

Diseño de filtros digitales TIIR basados en el microcontrolador STM32F429ZI

A. Riedinger

Universidad Tecnológica Nacional

Departamento de Electrónica

Cátedra de Teoría de Circuitos II

Bahía Blanca, Argentina

Email: ariedinger4@duck.com

ÍNDICE

I. Introducción:	1
I-A. Tipos de filtros:	1
I-B. Comparación entre los distintos tipos de filtros:	1
I-C. Expresión general de un filtro digital: .	2
I-D. Definición de filtros FIR e IIR:	3
I-E. Filtros IIR truncados (TIIR):	3

I. INTRODUCCIÓN:

Un filtro es un sistema, que dependiendo de algunos parámetros, realiza un proceso de discriminación de una señal de entrada obteniendo variaciones en su salida. Los filtros digitales tienen como entrada una señal digital y a su salida tienen otra señal digital, pudiendo haber cambiado en amplitud, frecuencia o fase dependiendo de las características del filtro.

El filtrado digital es parte del procesamiento de señal digital. Se le da la denominación de digital más por su funcionamiento interno que por su dependencia del tipo de señal a filtrar, así podríamos llamar filtro digital tanto a un filtro que realiza el procesamiento de señales digitales como a otro que lo haga de señales analógicas.

El filtrado digital consiste en la realización interna de un procesamiento de datos de entrada. El valor de la muestra de la entrada actual y algunas muestras anteriores (que previamente habían sido almacenadas) son multiplicadas, por unos coeficientes definidos. También podría tomar valores de la salida en instantes pasados y multiplicarlos por otros coeficientes. Finalmente todos los resultados de todas estas multiplicaciones son sumados, dando una salida para el instante actual. Esto implica que internamente tanto la salida como la entrada del filtro serán digitales, por lo que puede ser necesario una conversión analógico-digital o digital-analógico para uso de filtros digitales en señales analógicas.

Los filtros digitales se usan frecuentemente para tratamiento digital de la imagen o para tratamiento del sonido digital.

I-A. Tipos de filtros:

Hay varios tipos de filtros así como distintas clasificaciones para estos filtros:

- De acuerdo con la parte del espectro que dejan pasar y atenúan hay:
 - Filtros pasa alto.
 - Filtros pasa bajo.
 - Filtros pasa banda.
 - Banda eliminada.
 - Multibanda.
 - Pasa todo.
 - Resonador.
 - Oscilador.
 - Filtro peine (Comb filter).
 - Filtro ranura o filtro rechaza banda (Notch filter).
- De acuerdo con su orden:
 - Primer orden.
 - Segundo orden o superior.
- De acuerdo con el tipo de respuesta ante la entrada unitaria:
 - FIR (Respuesta Finita al Impulso o *Finite Impulse Response*).
 - IIR (Respuesta Infinita al Impulso o *Infinite Impulse Response*).
 - TIIR (Respuesta Infinita Truncada al Impulso o *Truncated Infinite Impulse Response*).
- De acuerdo con la estructura con que se implementa:
 - Directa.
 - Transpuesta.
 - Cascada.
 - Fase lineal.
 - Lattice.

I-B. Comparación entre los distintos tipos de filtros:

Los filtros IIR son ampliamente utilizados debido a su bajo costo computacional. Los filtros FIR, en cambio, permiten la posibilidad de implementar filtros lineales digitales con un retraso de grupo constante para todas las frecuencias. La contrapartida es que, para alcanzar funciones de transferencia de magnitud similar, los filtros FIR requieren un orden mucho mayor que su contraparte IIR. Por ejemplo, La contrapartida es que, para alcanzar funciones de transferencia de magnitud similar, los filtros FIR requieren un orden mucho mayor que su

contraparte IIR. Por ejemplo, un filtro general FIR de orden N requieren $N + 1$ mltiplos y N sumandos.

En ciertos casos, sin embargo, es posible disear filtros FIR con costo computacional comparable al de los filtros IIR mientras se mantienen las ventajas que proporcionan los filtros FIR. Este tipo de filtros FIR puede ser implementado de forma eficiente mediante secuencias truncadas de bajo orden de filtros IIR. A este tipo de filtros se los conoce como filtro TIIR.

I-C. Expresin general de un filtro digital:

En muchas aplicaciones del procesamiento de seales es necesario disear dispositivos o algoritmos que realicen operaciones sobre las seales y que los englobaremos bajo la denominacin genrica de sistemas.

