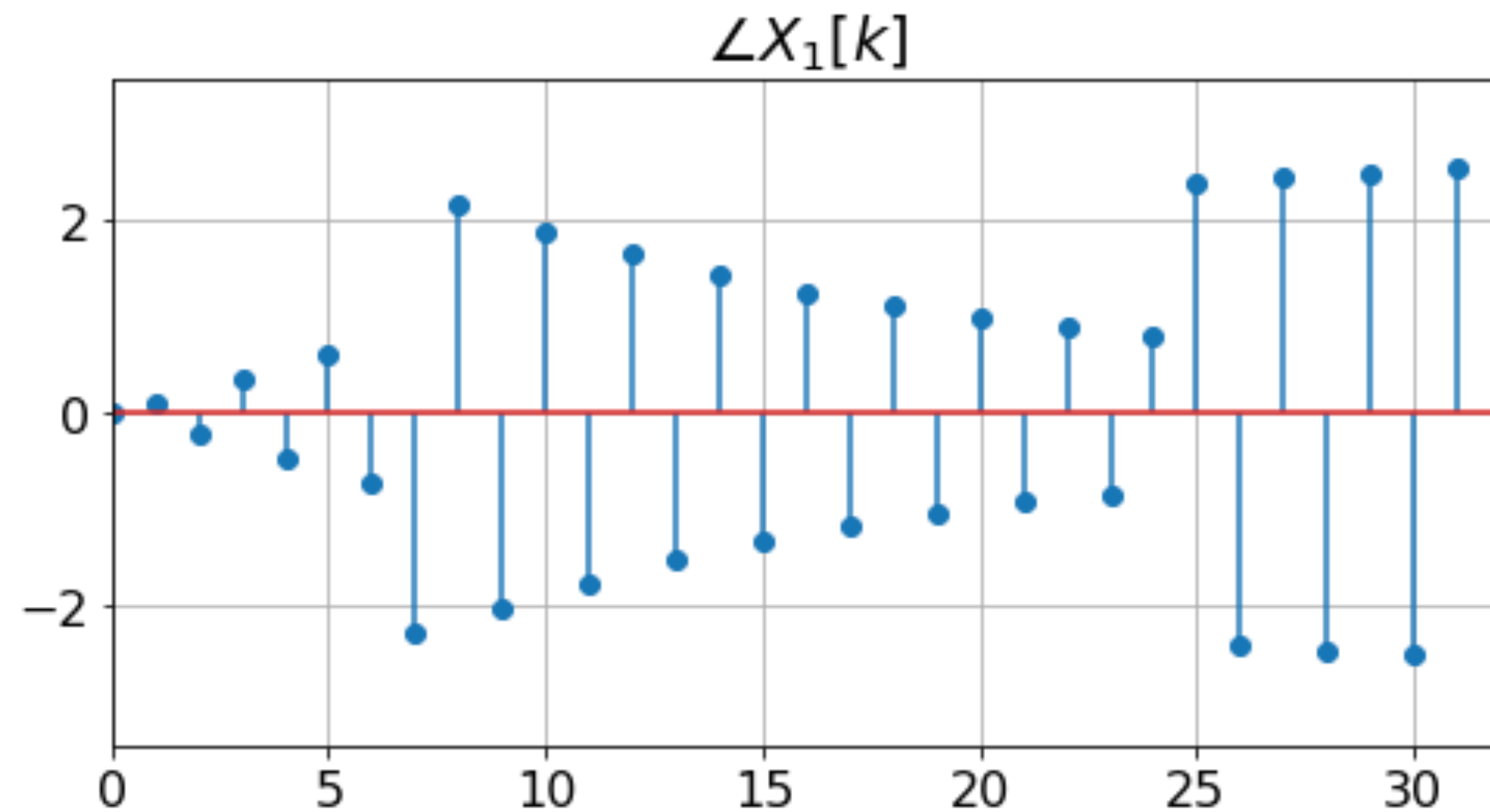
Si analizamos las magnitudes de las DFTs de  $x_1[n]$  y  $x_2[n]$ , podemos apreciar que no hay diferencia significativa entre  $|X_1[k]|$  y  $|X_2[k]|$ . ¿Cómo podemos diferenciar estas señales?



# Transformada Discreta de Fourier

## Perdida de información temporal

Si analizamos las fases de las DFTs de  $x_1[n]$  y  $x_2[n]$ , podemos apreciar que existen diferencias significativas entre  $\angle X_1[k]$  y  $\angle X_2[k]$ . La información de ubicación temporal se encuentra principalmente en la fase de la DFT.



