#### Procesamiento de señales. Fundamentos

#### Clase 3 - Euler | Fourier - DFT

- El numero e
- Derivada de e^t y e^(jt)
- Circulo modulando una señal
- Maquina de Rei-Ruof
- DFT Transformada discreta de Fourier
- Propiedades
- Spectral Leakage + Zero padding
- Energia y relacion de Parseval
- DFT (FFT) en la CIAA
- I-DFT Transformada inversa de Fourier
- Señales complejas

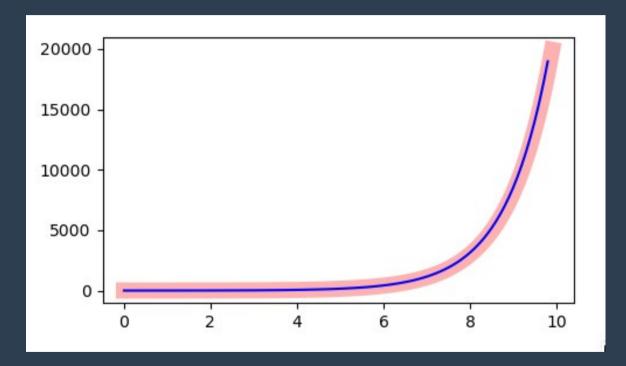




# 2.71828182845904509079559...

#### Numero e

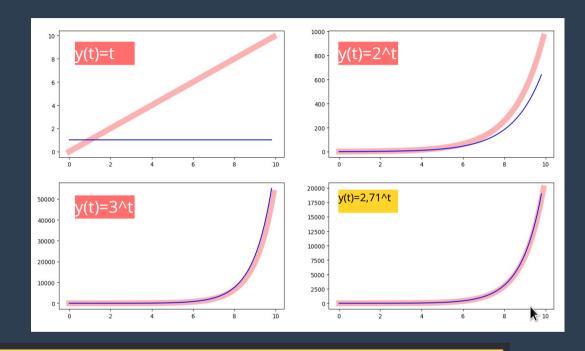
- Que tiene de especial e?
- Encuesta
- https://forms.gle/b9Gqr8s SehuJcdNQA
- Ver codigo: derivadas.py



#### Funcion derivada de e^t

 La única función en la cual la derivada es igual a si misma

$$e = \lim_{n \to \infty} \left( 1 + \frac{1}{n} \right)^n$$



La derivada es igual a la funcion

$$f(t) = e^t \implies f'(t) = e^t$$
  
 $f(t) = e^{kt} \implies f'(t) = ke^{kt}$ 



## Funcion derivada de e^(j\*t)

Y que pasa con la derivada de la funcion compleja?

La derivada es igual a la funcion

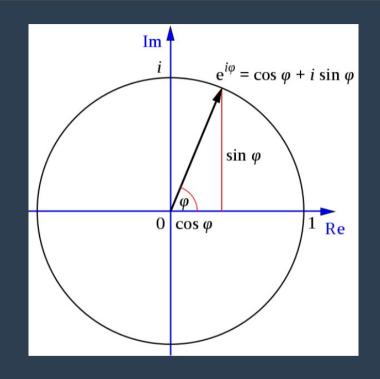
$$f(t) = e^{jt} \implies f'(t) = je^{jt}$$