Un sistema opera sobre una seal de entrada o excitacin segun una regla preestablecida, para generar otra seal llamada salida o respuesta del sistema a la excitacin propuesta y que puede simbolizarse:

$$y[n] = T(x[n]) \quad (1)$$

donde T simboliza la transformacin, operador o procesamiento realizado por el sistema sobre la seal x para producir la seal y (ver Fig. 1). Una de las motivaciones ms fuertes para el desarrollo de herramientas generales para el anlisis y diseo de sistemas es que proviniendo a menudo de aplicaciones muy diferentes tienen descripciones matemticas similares.

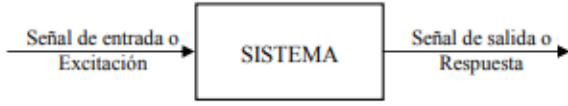


Figura 1: Esquema de sistema, seal de entrada y respuesta o salida del sistema

Existen varias maneras de representar un sistema, ya que muchos sistemas reales estn contruidos como interconexiones de varios subsistemas, tal como se grafica en la Fig. 2.

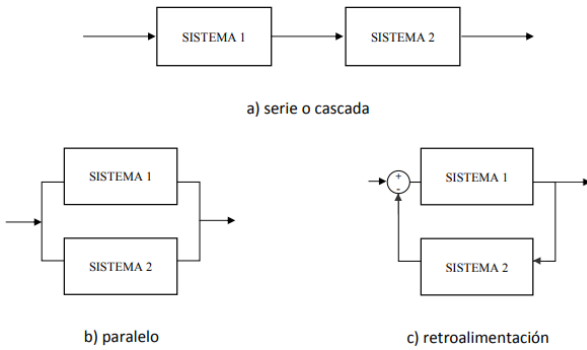


Figura 2: Interconexin de sistemas

Existen dos mtodos bsicos para el anlisis del comportamiento o respuesta de un sistema lineal a una determinada

entrada. Un primer camino se basa en obtener la solucin de la ecuacin entrada-salida del sistema que en general tiene la forma de las ecuaciones en diferencias lineales a coeficientes constantes a_m, b_k :

$$\sum_{m=0}^{N_a-1} a_m y[n-m] = \sum_{k=0}^{N_b-1} b_k x[n-k] \quad (2)$$

siendo N_a y N_b los rdenes mximos de las diferencias en la ecuacin correspondiente a la entrada y a la salida del sistema.

El segundo mtodo para el anlisis del comportamiento del sistema reside en la aplicacin del principio de superposicin y consiste en descomponer la seal de entrada en una suma pesada de seales elementales las cuales se escogen de manera que sea conocida la respuesta del sistema a las mismas. Siguiendo esta lnea, una seal a tiempo discreto puede visualizarse como una secuencia pesada de impulsos unitarios:

$$x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k] \cdot \delta[n-k] \quad (3)$$

Aplicando la propiedad de superposicin de los SLIT (Sistemas Lineales e Invariantes en el Tiempo) (Oppenheim y Willsky, 1983), se puede determinar la salida del sistema ante una cierta entrada de la siguiente manera:

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k] \cdot h[n-k] \quad (4)$$

siendo $h[n]$ la respuesta o salida del sistema ante una entrada equivalente a un impulso unitario $\delta[n]$ denominada *respuesta al impulso del sistema*. El segundo miembro de la expresin representa el producto de convolucin de la seal de entrada $x[n]$ y la respuesta al impulso del sistema $h[n]$; esto es:

$$y[n] = x[n] * h[n] = h[n] * x[n] \quad (5)$$

Tanto en el caso continuo como en el caso discreto, la respuesta al impulso del sistema LTI presenta las siguientes propiedades:

- Sin memoria: $h[n] = 0$ para $n \neq 0$.
- Causal: $h[n] = 0$ para $n < 0$.
- Invertible: dado $h[n] \exists h'[n] : h[n] * h'[n] = \delta[n]$.
- Estable: $\sum_{k=-\infty}^{\infty} |h[k]| < \infty$