# Transformada Rápida de Fourier (FFT - Fast Fourier Transform)

# Transformada Rápida de Fourier

## Número de operaciones de la DFT

Sea  $x[n] = \{x_0, x_1, \dots, x_{N-1}\}$ , podemos encontrar que

$$\mathcal{O}(\text{DFT}_N\{x[n]\}) = N^2 \text{ operaciones complejas,}$$

donde  $\mathcal{O}(\cdot)$  describe el número de operaciones matemáticas necesarias para realizar el cálculo.

Sin embargo, podemos notar que para  $x'[n] = \{x_0, x_1, \dots, x_{N/2-1}\}$  tenemos que

$$\mathcal{O}\left(\text{DFT}_{\frac{N}{2}}\{x'[n]\}\right) = \frac{N^2}{4} \text{ operaciones complejas.}$$

Si pudiéramos calcular la  $\text{DFT}\{x[n]\}$  de longitud  $N$  mediante dos DFTs de longitud  $\frac{N}{2}$ , entonces el número de operaciones a realizar se podría reducir a la mitad, es decir

$$\mathcal{O}\left(\text{DFT}_{\frac{N}{2}}\{\cdot\}\right) + \mathcal{O}\left(\text{DFT}_{\frac{N}{2}}\{\cdot\}\right) = \frac{N^2}{2}.$$

# Transformada Rápida de Fourier

## Algoritmo FFT - Decimación en el tiempo

Dado  $x[n]$  donde  $n \in [0, N - 1]$ , y definiendo  $W_N = e^{-j\frac{2\pi}{N}}$  tenemos que

$$X[k] = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] W_N^{nk} = \text{DFT}_N\{x[n]\} \text{ para } k \in [0, \dots, N - 1].$$

$X[k]$  puede ser calculado vía dos DFTs de  $\frac{N}{2}$  muestras. Para ello vamos a separar la suma en muestras pares e impares,

$$X[k] = \sum_{n=0}^{N/2-1} x[2n] W_N^{2nk} + \sum_{n=0}^{N/2-1} x[2n + 1] W_N^{(2n+1)k}.$$

# Transformada Rápida de Fourier

## Algoritmo FFT - Decimación en el tiempo

Dado que  $W_N^{2nk} = W_{\frac{N}{2}}^{nk}$ , tenemos que

$$X[k] = \sum_{n=0}^{N/2-1} x[2n] W_{\frac{N}{2}}^{nk} + W_N^k \sum_{n=0}^{N/2-1} x[2n+1] W_{\frac{N}{2}}^{nk} \quad \text{para } k \in [0, N-1].$$

Lo que buscamos es expresar  $X[k]$  tal que su cálculo requiera menos operaciones, para ello vamos a dividir  $X[k]$  en dos partes,

$$G[k] = X[k] \quad \text{y} \quad H[k] = X[k + \frac{N}{2}] \quad \text{para } k \in [0, \frac{N}{2} - 1].$$

# Transformada Rápida de Fourier

## Algoritmo FFT - Decimación en el tiempo

Dado  $G[k] = X[k]$  para  $k \in [0, \frac{N}{2} - 1]$ , tenemos que

$$\begin{aligned} G[k] &= \sum_{n=0}^{N/2-1} x[2n] W_{\frac{N}{2}}^{nk} + W_N^k \sum_{n=0}^{N/2-1} x[2n+1] W_{\frac{N}{2}}^{nk} \\ &= \text{DFT}_{\frac{N}{2}} \{x[2n]\} + W_N^k \text{DFT}_{\frac{N}{2}} \{x[2n+1]\} . \end{aligned}$$

# Transformada Rápida de Fourier

## Algoritmo FFT - Decimación en el tiempo

De forma similar, dado  $H[k] = X[k + \frac{N}{2}]$  para  $k \in [0, \frac{N}{2} - 1]$ , tenemos que

$$H[k] = \sum_{n=0}^{N/2-1} x[2n] W_{\frac{N}{2}}^{n(k+\frac{N}{2})} + W_N^{k+\frac{N}{2}} \sum_{n=0}^{N/2-1} x[2n+1] W_{\frac{N}{2}}^{n(k+\frac{N}{2})}.$$

