

## Serie de Fourier.

Una  $f$  periódica  $F(t)$  tq  $F(t+T) = F(t)$  puede escribirse como:

$$F(t) = \frac{A_0}{2} + \sum_{m=1}^{\infty} (A_m \cos(2\pi f m t) + B_m \sin(2\pi f m t))$$

$$\text{con } f = \frac{1}{T}, \quad A_0 = \frac{2}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} F(t) dt, \quad A_m = \frac{2}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} F(t) \cos(2\pi f m t) dt$$

$$B_m = \frac{2}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} F(t) \sin(2\pi f m t) dt.$$

\* Para entender esto pueden pensar que los senos y cosenos son una base y luego pueden escribir cualquier función como combinación lineal de ellos. En este caso los  $A_m$  y  $B_m$  serían las proyecciones sobre dichas bases.

Es más, se verifica que:

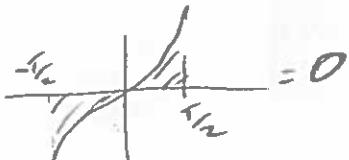
$$\frac{2}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} \cos(2\pi m f t) \cos(2\pi n f t) dt \xrightarrow{\text{ortogonalidad}} \delta(m, n) = \begin{cases} 0 & \text{si } m \neq n \\ 1 & \text{si } m = n \end{cases}$$

$$\frac{2}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} \sin(2\pi m f t) \sin(2\pi n f t) dt = \delta(m, n)$$

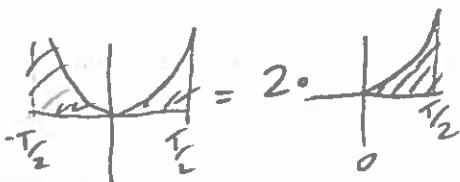
$$\frac{2}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} \sin(2\pi m f t) \cos(2\pi n f t) dt = 0.$$

Ojo que si  $F$  par  $\rightarrow B_m = 0$  (Estamos integrando una f. impar con respecto a 0)

$F$  impar  $\rightarrow A_m = 0$



\* Recuerden  $\text{par} \cdot \text{par} = \text{par}$   
 $\text{par} \cdot \text{impar} = \text{impar}$   
 $\text{impar} \cdot \text{impar} = \text{par}.$



y los es par  $\Leftrightarrow 0$   
 $\sin$  es impar  $\Leftrightarrow 0.$

## Regresión lineal:

Dado una serie de puntos  $(x_i, y_i)$  se busca encontrar la recta  $y_i^m = \alpha x_i + b$  tal que  $|y_i^m - y_i|^2$  sea mínimo.

Para ello buscamos minimizar  $\chi^2 = \sum (y_i^m - y_i)^2 = \sum (\alpha x_i + b - y_i)^2$

Para ello hacemos  $\frac{\partial \chi^2}{\partial \alpha} = 0 \wedge \frac{\partial \chi^2}{\partial b} = 0$

$$\alpha = \frac{\left( \frac{\sum x_i y_i}{\sum x_i} - \frac{\sum y_i}{N} \right)}{\left( \frac{\sum x_i^2}{\sum x_i} - \frac{\sum x_i}{N} \right)}$$

$$b = \frac{\sum y_i}{N} - \alpha \frac{\sum x_i}{N}$$

$N = n^o$  de puntos que se tienen

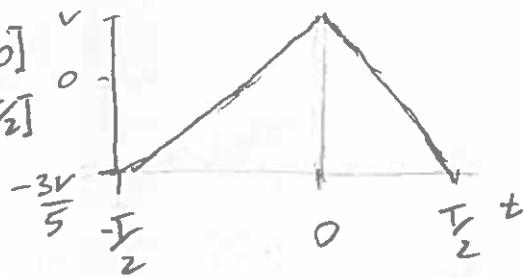
$$R^2 = 1 - \frac{\chi^2}{\sum (y_i - \bar{y})^2}$$

$$\bar{y} = \frac{1}{N} \sum y_i$$

$R^2$  es una medida de cuan bueno es el ajuste  $\rightarrow$  Si  $\alpha \neq 0$  el ajuste es bueno, si  $\alpha = 0$  es que los datos que se tomaron no estan relacionados por una función lineal (esto es matizado igual, no hay que ser tejante, pero es un buen indicador si hicieron bien la pega).

