



## 공학석사 학위논문

# 위성 방송 수신을 위한 다중대역 안테나 설계 및 구현

The Design and Implementation of Multiband Antenna for Satellite Broadcasting Signal Receiving



## 2018년 2월

한국해양대학교 대학원

전자통신공학과

## 박 관 준

Collection @ kmou

한국해양대학교 대학원

2018년 2월



(91

(0)

본 논문을 박관준의 공학석사 학위논문으로 인준함.

목 차

List of Tables	i
List of Figures	ii
Abstract	vi

1. 서	론	SINF AND OCEL	
1.1	연구배경		1
1.2	연구목적		2
1.3	연구내용		2
2. 위	성방송과	TVRO 시스템	
2.1	위성방송	의 개요 ~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~~	3
2.2	TVRO 시	스템의 개요	9
2.3	다중 대역	역 안테나에 대한 선행 연구	4

## 3. 안테나 설계

3.1 Ku/Ka 밴드 다중 대역 안테나 설계사양	16
3.2 단일 대역 Ka 밴드 안테나 설계	22
3.3 단일 대역 Ku 밴드 안테나 설계	29
3.4 Ku/Ka 밴드 다중 대역 안테나 설계	34

## 4. 안테나 실험 및 측정

4.1 원거리 방사 패턴 측정	39
4.2 위성 방송 신호 품질 측정	45
5. 결론	48
참고문헌	49





## List of Tables

Table 1         Launch date of satellite broadcasting service	5
Table 2 Frequency distribution table	8
Table 3 Fixed satellite service (HD-FSS) frequency distribution	11
Table 4 Typical data for KVH TracVision HD11	15
Table 5 Typical data for Sea Tel 100 TVHD	15
Table 6 EIRP values and Dish size	16
Table 7 Satellite tilt angle	20
Table 8 Single Ka band antenna parameter	22
Table 9 Single Ku band antenna parameter	29
Table 10 Radiation pattern of multi band antenna	43
Table 11         Ka band feed horn tilt angle of multi band antenna	43
Table 12 Koreasat6 C/N & SNR	45
Table 13 Ka/Ku band signal quality measurement result	46



## List of Figures

Fig.	1 Trend of satellite antenna system development	• 4
Fig.	2 Classifications of Satellite	· 4
Fig.	3 WARC 1977 Footprint For UK, France and Luxembourg	· 6
Fig.	4 The main features of the WARC plan of 1977	· 6
Fig.	5 ITU zone & region map	· 7
Fig.	6 Components of a satellite-based digital broadcast system	9
Fig.	7 Using a satellite for long distance communications	· 10
Fig.	8 Set-Top Box system block diagram	· 12
Fig.	9 Satellite TV system Block Diagram	· 13
Fig.	10 Seatel HD11 Feed horn assembly	· 14
Fig.	11 Beam & Gain with vs. Antenna size	· 17
Fig.	12 Dynamic beam tilting	· 18
Fig.	13 Sequence of multi band antenna design & test procedure	· 19
Fig.	14 Distance between GEO satellites	· 19
Fig.	15 Distance between GEO satellites(North & South America)	· 20
Fig.	. 16 Single Ka band antenna design	· 23
Fig.	17 Structure & name of parabolic antenna design elements	· 24
Fig.	. 18 Tilting angle change according to the different of half angle $\cdot$	· 25
Fig.	. 19 Directivity change according to the different ratios of $F/D \cdots$	· 26
Fig.	20 Directivity & Return loss of single Ka band antenna	· 27
Fig.	21 Offset & Radiation pattern (R) of single Ka band antenna	· 28
Fig.	22 Offset & Radiation pattern (L) of single Ka band antenna	· 28
Fig.	. 23 Single Ku band antenna design	· 30

Fig.	24	Main reflector shaping					
Fig.	25	Effect of reflector on beam pointing	31				
Fig.	26	Shaping design of cassegrain reflector antennas	32				
Fig.	27	Directivity & Return loss of single Ku band antenna	33				
Fig.	28	Ka band feed horn focus tuning	35				
Fig.	29	Ku band feed horn focus tuning	35				
Fig.	30	Comparison of Ka band feed horn directivity	36				
Fig.	31	Comparison of Ku band feed horn directivity	38				
Fig.	32	Designed Ku/Ka multi band antenna					
Fig.	33	Far field test configuration	39				
Fig.	34	Focus tuning method & intial value	40				
Fig.	35	Ka band radiation pattern of multi band antenna (f=18.55 GHz)	41				
Fig.	36	Ka band radiation pattern of multi band antenna (f=19.95 GHz)	42				
Fig.	37	Ku band radiation pattern of multi band antenna (f=12.5 GHz)	43				
Fig.	38	Test configuration & result	45				
Fig.	39	Test configuration for signal quality measurement 46					
Fig.	40	Ka/Ku band Signal strength measurement	47				
		off 01 EH					



- v -

## The Design and Implementation of Multi-band Antenna for Satellite Broadcasting Signal Receiving

Park, Kwan Joon

Department of Electronic & Communication Engineering Graduate School of Korea Maritime and Ocean University

#### Abstract

Recently, as the demand for info-communication has increased, the amount of satellites has increased rapidly. As a result, the angle between all satellites has been drastically reduced, and the number of channels converted from satellites in the same frequency band has also been reduced. Therefore, it is necessary to be able to simultaneously receive signals from various satellites in order to maintain the same number of previous reception channels.

In this paper, we have designed and implemented a multiband antenna for simultaneously and independently receiving Ku/Ka band satellite broadcasting signals transmitted by three adjacent satellites.

The multiband antenna is implemented as a parabolic reflector antenna with a cassegrain structure for high directivity. An integrated feed horn for receiving multiple bands is composed of two Ka band feed horns and

one Ku band feed horn separated by approximately two degrees of tilt angle and arranged in parallel with each other. Using the focal length and half angle of the reflector antenna as parameters, we have simulated using commercial design tools TICRA CHAMP and CST MWS, and designed the antenna to meet the target specifications. The antenna performance of the Ku band and Ka band was verified by comparing the measured results with the simulation results.

The antenna has a Ku band 41dB, a Ka band 43dB directivity gain, and a 2.23 ° beam slope with multiband antenna. The results of satisfaction with the commercial products were observed.

**KEY WORDS:** Satellite Broadcasting; Tilt angle; Multiband antennas; Cassegrain antennas; Parabolic antennas; Half angle.





## 위성 방송 수신을 위한 다중대역 안테나 설계 및 구현

#### 박 관 준

한국해양대학교 대학원

전자통신공학

초

최근, 정보 통신의 요구가 증가함에 따라 위성의 양은 급격히 증가하여 모 든 위성 간의 각도가 급격히 감소하게 되었으며, 동일 채널 및 인접 채널의 간섭으로 동일한 주파수 대역의 위성으로부터 변환되는 채널들의 수가 또한 감소되었다. 그러므로 종전의 수신 채널의 수를 동일하게 유지하기 위해서는 여러 위성의 신호를 동시에 수신 할 수 있어야 한다.

본 논문에서는 3개의 인접한 위성에 의해 전송 된 Ku/Ka 대역 위성 방송 신호를 동시, 독립적으로 수신하기 위한 다중 대역 안테나를 설계하고 구현 하였다. 다중 대역의 안테나는 높은 지향성을 확보를 위해 카세그레인 구조 의 파라볼릭 리플렉터 안테나로 구현하였다. 다중 대역을 수신하기 위한 통 합 피드 혼 장치는 약 2도 틸트 각으로 분리 된 Ka 밴드 피드 혼 2개와 Ku 밴드 피드 혼 1개로 구성되며, 서로 평행하게 배열되어 있다. 리플렉터 안테 나의 초점거리와 반값 각을 변수로 하여 상용 설계 툴인 TICRA CHAMP와 CST MWS를 사용하여 시뮬레이션을 하고, 목표 사양을 만족하는 안테나를 설계하였다.



시뮬레이션 결과와 측정 결과를 비교하여 Ku 밴드와 Ka 밴드 범위의 안 테나 성능을 확인하였다. 제작된 안테나는 Ku 밴드 대역에서 41dB, Ka 밴 드 대역에서 43dB 지향성 이득과 2.23° 빔 경사를 갖는 다중 대역 안테나로 상용 제품과 동등 수준 이상의 만족하는 결과를 나타내었다.

핵심어: 위성 방송; 틸트 각; 다중 대역 안테나; 카세그레인 안테나; 파라 볼라 안테나; 반값 각.