Dado que  $W_{\frac{N}{2}}^{n(k+\frac{N}{2})} = W_{\frac{N}{2}}^{nk}$  y  $W_N^{k+\frac{N}{2}} = -W_N^k$ , podemos encontrar que

$$\begin{aligned} H[k] &= \sum_{n=0}^{N/2-1} x[2n] W_{\frac{N}{2}}^{nk} - W_N^k \sum_{n=0}^{N/2-1} x[2n+1] W_{\frac{N}{2}}^{nk} \\ &= \text{DFT}_{\frac{N}{2}} \{x[2n]\} - W_N^k \text{DFT}_{\frac{N}{2}} \{x[2n+1]\}. \end{aligned}$$



# Transformada Rápida de Fourier

## Algoritmo FFT - Decimación en el tiempo

En conclusión, la transformada discreta de Fourier de  $x[n]$  de longitud  $N$  puede ser calculada via dos transformadas de Fourier de  $\frac{N}{2}$  muestras, utilizando la siguiente expresión

$$X[k] = \{ G[0], \dots, G[\frac{N}{2}-1], H[0], \dots, H[\frac{N}{2}-1] \},$$

donde

$$G[k] = \text{DFT}_{\frac{N}{2}} \{x[2n]\} + W_N^k \text{DFT}_{\frac{N}{2}} \{x[2n+1]\},$$

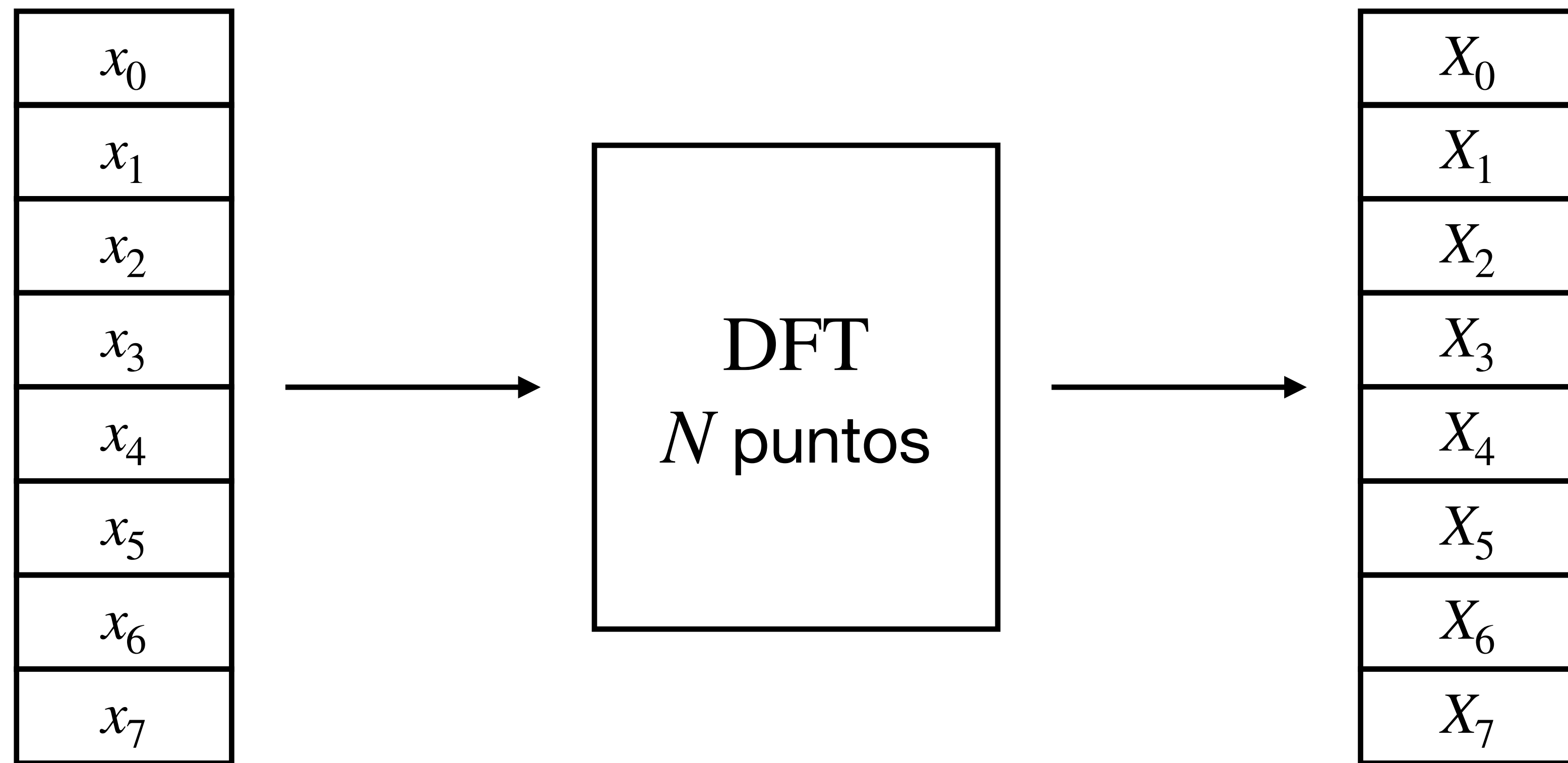
$$H[k] = \text{DFT}_{\frac{N}{2}} \{x[2n]\} - W_N^k \text{DFT}_{\frac{N}{2}} \{x[2n+1]\}.$$