Existen otras formas de representar un filtro, todas estas equivalentes a la respuesta al impulso unitario de sistema SLIT, sin embargo muchas veces conviene ms una u otra representacin. En el caso aplicar la transformada Z, a la 2 se obtiene la funcin de transferencia del sistema (Oppenheim y Willsky, 1983; Proakis y Manolakis, 1996; Oppenheim y Schaffer, 1999):

$$H(z) = \frac{\sum_{k=0}^{N_b-1} b_k z^{-k}}{\sum_{m=0}^{N_a-1} a_m z^{-m}} \quad (6)$$

donde $z = A \exp(j\Omega)$ es la variable compleja en forma polar. Particularmente si el modulo $A = 1$, la expresin de la

Ec. 6 se reduce a la respuesta en frecuencia del sistema a través de la transformada de Fourier a tiempo discreto (Oppenheim y Willsky, 1983; Proakis y Manolakis, 1996; Oppenheim y Schaffer, 1999):

$$y[n] = \sum_{k=0}^{N_b-1} b_k x[n-k] - \sum_{m=1}^{N_a-1} a_m y[n-m] \quad (7)$$

donde los coeficientes a_m y b_k son los coeficientes que definen el filtro, por lo tanto el diseño consiste en calcularlos. Como regla general se suele dejar el término $a_0 = 1$.

I-D. Definición de filtros FIR e IIR:

Un filtro FIR causal de orden N convencional se puede representar según:

$$y[n] = \sum_{k=0}^N h_k x[n-k] \quad (8)$$

Donde la función de transferencia tiene la siguiente forma:

$$H_{FIR}(z) = h_0 + h_1 z^{-1} + \dots + h_N z^{-N} = z^{-N} C(z) \quad (9)$$

Y se define a $C(z)$ como el polinomio de orden N formado por los coeficientes h_k .

En cambio, un filtro IIR causal de orden P tiene la relación:

$$y[n] = - \sum_{k=1}^P a_k y[n-k] + \sum_{l=0}^P b_l x[n-l] \quad (10)$$

Con la función transferencia correspondiente es:

$$H_{IIR}(z) = \frac{b_0 + b_1 z^{-1} + \dots + b_P z^{-P}}{1 + a_1 z^{-1} + \dots + a_P z^{-P}} = \frac{B(z)}{A(z)} \quad (11)$$

Por tanto, $A(z)$ y $B(z)$ serán:

$$A(z) = z^P + a_1 z^{P-1} + \dots + a_P \quad (12)$$

$$B(z) = b_0 z^P + b_1 z^{P-1} + \dots + b_P \quad (13)$$

Y pueden ser asumidos como los polinomios de grado P en z .

El retardo de grupo se define como:

$$\tau_d(\omega) = - \frac{d \arg\{H(e^{j\omega})\}}{d\omega} \quad (14)$$

El retardo de grupo a frecuencia normalizada $\omega = 2\pi f/f_s$; donde f_s es la frecuencia de muestreo; es el número de muestras con retraso experimentadas por la amplitud de la envolvente de banda ancha centrada en ω .

Un filtro de fase lineal es aquel cuya respuesta en fase a una determinada frecuencia es una función lineal de la frecuencia; esto es, $\arg\{H(e^{j\omega})\} = K_1 \omega + K_2$ para constantes K_1 y K_2 . A partir de esta propiedad, se nota inmediatamente que el retardo de grupo es constante a todas las frecuencias. Filtro con una respuesta en fase lineal son usualmente los buscados,

debido a que no poseen distorsión temporal dependiente de la frecuencia. Un filtro IIR con polos distintos de cero puede tener una fase lineal. Sin embargo, un filtro FIR con coeficiente h_0, \dots, h_N tiene fase lineal si existe un φ tal que para todo $k \in \{0, \dots, N\}$:

$$h_{N-k} = e^{j\varphi} h_k^* \quad (15)$$

Esto es, si los coeficientes invertidos son conjugados complejos de la próxima secuencia sumados a una constante de cambio de fase, el retardo de grupo será entonces:

$$\tau_d(f) = \frac{N}{2} \quad (16)$$

I-E. Filtros IIR truncados (TIIR):

Considere un filtro FIR con una secuencia geoméricamente truncada $h_0, h_0 p, \dots, h_0 p^N$ como respuesta al impulso. Este filtro tiene la misma respuesta al impulso para los primeros $N+1$ términos que un filtro IIR de un solo polo con función de transferencia

$$H_{IIR}(z) = \frac{h_0}{1 - pz^{-1}} \quad (17)$$