## 제1장 서론

#### 1.1 연구배경

오늘날 정보를 송, 수신 하는 수단으로서 망 구성의 광역성, 회선구성의 신속성 및 효율성, 그리고 이동의 용이성에서 장점이 있는 위성 통신의 사용은 지속적으로 증가하 고 있으며, 이미 위성 통신 사업자 및 관련 기업들은 위성 통신과 관련한 제품과 서비 스를 질을 향상하기 위하여 많은 노력을 기울이고 있다[1]. 일반적으로 위성의 목적은 매우 광범위하여 예를 들어 군사, 기상학, 직접 방송 프로그램 및 인터넷에 적용되고 있으며, 위성 직접 방송 시스템과 인터넷은 현대 사회에서 없어서는 안 될 매우 중요한 통신 매체 수단으로서 위성 안테나의 개발에 더욱 박차를 가하는 원동력이 되고 있다. 특히 위성을 통한 신호 전송 방식은 커버리지 영역이 매우 넓고 수신기가 위치한 지형 에서는 지리적 영향을 쉽게 받지 않기 때문에 위성 통신 기술은 방송 통신 기술의 진 화를 이루어왔다. 최근에는 많은 정보 용량을 갖춘 새로운 TV 표준 신호인 HD(High Definition)이 널리 보급되어 왔다[2].

위성방송 서비스가 장점을 가지고 있는 반면 요구되는 서비스가 증가함에 따라 위성 통신서비스를 위해 필수적으로 요구되는 위성궤도 및 주파수 자원의 유한성이라는 제 약을 가지고 있다. 그러므로 정보 통신의 수요와 욕구가 증가함에 따라, 위성의 양은 급격히 증가하게 되었고, 모든 위성 간의 간격은 급격하게 감소하게 되었으며, 이에 동 반하여, 동일한 주파수 대역의 위성으로부터 제공되는 채널의 개수도 동일 채널 및 인 접 채널의 간섭으로 인하여 감소하게 되었다. 수신 채널의 수를 이전과 동일하게 유지 하기 위해서는 여러 위성으로부터의 신호를 동시에 수신할 수 있어야 한다. 위성의 수 에 상응하여 안테나 수를 늘려서 해소할 수도 있지만, 이로 인하여 안테나의 수와 부피 가 늘어나게 되어 결국 안테나 효율이 감소하게 되므로 서로 다른 방향에서 오는 위성 신호들을 단일 안테나를 통해 동시 독립적으로 수신하기 위한 다중 대역 안테나의 필 요성을 요구하게 된다. 이에 대한 해결 방안으로, 서로 다른 방향에서 오는 다양한 위 성 신호를 하나의 안테나를 통해 동시에 독립적으로 수신하며, 위성 통신 및 위성 TV 시장 부문의 요구에 맞는 새로운 유형의 고품질 다중 대역 안테나에 대한 제품 개발을 위해 국내외에서 다양한 연구가 진행되고 있다[3].



#### 1.2 연구 목적

본 논문에서는 위성들로 부터 송신되는 신호들을 동시 독립적으로 수신할 수 있는 다중 대역 안테나를 구현하려고 한다. 다중 대역 안테나는 위성들의 상이한 신호들을 수신하기 위해 안테나의 초점 부근에 독립된 3세트의 단일 피드 혼을 일체형으로 구성 하여 시스템을 구현할 수 있다.

일반적으로, 위성 개수에 상응하여 안테나의 개수를 늘리거나 안테나의 크기를 늘리 는 방법 등으로 위성들로 부터 송신되는 상이한 신호들을 동시에 수신할 수 있지만, 이 러한 방법은 최종 사용자에게 추가적인 자원 요구와 더불어 동일 채널 및 인접 채널 간의 간섭으로 인한 수신 신호의 품질 저하라는 결과를 초래할 수 있다. 우주 상공에 인접하고 있는 위성 사이의 각도를 다중 대역 안테나의 멀티 피드 혼에 적용함으로써, 별도의 자원이나 제약 조건 없이 위성들로 부터 송신되는 다양한 방송 신호에 대해 사 용자의 기호에 따라 언제든지 선택적으로 수신하여 고품질의 위성방송을 시청이 가능 하다.

#### 1.3 연구 내용

Collection @ kmou

본 논문에서는 정지궤도(GEO) 상에 인접한 하나의 Ku 밴드 위성과 두 개의 Ka 밴 드 위성으로부터 송신되는 신호를 동시에 수신하기 위해 카세그레인 안테나의 초점 부 근에 3세트의 피드 혼이 일체형으로 구현된 통합 피드 혼을 설계하고자 한다.

통합 피드 혼은 3개의 위성 신호를 수신하기 위해 3개의 피드 혼이 서로 평행하게 배열되고, 하나의 Ku 밴드 피드 혼은 두 개의 Ka 밴드 피드 혼 사이에 위치하며, 단일 카세그레인 안테나에 의해 반사된 위성 신호를 수신하게 되는데, 여기서 위성 신호는 작은 각도 (약 2°)의 간격을 유지하고 있는 위성, 예를 들어 (99°, 101°, 103°) 3개의 위성들로 부터 각각의 상이한 신호들이 전송되게 된다.

본 논문은 5장으로 구성되어 있다. 먼저 2장에서는 위성방송의 개념과 TVRO 기본 구성 요소와 기술 동향, 위성의 다중 빔을 이용한 사례들과 응용된 상용 제품들에 대한 전반적인 내용을 기술하였으며, 3장에서는 위성의 빔 경사각을 응용한 다중 대역 안테 나 설계 및 절차에 대한 내용들을 기술하였다. 4장에서는 3장에서 설계된 다중 대역 안 테나를 실제로 구현하여 원거리 방사 측정 및 위성을 통한 신호 품질 측정을 진행 하 였으며, 5장에서 결론을 맺는다.

## 제 2 장 위성방송과 TVRO 시스템

#### 2.1 위성방송의 개요

현대 사회는 고품질의 멀티미디어 콘텐츠를 제공받고자 하는 사용자의 요구와 인간의 생활 영역 확장과 편리함에 대한 욕구 증가로 유·무선 방송통신 서비스의 영 역이 확장되어 언제, 어디서나, 어떤 매체에 상관없이 고품질의 대용량 멀티미디어 정 보를 서로 교환하거나 제공받을 수 있는 유비쿼터스(Ubiquitous)시대를 실현해 가고 있다[4]. 특히, 방송 위성과 통신 위성을 이용한 디지털 위성방송 서비스는 일반 시청자 의 직접 수신을 목적으로 위성을 통하여 방송을 중계하는 서비스로서, 직교주파수분할 (Orthogonal Frequency Division Multiplexing, OFDM) 변조 방식과 펄스 부호 변조 (Pulse Code Modulation, PCM) 장치를 사용함으로서 기존 아날로그 방송이 갖고 있던 시청각적 품질 열화 및 난시청 등의 제약점을 극복하는 동시에 보다 많은 정보량을 용 이하게 방송할 수 있는 혁신적인 개념의 새로운 동신 서비스이다[5].

현재, 위성방송은 위성 안테나 및 위성방송 수신기 수요와 더불어 국내외의 위성방송 수신기 모듈 개발 등 세계 각국에서 활발한 연구를 통해 방송 분야의 새로운 디지털 패러다임 형성으로 디지털 전환을 이루어 디지털 방송, 데이터 방송, HDTV로 대표되 는 차세대 TV 라는 세 가지 방향으로 진화하게 되었다[6].

Fig. 1과 같이 위성 안테나 시스템 기술의 지난 7년간 출원동향을 살펴보면 연도 별 로 출원경향이 증가, 감소를 반복하고 있어 꾸준히 위성 안테나 시스템 관련 기술개발 활발함을 알 수 있으며, 각 국가 별로 살펴보면 한국, 일본, 유럽은 유지하는 경향을 보 이고 있으며, 미국의 경우 '유지-증가-유지'의 경향을 보이고 있으며, 국가별 출원비중 을 살펴보면 미국이 47.9%로 해당 기술의 최대 출원국으로 위성 안테나 시스템 기술을 주도하고 있는 것으로 나타났으며, 한국이 19.4%, 유럽이 17.5%, 일본이 15.1%로 비슷 한 수준의 출원 비중을 보이고 있음을 알 수 있다[7].



Fig. 1 Trend of satellite antenna system development

위성방송은 지구의 지표면으로부터 약 3만 6,000 Km 상공의 정지 궤도(Geostationary Orbit, GEO)에 위치한 방송위성(Broadcasting Satellite, BS)을 이용하여 텔레비전 방송 이나 PCM(Pulse Code Modulation) 방송 등 여러 방송을 직접 행하는 것을 의미한다. Fig. 2는 위성의 궤도와 고도에 따라 분류한 개념도이다.

![](_page_15_Figure_3.jpeg)

Fig. 2 Classifications of Satellite

방송 서비스를 위한 표준화 단계를 거쳐 실험 방송과 시험 방송을 통해 디지털 방송 미디어의 본격적인 서비스가 이루어지기 시작한 것은 1990년대 후반을 기점으로 위성 방송에서부터였다[8].

