

M F 디지탈 送信機의 設計에 관한 考察

(A Study on the Design of Multifrequency Digital Sender)

朴 恒 九*, 金 珍 泰,* 吳 德 吉*

(Hang Gu Bahk, Jin Tae Kim and Deock Kil Oh)

要 約

本論文에서는 ROM table look-up 方法에 의한 周波數 發生原理 및 이를 利用하여 電子交換局間의 信號方式에 使用되는 MF (multi-frequency) 디지탈 送信機의 設計에 관하여 考察하였다. 그리고 實際로 MF 디지탈 送信機를 構成한 後 實驗을 通해 信號의 規格을 充分히 滿足시킴을 알 수 있었고, 이러한 根本的原理는 音聲帶域內의 周波數에 의한 信號方式에 適用이 可能함을 알 수 있으며 또한 電子交換機 局間 信號方式으로 使用되는 R2-MFC 신호 장비에도 이같은 原理를 適用하여 構成할 수 있음을 알 수 있다.

Abstract

This paper is an experimental study on the generation principles of digital frequency using ROM-table look-up method and the design of the MF digital Sender used in signalling systems between ESS.

After construction of MF digital Sender, through experiment, we concluded that this system is well suit for CCITT (International Telegraph and Telephone Consultative Committee) recommendation and this basic principle can be applied to the signalling method using frequency within voice-band. Also it can be applied to R2 MFC signalling equipment which is used between electronic switching systems (ESS) signalling system.

I. 序 論

電子式 전화 交換機사이에서 相互間의 信號 伝達을 위한 局間 信號의 여러 形態中 本 論文에서 適用한 方式은 MFC (multi-frequency compelled) 信號方式으로써 1968년도에 CCITT에서 권고한 CCITT R2 MFC 信號 장치의 構成 方式에 관하여 論하였다.

CCITT R2 MFC 信號方式^[5] (以下 R2라 약칭함) 은 유럽에서 No. 4 信號方式 이후 新시설에 國內 및 國際通信用으로 많이 使用하는 方式으로서 MFC bern system이라고도 한다. 또한 現在 우리 나라에서도 이

R2 信號方式을 電子交換局間의 信號方式으로 채택 使用하고 있다. 이 信號의 構成은 信號의 傳送 方向에 따라 特定한 6個의 inband 周波數를 선택하여 이中 2個씩의 周波數 組合에 의해 C_2 의 코드(code)로써 각 코드는 서로 다른 信號의 의미를 가지며 연속 확인형으로 傳送된다. 이러한 MF 信號의 例는 R1 信號方式과 R2 信號方式 및 CCITT No. 5와 socotel 信號方式 등이 있다.

本 論文에서는 점차 通信網에서 傳送과 交換이 디지タル化^{[2], [4]} 되어 通合되는 추세에 잘 符合되도록 하고, 半導體 使用에 의해 裝備의 수명과 信賴度를 向上시키며, 소형 경량화 할 수 있도록 하기 위해 ROM table look-up 方式에 의한 디지탈 MF 信號 送信機의 構成에 관해 기술하였다.

* 正會員, 韓國電氣通信研究所

(Korea Electrical Telecom. Research Institute)

接受日字 : 1983年 2月 24日

II. 디지털 신호의構成

1. MF 신호 周波數 組合

本論文에서適用한 R2 신호方式의組合은 音聲帶域(300~3400Hz)內의特定 6個의周波數中 2個씩의周波數를合成한合成波로써 표1에 나타난 것과 같다. 이들信號는信號의傳送方向에 따라前進 및後進信號로나누어지며各傳送方向別로 6개씩의周波數에 의해 15개씩의周波數組合이이루어지며全體의으로30종류의周波數組合이可能해진다.

표 1. R2 MF組合

Table 1. R2 MF combinations.