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

$$e^{j\pi} = -1$$

$$e^{\frac{j\pi}{2}} = j$$

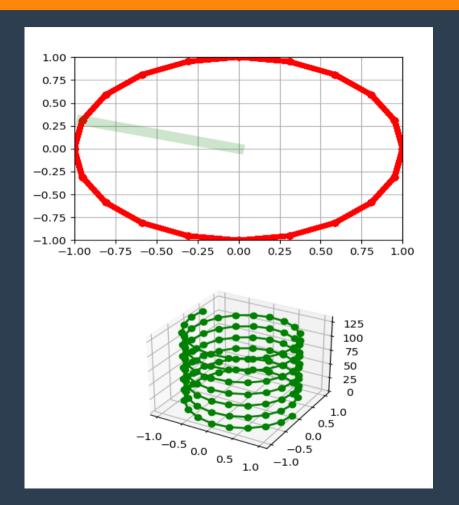
$$e^{\frac{j3\pi}{2}} = -j$$



Ver codigo: euler1.py

# Simulando e^(j\*t) con Python

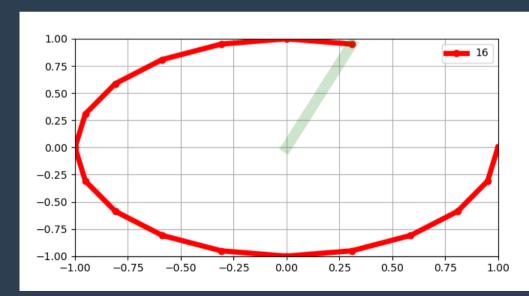
- Fs=20
- N=20
- CircleFrec=1Hz
- Traza un circulo sampleado cada 1/Fs
- Ver codigo: euler1.py

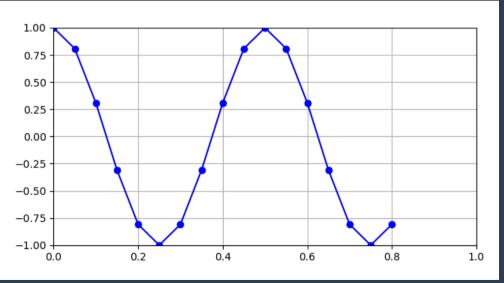


# e^(j\*t) y una senoidal con Python

- Fs=20 => ts=0.05
- N=20
- CircleFrec=1Hz
- Traza un circulo sampleado cada 1/Fs

- Fs=20 => ts=0.05
- N=20
- signalFrec=2Hz
- Traza una senoide sampleada a 1/Fs



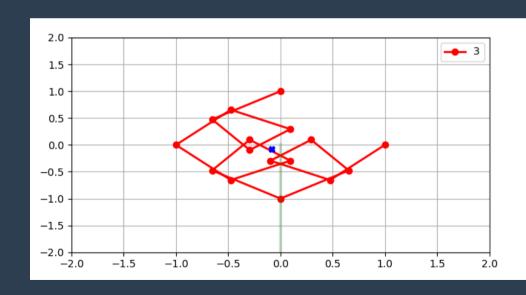


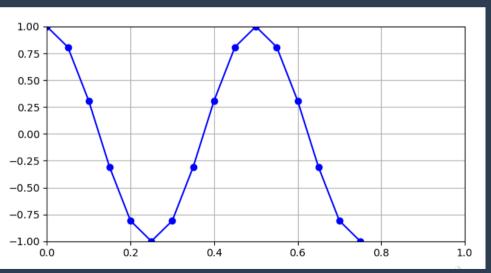
Ver codigo: euler2.py

# La senoidal modulada con e^(j\*t)

- Fs=20 => ts=0.05
- N=20
- CircleFrec=0 a (Fs-1)
- Traza un circulo modulado con la senoidal

- Fs=20 => ts=0.05
- N=20
- signalFrec=2Hz
- Traza una senoide sampleada a 1/Fs

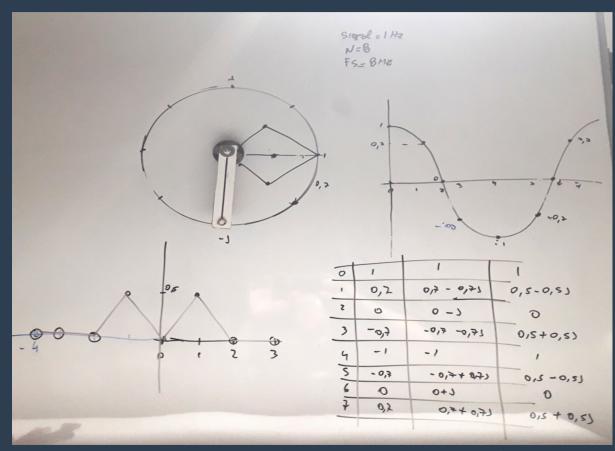




Ver codigo: euler3.py

## La maquina de Rei-Ruof

- Fs=8
- N=8
- Signal=1Hz
- Para cada frecuencia
  Fs/N\*n se modula la señal
  con el vector que traza el
  circulo
- Luego se calcula el promedio y se lo asigna a la Fs/N\*n