1994년 6월 미국 Hughes사의 세계 최초의 디지털 위성방송인 DIRECTV와 USSB(United States Satellite Broadcasting)에서 위성을 사용하여 150개에 가까운 프로 그램의 다채널 디지털 TV방송을 시작한 후 1994년 DIRECTV®를 선두로 디지털 다채 널 위성방송 개시를 시작으로 유럽 국가인 프랑스의 Canal+가 1996년 4월 디지털 위성 방송을 개시함으로써 다채널 디지털 방송 시대를 가장 먼저 상용화하게 되었고, 이후 유럽의 DVB(Digital Video Broadcasting) 와 DAB(Digital Audio Broadcasting) 등 본격 적인 위성방송 실용화가 이루어졌으며, 일본은 1996년 PERFECT TV가 디지털 위성방 송을 개시하였고[9], 우리나라에서도 1996년 7월부터 KBS에서 실용화 시험 방송을 실

주			D.					20			
요	Κ	U	J	F	G	С	А	Е	S	Р	Ν
국	R	S	Р	R	В	А	U	S	Е	L	L
가											
년도	2002	1994	1997	1996	1998	1994	1997	1997	1996	1997	1996

Table 1 Launch date of satellite digital broadcasting services

위성방송 서비스를 위해서는 국제전기통신연합(International Telecommunication Un ion, ITU)로 부터 위성궤도 및 주파수를 할당 받게 되는데, 이러한 계획은 모든 국가가 GEO를 동등한 조건에서 주파수대를 업무 목적에 따라 주파수 대역을 분배하거나 또는 지정된 주파수 대역에 대해 지리적으로 구역과 지역으로 분배함으로써, 주파수 자원의 공평한 이용할 수 있도록 하기 위해 제정되었다[11].

OH OF CH

1977년 세계 무선 통신 주관청 회의(World Administrative Radio Conference, WAR C)에서 주파수 할당 계획이 수립되어 국가별로 5개씩 채널 할당을 원칙으로 하여 유럽 과 아프리카는 11.7~12.5 GHz, 아시아는 11.7~12.2 GHz가 분배되었으며, 디지털 위성 방송의 주파수 대역으로 2.5 GHz 대역과 12 GHz 대역이 할당되어 이 중 12 GHz를 가 장 많이 사용하고 있다. 실제로 직접 위성방송은 지상파 방송 주파수 대역인 700 MHz 보다 높은 주파수인 12 GHz대를 사용하여 27 MHz의 광 대역 방송을 하고 있다[12].

Fig. 3, Fig. 4는 1977년 WARC에서 주파수 할당 계획 당시 각 유럽 국가들이 주파 수 분배에 대해 결의된 궤도 및 스펙트럼 대한 주요 특징을 나타내고 있다. DBS 주파 수를 사용하는 당시 유럽의 유일한 상업용 위성방송국인 영국의 영국 위성방송(British Satellite Broadcasting, BSB)이 상업적으로 실패 이후 11.7~12.5 GHz는 디지털 방송을 위해 다시 사용되어 사용 가능한 채널의 수는 증가하였지만 원래 기본 형식의 대부분 을 유지하게 되었다. WARC BCSAT- 77 회의를 통해 제1지역은 11.7~12.5 GHz 내 주 파수 대역을 19.18 MHz 간격으로 채널은 27 MHz 대역폭으로 40채널, 궤도는 6°간격 으로 설정되었다[13].

![](_page_17_Figure_1.jpeg)

Fig. 3 WARC 1977 Footprint For UK, France and Luxembourg

![](_page_17_Figure_3.jpeg)

Fig. 4 The main features of the WARC plan of 1977

ITU 에서는 전 세계를 Fig. 5 와 같이 3개 지역으로 분류하였다. 제1 지역은 유럽과 아프리카, 중동 아시아 및 독립국가연합, 제2지역은 미국 등 남북 아메리카 지역과 태 평양 동부를 포함하며, 우리나라를 포함한 아시아 지역은 중국, 일본, 인도 및 호주 등 제3지역 90 구역으로 구분되어 있다[14]. 제1지역 및 제3지역은 600 MHz 대역(21.4~22 GHz), 제 2지역 남북 아메리카는 500 MHz 대역(17.3~17.8 GHz)이 각각 할당되어 있다. 한국은 제3지역 내 44구역으로 지정되어 있다.

![](_page_18_Figure_1.jpeg)

(a) ITU zone map

![](_page_18_Figure_3.jpeg)

(b) ITU region map

Fig. 5 ITU zone & region map

![](_page_18_Picture_6.jpeg)

Table 2는 3개의 지역으로 분류된 국가별 주파수 분배 현황을 나타내고 있으며, 12 GHz, 41 GHz, 85 GHz 대역이 방송 위성 업무의 주된 주파수 대역으로 지정되어 사용 되고 있음을 알 수 있다.

지역 주파수대	제 I지역 유럽 아프리카 소련	제 2지역 남아메리카	제 3지역 아시아 오세아니아	이동현황		
520~790MHz	방송	방송 고정 이동	방송 고정 이동	소련이 정지방송위성인 Ekran을 이용하여 공동 수신을 실시		
		방송 위성에 분배				
2.5~2.69GHz	고정 이동(항공 이동 제외) 방송 위성	인도 (INDOSAT) 이란 연합(ARLAB-SAT) 공동 수신을 실시 (I995)				
12GHz	II.7~12.5GHz 방송 고정 이동(항공 이동 제외) 방송 위성	12.1~12.3GHz 고정 (위성에서 지구국) 이동(항공 이동 제외) 방송, 방송 위성 12.3~12.7GHz 고정, 이동(항공제외) 방송, 방송 위성	12.7~12.8GHz 고정 이동(항공 이동 제외) 방송, 방송 위성 12.5~12.75GHz 고정, 고정 위성 (위성에서 지구국) 이동(항공 이동 제외) 방송 위성	일본 방송 BS-2 channe1 에서 직접 수신을 실시 독일 TV 위성 I호인 TV- SAT-I (1987) 직접 수신 실시 프랑스 TV 위성 I호 인 TDF-I 직접 수신 실시 (1997)		
22.5~23GHz						
40.5~42.5GHz	방송 위성, 방송, 고정, 이동					
84~85GHz	고정, 이동, 방송, 방송 위성					

Table 2 Frequency distribution table

![](_page_19_Picture_3.jpeg)

#### 2.2 TVRO 시스템의 개요

Collection @ kmou

위성통신을 하려면 지상의 지구국과 우주공간에 있는 위성 사이에는 정보를 실어 나 르는 위해 자유공간 사이에 무선으로 전송 할 수 있는 전과(Radio wave)로 연결되어 있어야 한다[15]. Fig. 6과 같이 송신 지구국(Land Earth Station, LES)에서는 직경 수 m에서 크게는 20 m 정도의 큰 안테나를 이용하여 지상 지구국인 방송국에서 제작된 영상 및 음성 신호를 수신 안테나, 중계기, 송신안테나 등을 탑재한 정지 궤도 위성의 수신 안테나를 지향하여 GHz의 해당하는 높은 전력으로 위성을 향해 전파를 송신한 다. 위성에서는 송신 지구국으로부터 받은 RF 신호를 중계기로 증폭하고 주파수를 변 환하여 송신 안테나를 통해 재차 지상을 향해 송신하게 된다. 이렇게 위성을 통해 송신 된 RF 신호는 지상의 수신용 안테나를 통해 수신되어 IF 주파수로 변환된 후 수신기를 통해 적절히 증폭되어 원하는 신호 대역 이외의 간섭 신호는 제거되고 디지털 IF 신호 로 변조 후 동축케이블, 광케이블, 지상 마이크로웨이브 등의 전송 경로를 통해 수신 지구국으로 전송되게 된다. 위성방송을 수신하기 위해선 수신용 안테나와 셋톱박스(Set Top Box, STB), 튜너 및 수상기 등이 필요하다.

![](_page_20_Figure_2.jpeg)

Fig. 6 Components of a satellite-based digital broadcast system

위성통신은 위성을 중계국으로 하여 통신을 하는 것으로써, Fig. 7과 같이 지상의 지구국으로부터 위성에 정보를 전송하는 것을 상향링크라고 하고, 수신된 신호를 위성 에서 전기적으로 처리한 후 다시 지구국으로 전송하는 것을 하향링크라고 한다[16]. 위 성방송은 주파수가 커야 대량의 정보 전송이 가능해진다. 상향링크와 하향링크의 경우 각각 다른 주파수 대역을 사용하며, 우리나라의 위성방송의 경우, 상향링크를 위한 주 파수 대역으로 14.5~14.8 GHz와 하향 링크를 위한 주파수 대역으로 11.7~12.0 GHz를 사용하며 채널당 27 MHz의 대역폭을 할당하여 6개의 방송채널을 제공한다[17].

