

마이크로프로세서를 利用한 電壓合成方式의
행리비전 채널選局回路

조 전호, 이 전일

cho, Jin-Ho, Lee, Kuk-han-II

(경북대학교)

1977년 경부회 별리 보급되고 있는 전압합성에 의한 행리비전 신국 방식에서는 12~24 채널 정도의 특성값을 C-MOS RAM 등에 기억시거나, 채널의 실제 번호가 표시되지 못하는 동시에 사용자역이 바뀔 때마다 프리셋트를 다시 해야 하는 불편함이 있다. 최근에는 주파수합성방식에 의해 채널의 실제 번호가 표시되고 전 채널을 직접 접근선택(direct access channel selection) 할 수 있는 회로도 개발되고 있으나, 1[GHz] 정도의 프리스케일러(pre-scaler)가 도입되는 등의 문제가 있어 가격면에 있어서 개선이 논의되고 있다.

본 논문에서는 일반 전압합성방식이 가진 결점을 보완하고 주파수합성방식이 지닌 장점을 고려하여, 채널의 실제 번호가 표시되는 동시에 밴드스�팟팅 조작을 수반하는 일이 없이 전대역에 걸쳐 직접 접근선택은 신국이 될 수 있도록 마이크로프로세서(SDK-85, Intel)를 이용한 전압합성방식의 신국회로를 설계하였고, 이에 필요한 마이크로프로세서 프로그램을 작성하였다.

마이크로프로세서로써 특성값을 계산에 의하여 흡정할 수 있도록 하기 위해서 전형적인 바리어튜너의 특성값을 주파수복선을 조사하여 선형화를 시켰다. 이에 선형화의 단위주간을 뽑아 놓았을 때 큰 기억용량이 필요해지며, 이 구간을 뽑아놓으면 실제값과의 차차가 커져서 흡정이 불가능해지거나 연결 채널을 잘못 선택하게 된다. 일반적으로 AFT 회로가 가진 풀-인(pull-

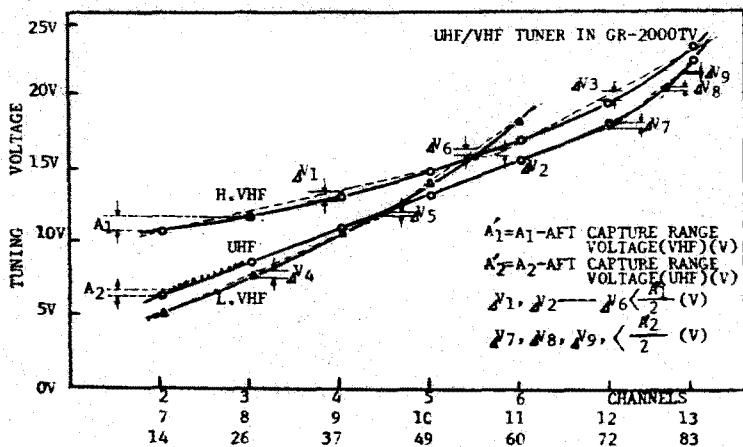


Fig.1. Linearization of varactor tuning characteristics.

(ii) 특성에 의해 투상의 보정을 거칠 수 있는 값은 ±0.5 [MHz] 정도이며 이므로 이 폭 내에 들어갈 수 있게 하려면 20개 이상의 구간으로 선형화를 필요가 있겠지만, 본 논문에서는 선형화된 값을 중심으로 인접 채널을 험방하지 않는 범위 내에서 투상 전압을 증가 또는 감소 시키면서 투상 저항을 찾는 분석 전압을 발생시켜 하므로써 선형화의 전위구간을 넓힐 수 있게 하여 풀오기 양의 감소를 꾀하였다.

그림 1에서 보는 바와 같이, 채널 7과 8(VHF 帶), 그리고 채널 14와 15(UHF 帶)의 각각의 투상 전압 A₁ 및 A₂가 다른 인접 채널 간의 것보다 가장 적고므로, 채널 번역 작동이 이들 인접 채널에서 경쟁적으로 이루어 질 수 있게 설계하면 다른 인접 채널에서는 문제가 생기지 않는다. 따라서 A₁ 및 A₂ 값에서 AFT의 풀오기 전압을 뺀 값 A'₁ 및 A'₂이 본 선형화로의 환역 전압의 회대치가 된다. 그리고 김의의 채널에 있어서, 선형화 시키는 것은 각 성과 실제 국선파의 편차 전압 ΔV 는 A₁과 A₂의 반보다 작아야 한다. 이러한 조건을 고려하여 본 논문에서는 VHF 및 UHF의 전 투상 주선을 7개의 직선으로 선형화 하였으며, 이를 직선 속도의 상수를 기억시키기 위하여 28 바이트가 사용되었다. 이는 전 채널 전압을 기억 시킬 때 필요한 16비트에 비하면 17[%] 정도에 불과한 것이다.