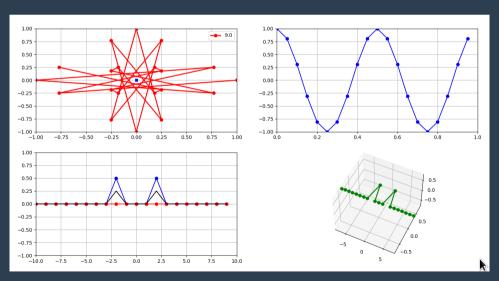


Ver codigos: maquina\_reiruof.py

#### Centro de masas de la senoidal modulada

- Fs=20 => ts=0.05
- N=20
- CircleFrec=-Fs/2 a (Fs/2-Fs/N) cada fs/N
- Grafico el centro de masas para cada CircleFrec
- El centro de masas es un numero complejo!

- Fs=20 => ts=0.05
- N=20
- signalFrec=2Hz
- Traza una senoide sampleada a 1/Fs



Ver códigos: euler4.py y euler5.py

#### Centro de masas == Transformada discreta de Fourier??

$$\sum_{N=1}^{N-1} x(n) * e^{-j2\pi k \frac{n}{N}}$$

$$Cm(k) = \frac{n=0}{n}$$

- Cm=Centro de masas en k
- Xk = DFT en k
- La diferencia es 1/n ??
- Y si normalizo de otra manera ?

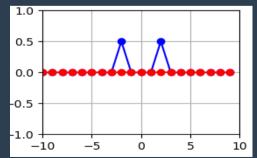
$$X_k = \sum_{n=0}^{N-1} x_n e^{-rac{2\pi i}{N}kn} \qquad k=0,\ldots$$

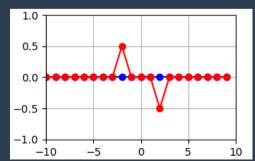
$$k = 0, \ldots, N-1$$

#### Resumen de propiedades

- Fs=20 => ts=0.05
- N=20
- Resolución en tiempo= 1/fs
- Resolución en Frecuencia= fs/N
- Muestras en tiempo =N
- Puntos en frecuencia = N
- Números en frecuencia complejos
- Números en tiempo reales??

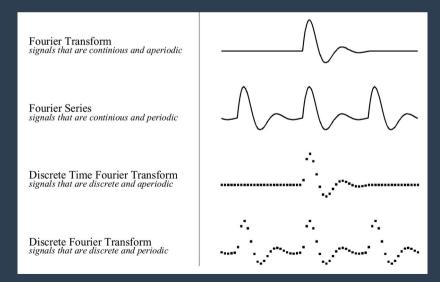
- DFT en n=0 representa la componente de continua
- Si la entrada es real la DFT es compleja conjugada
- Si la señal es par (cos) la DFT es real pura
- Si la señal es impar (sin) la DFT es imaginaria pura





#### Familia de transformadas

- Existe una relación entre las transformadas de Fourier en tiempo continuo y en tiempo discreto
- De las dos opciones en tiempo discreto la DTFT no es realizable dado que implican infinitos puntos.
- Solo utilizaremos la DFT
- En general el calculo de la DFT lo hacemos utilizando el algoritmo FFT.
- No estudiaremos la implementación de la FFT, solo lo utilizamos para calcular la DFT de manera eficiente



Time Duration		
Finite	Infinite	
Discrete FT (DFT)	Discrete Time FT (DTFT)	discr.
$X(k) = \sum_{n=1}^{N-1} x(n)e^{-j\omega_k n}$	$X(\omega) = \sum_{n=0}^{+\infty} x(n)e^{-j\omega n}$	time
$k = 0, 1, \dots, N - 1$	$\omega \in [-\pi, +\pi)$	n
Fourier Series (FS)	Fourier Transform (FT)	cont.
$X(k) = \frac{1}{F} \int_0^P x(t)e^{-j\omega_k t} dt$	$X(\omega) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t)e^{-j\omega t}dt$	$_{ m time}$
$k = -\infty, \dots, +\infty$	$\omega \in (-\infty, +\infty)$	t
discrete freq. $k$	continuous freq. $\omega$	