![](_page_21_Picture_1.jpeg)

Fig. 7 Using a satellite for long distance communications

Table 3은 WRC-2003 당시 주파수 자원의 공평한 이용 보장을 위해 각 국가별 고정 위성업무 및 방송위성업무 관련 주파수 분배(의제 1.25)시 최소 1개 궤도 위치에서 일 정 주파수 자원 지정 및 할당에 관한 내용으로 지역별 분배 대역과 글로벌 분배 대역 으로 구분하여 합의된 결과를 바탕으로 작성된 주파수 분배표이며, ITU에서 전 세계를 구분한 3개의 지역을 기준으로 하여 주파수가 할당되어 있다.

	Frequency band(GHz)	Region		Frequency band(GHz)	Region
1	17.3~17.7	1	1	27.5~27.82	1
2	18.3~19.3	2	2	28.35~28.45	2
3	19.7~20.2	All	3	28.45~28.94	All
4	39.5~40	1	4	28.94~29.1	2,3
5	40~40.5	All	5	29.25~29.46	2
6	40.5~42	2	6	29.46~30	All
7	47.5~47.9	1	7	48.2~50.2	2
8	48.2~48.54	1			
9	49.44~50.2	1			

Table 3 Fixed-satellite service (HD-FSS) frequency distribution

(a) downlink (Satellite to Earth)

🕖 Collection @ kmou

(b) uplink (Earth to Satellite)

위성방송 초기에는 아날로그 방송도 있었으나 대역폭과 채널의 문제 때문에 근래에 는 위성방송과 디지털 방송의 장점을 포함한 고품질의 디지털 방송 (High Definition, HD)이 대부분이다. 텔레비전 수신전용이라는 의미의 TVRO(Television receive-only)은 일반적으로 C 밴드 대역 아날로그 FSS(Fixed Satellite Service) 유형 위성으로부터 위성 TV의 수신을 언급하기 위해 북미에서 주로 사용되는 용어였지만, 현재는 텔레비전 수 신전용 시스템을 통칭하여 사용되고 있으며, 위성으로부터 가입자역내에서 직접 신호를 받을 수 있는 수신전용 지구국용 안테나 시스템을 의미한다.

일반적으로 채널을 분배해서 지상망을 이용하는 케이블TV 방식에 비해 프로그램 송 출비용이 저렴한 점과 대용량 데이터와 동영상 파일을 안정적으로 전송할 수 있는 이 점을 가지고 있는 TVRO는 PrimeStar, USSB, Bell TV, DIRECTV®, Dish Network 등 과 Ku 밴드 위성 신호를 전송하는 Sky TV와 같은 직접 방송 위성 TV 서비스의 도입 으로 1990년대 중반까지 미국과 캐나다에서 소비자에게는 위성 수신을 하기 위한의 주 요 수단이 되었다. 이러한 서비스는 이론적으로 지역의 DBS(Direct Broadcast Satellite) 의 시스템과는 대조적인 개방형 표준 (DVB-S, MPEG-2, MPEG-4)을 기반으로 하고 있 지만 대부분의 서비스는 암호화되어 있어 방송사업자가 원하는 선별적 시청자에게 사 용자 인증을 통해 서비스를 제공하는 디코더 하드웨어인 CAS(Conditional Access System)용 STB가 필요하다. Fig. 8은 위성 TV 시스템의 일부인 STB 시스템의 블록도 이다.

![](_page_23_Figure_0.jpeg)

일반적으로 유럽, 인도 및 호주에서는 많은 시골 지역이 케이블 TV를 수신할 수 없 어 전적으로 위성에 의지하여, 위성 신호는 개별 가정에 텔레비전 신호를 전달하기 때 문에 무료 방송 위성 신호를 무료 위성방송인 FTA(Free-to-air)를 안테나 사이즈에 따라 STB를 통해 가정에서 TV 시청이 가능하다. 1세대인 1970년대의 STB는 TV 난청지역 문제 해결을 위한 아날로그 방식의 케이블 TV 수신용 STB 개발로 시작되었으며 단순 수신 기능만을 하였으나 이후 1980년대 위성방송 수신용 및 1990년대 디지털 STB로 점 차 그 영역을 확장하였으며, 화질도 SD급에서 HD급으로 고화질 사양으로 발전하였다. 특히, 1990년대 후반부터는 선진국을 중심으로 방송통신서비스의 급격한 디지털화가 진 행되어 아날로그 STB에서 디지털 STB로의 대체가 이루어졌다.

1세대의 단순 수신 기능만을 담당하던 STB가 2세대로의 전환기에 진입하여 제한된 수준의 양방향 서비스 제공을 통해 프로그램 가이드 및 날씨 등의 정보를 송수신할 수 있는 STB로 발전하였으며, 2세대에 들어서 양방향 채널 서비스를 통해 원격 쇼핑, 양방 향 광고 등이 가능하게 되었다. 기존의 수신 역할을 하던 수동적인 역할이 확대되어 양 방향 채널을 통해 시청자에게 좀 더 선택의 권한을 줄 수 있는 방식으로 발전되었다. 3

세대부터는 인터넷 접속, 녹화기술을 가진 PVR 등의 다양한 기술이 부가되어 기존에 TV의 부속제품 형태로 영상만 출력하는 기능에서 컴퓨터와 같이 인터넷을 사용하고, 가정 내 기기를 통제할 수 있는 형식으로 멀티 기기 및 홈네트워킹의 기능을 할 수 있 는 방향으로 발전해 가며, 그 활용 영역을 확대하고 있다. **Fig. 9**는 위성 TV 시스템의 블록도이다.

![](_page_24_Figure_1.jpeg)

![](_page_24_Picture_2.jpeg)

#### 2.3 다중 대역 안테나에 대한 선행 연구

다중 대역 안테나는 현재까지 국내외에서 다양한 연구가 진행되어 왔다. 그 예로, X/Ku 대역 다중 빔 링 포커스 이중 리플렉터 안테나의 경우, X 밴드 원형편파(circular polarization), Ku 밴드 선형편파(Linear polarization)의 광 대역 특성을 갖는 원형 도파 관과 테프론 유전체 및 링 포커스 타입의 서브 리플렉터를 사용하여 신호를 수신하는 메인 리플렉터의 직경이 0.98 m인 선박의 위성통신용 안테나가 개발된 사례가 있다 [18]. 또한, C/X 밴드인 3.5~10 GHz의 신호를 수신이 가능한 메인 리플렉터 직경이 2.5 m, 서브 리플렉터 직경이 0.3 m인 다중 대역 링 포커스 리플렉터 안테나도 구현된 바 있다[19]. X/Ku와 Ka 3중 대역의 전파 신호를 송수신 할 수 있는 형태로는 2중 대 역 X/Ka 밴드 피드 혼과 단일 대역 Ku 밴드 피드 혼, 3중 대역 주파수 선택막 (Frequency selective surface, FSS) 특성을 갖는 서브 리플렉터와 메인 리플렉터로 구성 된 0.8 m급의 옵셋 파라볼라 메인 리플렉터 안테나가 구현된 바 있다[20].

위성 TV 안테나 제조업체의 상용품으로는 DIRECTV®의 HD 및 SD급 프로그램을 방송하는 세 가지 주요 위성 신호를 동시에 수신 할 수 있는 1 m급 다중 대역 안테나 인 KVH사의 TracVision HD11과 SeaTel사의 100 TVHD 안테나 시스템이 출시된 바 있다[21],[22].

KVH사의 TracVision HD11의 메인 리플렉터 크기는 약 1 m로 Ku 밴드 대역인 10.7 ~12.75 GHz와 Ka 밴드 대역 18.3~20.2 GHz의 위성 신호 수신이 가능하며, Fig. 10과 같이 렌즈 안테나의 원리를 이용하여 피드 혼과 서브 리플렉터 사이에 유전체를 사용 하여 빔이 좁아져 원하는 지향성의 빔 폭을 갖는 특허기술이 적용된 제품이다.

![](_page_25_Picture_4.jpeg)

Fig. 10 Seatel HD11 Feed horn assembly

![](_page_25_Picture_6.jpeg)

KVH TracVision HD11와 SeaTel 100 TVHD의 제원인 Table 4와 Table 5와 같이 메인 리플렉터의 지름은 평균 1 m 내외로, Ku/Ka 주파수 대역과 유효 등방성 복사전력(Effective isotropic radiated power, EIRP)이 동일한 수준인 것을 알 수 있다.