La transformada rápida de Fourier (FFT) aplica este procedimiento de forma recursiva logrando que

$$\mathcal{O}(\text{FFT}_N\{x[n]\}) = N \cdot \log_2(N) \text{ operaciones complejas.}$$

# Transformada Rápida de Fourier

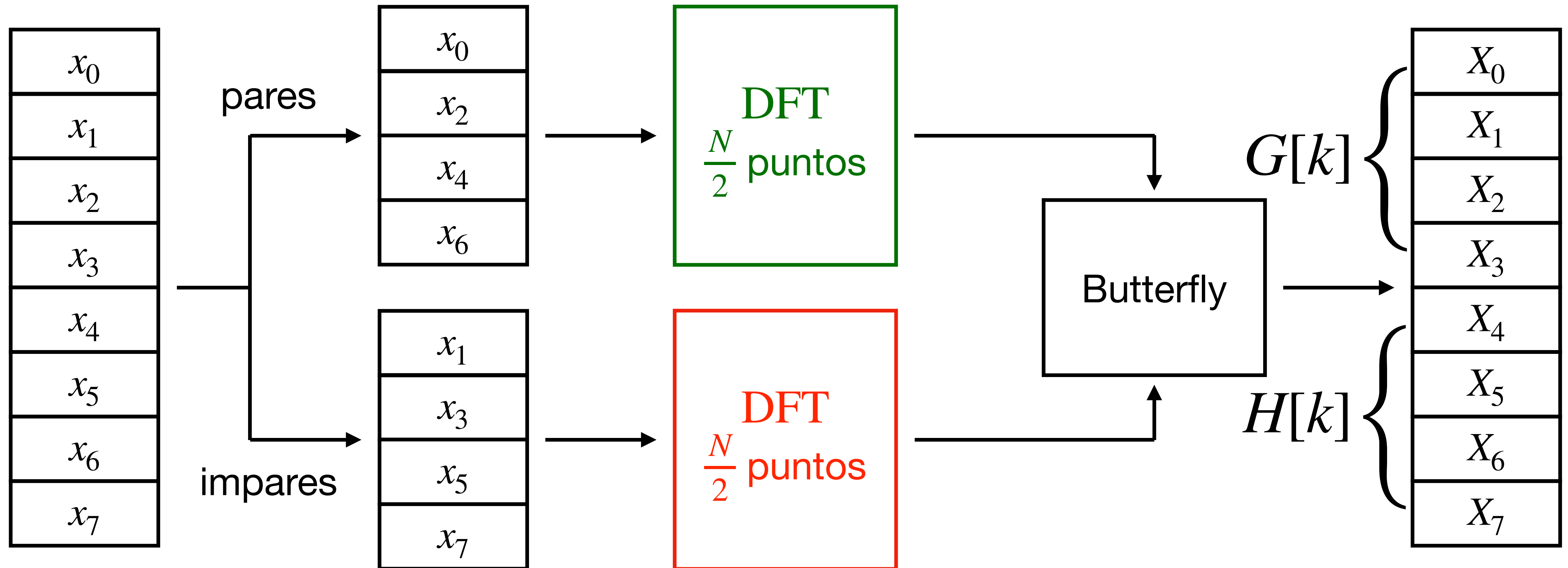
## Representación gráfica de la FFT



$$X[k] = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] W_N^{nk} = \text{DFT}_N\{x[n]\}, \quad k \in [0, \dots, N-1]$$

# Transformada Rápida de Fourier

## Representación gráfica de la FFT



$$G[k] = \text{DFT}_{\frac{N}{2}} \left\{ x_{\text{par}} \right\} + W_N^k \text{DFT}_{\frac{N}{2}} \left\{ x_{\text{impar}} \right\}$$

