

# 1. Síntesis mediante modulación en frecuencia

## Introducción teórica

La modulación en frecuencia esta dada por:

$$x(t) = A(t)\cos(2\pi f_c t + I(t)\cos(2\pi f_m t + \phi_m) + \phi_c)$$

Parámetros de la modulación en frecuencia:

- $f_c$  = frecuencia de la señal portadora
- $f_m$  = frecuencia de la señal modulante
- $f_d$  = desviación de la frecuencia (respecto de la portadora)
- $I = \frac{f_d}{f_m}$  = índice de modulación

Por simple inspección se puede ver que si  $I = 0$  la desviación de la frecuencia ( $f_d$ ) debe ser 0 y por ende no hay modulación en frecuencia. Un caso más interesante es cuando  $I$  es mayor que 0, se puede observar que aparecen nuevas componentes espectrales lo que provoca que la energía de la señal sea redistribuida.

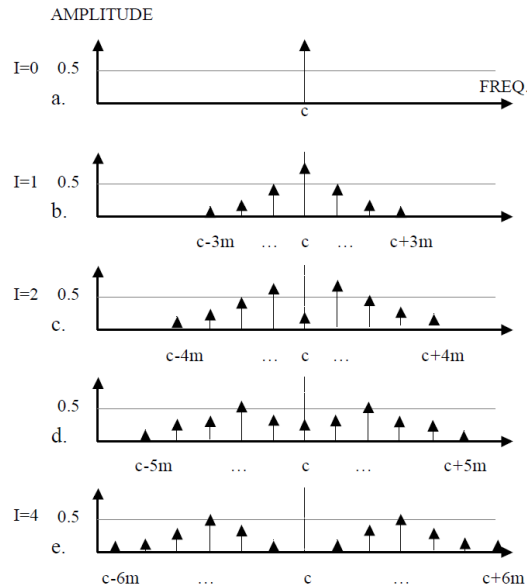


Figura 1: Nuevo contenido espectral con  $I \neq 0$  ( $c = f_c$  y  $m = f_m$ )

Las amplitudes de la portadora y las componentes laterales están dadas por las funciones de Bessel de primera especie y orden  $n$ -ésimo, donde el argumento de la función es el índice de modulación  $I$  ( $J_n(I)$ ).

En general,  $J_n(1)$  representa un coeficiente de escalamiento de amplitud:

$J_0(1) \leftarrow$  para la portadora

$J_1(1) \leftarrow$  para las primeras bandas laterales

$J_2(1) \leftarrow$  para las segundas bandas laterales

Y así sucesivamente. Mientras más grande sea el orden de la banda lateral se necesita más índice de modulación para que la misma tenga una amplitud significativa.

$$BW \approx 2(f_d + f_m)$$

Expresamos a  $x(t)$  con funciones de Bessel:

$$\begin{aligned} x(t) = A(t) \cdot \{ & J_0(I) \text{sen}(2\pi f_c t) \\ & + J_1(I) [\text{sen}(2\pi(f_c + f_m)t) - \text{sin}(2\pi(f_c - f_m)t)] \\ & + J_2(I) [\text{sen}(2\pi(f_c + 2f_m)t) + \text{sin}(2\pi(f_c - 2f_m)t)] \\ & \dots \\ & + J_n(I) [\text{sen}(2\pi(f_c + nf_m)t) \pm \text{sin}(2\pi(f_c - nf_m)t)] \} \end{aligned}$$