	항목		제원	
	Manufacture	r	KVH	
	Model		tracvision hd11	
	Diameter (cn	n)	105.4	
	Frequency	Ku	$10.7 ~ 12.75 ~ \mathrm{GHz}$	
		Ka	$18.3 \sim 18.8  \mathrm{GHz}$	
		Па	$19.7 \sim 20.2 \text{ GHz}$	
		Ku	42 dBW	
	LIKF	Ka	45 dBW	
	Weight		91 kg	

 Table 4
 Typical Data for KVH TracVision HD11

Table 5 Typical Data for SeaTel 100 TVHD

	194항목		제원	
Partie trade	Manufacturer Model		SeaTel	
			100 TVHD	
	Diameter (cm)		106.6	
	Frequency	Ku	$10.7 ~ \sim ~ 12.75~\mathrm{GHz}$	
		Ka	$18.3 \sim 18.8 \text{ GHz}$	
		Ita	19.7 $\sim$ 20.2 GHz	
	FIDD	Ku	42 dBW	
	LIKI	Ka	45 dBW	
	Weight		104 kg	

## 제 3 장 안테나 설계

### 3.1 Ku/Ka 밴드 다중 대역 안테나 설계사양

다중 대역을 위한 안테나의 형태는 마이크로스트립 안테나, 어레이 안테나 외에도 다 른 여러 가지의 형태를 가질 수 있으나, 본 논문에서는 설계 시 고출력, 고지향성 특성 을 고려하여 리플렉터 안테나로 구현하고자 한다.

안테나의 리플렉터는 전자기파를 반사할 수 있도록 금속으로 만들어져야 하며, 안테 나의 조립과정에서 금속판의 연결부위 및 전체적인 휨 곡률 등이 기준을 만족하도록 신중한 주의를 기울여야한다.

안테나의 리플렉터의 면적은 수신되는 위성 신호의 세기에 따라 달라진다. **Table 6** 은 잡음 지수가 0.7 dB로 일반적인 Universal LNB를 가진 Ku 밴드 안테나의 지름에 따라 이득과 EIRP 전계 강도가 달라짐을 보이고 있다. **Fig. 11**와 같이 안테나 크기에 따른 3 dB 대역폭(반 전력 대역폭)과 이득에 대한 결과에서 Ka 밴드 안테나의 지향성 과 이득은 비교적 지름이 큰 Ku 밴드 안테나 보다 큰 것을 알 수 있다.

EIRP Field Intensity (dBW)	Antenna diameter (cm)	Gain (dB) (11GHz: 60% efficiency)
47dBW	75 F V	36.5
46dBW	80	37.1
45dBW	90	38.1
43dBW	100	39.0
42dBW	110	39.8
41dBW	120	40.6
39dBW	135	41.6
38dBW	150	42.5
37dBW	180	44.1
36dBW	240	46.6
35dBW	300	48.6
34dBW	355	50.0
33dBW	400	51.0
32dBW	450	52.1

Table 6 EIRP values and Dish size

![](_page_27_Picture_7.jpeg)

![](_page_28_Figure_0.jpeg)

(b) Gain comparison with antenna size

Fig. 11 Beam & Gain with vs. Antenna size

수신되는 정보의 양은 수신 안테나 개수에 비례하여 증가하지만 실제로 수신 상태에 따라 정보의 양이 제한되므로 안테나의 설치 위치, 지향하고자 하는 위성의 송신 출력 과 빔의 크기와 주파수 대역을 고려해야 한다. 안테나의 크기만으로 충분한 수신 이득 을 얻기는 어려우므로 위성 신호를 수신 시 기상과 환경, 위성의 신호 품질은 최적의 지향성 이득을 얻기 위해 매우 중요하다.

본 논문에서는 위성의 TV 신호를 수신을 하기 위한 다중 대역 안테나를 설계하기 위해 앞서 보인 현재 출시된 제품과 동등한 성능 수준 이상을 목표로 한다. 안테나 설 계 구조는 Fig. 12와 같이 메인 리플렉터 전면부에 두 개의 Ka 밴드 피드 혼과 그 사 이에 Ku 밴드 피드 혼을 두고 있으며, 피드 혼 전면부에 서브 리플렉터를 두어 각각의 Ku/Ka 밴드 위성들로 부터 오는 위성 신호가 메인 리플렉터와 서브 리플렉터로 반사 되어 유입될 때 단일체로 구성된 3개의 피드 혼을 통합 피드 혼으로 구현하여 안테나 하나로 동시에 3개의 위성 신호 수신이 가능한 안테나를 제안하고자 한다.

![](_page_29_Figure_1.jpeg)

일반적으로 단일 파라볼라 안테나의 리플렉터는 하나의 초점만을 가지므로 다중 대 역 안테나를 설계하기 위해서는 서로 다른 대역에서 동작하는 여러 개의 피드 혼을 메 인 리플렉터의 중심 초점에 배치는 불가능하며, 하이퍼볼라 서브 리플렉터와 파라볼라 리플렉터에 의한 두 개의 초점을 갖는 카세그레인 구조의 경우에는 서브 리플렉터가 위성신호를 가로 막고 있기 때문에 여러 개의 피드 혼을 구조를 가질 수 없다. 또한, 서브 리플렉터는 메인 리플렉터에 비해 가능한 작게 제작되어야 하지만 신호 파장의 최소 5배 이상 되어야 서브 리플렉터의 역할을 하게 되며, 파라볼라 안테나로 기능을 발휘하기 위해서는 안테나의 지름이 입사파 파장의 10배 이상 되어야 성능을 발휘하게 된다.

카세그레인 구조의 파라볼라 안테나로 다중 대역 안테나를 구현하며, 일반적인 제약 조건을 해소하기 위해 Ka/Ku 밴드 위성 간의 빔 경사각과 메인 리플렉터와 피드 혼 사이의 초점 간격을 이용하여 다중 대역 안테나를 설계하였으며, 설계 방법과 순서는 Fig. 13 와 같다.

![](_page_30_Figure_0.jpeg)

Fig. 13 Sequence of multi band antenna design & test procedure

실제의 위성들은 개별 Spot Beam을 통해 정해진 영역과 지역을 중심으로 신호를 송 신하게 된다. 설계 목표인 북미 지역의 DIRECTV®의 HD 디지털 위성방송 서비스 중 Ka 밴드 위성의 HD TV 신호를 수신하기 위해 99°와 103° 위성의 간격을 확인하기 위해 Fig. 14와 같이 안테나의 위치를 미국 전 지역 대상으로 시뮬레이션 하여, 실제 위성들 간의 평균 경사각을 분석하였다. Table 7의 결과와 같이 인접 위성들 간의 간 격이 평균 2.2319°임을 확인 하였으며, 링샛 서비스(www.lyngsat.com)에 따르면, Fig. 15와 같이 근사적으로 위성 간 약 2°의 간격을 두고 있음을 알 수 있다.

![](_page_30_Figure_3.jpeg)

Fig. 14 Distance between GEO satellites

Position (Beam No.)	99° ~ 101°	101° ~ 103°		
Irvine (11)	2.2432	2.2451		
Miami (15)	2.3032	2.2962		
Boston (1)	2.2093	2.1961		
Seattle (10)	2.176	2.1863		
Average	2.2319°			

Table 7Satellite tilt angle

<u>61.5°W</u>	EchoStar 16	Ku	<u>105.0°W</u>	AMC 18	С
CE -014	Star One C1	с	107.004	Anik F1R	CKu
<u>65.0°W</u>	Eutelsat 65 West A	c	107.35 W	Anik G1	Ku
70.000	Star One C2	СКи		<u>DirecTV 5</u>	Ku
<u>70.0°W</u>	Star One C4	Ku	<u>110.0°W</u>	EchoStar 10	Ku
<u>71.8°W</u>	Arsat 1	Ku		EchoStar 11	Ku
<u>72.7°W</u>	Nimiq 5	Ku	<u>111.1°W</u>	Anik F2	Ku
<u>75.0°W</u>	Star One C3	СКи	<u>113.0°W</u>	Eutelsat 113 West A	CKu
<u>77.0°W</u>	QuetzSat 1	Ku	<u>114.9°W</u>	Eutelsat 115 West B	С
<u>78.8°W</u>	Sky Mexico 1	Ku	<u>116.8°W</u>	Eutelsat 117 West A	CKu
<u>81.0°W</u>	Arsat 2	Ku		Anik F3	Ku
<u>82.0°W</u>	Nimiq 4	Ku	<u>119.0°W</u>	DirecTV 7S	Ku
07.004	<u>SES 2</u>	СКи	45	EchoStar 14	Ku
<u>87.1°W</u>	TKSat 1	Ku	<u>121.0°W</u>	EchoStar 9/Galaxy 23	CKu
<u>89.0°W</u>	Galaxy 28	c	<u>123.0°W</u>	<u>Galaxy 18</u>	CKu
01.0014	Galaxy 17	СКи	125 .001/	AMC 21	Ku
91.0***	<u>Nimiq 6</u>	Ku	125.0- W	<u>Galaxy 14</u>	С
<u>97.0°W</u>	Galaxy 19	СКи	<u>127.0°W</u>	<u>Galaxy 13/Horizons 1</u>	С
00.000	<u>Galaxy 16</u>	CKu	<u>129.0°W</u>	Ciel 2	Ku
99.2***	Spaceway 2 & DirecTV 11	Ka	<u>131.0°W</u>	AMC 11	С
<u>101.0°W</u>	<u>SES 1</u>	С	<u>133.0°W</u>	Galaxy 15	С
102 0014	Spaceway 1 & DirecTV 10/12	Ka	<u>135.0°W</u>	AMC 10	С
103.0-W	SES 3	СКи	<u>139.0°W</u>	AMC 8	С

Fig. 15 Distance between GEO satellites of North & South America

본 논문에서는 다중 대역 안테나 설계 시 메인 리플렉터 전면부에 두 개의 Ka 밴드 피드 혼과 그 사이에 Ku 밴드 피드 혼을 두고 있으며, Ku 밴드 피드 혼은 메인 리플 렉터의 중앙에 위치하며, 안테나의 수직 방향으로 2개의 Ka 밴드 메인 빔은 약 2.23° 의 경사각을 갖도록 설계할 것이다.