P1) Se tiene la siguiente función:

$$F(t) = \begin{cases} a_1 t + b_1 & t \in [-\frac{T}{2}, 0] \\ a_2 t + b_2 & t \in [0, \frac{T}{2}] \end{cases}$$



a) Encontrar  $a_1, b_1, a_2, b_2$

Usamos la ec de la recta en ambos tramos

Para el 1<sup>er</sup> tramo:

$$y + \frac{3V}{5} = V + \frac{3V}{5} (t + \frac{T}{2}) \rightarrow y = \frac{8V \cdot 2}{5T} t + \frac{8V - 3V}{5} = \frac{16V}{5T} t + V$$

Para el 2<sup>do</sup> tramo:

$$y + \frac{3V}{5} = V + \frac{3V}{5} (t - \frac{T}{2}) \rightarrow y = -\frac{8V \cdot 2}{5T} t + \frac{8V}{5} - \frac{3V}{5} = -\frac{16V}{5T} t + V$$

b) Escribir la serie de Fourier

Ver que es una f par  $\rightarrow B_n = 0$

$$A_0 = \frac{2}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} F(t) dt = \frac{2}{T} \left[ \int_{-\frac{T}{2}}^0 \frac{16V}{5T} t + V dt + \int_0^{\frac{T}{2}} -\frac{16V}{5T} t + V dt \right]$$

$$= \frac{2}{T} \left[ \frac{16V}{5T} \frac{t^2}{2} \Big|_{-\frac{T}{2}}^0 + -\frac{16V}{5T} \frac{t^2}{2} \Big|_0^{\frac{T}{2}} + VT \right] = \frac{2}{T} \left( -\frac{8V}{5T} \frac{T^2}{4} - \frac{8VT^2}{5T \cdot 4} + VT \right)$$

$$A_0 = 2V - \frac{8V}{5} = \boxed{\frac{2V}{5} = A_0.}$$

$$A_m = \frac{2}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} F(t) \cos(2\pi m f_0 t) dt$$

\* Ahora vamos a ser más listos y veremos que  $\int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} \cos(2\pi m f_0 t) dt = 2 \int_0^{\frac{T}{2}} \cos(2\pi m f_0 t) dt$  porque es una función par.

$$A_m = \frac{4}{T} \int_0^{\frac{T}{2}} \left( -\frac{16V}{ST} t + V \right) \cos(2\pi m f_0 t) dt$$

$$= \frac{4}{T} \left[ -\frac{16V}{ST} \int_0^{\frac{T}{2}} t \cos(2\pi m f_0 t) dt + \int_0^{\frac{T}{2}} V \cos(2\pi m f_0 t) dt \right]$$

$$u = t; du = 1$$

$$dv = \cos(2\pi m f_0 t); v = \frac{\sin(2\pi m f_0 t)}{2\pi m f_0}$$

$$\begin{aligned} (uv)' &= u'v + uv' \\ uv' &= (uv)' - u'v \\ \int uv' &= (uv) - \int u'v \end{aligned}$$

$$(i) \rightarrow \frac{t \sin(2\pi m f_0 t)}{2\pi m f_0} \Big|_0^{\frac{T}{2}} - \int_0^{\frac{T}{2}} \frac{\sin(2\pi m f_0 t)}{2\pi m f_0} dt \quad * \text{Recordamos que } f_0 = \frac{1}{T}$$

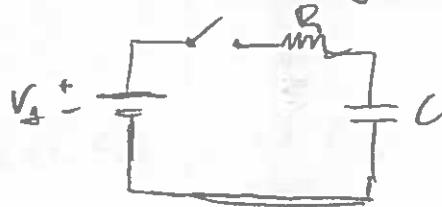
$$= \underbrace{\frac{I}{2} \sin\left(\frac{2\pi m f_0 T}{2\pi m f_0}\right)}_{2\pi m f_0 \cdot \frac{1}{T} = 1} + \underbrace{\frac{I}{2\pi m f_0} \cdot \cos\left(\frac{2\pi m f_0 T}{2\pi m f_0}\right)}_{0} \Big|_0^{\frac{T}{2}}$$

