CBM414 - Procesamiento digital de señales biomédicas Clase 12 - DFT y DFT inversa

David Ortiz, Ph.D.

Escuela de Ingeniería Biomédica Universidad de Valparaíso



Objetivo general

Comprender el funcionamiento de la Transformada Discreta de Fourier (DFT) y su inversa, así como su interpretación matricial como proyección sobre bases complejas, y aplicar estas herramientas para analizar y reconstruir señales en el dominio discreto de la frecuencia.

Clase anterior:

• Resolución en frecuencia y ventaneo (9.1)

Clase de hoy:

Importante: secciones de la primera edición del libro de Orfanidis

• DFT y DFT inversa (9.2.3, 9.6)

Esta presentación es una recopilación del texto guía de Orfanidis y no contiene todos los temas abordados en clase. Por favor, reportar posibles errores al correo david ortiz@uv.cl.

Exponencial compleja discreta

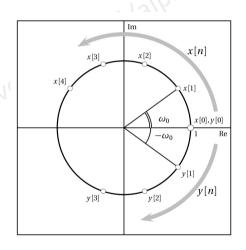
El ingrediente principal de la DFT es la exponencial compleja discreta, la cual representa un comportamiento oscilatorio y toma la forma de la secuencia

$$x(n) = Ae^{j(\omega n + \phi)}$$

= $A \left[\cos(\omega n + \phi) + j\sin(\omega n + \phi) \right]$

donde $A\in\mathbb{R}$ es la amplitud, ω es la frecuencia y ϕ es la fase. Note que x(n) solo es periódica cuando $\omega=2\pi(M/N)$ con $M,N\in\mathbb{Z}.$

Recordar: si
$$c \in \mathbb{C}$$
, donde $c = a + ib$, $|c| = \sqrt{a^2 + b^2}$ y $\phi = \arg(c) = \tan^{-1}\left(\frac{y}{x}\right)$



Discrete fourier transform DFT

La Transformada Discreta de Fourier (DFT) de N puntos de una secuencia de largo L se define como la DTFT evaluada en N puntos a frecuencias equiespaciadas, en el intervalo $0 \le \omega \le 2\pi$. Estas frecuencias DFT se definen como (en radianes/muestra):

$$\omega_k = \frac{2\pi k}{N}, \quad k = 0, 1, \dots, N - 1$$

La DFT de N puntos es entonces:

$$X(k) = X(\omega_k) = \sum_{n=0}^{L-1} x(n)e^{-j\omega_k n} = \sum_{n=0}^{L-1} x(n)e^{-j\frac{2\pi kn}{N}}, \quad \forall k = 0, ..., N-1$$

Importante: La longitud L de la secuencia a transformar y la división de las frecuencias a estudiar en N partes, puede ser tratadas independientemente. Si L < N, se puede aplicar zero padding de N-L; si L>N, se puede implementar una emboltura (wrapping). Sin embargo, muchos autores asumen L=N, (Lo cual es conveniente para el cálculo de la FFT). Sin pérdida de generalidad, lo que sigue supone que L=N.

3

Discrete fourier transform DFT, forma matricial

Para cada número de frecuencia k=0,...,N-1, podemos reescribir

$$W_N^{kn} = e^{-2\pi jkn/N} \Rightarrow \boldsymbol{W} \in \mathbb{C}^{N\times N}, \quad \boldsymbol{x} \in \mathbb{R}^N.$$

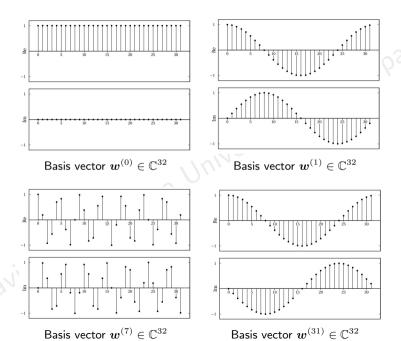
Esto quiere decir que, para cada k, podemos redefinir las exponenciales como un vector (secuencia) compleja de tamaño \mathbb{C}^N .