# Potencia espectral — Parseval

- Como en tiempo y en frecuencia se representa la misma, ambos deberán tener la misma energía => Relación de Parseval
- El modulo cuadrado de la DFT representa la densidad de potencia espectral
- La sumatoria de todos los bines en frecuencia (positivas y negativas) representa la potencia promedio de la señal

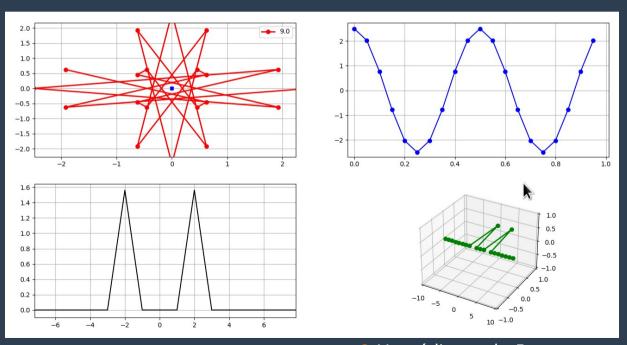
$$P_{sin} = \frac{A^2}{2}$$

$$P_{sin} = \frac{2,5^2}{2}$$

$$P_{sin} = 3,125W$$

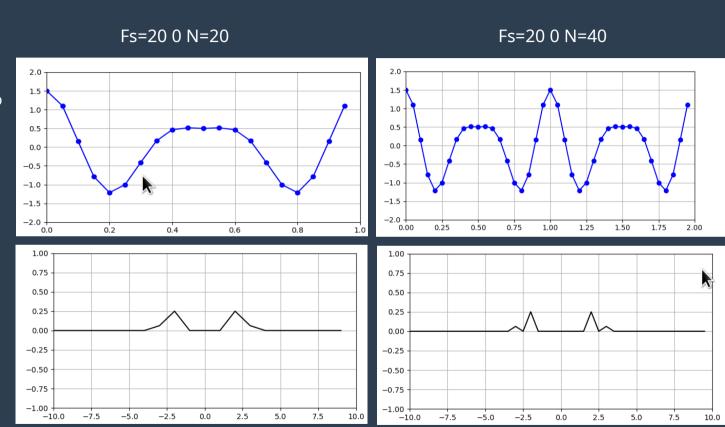
$$P = 1,56 + 1,56$$

$$P = 3,125W$$



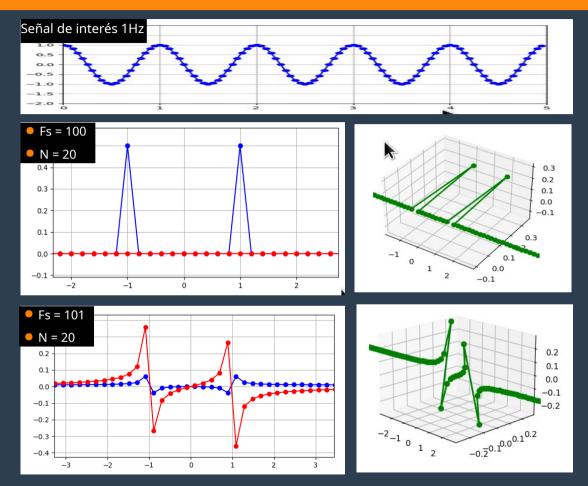
## Resolución espectral

- Es una medida de cuanto se puede discriminar en frecuencia
- Resolución espectral = fs/N
- Para una determinada Fs, cuando mas grande N mejor resolución espectral
- Ej:
  - R deseada 5hz
  - Fs=1000 => N >= 200
  - tiempo de adquisición >= N/fs=0,2 segs
- Ej
  - R deseada 0,01Hz
  - Fs=1000 => N >= 100000
  - tiempo de adquisición >= N/fs= 100segs



## Fuga espectral — Spectral leakage

- Si la relación Fs/N=5 es múltiplo de la señal de interés la DFT resuelve bien
- Si no, aparece un efecto no deseado.
- Como mitigarlo??