Combinations		Frequencies(Hz)						
No	Numerical value = x+y	Forward direction (SignalsofGroups I and II)	1380	1500	1620	1740	1860	1980
1	0+1	x	y					
2	0+2	x		y				
3	1+2		x	y				
4	0+4	x			y			
5	1+4		x		y			
6	2+4			x	y			
7	0+7	x				y		
8	1+7		x			y		
9	2+7			x		y		
10	3+7				x	y		
11	0+11	x					y	
12	1+11		x				y	
13	2+11			x			y	
14	3+11				x		y	
15	4+11					x	y	

2. 周波數 發生原理

音聲帶域內의周波數를發生시키고자할때다음과같은方法으로周波數의發生을디지털화할수있다. 즉標本化周波數를8KHz로할때例로써100Hz의周波數나이의定數倍에해당하는周波數를發生시키기위해그림1과같이한週期에해당하는80個의標

本植로構成할수있다.^[1]R2信號方式은표1과같이두周波數의合成으로이루어지므로이들모든信號周波數는60Hz의定數(m)倍에해당한다.

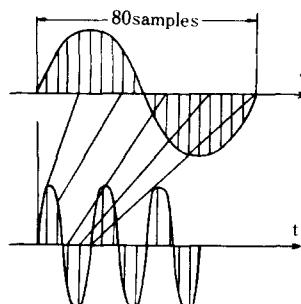


그림1. 基本周波數發生原理

Fig. 1. Fundamental frequency generation principles.

그림1과같은方法을個別周波數에適用하여合成할경우에는合成自體以外에信號데이터를상용PCM形態로傳送하기위한壓縮등에어려움이있다. 따라서本方法에서는既合成된周波數情報에그림1의原理를適用하였다.週期함수끼리를더하면또 다른形態의週期함수가되어이때의週期는合成

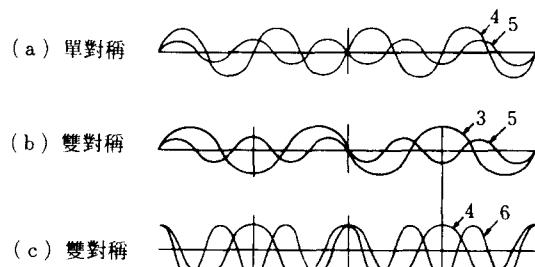


그림2. 合成周波數의對稱性

Fig. 2. Symmetric characteristics of MF.

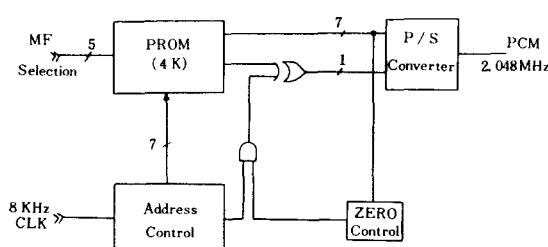


그림3. 一般的인 톤發生機의構成圖

Fig. 3. Block diagram of a universal digital tone generator.

되는 周波數의 特性에 따라 그림 2와 같이 單對稱이거나 雙對稱인 對稱性을 갖는다.

이 같은 原理에 의해 R2 信號方式의 合成 周波數를 用이하게 디지털化 할 수 있으며, 標本化된 데이터를 記憶 素子에 저장하여 信號 周波數를 傳送할 수 있으며 그 構成圖는 그림 3과 같다.

III. 디지털 送信機의 MF 構成

1. 構成原理

R2 MF 合成波의 標本值를 算出하기 위한 一般式은 다음과 같다.

$$Y = E_p / 2 \cdot \sin(2\pi f_i n T) + E_p / 2 \cdot \sin(2\pi f_r n T)$$

단, f_i, f_r : 前進 및 後進信號 周波數

n : 標本化 個數

T: 標本化 週期 ($125 \mu\text{sec}$)

E_p : 送信信號 레벨 (level), 信號電壓의 피크 (peak) 值

이처럼 算出한 모든 合成波의 標本值를 μ -law로 コ드化 시킨後 (컴퓨터를 使用하여 처리) PROM에 貯藏하여 必要時 該當部分을 反復하여 읽음으로써 모든 MF 信號를 發生시킬 수 있다. R2 信號의 MF는 30 경우의 組合이 存在하여 최소한 3K 바이트의 ROM이 必要하며一般的으로 4K 바이트의 용량을 갖는 2732 EPROM으로 MF 信號의 메모리 맵 (memory map)構成이 可能하다.