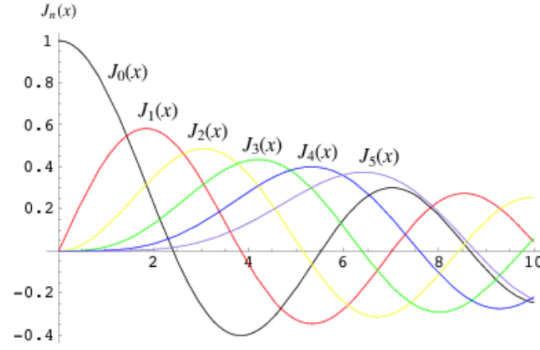


Figura 2: Funciones de Bessel de primer especie desde  $J_0$  hasta  $J_5$

Se puede ver que las bandas laterales bajas de orden impar poseen un signo negativo. Además se sabe que para un  $I > 2.5$  las funciones de Bessel producen coeficientes de escalamiento negativos para algunas componentes. En general se suelen ignorar los signos negativos en el espectro ya que solo indican una inversión de la fase de la frecuencia correspondiente. En la próxima sección se verá por qué en realidad si son importantes esas inversiones de fase.

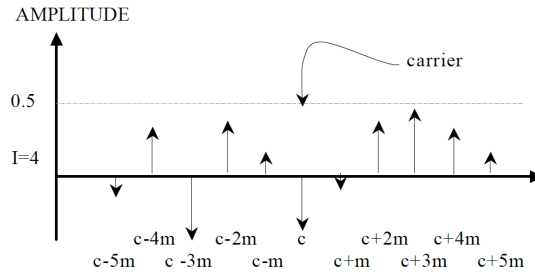


Figura 3: Espectro de ejemplo con  $I=4$  e inversiones de fase

## Frecuencias laterales reflejadas

La riqueza de la técnica de modulación en frecuencia yace en que el espectro ubicado en la parte negativa del dominio interfiere con la parte positiva dando lugar a una mezcla de componentes en ambas partes del espectro. La relación entre frecuencias  $f_c$  y  $f_m$  es la que da origen a un espectro armónico o uno inarmónico.

## Espectro armónico e inarmónico

La relación entre frecuencias esta dada por

$$\frac{f_c}{f_m} = \frac{N_1}{N_2}$$

$$f_0 = \gcd(f_c, f_m)$$

La posición de las frecuencias laterales en serie armónica puede ser determinada por las siguientes relaciones:

$$k = N_1 \pm nN_2 \text{ para } n = 0, 1, 2, 3, 4...$$

Donde  $k$  es el número de armónico y  $n$  es el orden de la frecuencia lateral. Excepto para  $n = 0$ ,  $k$  toma dos valores por cada orden.

A continuación dejamos unas generalizaciones útiles:

- La portadora es siempre el  $N_1$ -ésimo armónico en la serie
- Si  $N_2 = 1$  el espectro contiene todos los armónicos y el fundamental es la frecuencia de la modulante
- Si  $N_2$  es un número par el espectro tiene solo armónicos impares
- Si  $N_2 = 3$  cada tercer armónico no se encuentra más en la serie

El número de armónicos que tienen amplitud significativa dependen del índice de modulación.

Para relaciones entre frecuencias bajas e índices chicos donde  $N_1 \neq 1$  la fundamental puede no estar presente en el espectro.

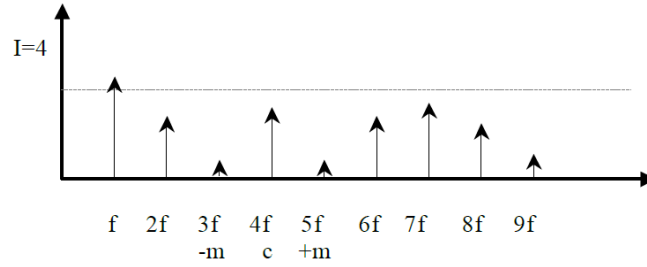


Figura 4: Espectro donde la relación  $\frac{f_c}{f_m} = \frac{4}{1}$  (armónico) con  $I=4$

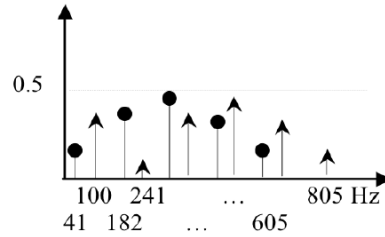


Figura 5: Espectro donde la relación  $\frac{f_c}{f_m} = \frac{1}{\sqrt{2}}$  (inarmónico) con  $I=4$