$$= T^2 \frac{\sin(\pi m)}{\pi m} + T^2 \frac{\cos(\pi m)}{4\pi^2 m^2} = \frac{T^2 (-1)^m}{4\pi^2 m^2}$$

$$\rightarrow A_m = \frac{4}{T} \left[ -\frac{16V}{ST} \cdot \frac{T^2 (-1)^m}{4\pi^2 m^2} + V \underbrace{\sin\left(\frac{2\pi m}{T} \frac{I}{2}\right)}_{2\pi m f_0} \right] = \frac{16V}{5\pi^2 m^2} (-1)^{m+1}$$

$$\rightarrow \boxed{F(t) = \frac{2V}{5} + \sum \frac{16V}{5\pi^2 m^2} (-1)^{m+1} \cos\left(\frac{2\pi m}{T} t\right)}$$

P2 | Se tiene el siguiente circuito.



$$C = 100 \mu F$$

$$V_0 = 5.1 V$$

Se mide el proceso de carga del condensador.

$V_C \pm 0,01$	0,08	2,06	3,17	3,98	4,39	4,59	4,78	4,9	5,0	5,04	5,08
$t \pm 0,01$	0,00	0,5	1,0	1,5	2,0	2,5	3,0	3,5	4,0	4,5	5,0

a) Linearize el problema:

- ~~que modo~~ hay que ver los ec que rigen el circuito, en este caso desempolvando nuestros conocimientos recordamos que  $i_C = \frac{dV_C}{dt} \cdot C$  y nos quedan la ecu  $V = ICR + V_C = \frac{dV_C}{dt} \cdot CR + V_C$  y esto sumado a los cond. iniciales  $V_C(0) = V_0(1 - e^{-t/RC})$  es la ec de carga de un condensador.

\* No podemos usar impedancias, recordan que no sólo es valido para voltajes AC y en este caso es DC

Ahora no tiene sentido usar regresión lineal sobre este ec porque es exponencial así que los valores  $a$  y  $b$  que deríam no tendrían sentido. Así que hay que escribir el problema como una ec de la recta:

$$V_C(t) = V_0(1 - e^{-t/RC}) \rightarrow e^{-t/RC} = \left(1 - \frac{V_C}{V_0}\right)$$

$$\frac{-t}{RC} = \ln\left(1 - \frac{V_C}{V_0}\right)$$

donde si podemos asociar la expresión con una ec del tipo  $y_i = a x_i + b$ .

$$y_i = \ln\left(1 - \frac{V_C}{V_0}\right) \quad x_i = t \quad a = \frac{-1}{RC}, b = 0$$

b) Calcular la pendiente de la rect y la intersección

De los datos de la tabla calculamos  $y_i$

$$y_i = (-0.006, -0.22, -0.42, -0.65, -0.85, -1, -1.2, -1.4, -1.7, -1.9, -4.6)$$

Para sacar a  $y_b$  hay 2 formas:

① Usar las fórmulas horribles y calcular a mano.

② Recordar a usar la calculadora (deben tener un modo donde está la regresión lineal, solo deben meter los datos y la calculadora hace magia)

$$a = -0.37 \quad b = -0.068 \rightarrow y = ax + b; R = -0.979 \\ R^2 = 0.958$$

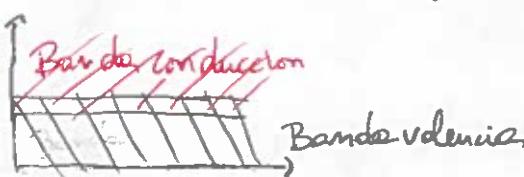
\* Cuidado con el formato en que pone los resultados tu calculadora por ej la casio fx-82ES usa la nomenclatura  $y = ax + bx$ .

c) Calcule el valor de la resistencia  $R$ :

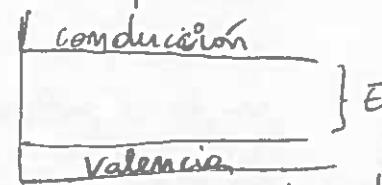
$$\text{Recomendamos que } a = \frac{1}{RC} \rightarrow R = 27027 \Omega = 27.027 \text{ [k}\Omega\text{]}.$$

Mecanismo de Diodo:

Los materiales pueden pensarse por medio de bandas en que viven los  $\bar{e}$ , los de valencia donde estan los  $\bar{e}$  fijos a la estructura atómica y la banda de conducción que es donde los  $\bar{e}$  pueden moverse.