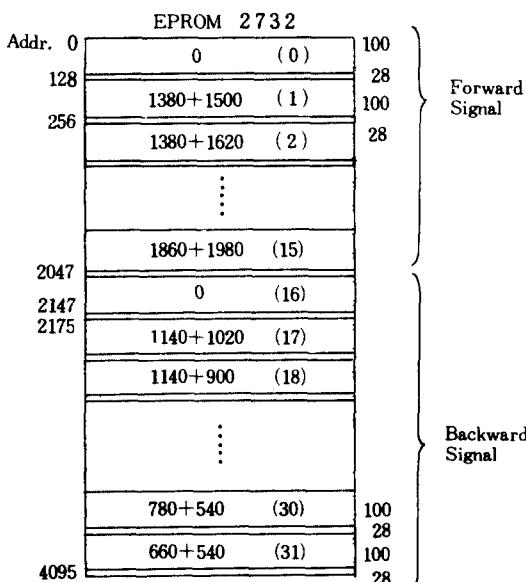


그림 4. 메모리 맵

Fig. 4. Memory map.

2. MF 디지털 送信機의 構成

전술한 바와 같이 모든 MF 信號의 PCM 符號 데이터를 메모리에 저장한 後 이 데이터를 時分割 多重화된 PCM 形態로 傳送하기 위해서는 1個의 制御用 RAM과 몇 개의 制御用 論理 素子로 送信機의 構成이 可能하며 그림 5에 MF 디지털 送信機의 全體 構成圖를 나타냈다. 이 시스템의 동작을 說明하면 다음과 같다.

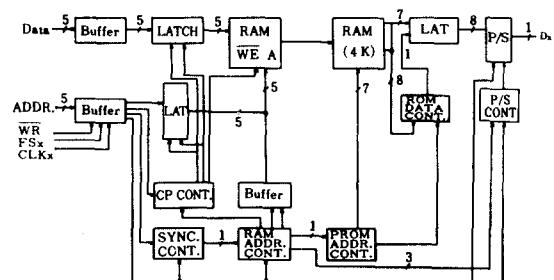


그림 5. MF 디지털 送信機 構成圖

Fig. 5. MF sender block diagram.

프로세서로부터 TS (time slot) 情報와 MF 情報를 받으면, RAM 어드레스 制御回路는 TS別로 傳送되어 질 MF의 선정 데이터를 送出하며, PROM 어드레스 制御回路에서는 한 frame ($125 \mu\text{sec}$) 동안同一한 어드레스를 유지하여 32個의 TS에 각각의 MF 信號의 出力 데이터가 傳送되도록 한다. PROM 데이터 制御回路에서는 傳送되어 질 400 바이트의 데이터中 200 바이트의 데이터에 符號 變換을 遂行한다.

IV. 實驗 및 結果

1. 實驗方法

MF 디지털 送信機에서는 메모리에 저장되어 있는

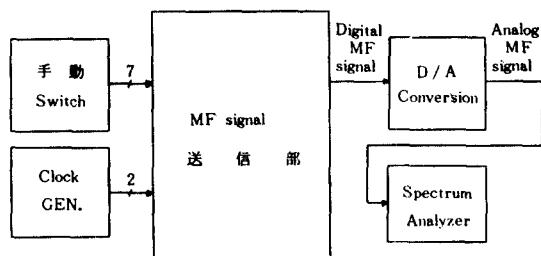


그림 6. 實驗 構成圖

Fig. 6. Experimental organization diagram.

30종의 100개의 標本值들을 必要할 때마다 원하는 部分을 反復하여 읽어주면 PCM 形態의 合成波가 전송되므로 本 實驗에서는 送信機의 出力 特性을 分析하기 위해 이 信號를 PCM CODEC(coder/decoder)를 使用, D/A 變換을 하여 스펙트럼 分析機(spectrum analyzer)로 周波數을 分析하였다.

2. 實驗結果

30個의 MF 信號中 信號의 傳送方向別로 가장 隣接한 周波數로 構成된 MF와 가장 隔離된 周波數로 構成된 MF 信號에 對해 스펙트럼을 分析하였다.