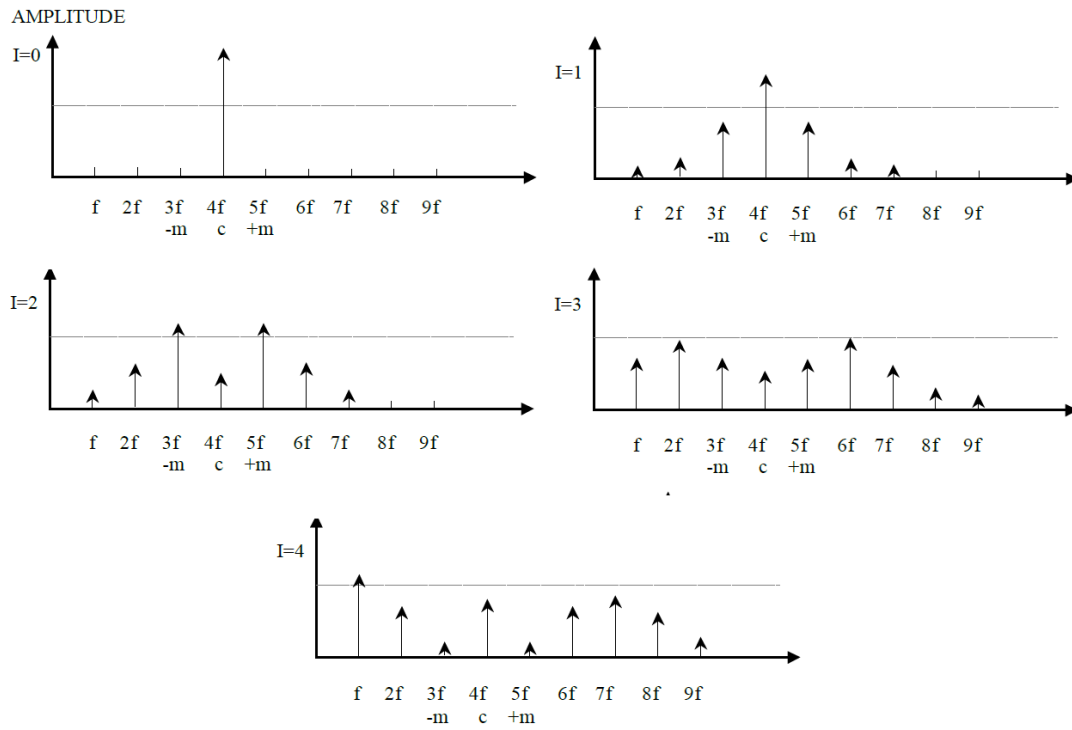


Figura 6: Espectros con distintos índices de modulación (cociente racional)

En resumen:

El espectro inarmónico se origina cuando el cociente  $\frac{f_c}{f_m}$  da como resultado un número irracional.

El índice de modulación  $\frac{f_d}{f_m}$  determina el número de componentes que van a tener amplitud significativa.

## 1.1. Espectro dinámico

La complejidad del espectro esta relacionada con el índice de modulación de forma tal que si el índice crece el bandwidth también crece. Entonces si pensamos en un índice de modulación que varía con el tiempo la evolución del bandwidth del espectro puede estar generalmente descripta por la forma de la función. No obstante, la evolución de cada componente es determinado por la forma de la función de Bessel correspondiente. Entonces, si el índice de modulación aumenta con el tiempo el bandwidth también lo hace, pero un componente del espectro va a crecer o decrecer en amplitud dependiendo de la pendiente de la función de Bessel en ese rango de índices.