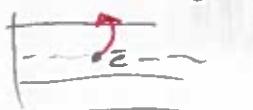


Metal  $\rightarrow$  tiene las 2 bandas superpuestas

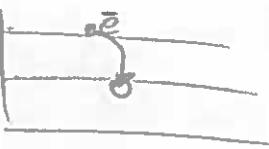


aislante  $\rightarrow$  bandas muy separadas, cuesta bastante energía "saltar" de la banda de valencia

Los semiconductores son materiales que poseen "dónde". Para entenderlo se pone que se le agrega un  $\bar{e}$  al material este vive sobre la banda de valencia con lo que necesita solo un poco de energía para "saltar" a la banda de conducción generando corriente.



Questa si en vez de un  $\text{e}^-$  metemos un "hueco" (o sea generamos un espacio en la banda de valencia) los  $\text{e}^-$  de la banda de conducción van a querer bajar para toparlo glos tambien genera un punto intermedio donde los  $\text{e}^-$  se reúnen en un empujón y saltan generando corrientes.

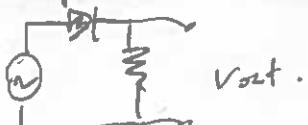


→ Semiconductores: tipo N = dopantes  $\text{e}^-$ .

tipo P = dopantes huecos.

Diodo: Es un semicondutor N pegado con un semicondutor P, hacen que la corriente solo pueda circular en 1 sentido, en el dibujo solo circula en la dirección en que apunta la flecha.

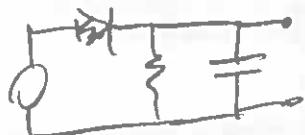
Rectificador de media onda



$$V_{\text{in}} = \text{AC wave}$$

$$V_{\text{out}} = \text{Half-wave rectified wave}$$

Si agregamos un diodo.

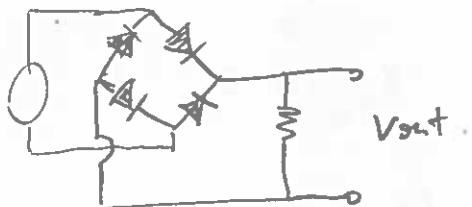


$$V_{\text{out}} = \text{Full-wave rectified wave}$$

\* El diodo se carga en el semiciclo positivo y en el negativo se descarga.

\* La linea roja es el Vout, la otra es de referencia

Rectificador de onda completa

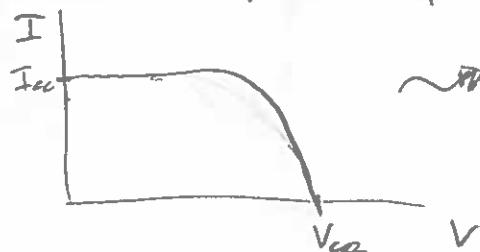


$$V_{\text{out}} = \text{Full-wave rectified wave}$$

Celdas fotovoltaicas.

Basicamente es un semicondutor que recibe energía de los fotones para que sus  $\text{e}^-$  salten de banda produciendo corrientes.

$$E_{\text{fotones}} = hf \quad , \quad f = \lambda \cdot c$$

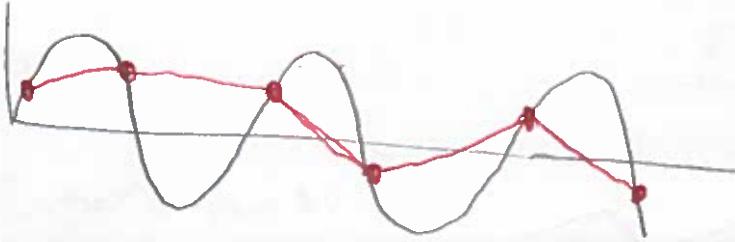


→ Curva IV típica de una celda.

## Tarjeta de adquisición

- freq de muestreo: son la cantidad de muestras que tomo por segundo
- Resolución: son la cantidad de intervalos en que se subdivide una medición. Por ejemplo si medimos de 0-5 [V] con una resolución de 8 bits se divide el espacio en  $2^8$  franjas, o sea que cada franja mide  $\frac{5-0}{2^8} = 0,196 [\text{V}]$ .
- Aliasing: cuando la freq de muestreo es muy baja (tomo muy pocos puntos en un intervalo de tiempo dado) la señal que se obtiene no representa la situación.