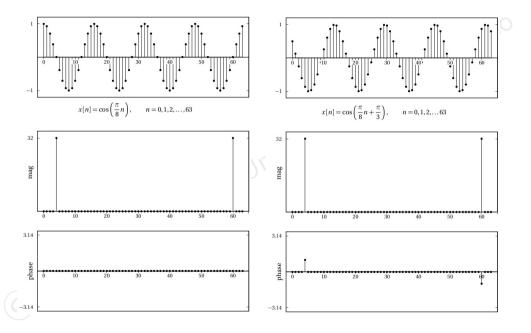
$$m{w}^k := [W_N^0, W_N^k, W_N^{2k}, ..., W_N^{(N-1)k}] \in \mathbb{C}^N.$$

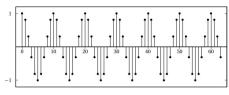
Además, esto nos indica que la DFT puede ser escrita como un producto punto (o interior, recordar ágebra lineal), i.e.,

$$X_k = \langle m{x}, m{w}^k
angle, \quad k = 0, ..., N-1, \quad ext{y en forma matricial } m{X} = m{W}m{x}$$

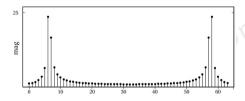
o en otras palabras, la proyección de la secuencia de entrada $oldsymbol{x}$ en los círculos complejos.

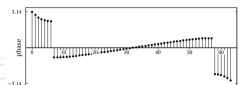






$$x[n] = \cos\left(\frac{\pi}{\epsilon}n\right), \quad n = 0, 1, 2, \dots 63$$





Una pregunta interesante: ¿aplicar una ventana para este caso ayudaría a reducir las magnitudes espúreas?

Discrete fourier transform DFT

Ejemplo: La matriz de la DFT de 4 puntos será

$$\boldsymbol{W} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & W_4 & W_4^2 & W_4^3 \\ 1 & W_4^2 & W_4^4 & W_4^6 \\ 1 & W_4^3 & W_4^6 & W_4^9 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & -j & -1 & j \\ 1 & -1 & 1 & -1 \\ 1 & j & -1 & -j \end{bmatrix}$$

La DFT de una secuencia de L=4=N será

$$\begin{bmatrix} X_0 \\ X_1 \\ X_2 \\ X_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & -j & -1 & j \\ 1 & -1 & 1 & -1 \\ 1 & j & -1 & -j \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_0 \\ x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} x_0 + x_1 + x_2 + x_3 \\ x_0 - jx_1 - x_2 + jx_3 \\ x_0 - x_1 + x_2 - x_3 \\ x_0 + jx_1 - x_2 - jx_3 \end{bmatrix}$$

Inverse discrete fourier transform, iDFT

La matriz W es cuadrada $W \in \mathbb{C}$ y no singular, por lo tanto tiene inversa. Así la iDFT se puede escribir

$$m{x} = rac{1}{N} m{W}^{-1} m{X}, \quad x(n) = rac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(k) W_N^{-kn}, n = 0, ..., N-1$$

La matriz W^{-1} , puede ser obtenida sin la necesidad de hacer la inversión. Aprovechando que es una matriz ortonormal (unitaria)

$$rac{1}{N}m{W}m{W}^*=I_N$$
 $rac{1}{N}m{W}^{-1}m{W}m{W}^*=m{W}^{-1}$ $rac{1}{N}m{W}^*=m{W}^{-1}$

Ejemplo: considere la secuencia compleja X = [6, 8+4j, -2, 8-4j], encuentre la transformada inversa

$$x = \mathsf{IDFT}(X) = \frac{1}{N} \pmb{W}^* X = \frac{1}{4} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & j & -1 & -j \\ 1 & -1 & 1 & -1 \\ 1 & -j & -1 & j \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 6 \\ 8 + 4j \\ -2 \\ 8 - 4j \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 5 \\ 0 \\ -3 \\ 4 \end{bmatrix}$$

Bonificación 6 evaluación 2: para el vector x=[5,0,4], obtener la matriz W de la DFT, el vector resultante X, la matriz inversa W^1 y nuevamente el vector x. Sea detallado con el procedimiento/paso a paso

Ejercicios (Orfanidis)

IMPORTANTE: primera edición del libro de Orfanidis

- Demostración de cómo obtener la matriz inversa de la DFT.
- Ejemplos: Formas matriciales Sección 9.4. Ejemplo 9.6.1
- Ejercicios Sección 9.10, página 523: 9.12, 9.13, 9.14, 9.17, 9.22,9.23, 9.24

Objetivo general

Comprender el funcionamiento de la Transformada Discreta de Fourier (DFT) y su inversa, así como su interpretación matricial como proyección sobre bases complejas, y aplicar estas herramientas para analizar y reconstruir señales en el dominio discreto de la frecuencia.

Clase de hoy:

• DFT y DFT inversa (10.1, 10.6)

Próxima clase:

Zero padding

Referencias:

- 1. S. J. Orfanidis, Introduction to signal processing. Rutgers University, 2010.
- 2. Prandoni, Paolo, and Martin Vetterli. *Signal processing for communications*. EPFL press, 2008. Disponible en https://www.sp4comm.org/download.html.