![](_page_32_Picture_1.jpeg)

![](_page_32_Picture_2.jpeg)

## 3.2 단일 대역 Ka 밴드 안테나 설계

TICRA CHAMP 안테나 설계 프로그램을 사용하여 Ka 밴드 안테나 설계 시 Ka 밴 드 주파수 대역 18.3~18.8 GHz, 19.7~20.2 GHz 구간 내의 지향성 이득을 만족하도록 설계하기 위해 메인 리플렉터와 서브 리플렉터 사이즈는 동등 수준의 성능을 가진 상 용품의 제원을 참고하여 **Table 8**과 같이 설계 파라미터를 구성하여 사이즈는 고정시켜 놓고 F/D률과 반값 각(Half angle)을 변수로 하여 바꾸면서 **Fig. 16**와 같이 초점 거리 4950 mm인 단일 Ka 밴드 안테나를 설계 하였다.

Parmeter	Specification		
Mode	Mode		
Туре		Cassegrain	
Main Reflector of	Main Reflector diameter		
KO	Lower	18GHz	
Frequency	Upper	21GHz	
	Center	19.5GHz	
Main Reflecto	r F/D	0.45	
Sub Reflector d	Ø 185.3mm		
Sub Reflector	Ratio 🛓 🗸	0.17	
Half Angl	e	55°	

Table 8 Single Ka band antenna parameter

![](_page_33_Picture_4.jpeg)

![](_page_34_Figure_0.jpeg)

(b) Designed single Ka band antenna

Fig. 16 Single Ka band antenna design

![](_page_34_Picture_3.jpeg)

초점거리와 안테나 지름의 비를 나타내는 F/D 및 안테나의 초점거리는 메인 리플렉 터의 직경과 깊이의 관계식 식(3.1)으로 나타내며, 피드 혼 설계 시 구성 요소에 대한 구조와 명칭은 Fig. 17과 같다.

$$f = \frac{D^2}{16d} \tag{3.2.1}$$

![](_page_35_Figure_2.jpeg)

변수 F/D률과 피드 혼과 서브 리플렉터에 의해 형성된 각, 변수 반값 각에 대하여 메인 리플렉터와 서브 리플렉터의 지름은 동일한 환경에서 시뮬레이션을 통해 Fig. 18 과 같이 반값 각이 커질수록 경사각이 커지며, F/D값이 커질수록 이득이 높아짐을 Fig. 19를 통해 확인하였다. (F/D의 범위: 0.25 < F/D < 0.35)

![](_page_35_Picture_4.jpeg)

![](_page_36_Figure_0.jpeg)

Fig. 18 Tilting angle change according to the different of half angle

![](_page_37_Figure_0.jpeg)

Fig. 19 Directivity change according to the different ratios of F/D

**Fig. 20**은 Ka band 안테나 설계 후 18.3~18.8 GHz, 19.7~20.2 GHz 구간 내 지향성 과 반사손실을 측정한 결과이다. 안테나 성능 규격 지향성 37.4 dBi 이상 기준, 18.3~ 18.8 GHz 대역 43.8 dBi, 19.7~20.2 GHz 대역에서는 45.1 dBi으로 기준 성능을 만족하였 으며, 안테나 성능 규격 반사손실 18 dB 이상 기준, 18.3~18.8 GHz 대역 18 dB, 19.7~ 20.2 GHz, 대역에서는 16~22 dB로 성능을 만족하였다.

![](_page_38_Figure_1.jpeg)

![](_page_38_Figure_2.jpeg)

(b) Return loss of designed single Ka band antenna

![](_page_38_Figure_4.jpeg)

- 27 -

TICRA CHAMP 설계 프로그램으로 설계된 리플렉터 안테나의 중심 축에서 지향성 을 갖는 2개의 단일 Ka 밴드 안테나 피드 혼의 제원을 Fig. 21, Fig. 22와 같이 CST MWS를 사용하여 2중 Ka 밴드 안테나로 구현하기 위해 개별로 모델링을 하였다. 위성 들 간의 평균 간격 2.2319°와 가장 근접한 빔 경사각을 갖도록 메인 리플렉터의 중심 에서 25.2 mm로 오프셋 시켜 빔 경사각 2.23°로 최적화 후 Ka 밴드 피드 혼을 서브 리플렉터 방향으로 거리를 5~10 mm로 근접하는 시뮬레이션을 통해 10 mm로 이격 시 지향성 이득 44 dBi를 갖는 2중 Ka 밴드 안테나를 설계하였다.

![](_page_39_Figure_1.jpeg)

Fig. 21 Offset & Radiation pattern (R) of single Ka band antenna

![](_page_39_Figure_3.jpeg)

Fig. 22 Offset & Radiation pattern (L) of single Ka band antenna

#### 3.3 단일 대역 Ku 밴드 안테나 설계

단일 Ka 밴드 안테나 설계와 동일한 방법으로 TICRA CHAMP 안테나 설계프로그램 을 사용하여 메인 리플렉터의 초점거리와 직경을 변수로 하는 Ka 밴드 대역 10~13 GHz 구간 내에서 Ku 피드 혼의 지향성을 만족하도록 **Table 9**와 같이 F/D률 0.45, 반 값 각 55°의 안테나 설계 요소를 구성하여 단일 Ku 밴드 안테나를 설계하였다.

Parmeter	Specification			
Mode		Ring focus		
Туре		Cassegrain		
Main Reflector of	diameter 🗸	Ø1090mm		
Abh.	Lower			
Frequency	Upper	13GHz		
	Center	11.5GHz		
Main Reflecto	or F/D	0.45		
Sub Reflector d	liameter	Ø 185.3mm		
Sub Reflector	0.17			
Half Angl	55°			
off of th				

Table 9 Single Ku band antenna parameter

다중 대역 안테나 메인 리플렉터 중간 지점에 배치되는 단일 Ku 밴드 피드 혼은 구조적으로 2중 Ka 밴드 피드 혼과 일체형으로 구성되어야 하므로 보다 나은 효율과 지향성 이득을 위해 TICRA CHAMP 안테나 설계프로그램 내 Optimization에 최적의 변수 값이 확보 되어 기존의 메인 리플렉터를 성형 후 Fig. 23, Fig. 24와 같이 설계하 였다.

Fig. 25는 카세그레인 안테나의 빔 포인팅 정밀도를 최적화하기 위해 +&v 지점을 변 수로 하는 성형 기법으로 설계 시 초점이 왜곡 되거나 포인팅 에러 시 최적의 성형 지 점을 이용하여 기존의 편향된 부분을 보정함으로서 초점이 &fp 이동되어 최적화 될 수 있다. Fig. 26과 같이 성형 전과 후의 지향성을 시뮬레이션을 통해 검증 시 이득에서는 큰 차이는 없었지만 이득의 안정도 특성 상 성형된 안테나가 기존의 안테나 보다 비교 적 양호한 것으로 확인하였다.

![](_page_41_Figure_0.jpeg)

(b) Designed single Ku band antenna

Fig. 23 Single Ku band antenna design

![](_page_41_Picture_3.jpeg)

![](_page_42_Figure_0.jpeg)

Fig. 24 Main reflector shaping

![](_page_42_Figure_2.jpeg)

Fig. 25 Effect of reflector on beam pointing

![](_page_43_Figure_0.jpeg)

Fig. 26 Shaping design of cassegrain reflector antennas

**Fig. 27**은 단일 Ku 밴드 안테나의 10.7~12.25 GHz 대역 내 지향성 및 반사 손실 측정을 한 결과이다. 안테나 성능 규격 지향성 37.4 dBi 이상 기준, 10.7~12.25 GHz 대 역에서 40.3 dBi 이상으로 기준 성능을 만족하였으며, 안테나 성능 규격 반사손실 13 dB 이상 기준, 10.7~12.25 GHz 대역 내에서 13 dBi 이상으로 기준 성능을 만족하였다.