선형화한 직선 속도의 상수 만큼 기억시키고 마이크로 프로세서로써 투상 전압을 계산하면 행의의 채널의 투상 전압 V는 채널 번호를 N, 그리고 그 채널이 주한 1번째의 직선 속의 기울기 및 경현을 각각 a_i 및 b_i라고 할 때

$$V = a_i N + b_i + \Delta V, \quad (i = 1, 2, 3, \dots, 7)$$

가 되어서 채널 번호만 알면 쉽게 투상 전압이 합성될 수 있다.

사용자가 이어마다 채널 번호를 입력 시키면 마이크로 프로세서에서 투상 전압이 합성되어 D/A 변환회로를 거쳐서 투상으로 공급되게 하였으며, 마이크로 프로세서는 지정된 시간 동안 풀오기의 폭 A'₁ 혹은 A'₂ 아래에 있는 투상 포인트를 찾도록 그림 2와

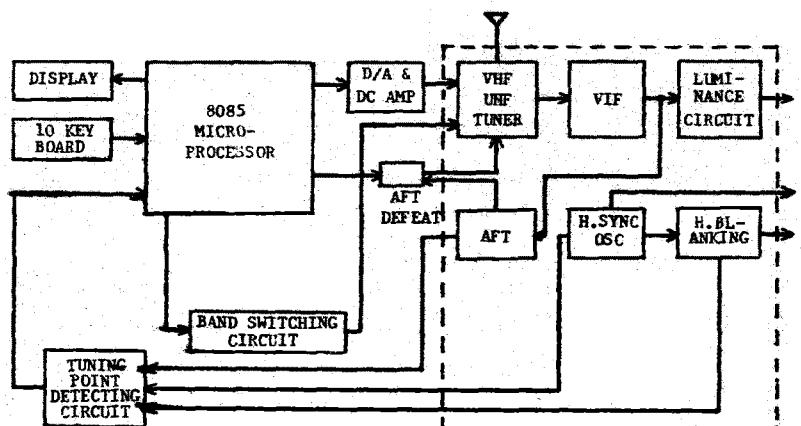


Fig.2 Block diagram of voltage synthesizer using microprocessor.

같이 회로를 설계 하였다. 단일 입力된 채널 번호에 해당하는 방송국이 방송 중이면 투닝 포인트 검출회로에서 투닝 필스를 발생하여 마이크로프로세서의 CPU에 인터럽트를 걸어주어 탐색을 정지시키고 투닝을 완료하도록 하였으며, 이때 사용한 인터럽트는 RST 75이었다. 선택한 채널에 방송이 있어 투닝 필스가 없을 때는 채널의 번호를 암복하여 사용자가 이를 알 수 있게 하였다.

정확한 투닝 포인트의 검출은 수평동기 필스와 불평형필스를 비교하여 얻어진 일치 결과, AFT 국선과 VHF 반응파에 의한 S국선 내의 포함구간의 중앙점이 동시에 나타날 때 하나의 투닝필스가 나오도록 구성을 하였다.

본 선속 회로는 채널 번호 단일 명령코드로 빙드스위칭이 작동적으로 이루어 질 수 있도록 LVHF와 HVHF 및 UHF를 각각 이전수 10,00, 이 코드로 바꾸어 이것을 투닝 전압을 공급할과 동시에 마이크로프로세서의 포트(port)를 통하여 빙드스위칭 회로에 공급하였다.

한번을 활동한 AFT의 기능을 끝내 정지시켜야만 하므로 다른 하나의 포트를 통하여 해당되는 시간에 1 혹은 0을 AFT 기능정지 회로로 공급하였다.

본 선속 회로의 투닝전압은 14비트를 1바이트로 하여 전압분해율이 비트당 최소 852[mv] 정도의 미세한 투닝까지 가능하게 하였다.

설정 결과 선형화시킨 투닝특성에 서의 최대퍼센트 전압은 VHF 대역에서 400[mv] 였고 UHF 대역에서는 100[mv]로서 $\frac{1}{10}$ 및 $\frac{1}{10}$ 의 값인 112[mv]와 241[mv]이 되었다.

본 선속 회로의 결정 투보 속도를 구한 결과 VHF 대역에서는 0.25[sec/search cycle] 이었고 UHF 대역에서는 0.29[sec/search cycle] 이었다.

이 방식은 사용 지역에 따른 트리에트리 불편함을 없앨 수 있을 뿐만 아니라 채널의 실제 번호와 표시번호를 쉽게 알 수 있는 것이다.