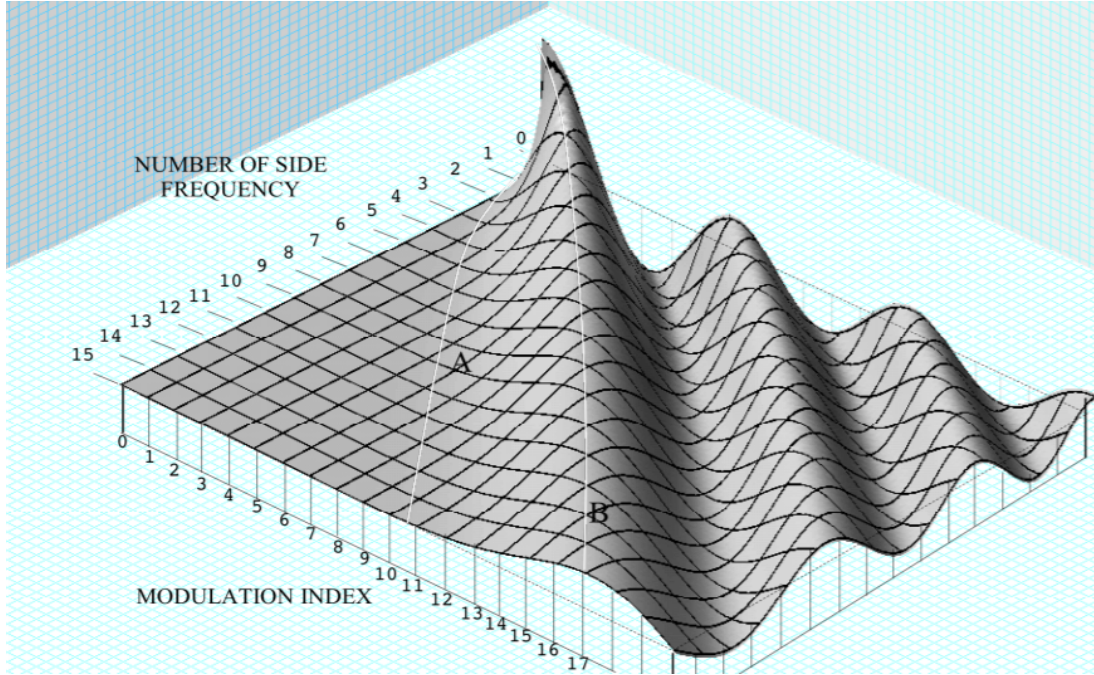


Figura 7: Funciones de Bessel desde  $J_0$  hasta  $J_{15}$  e  $I$  desde 0 hasta 20. En este gráfico se puede ver rápidamente el bandwidth dado un índice  $I$

## 1.2. Síntesis para instrumentos de viento

Para los instrumentos de viento:

$$\phi_m = \phi_c = -\frac{\pi}{2}$$

Resultando

$$x(t) = A(t) \cdot \text{sen}(2\pi f_c t + I(t) \cdot \text{sen}(2\pi f_m t))$$

### 1.2.1. Síntesis de clarinete

Para poder sintetizar un clarinete se establecieron los parámetros recomendados por la literatura:

$$\frac{f_c}{f_m} = \frac{2}{3}$$

Las envolventes sugeridas por la bibliografía poseen la siguiente forma:

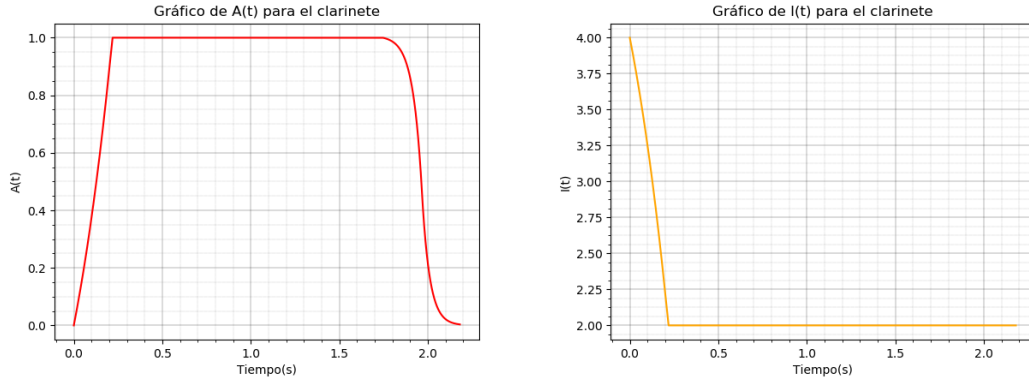


Figura 8: A(t) e I(t) respectivamente

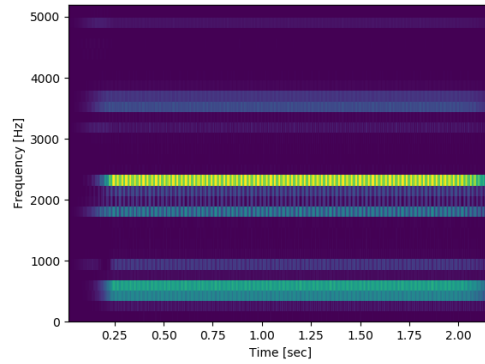


Figura 9: Espectrograma de la síntesis del clarinete a 440Hz (nota LA)

### 1.2.2. Síntesis de campana

Los parámetros recomendados por la literatura para la síntesis son:

$$\frac{f_c}{f_m} = \frac{2}{1}$$

Envolventes sugeridos:

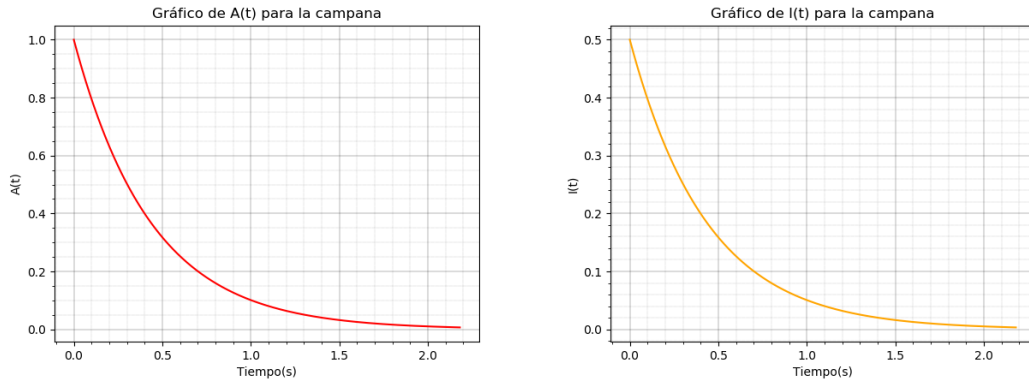


Figura 10: A(t) e I(t) respectivamente

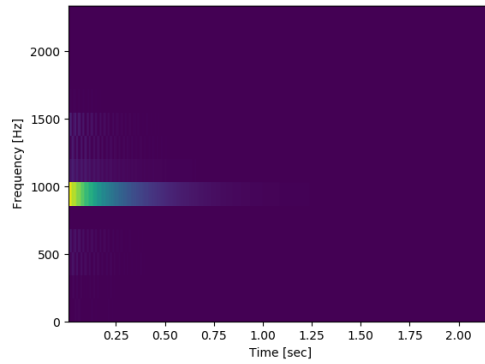


Figura 11: Espectrograma de la síntesis de la campana a 440Hz (nota LA)