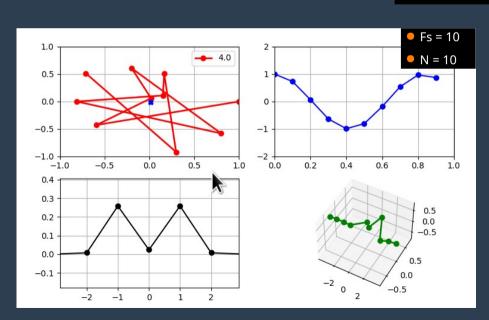


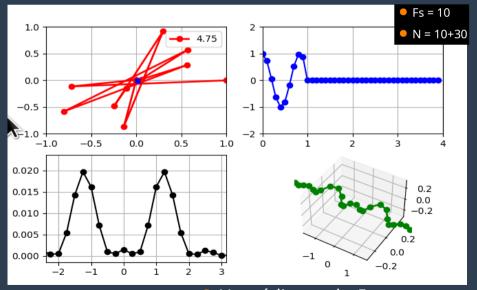
## Fuga espectral — Zero padding

- La idea es tener mas frecuencias intermedias entre fs/N
- Para eso incrementamos N rellenando con ceros la señal original N+Z = N'

- Un efecto adverso es que la amplitud de la DFT se ve disminuida
- La nueva resolución espectral es fs/N'

Señal de interés 1,2Hz



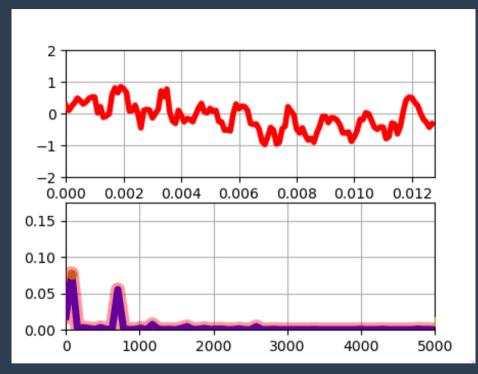


Ver código: euler5\_zero.py

# Experimentación con la CIAA

# FFT con CMSIS-DSP en Q1.15

- En los ejemplos se utiliza Q1.15
- Leer la documentación!
- https://www.keil.com/pack/doc/CMSIS/DSP/html/group\_RealFFT.html#ga053450cc600a554 10ba5b5605e96245d
- Investigar otras opciones con float.
- Hay que inicializar la estructura antes de usar
- La fft MODIFICA los datos de entrada
- Siempre verificar el tipo de datos de salida.

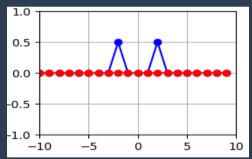


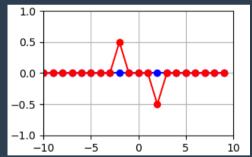
```
arm_rfft_init_q15····· ( &S ,header.N ,0 ,1······ );
arm_rfft_q15····· ( &S ,fftIn ,fftOut····· );
arm_cmplx_mag_squared_q15 ( fftOut ,fftMag ,header.N/2+1 );
```

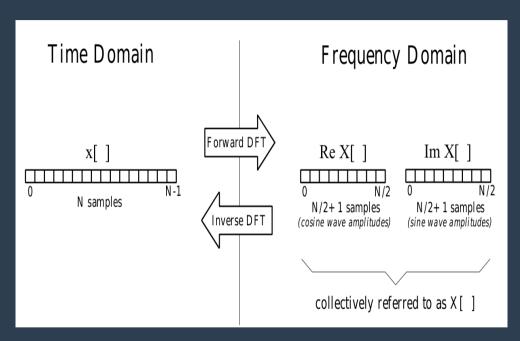
Ver carpeta clase3/psf1

#### FFT Real con CMSIS-DSP

- Si la señal de entrada es reales, la DFT tiene simetría alrededor del n=0
- Se puede hacer y usar solo la mitad de los cálculos
- NOTA: La salida de la función de CMSIS intercala la parte real y la imaginaria