![](_page_44_Figure_1.jpeg)

(a) Axis directivity of designed single Ku band antenna

![](_page_44_Figure_3.jpeg)

(b) Return loss of of designed single Ku band antenna

Fig. 27 Directivity & Return loss of single Ku band antenna

- 33 -

#### 3.4 Ku/Ka 밴드 다중 대역 안테나 설계

GEO의 인접 위성들 간의 약 2°간격과 가장 근접한 경사각을 CST MWS로 설계한 2중 Ka 밴드 안테나와 TICRA CHAMP 안테나 설계 프로그램으로 Ku 밴드의 특성이 최적화 된 단일 Ku 밴드 안테나를 다중 대역 안테나로 모델링하기 위해 CST MWS를 사용하였다.

일체형으로 모델링 된 다중 대역 안테나의 Ka/Ku 밴드 피드 혼을 지향성을 기준으 로 최적화하기 위해 서브 리플렉터 방향으로 Ka 밴드 피드 혼은 9~11 mm, Ku 밴드 피드 혼은 3~10 mm로 근접하여 결과를 확인하였다. Fig. 28, Fig. 29와 같이 2중 Ka 밴드에서는 앞에서의 단일 Ka 밴드 설계 결과와 동일하게 서브 리플렉터와의 간격이 10 mm로 근접하는 형상일 때 평균 43.75 dB의 지향성과 경사각 2.23□를 만족하였고, Ku 밴드 피드 혼은 서브 리플렉터 방향으로 6.5 mm 근접할 때 Ku-band 전 대역에서 지향성이 이상적으로 확인되어 Ka/Ku 밴드 다중 대역 특성을 갖는 안테나를 설계하였 다.

 Fig. 30과 같이 다중 대역 안테나의 2중 Ka 밴드 피드 혼을 서브 리플렉터 방향으로

 10 mm 초점 거리를 근접시킨 후 초점거리를 tuning 하기 전과 비교 시 18.55 GHz에서

 기존 42.2 dBi 대비 평균 43.75 dBi로 약 1.55 dB 개선되었고 경사각도 약 +0.18° 이동시

 킨 후 2.2319°로 최적화 되었다.

18.3~18.8 GHz에서 지향성 이득 42.0 dBi 설계 목표 대비 1.7 dB 이상으로 만족하였고, 19.7~20.2 GHz에서는 지향성 이득 43.0 dBi 설계 목표 대비 1.85 dB 이상의 설계 마진으로 다중 대역 안테나의 Ka 밴드 설계 목표 기준 성능을 만족하였다.

Ku 밴드 피드 혼은 Fig 31과 같이 서브 리플렉터 방향으로 6.5 mm 근접 후 12.5 GHz에서 기존 대비 약 2.15 dB 개선됨을 확인하였다. 지향성 이득 40 dBi의 설계 목표 대비 1 dB 이상의 마진으로 다중 대역 안테나의 Ku 밴드에서도 목표 성능을 만족 하 였다. Fig. 32는 설계된 Ku/Ka 밴드 다중 대역 안테나의 모형이다.

![](_page_46_Figure_0.jpeg)

Fig. 28 Ka band Feed Horn Focus Tuning

![](_page_46_Figure_2.jpeg)

Fig. 29 Ku band feed horn focus tuning

![](_page_47_Figure_0.jpeg)

(b) Gain & tilt angle of modified Ka band antenna (f=18.55 GHz)

![](_page_48_Figure_0.jpeg)

(d) Gain & tilt angle of modified Ka band antenna (f=19.95 GHz)

Fig. 30 Comparison of Ka band feed horn directivity

![](_page_49_Figure_0.jpeg)

Fig. 32 Designed Ku/Ka multi band antenna

## 제 4 장 안테나 실험 및 측정

#### 4.1 원거리 방사 패턴 측정

앞 장에서 설계된 다중 대역 안테나 설계 결과를 바탕으로 제작된 안테나의 실험을 진행하였다. 본 논문에서의 원거리 방사패턴 시험은 Ku/Ka 밴드 위성 TV 신호를 수신 하기 위한 안테나의 특성을 확인하기 위한 목적으로 소스 안테나를 통해 방사되는 송 신 신호를 측정안테나에서 수신 시 이득의 정도를 측정하는 방법으로 진행되었다. Test 구성 제원은 Fig. 33과 같으며, 150m 가량 떨어진 신호발생기가 연결된 소스 안테나로 부터 신호 발생기를 통해 유입되는 신호를 받는 수신 안테나의 방향을 조금씩 바꾸어 가며 수신되는 신호의 상대 전력을 측정하고자 한다.

![](_page_50_Picture_3.jpeg)

Fig. 33 Far field test configuration

Fig. 33의 구성으로 원거리에서 방사되는 Ka/Ku 밴드 범위의 신호를 수신하는 원거 리 방사패턴 시험은 설계 시 시뮬레이션을 통해 서브 리플렉터와 피드 혼 사이의 최적 화 된 초점 거리 외에 메인 리플렉터와 초점 거리를 확인하기 위해 Tuning이 가능할 수 있도록 Fig. 34와 같이 Feed Horn의 초점을 변경해 가며 소스 안테나와 마주 보고 있는 수직 수평 상태, 즉 AZ와 EL의 각도 0°를 기준으로 AZ/EL angle 범위를 -10~ 10°로 움직여가며 제작된 안테나의 Ka/Ku 밴드 특성을 측정하였다. Fig. 35는 Ka 밴 드 주파수 18.55 GHz에서 Ka 밴드 방사패턴의 결과를 나타낸다. 초점 tuning 지점의 간격 32 mm일 때 이득이 가장 이상적인 것으로 확인되었으며, 2중 Ka 피드 혼 사이의 빔 경사각은 4.44°로 GEO 위성들 간의 간격인 2.232°와 가장 근접한 경사각으로 최적 화됨을 확인하였다.

![](_page_50_Picture_6.jpeg)

![](_page_51_Picture_0.jpeg)

Fig. 34 Focus tuning method & Intial value

![](_page_51_Picture_2.jpeg)

![](_page_52_Figure_0.jpeg)

Fig. 35 Ka band radiation pattern of multi band antenna (f=18.55 GHz)

**Fig. 36**은 Ka 밴드 주파수 19.95 GHz에서의 Ka 밴드 방사패턴 결과이다. 18.55 GHz 와 동일한 초점 간격인 32 mm일 때 이득이 가장 이상적이며, Ka 밴드 피드 혼 사이의 빔 경사각도 4.6 °로 위성들 간의 간격인 2.232 °와 근접한 경사각으로 최적화 되었다.

![](_page_53_Figure_1.jpeg)

Fig. 36 Ka band radiation pattern of multi band antenna(f=19.95 GHz)

Fig. 37은 Ku 밴드 주파수 12.5 GHz에서 방사패턴의 결과이다. 앞서 측정한 Ka 밴드 와 동일한 초점 거리인 32 mm일 때 이득이 가장 이상적이었다. Ka/Ku 방사패턴과 빔 경사각에 대한 결과를 Table 4.1과 Table 4.2와 같이 수치로 나타내었다.

![](_page_54_Figure_1.jpeg)

Fig. 37 Ku band radiation pattern of multi band antenna (f=12.5 GHz)

Band	Frequency	Direction	Focus	lst Side Lobe Level [dBi]
	18.85GHz	Azimuth	32mm	11.55
Ka	18.85GHz	Elevation	32mm	13.13
	19.95GHz	Azimuth	32mm	10.7
	19.95GHz	Elevation	32mm	14.42
Ku	12.5GHz	Azimuth	32mm	17.36
	12.5GHz	Elevation	32mm	17.09

Table 10 Radiation pattern of multi band antenna

Table 11 Ka feed horn tilt angle of multi band antenna

Band	Frequency	Direction	Focus	Tilt angle
Ka	18.85GHz	Tilt	32mm	2.22
Ka	19.95GHz	Tilt	32mm	2.22

![](_page_55_Picture_4.jpeg)

![](_page_55_Picture_5.jpeg)

### 4.2 위성 방송 신호 품질 측정

실제 위성으로부터 다중 대역 안테나의 신호 수신 성능 평가를 위해 116°E에 위치 한 국내 Ku 밴드 위성인 Koreasat6(Frequency: 11,747~12,730 MHz) 위성 신호를 이용 하여 Ku 밴드 성능은 반송파 대 잡음비와 신호 대 잡음비로 측정하였다.

일반적으로 C/N은 25 dB 이상, SNR은 상향 25 dB, 하향 30 dB 이상을 정상으로 판 단한다. Fig. 38은 측정된 계측기의 결과를 나타내며, Table 12와 같이 측정한 실험 결 과 값을 수치로 나타내었다. C/N은 29.48 dB로 기준치의 4 dB 이상 높았으며, SNR은 19.55 dB로 기준치 대비 3.6 dB 이상 높아 신호 수신 성능은 양호한 것으로 확인되었다.