### 1.2.3. Síntesis de trombón

Para los Brass Instruments se recomienda utilizar una relación:

$$\frac{f_c}{f_m} = \frac{1}{1}$$

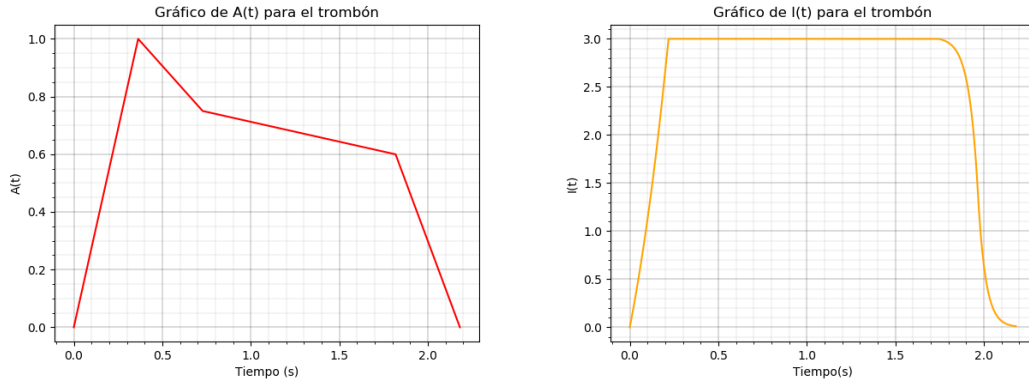


Figura 12: A(t) e I(t) respectivamente

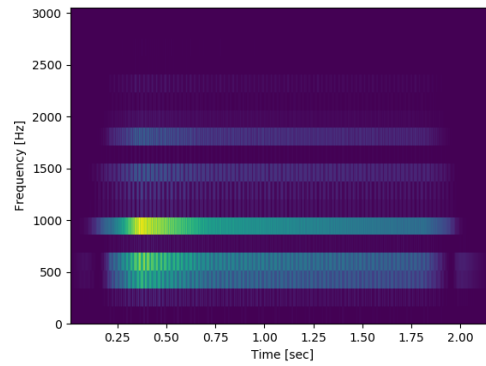


Figura 13: Espectrograma de la síntesis del trombón a 440Hz (nota LA)



### 1.2.4. Síntesis de la trompeta

En el caso de la trompeta se sugiere también utilizar una relación:

$$\frac{f_c}{f_m} = \frac{1}{1}$$

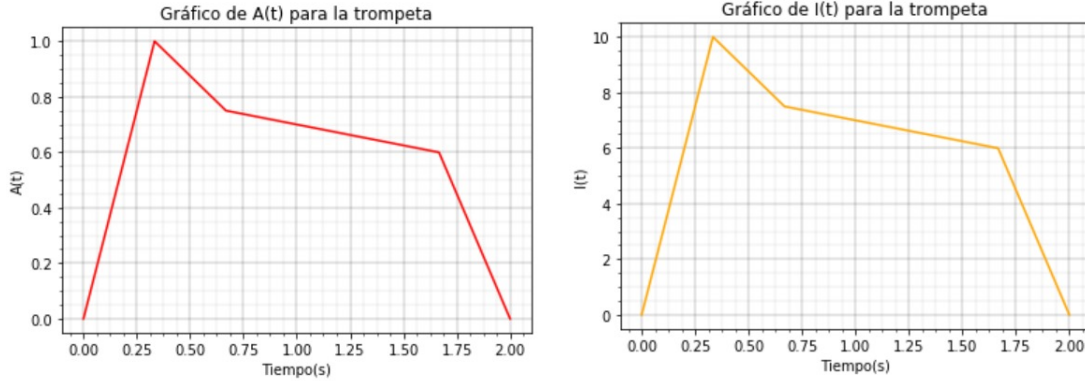


Figura 14: A(t) e I(t) respectivamente

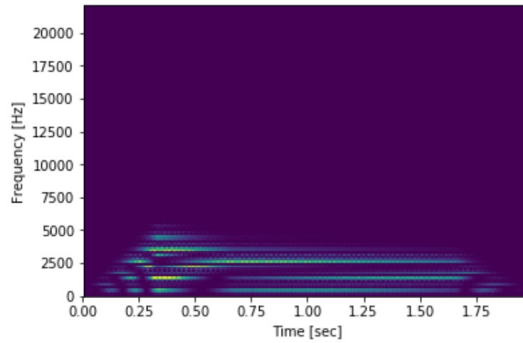


Figura 15: Espectrograma de la síntesis de la trompeta a 440Hz (nota LA)