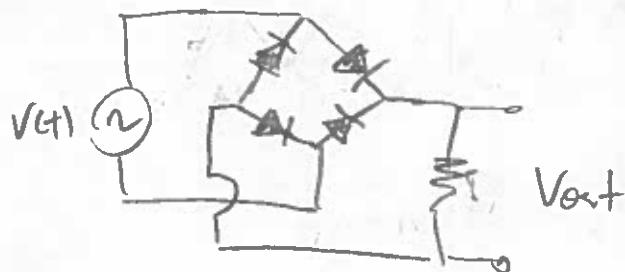
Ej



- Señal real
- Señal medida

Para que esto no pase  
 $f_{muestreo} \geq 2 \cdot f_{\text{real}}$

P3) Se tiene el siguiente sistema:



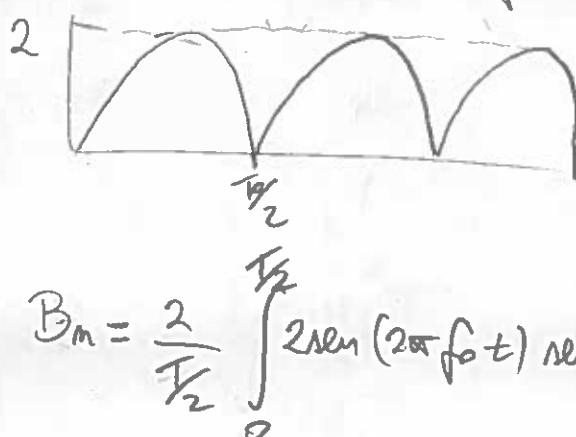
$V(t)$  = señal sinusoidal de  $4V_{pp}$  y freq  $2\text{kHz}$ ,  
Supongamos diodo ideal.

a) Encuentre serie de Fourier de  $V_{out}$ .

$$V(t) = 2 \sin(2 \cdot 10^3 \cdot 2\pi \cdot 10^3 t) ; T_0 = \frac{1}{f_0} = 5 \cdot 10^{-4}$$

\* Voy a llamar la freq de la señal de entrada  $f_0$ .

Recomendamos un rectificador de orden completo.



→ función periódica con periodo  $T_0/2$

$$\text{obj: } \text{ente } f = \frac{1}{T_0/2} = \frac{2}{T_0} = 2f_0$$

$$B_m = \frac{2}{T_0/2} \int_0^{T_0/2} 2 \sin(2\pi f_0 t) \sin(2\pi f t_m) dt$$

$$\sin(x) \sin(y) = \frac{1}{2} [\cos(x-y) - \cos(x+y)]$$

$$\begin{aligned} \rightarrow B_m &= \frac{4}{T_0} \left[ \frac{1}{2} \left( \int_0^{T_0/2} \cos(2\pi f_0 t (1-2m)) - \int_0^{T_0/2} \cos(2\pi f_0 t (1+2m)) \right) \right] \\ &= \frac{4}{T_0} \left[ \frac{\sin(2\pi f_0 t (1-2m))}{2\pi f_0 (1-2m)} \Big|_0^{T_0/2} - \frac{\sin(2\pi f_0 t (1+2m))}{2\pi f_0 (1+2m)} \Big|_0^{T_0/2} \right] \end{aligned}$$

$$\text{Evaluamos } \sin(0) = 0 \text{ y } \sin\left(\frac{2\pi}{4} \frac{T}{2}(1 \pm 2m)\right) = 0$$

$$\rightarrow B_m = 0.$$

\* Podriamos haber argumentado que era una fper, o la ortogonalidad de funciones seno para ahorrarmatrices.