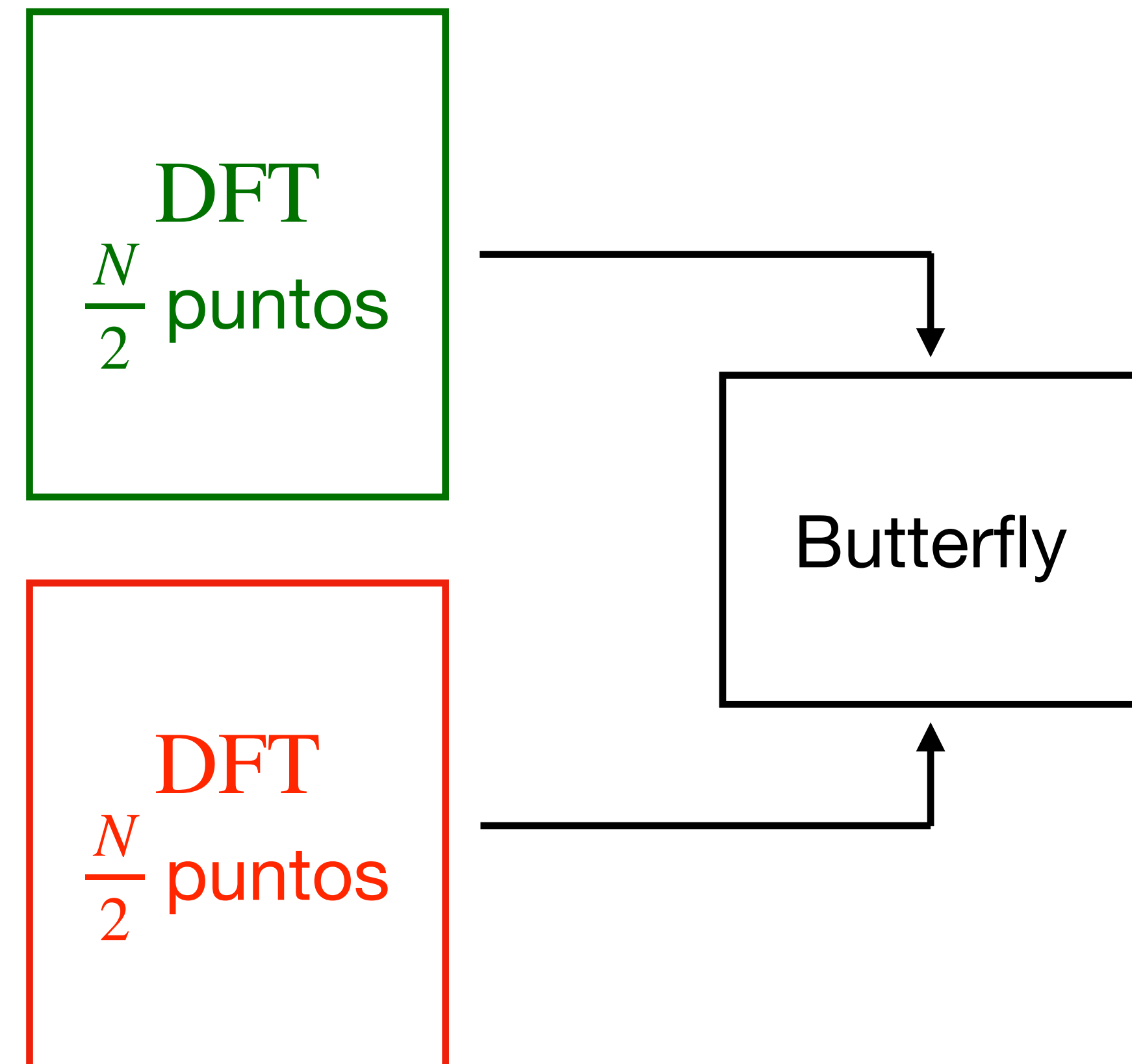
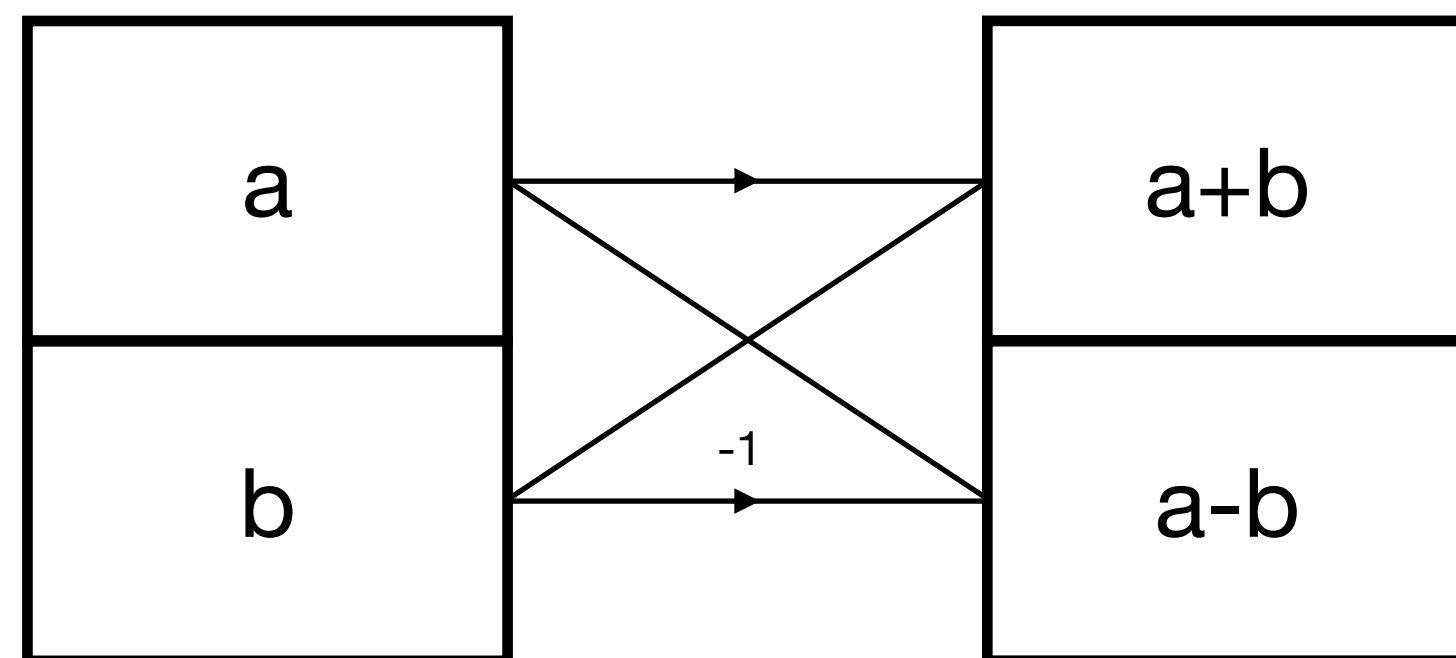
$$H[k] = \text{DFT}_{\frac{N}{2}} \left\{ x_{\text{par}} \right\} - W_N^k \text{DFT}_{\frac{N}{2}} \left\{ x_{\text{impar}} \right\}$$