## 1.3. Conclusiones

Para poder realizar una síntesis de un instrumento suele ser útil tener espectrogramas del mismo ya que nos dan información de cómo evoluciona el sonido con el tiempo y de esa forma se puede llegar a tener una idea de cómo puede llegar a ser A(t) e I(t). Si bien en la literatura hay envoltentes sugeridas, las mismas son sólo un molde inicial por el cual uno debería empezar a probar la síntesis pero para poder ejecutar una síntesis apropiada se debe cambiar el molde. De la misma forma la relación entre  $f_m$  y  $f_c$  no siempre tiene que ser la sugerida.

## Referencias

- [1] The Synthesis of Complex Audio Spectra by Means of Frequency Modulation,  
[https://ccrma.stanford.edu/sites/default/files/user/jc/fm\\_synthesispaper-2.pdf](https://ccrma.stanford.edu/sites/default/files/user/jc/fm_synthesispaper-2.pdf)
- [2] FM Synthesis for Musical Instruments: Bells and Clarinets,  
[http://home.eng.iastate.edu/~julied/classes/ee224/Labs/FMSynthesis\\_lab.pdf](http://home.eng.iastate.edu/~julied/classes/ee224/Labs/FMSynthesis_lab.pdf)

## 2. Rotary Loudspeaker Effect

En este efecto de sonido lo que llega a las orejas del usuario es alterado por el efecto Doppler, la característica direccional de los speakers y efectos de fase debido a turbulencia aérea. El efecto doppler eleva y descende el tono dependiendo de la velocidad de rotación. La característica direccional de la bocina opuesta desenvuelve una variación de intensidad en los oídos del usuario. Tanto la variación del tono como la variación de intensidad son ambas modificadas por un speaker A y en dirección opuesta por el speaker B.

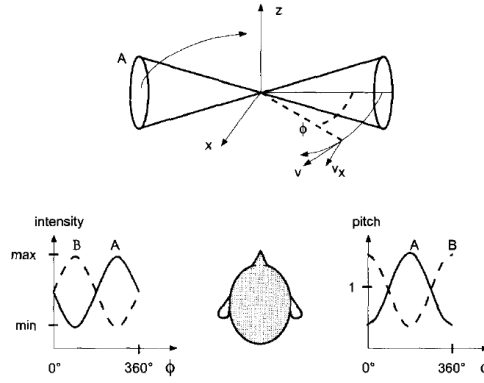


Figura 16: Esquema de Rotary Loudspeaker

La simulación del efecto doppler de dos bocinas opuestas es realizada mediante el uso de dos líneas de retardo moduladas con señales que están desfasadas 180 grados en configuración vibrato. Un sonido direccional característico similar al de speakers rotando puede ser logrado mediante modulación de amplitud de la señal de salida de las dos líneas de retardo. La modulación está sincronizada con el retardo de modulación de forma tal que la bocina trasera que se mueve tiene menor tono y amplitud decreciente. En el punto de retorno el tono es inalterado y la amplitud es mínima. Intuitivamente, mientras la señal del canal izquierdo sube, la del derecho baja y en consecuencia el oyente percibe un movimiento giratorio.

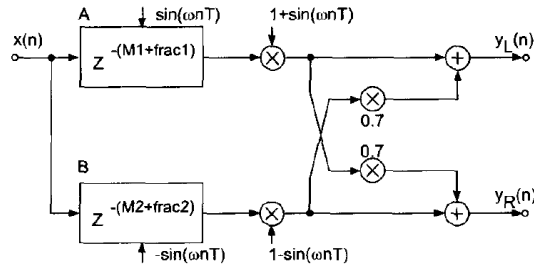


Figura 17: Simulación de Rotary Loudspeaker