$$A_0 = \frac{4}{T} \int_0^{T/2} 2 \sin(2\pi f_0 t) dt = \frac{4}{T} \left[ -\frac{\cos(2\pi f_0 t)}{2\pi f_0} \right]_0^{T/2}$$

$$\cos(0) = 1 \quad \text{and} \quad \cos\left(\frac{2\pi}{T} \cdot \frac{T}{2}\right) = -1$$

$$\rightarrow \frac{4}{T} \left[ \frac{1}{\frac{\pi}{f_0}} + \frac{-1}{\frac{\pi}{f_0}} \right] = \frac{8}{\pi}$$

$$A_n = \frac{4}{T} \int_0^{T/2} 2 \sin(2\pi f_0 t) \cos(4\pi f_0 n t) dt$$

$$\star \sin(x) \cos(y) = \frac{\sin(x+y) + \sin(x-y)}{2}$$

$$A_n = \frac{4}{T} \left[ \frac{1}{2} \left( \int_0^{T/2} (\sin(2\pi f_0 (1+2n)t) + \sin(2\pi f_0 (1-2n)t)) dt \right) \right]$$

$$= \frac{4}{T} \left[ -\frac{\cos(2\pi f_0 (1+2n)t)}{2\pi f_0 (1+2n)} \Big|_0^{T/2} - \frac{\cos(2\pi f_0 (1-2n)t)}{2\pi f_0 (1-2n)} \Big|_0^{T/2} \right]$$

$$= \frac{4}{T} \left[ \frac{1}{2\pi f_0 (1+2n)} - \frac{\cos\left(\frac{2\pi}{T} \cdot \frac{T}{2} (1+2n)\right)}{2\pi f_0 (1+2n)} + \frac{1}{2\pi f_0 (1-2n)} - \frac{\cos\left(\frac{2\pi}{T} \cdot \frac{T}{2} (1-2n)\right)}{2\pi f_0 (1-2n)} \right]$$

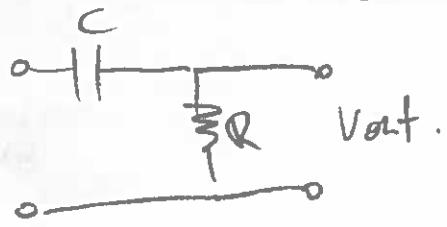
$$= \frac{4}{T} \left[ \frac{(1-2n) + (1+2n)}{2\pi f_0 (1+2n)(1-2n)} - \frac{(-1)}{2\pi f_0 (1+2n)} - \frac{(-1)}{2\pi f_0 (1-2n)} \right]$$

$\star 1+2n$  siempre es impar  $\rightarrow \cos(\pi(1+2n)) = -1 \quad \forall n$ , igual  $\cos(\pi(1-2n))$

$$A_n = \frac{4}{T} \left[ \frac{4}{2\pi f_0 (1+2n)(1-2n)} \right] = \frac{8}{(1+2n)(1-2n)}$$

$$\rightarrow F(t) = \frac{8}{\pi} + \sum_{n=1}^{\infty} \frac{8}{(1+2n)(1-2n)} \cos(4\pi f_0 n t)$$

b) Ahora se agrega el siguiente circuito a la salida del anterior sistema.



$$R = 1 \text{ k}\Omega$$

$$C = 198 \text{ pF}$$

Escriba la nueva serie de Fourier:

→ Filtro pasa-altos:  $\rightarrow \omega_{corte} = \frac{1}{RC}$

$$\omega_c = 505,0505 \left[ \frac{\text{rad}}{\text{s}} \right]$$

Sierra todos los señales que estén oscilando bajo esa frecuencia, los mata el filtro, esas que buscamos la componente de la serie de Fourier que este oscilando a  $\omega_c$ .

$$\omega_c = 4\pi f_{máx} \rightarrow n = \frac{\omega_c}{4\pi f_0} = 200,95$$

Así que todas las señales con  $n$  menor a 201 son filtradas y sobre 201 el filtro las deja pasar, con lo que la señal queda:

$$F(t) = \sum_{n=201}^{\infty} \frac{8}{(1+2n)(1-2n)} \cos(4\pi f_0 nt)$$

\* La parte DC tambien se mata en los filtros.

Si se fijan para  $n > 201$  los  $A_n$  van cada vez más pequeños, esto tiene sentido ya que si recordamos que  $V_{st} = 2M_0 (2\pi f_0 t)$ ,  $t \in (0, T_2)$  tiene una freq de  $\omega_c = 125,66,37$  que es menor a  $\omega_c$  con lo que lo filtra, asique nuestros resultados tienen sentido.