# Transformada Rápida de Fourier

## Representación gráfica de la FFT

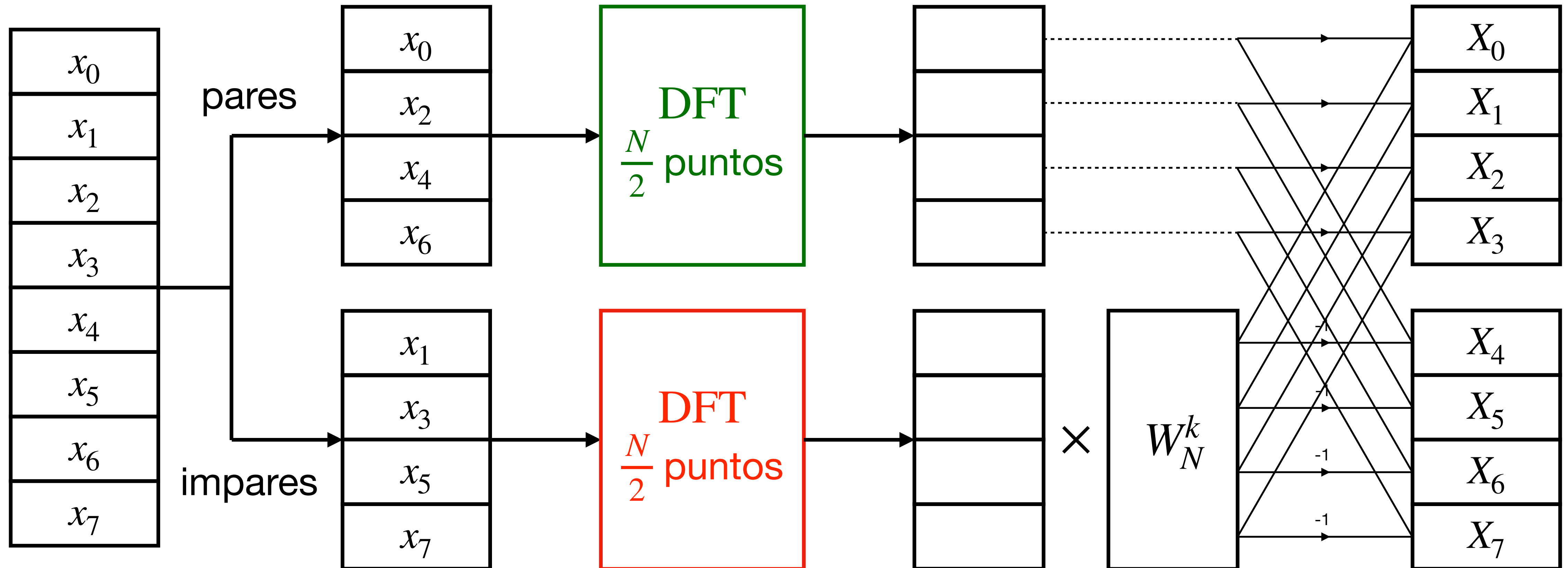
$$G[k] = \text{DFT}_{\frac{N}{2}} \left\{ x_{\text{par}} \right\} + W_N^k \text{DFT}_{\frac{N}{2}} \left\{ x_{\text{impar}} \right\}$$
$$H[k] = \text{DFT}_{\frac{N}{2}} \left\{ x_{\text{par}} \right\} - W_N^k \text{DFT}_{\frac{N}{2}} \left\{ x_{\text{impar}} \right\}$$

Operación “Butterfly”



