

## Procesos en tiempo continuo

### Ejercicio 1 - Lazo de enganche de fase (PLL)

Un PLL es un dispositivo utilizado en los receptores de comunicaciones para estimar la fase de la “portadora”  $\sin(w_c t + \Theta_i(t))$ , donde  $w_c$  es su frecuencia angular y  $\Theta_i(t)$  es su fase en medidas en el receptor. En la Fig. 1 se muestra un modelo lineal del PLL, donde  $K_d$  y  $K_0$  son constantes y  $F(s)$  es la transferencia del *filtro de lazo*. En este problema consideraremos  $F(s) = \alpha$ . Por último,  $N(t)$  es un proceso estocástico blanco Gaussiano con densidad espectral de potencia (PSD)  $N_0/2$ .

De este modo, el PLL resulta un sistema con dos entradas,  $N(t)$  y  $\Theta_i$  y una salida,  $\Theta_o$ .

1. Obtenga las dos transferencias a lazo cerrado del PLL  $H(s) = \frac{\theta_o(s)}{\theta_i(s)}$  y  $G(s) = \frac{\theta_o(s)}{n(s)}$ .
2. Obtenga la PSD y varianza de la componente de ruido a la salida del PLL cuando sólo se considera el ruido a la entrada.
3. Calcule  $R_o(k)$ , la función de autocorrelación del ruido a la salida del PLL cuando se considera sólo el ruido. Verifique el cálculo de la varianza del punto anterior evaluando  $R_o(0)$ .—

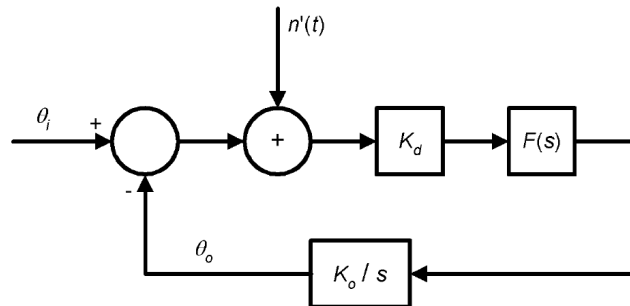


Figura 1: Modelo lineal de un PLL.

### Ejercicio 2 - Ruido en un Amplificador operacional

Un amplificador operacional (OPAMP) presenta fundamentalmente dos fuentes de ruido: ruido térmico (ó ruido Johnson-Nyquist) y ruido *flicker* (ó ruido  $1/f$ ). Ambos son modelados a través de la fuente de tensión  $e_n(t)$  en la Fig. 2, cuyo valor cuadrático medio es  $\bar{e}_n^2 = \bar{e}_w^2 (f_h - f_l + f_{nc} \log \frac{f_h}{f_l})$ , donde  $\bar{e}_w^2$  es el valor cuadrático medio del ruido blanco,  $f_h$  y  $f_l$  especifican el ancho de banda de funcionamiento del circuito y  $f_{nc}$  es la frecuencia de corte del ruido  $1/f$ .  $\bar{e}_w^2$  y  $f_{nc}$  son datos del fabricante.

Por otro lado, un resistor de resistencia  $R$  presenta ruido térmico que puede ser modelado por ruido blanco Gaussiano con densidad espectral de potencia unilateral  $N_0 = 4kTR$  [ $V^2/Hz$ ], donde  $k$  es la constante de Boltzmann y  $T$  es la temperatura en el circuito. Todas las fuentes de ruido pueden ser consideradas independientes.

1. Determine la ganancia del circuito inversor  $A$ .
2. Usando el principio de superposición, determine la varianza de ruido a la salida del OPAMP en términos de  $A$ . ¿Cómo influyen los resistores, el ancho de banda, la ganancia del circuito y la frecuencia de corte de ruido del OPAMP en dicha varianza?

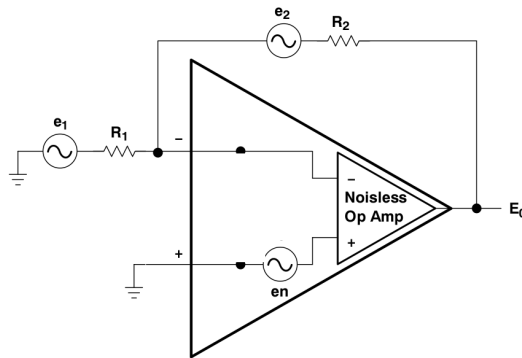


Figura 2: Fuentes de ruido en el OPAMP y los resistores.

### Ejercicio 3 - Modelo de Clark para Canales Inalámbricos

Un transmisor de comunicaciones (Tx) se mueve hacia el receptor (Rx) a una velocidad  $v$ . En ciertas condiciones, el canal inalámbrico se puede modelar como una variable aleatoria compleja circular con distribución Gaussiana  $h[n]$ . En el caso de la Fig. 3, los reflectores ubicados alrededor del Rx reflejan la señal, con lo cual se asume que la señal llega al Rx desde todos los ángulos. Sea  $\tau_\theta[n]$  el retardo asociado a la señal que proviene del ángulo  $\theta$  correspondiente al instante de tiempo  $n$  y  $a_\theta$  su correspondiente ganancia,  $h[n]$  puede ser expresada de la siguiente manera:

$$h[n] = \int_0^{2\pi} a_\theta e^{-jw_c \tau_\theta[n]} d\theta,$$

donde  $w_c$  es la frecuencia angular de la portadora, y  $\tau_\theta[n] = \tau_\theta[0] - \frac{v \cos \theta}{cW} n$ , con  $c$  la velocidad de la luz y  $W$  el ancho de banda de la señal. Todos los parámetros son determinísticos salvo  $a_\theta$  y  $\tau_\theta[0]$ .  $a_\theta$  tiene varianza  $A^2$  y  $w_c \tau_\theta[0] \pmod{2\pi} \sim U(0, 2\pi)$ . Además, los distintos retardos son independientes si corresponden a distintos ángulos de arribo.

1. Demuestre que  $h[n]$  es estacionario y que su función de autocorrelación es  $R(k) = A^2 \pi J_0(\frac{\pi D_s}{W} k)$ , donde  $J_0(x) = \frac{1}{\pi} \int_0^\pi e^{jx \cos \theta} d\theta$  es la función de Bessel de primera clase de orden 0 y  $D_s = \frac{w_c v}{c}$ .
2. Demuestre que la PSD es  $S(f) = \frac{2A^2}{D_s \sqrt{1-(2f/D_s)^2}} \mathbb{1}(|f| < D_s/2)$ .

*Ayuda:* Puede partir de  $S(f)$  usando la fórmula de la transformada de Fourier.

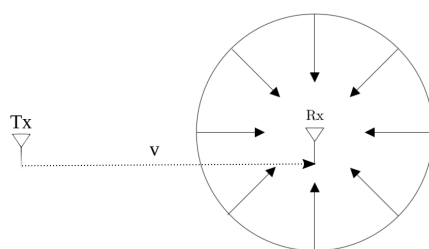


Figura 3: Modelo de canal de Clark.