1) 가장 隣接한 周波數로 構成된 MF 信號의 경우

前進信號 : 1380Hz + 1500Hz
後進信號 : 1020Hz + 1140Hz

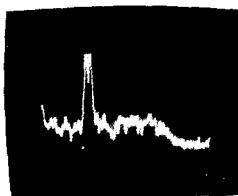


그림 7. 1380Hz + 1500Hz의 MF 스펙트럼

Fig. 7. MF spectrum
(1380Hz + 1500Hz).

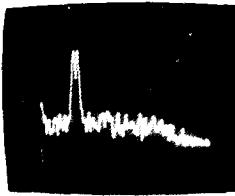


그림 8. 1020Hz + 1140Hz의 MF 스펙트럼

Fig. 8. MF spectrum
(1020Hz + 1140Hz).

2) 가장 隔離된 周波數로 구성된 MF 信號의 경우

前進信號 : 1380Hz + 1980Hz
後進信號 : 540Hz + 1140Hz

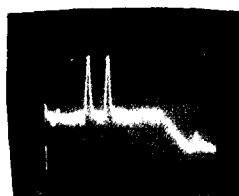


그림 9. 1380Hz + 1980Hz의 MF 스펙트럼

Fig. 9. MF spectrum
(1380Hz + 1980Hz).

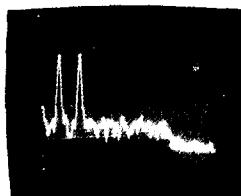


그림 10. 540Hz + 1140Hz의 MF 스펙트럼

Fig. 10. MF spectrum
(540Hz + 1140Hz).

實驗 結果 送信 MF 信號 레벨은 $-11.5 \text{ dBm} \pm 0.3 \text{ dBm}$ (측정오차)이며, 信號 周波數 以外의 레벨은 -50 dBm 以下의 감쇠 特性을 나타냄을 알 수 있고, 두

信號의 레벨 差는 거의 없음을 알 수 있다.

이러한 結果는 CCITT에서 권고하는 MF 信號의 送信 레벨($-11.5 \text{ dBm} \pm 1 \text{ dBm}$)과 信號의 高調波 歪曲(harmonic distortion)이 -37 dBm 以下여야 된다는 事項과 두 信號 周波數의 레벨 差가 1 dBm 以下여야 한다는 事項을 모두 充分히 滿足시킴을 알 수 있다.

V. 結論

앞에서 考察한 바와 같이 MF 送信機에 디지털 周波數의 發生技法을 使用하면 시스템구성이 매우 간단해지며 費用面에서 아날로그 방식보다 대단히廉耗하는 長點이 있을 뿐만 아니라 프로세서를 利用하여 周波數을 發生시키므로 周波數의 正確度나 送信 信號 레벨의 正確度를 거의 願하는 대로 높일 수 있다. 本論文에서는 主로 CCITT MFC 디지털 送信機에 대해서 考察하였지만, 이러한 根本的인 原理는 交換機에서 必要로 하는 各種 信號音의 發生에도 適用이 可能하여 앞으로는 이러한 디지털 周波數의 發生原理가 보다 광범위하게 應用될 것으로 예측된다.

參考文獻

- [1] Yoshimasa KANEKO, Shiro KIKUCHI and Hitoshi IMAGAWA, "Signalling equipment for digital switching system," *Review of the Electrical Communication Laboratories*, vol. 27, no. 9-10, pp. 740-757, Sept.-Oct. 1979.
- [2] Som G. Pitroda, "Telephones go digital," *IEEE Spectrum*, pp. 51-60, Oct. 1979.
- [3] G. THYSSENS and L. VERBIST, "Digital multifrequency receiver and sender," *Electrical Communication*, vol. 54, no. 4, pp. 319-325, 1979.
- [4] 辻井重男, 坂庭好一, "デジタル 信號處理," *電子通信學會誌*, vol. 64, no. 11, pp. 1174-1177, 1981.
- [5] International Telegraph and Telephone Consultative Committee (CCITT), vol. VI 3-III (Q400-Q480) Specification of Signalling System R2, pp. 38-136, Dec. 1976. ***