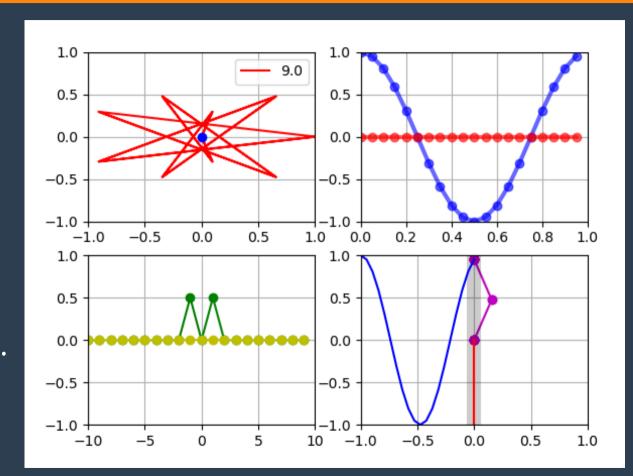


 $X = \{ real[0], imag[0], real[1], imag[1], real[2], imag[2] ... real[(N/2)-1], imag[(N/2)-1 \}$ 

#### IDFT – Transformada inversa de Fourier

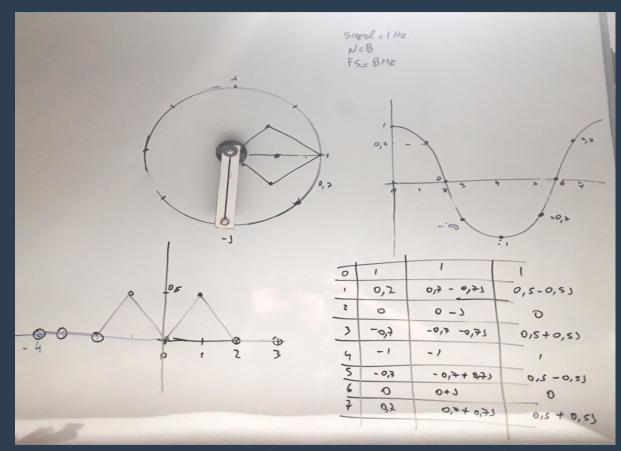
#### IDFT — En que se parece a la DFT?

- Como reconstruyo la señal en tiempo desde la DFT??
- Cada bin en la DFT es un numero complejo. Un vector.
- Si se suma vectorialmente todos los vectores se obtiene la señal en tiempo.
- El resultado es real?? seguro?



# Sirve la maquina de Rei-Ruof?

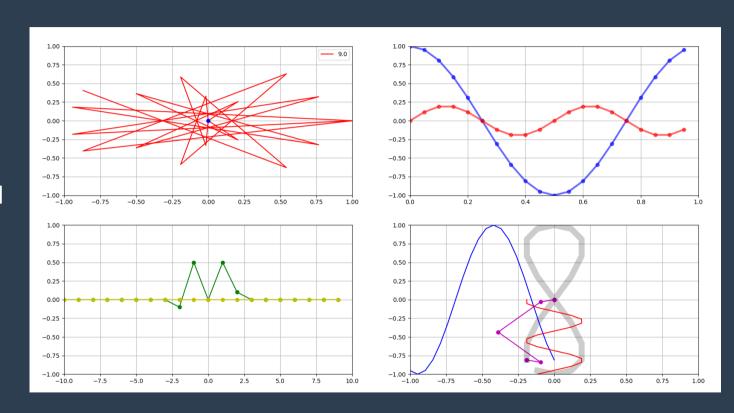
- Fs=8
- N=8
- Signal=1Hz
- Para cada frecuencia Fs/N\*n se modula la DFT con el vector que traza el circulo
- Luego se calcula el promedio y se lo asigna a a cada instante de tiempo (1/fs)\*n



Ver códigos: maquina\_reiruof.py

#### Señales complejas

- Y si la entrada es compleja??
- También se puede hacer la DFT.
- El resultado sigue siendo un arreglo de N números complejos.
- La interpretación de los datos de entrada es arbitraria
- Se pueden desacoplar al reconstruir



## Senales arbitrarias complejas

- Y si la entrada es es un conejo??
- La interpretación de los datos de entrada es arbitraria
- Es necesario todo el espectro en F para reconstruir el conejo?