![](_page_56_Figure_3.jpeg)

oreasato C/N & SNR (b) Tracking satemite (Roreas

Fig. 38 Test configuration & result

Table	12	Koreasat6	C/N	&	SNR
1 0010		1101 040400	0/1	$\sim$	

Transponder	C/N[dB]	Transponder	lst	2nd	3rd	TP_Avg.
TP1	28.76	TP1	18.90	18.80	18.90	18.87dB
TP2	29.74	TP2	20.00	20.00	20.00	20.00dB
TP3	29.41	TP3	19.90	20.60	19.90	20.13dB
TP4	29.92	TP4	18.80	18.80	18.80	18.80dB
TP5	30.27	TP5	19.80	19.90	20.60	20.10dB
TP6	28.80	TP6	18.90	19.70	19.70	19.43dB
Avg.	29.48	Avg.	19.38dB	19.63dB	19.65dB	19.55dB

![](_page_56_Picture_8.jpeg)

2° Tilt angle을 가진 실제 Ka/Ku 위성의 신호를 통해 다중 의 수신 성능 평가를 위해 Fig. 39와 같이 미국 California Irvine에서 Ka 밴드 위성은 99°와 103°위성, Ku 밴드 위성은 101°위성으로 TV 수신 신호 품질을 측정하였다. 국내에서는 계측기를 통 해 SNR 및 C/N 등의 수신 성능을 측정을 하였으므로, 미국 현지에서는 디지털 위성 방송용 수신기인 STB를 연결하여 피드 혼과 리플렉터 간의 초점 검증을 중점으로 하 여 실제로 수신되는 방송 채널의 수신 감도 등을 측정하는데 목적을 두었다.

![](_page_57_Picture_1.jpeg)

Fig. 39 Test configuration for signal quality measurement

미국(Irvine)에서의 Ka/Ku 밴드 다중 대역 안테나의 신호 품질 측정은 99°, 101°, 103° 위성을 대상으로 하여 DIRECTV®의 수신기를 통해 제공되는 수신 강도 및 신호 품질 수준을 기준으로 확인하였으며, Table 13과 같이 결과를 수치로 나타내었다.

Band No.	Ка	Ка	Ku	Ка	Ка
Transponder	99°(cb)	99° (ca)	101°	103° (cb)	103° (ca)
1	79.6	86.2	95.4	80.3	81.6
2	75.1	82.8	96.9	77.9	82.7
Average Quality (%)	77.35%	84.50%	96.15%	79.10%	82.15%

Table 13 Ka/Ku band signal quality measurement result

![](_page_57_Picture_6.jpeg)

![](_page_58_Picture_0.jpeg)

(a) Ka band 99  $^{\circ}(\mathrm{ca})$ 

![](_page_58_Picture_2.jpeg)

(b) Ka band 99 °(cb)

![](_page_58_Picture_4.jpeg)

(d) Ka band 103 °(cb)

(c) Ka band 103°(ca)

Fig,  $40~{\rm Ka/Ku}$  band signal strength measurement

![](_page_58_Picture_8.jpeg)

## 제 5 장 결론

본 논문에서는 메인 리플렉터 전면부에 두 개의 Ka 밴드 피드 혼과 그 사이에 Ku 밴드 피드 혼을 두고 피드 혼 전면부에 부 반사판을 두어 각각의 Ku/Ka 밴드 위성들 로 부터 오는 위성 신호가 메인 리플렉터와 서브 리플렉터로 반사되어 유입될 때 단일 체로 구성된 3개의 피드 혼을 통합 피드 혼으로 구현하여 안테나 하나로 동시에 3개의 위성 신호에 대하여 수신이 가능한 안테나를 설계하였다. 현재 상용되고 있는 다중 대 역 안테나와 유사한 크기와 동등한 성능 이상을 목표로, 상용 안테나 설계프로그램인 TICRA CHAMP와 측정 시뮬레이션인 CST MWS를 사용하여 설계하였다.

메인 리플렉터와 서브 리플렉터의 사이즈는 상용품들의 제원을 참고하여 고정시켜 놓고 F/D률과 반값 각을 변수로 하는 단일 Ka/Ku 밴드 안테나를 TICRA CHAMP로 설계 후 CST MWS로 최적화하였다.

GEO 위성 간의 2° 간격과 가장 근접한 경사각을 다중 대역 안테나에 적용하기 위 해 2개의 Ka 밴드 피드 혼과 1개의 Ku 밴드 피드 혼을 CST MWS를 사용하여 하나의 리플렉터 안테나에 Ku 밴드 피드 혼은 중앙에 위치시키고 안테나의 수직 방향으로 2 개의 Ka 밴드의 메인 빔은 약 2.23°의 경사각을 갖도록 설계하였다. CST MWS를 사용 하여 서브 리플렉터 방향으로 2개의 Ka 밴드 피드 혼은 10 mm, 단일 Ku 밴드 피드 혼은 6 mm로 초점 거리를 이동시켜 지향성 이득과 빔 경사각을 만족하는 다중 대역 안테나로 최적화하였다.

설계를 바탕으로 제작하여, 제작한 안테나의 특성을 실제 Field 조건에서 원거리 방 사패턴 및 실제 위성을 이용한 위성 TV 수신 신호 품질을 측정하였다. 원거리 측정 시 메인 리플렉터와 다중 대역 피드 혼의 초점 거리가 32 mm일 때 SNR 과 C/N 및 수신 성능을 측정 시 Ku 밴드 의 C/N은 29.48 dB로 기준치의 4 dB 이상 높았으며, SNR은 19.55 dB로 기준치 대비 3.6 dB 이상 높아 신호 수신 성능은 양호한 것으로 검증 되었 다. 실제로 Ku/Ka 위성을 통해 독립된 신호들을 수신하여 수신 성능을 확인했을 때 Ku/Ka 밴드 평균 83%로 신호 품질이 양호한 것으로 확인되어 제작된 안테나는 위성 을 이용하여 안정적인 TVRO system으로 활용이 가능할 것으로 판단되며, 본 논문의 목표 사양인 상용 제품과 동등 수준 이상의 결과를 만족함을 관측하였다.

### 참고문헌

[1] 고운용, 2002. 선박용 위성안테나 시스템의 설계 및 안정화. 추적 알고리즘, 한 국해양대학교.

[2] 이석필, 2004. 맞춤형 방송 서비스와 PVR 동향, 대한전자공학회.

[3] 문정익, 전순익, 2008 통방융합서비스를 위한 안테나 기술 동향, 한국전자통신연 구원.

[4] 전한얼, 이윤경, 방송·통신 기술동향 연구, 방송통신위원회.

[5] 삼성경제 연구소, 2002. 위성방송의 기대효과와 과제, 서울정보통신산업진흥원.

[6] 목하균, 2007. 지상파 디지털TV 방송 서비스의 차별화 방향 및 전략, 한국정보 통신기술협회.

[7] 중소벤처기업부, 2017. 중소·중견기업 기술로드맵 2017-2019, 중소벤처기업부.

[8] 공현철, 송병철, 오범석, 2008. 정지궤도 복합위성 국내외 개발 동향, 한국항공우 주연구원.

[9] 조성선, 국내외 셋톱박스(STB) 시장동향 및 전망.

🕖 Collection @ kmou

[10] 은혜정, 2003. 위성방송 연구, 한국방송영상산업진흥원.

[11] 정보통신부, 2004. 위성궤도 및 주파수 자원 연구, 한국전파진흥협회.

[12] 성향숙, 2000. ITU의 방송위성계획 개정에 관한 연구, 국립전파연구원.

[13] 한국무선국관리사업단, 2002. 국제전기통신연합 방송위성계획개정 결과 및 추 가채널 활용방안 연구 : 최종보고서, 한국무선국관리사업단.

[14] 정보통신부 중앙전파관리소, 2005. 국제전파 감시 백서, 정보통신부 중앙전파관 리소.

[15] 장병준, 2013. 전파 · 위성 연구개발 현황 및 추진방향, 한국통신학회지, 제 31 권 제 1호, pp.33-37.

[16] 전파진흥협회, 2001. 위성전파 신호처리 및 분석기술 연구, 한국무선국관리사업 단.

[17] 방송통신위원회 전파연구소, 2010. 21 GHz 방송위성의 주파수 공유방안 연구, 방송통신위원회 전파연구소.

[18] 국태복, 이재화, 이형기, 음정희, 2013. 위성통신용 다대역 안테나 개발, 한

국통신학회 학술대회논문집, pp.688-690.

[19] Harris Corporation, Multi-band ring focus dual reflector antenna system, US 6,697,028, filed Aug 29, 2004, and issued Feb 24, 2004.

[20] 정치현 등, 2010. 위성 통신용 다대역 안테나, 서울: 한국항공우주학회지, 제38호 제12호, pp.1223-1231.

[21] http://www.kvh.com, KVH Industries, Inc.

[22] http://www.cobham.com, Cobham plc.

![](_page_61_Picture_5.jpeg)

![](_page_61_Picture_6.jpeg)