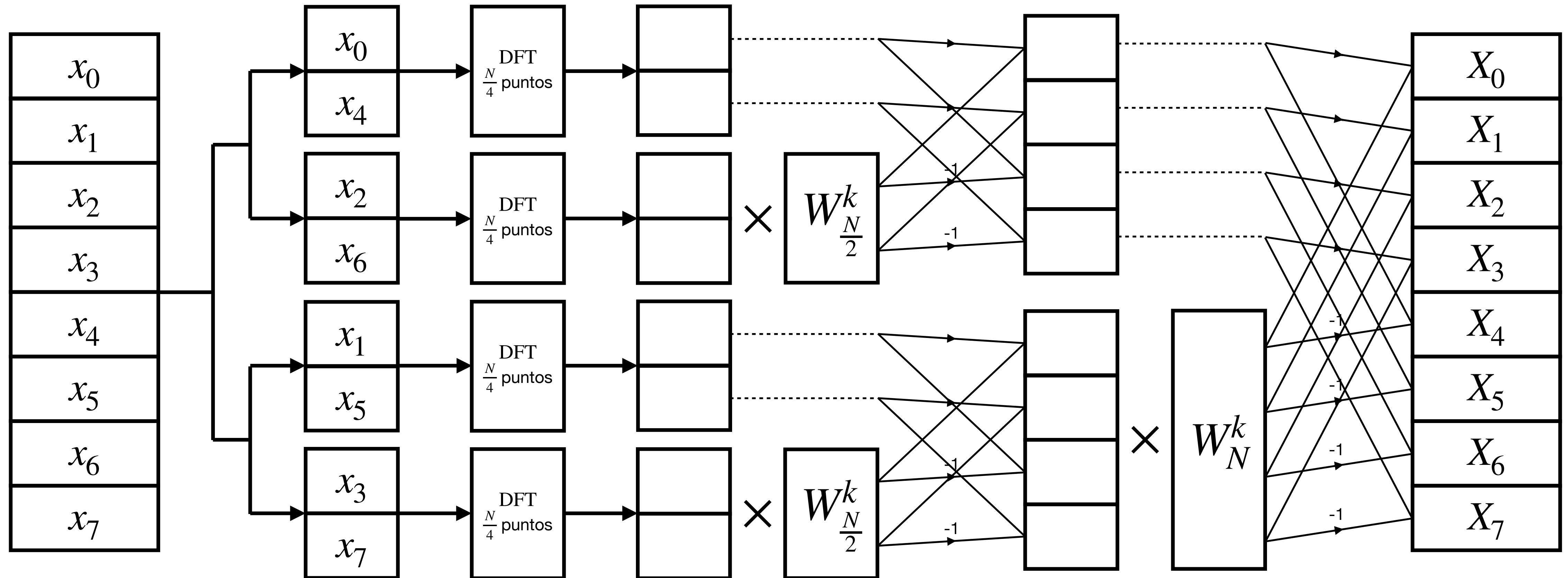
# Transformada Rápida de Fourier

## Representación gráfica de la FFT



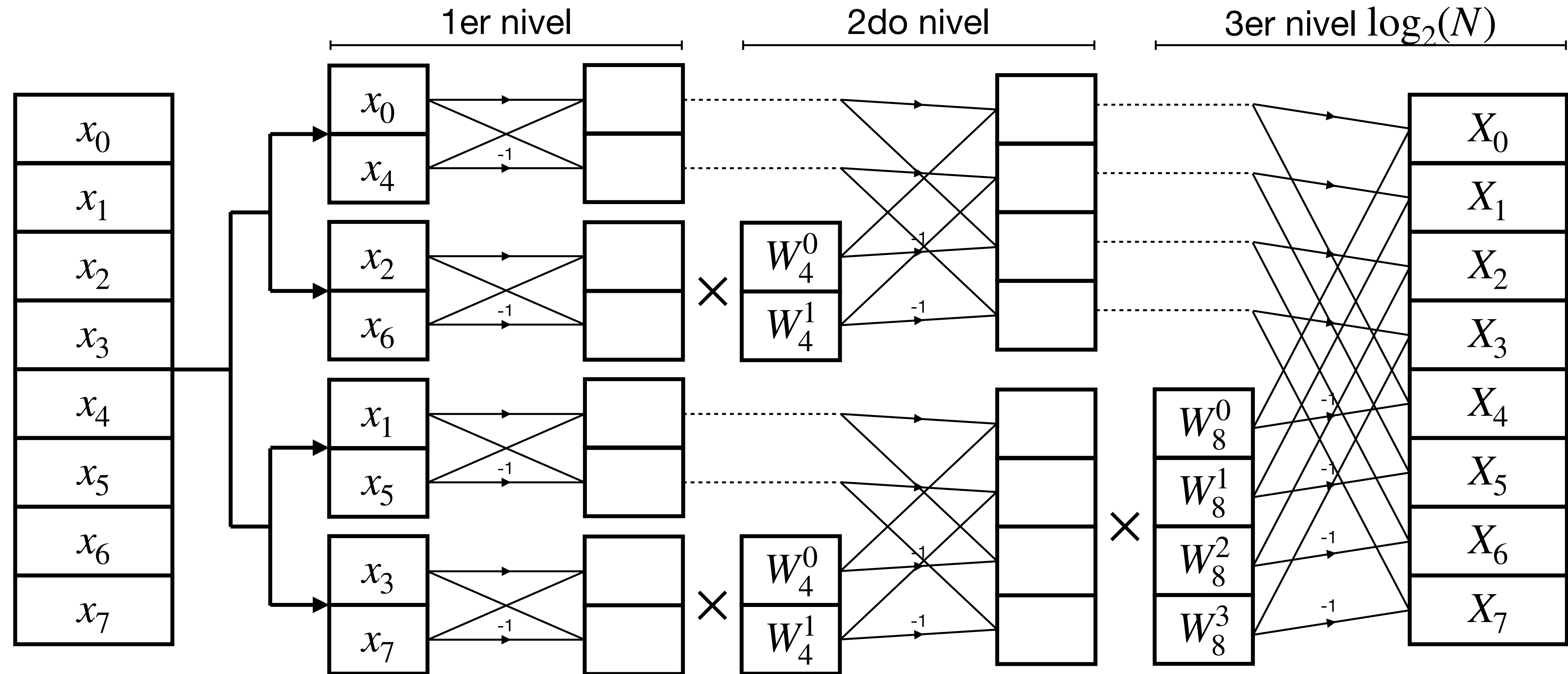
# Transformada Rápida de Fourier

## Representación gráfica de la FFT



# Transformada Rápida de Fourier

## Representación gráfica de la FFT (N=8)



En cada nivel se tienen  $\frac{N}{2}$  multiplicaciones complejas y  $N$  sumas complejas.

**¡Muchas gracias!**