

24 GHz-Transverter

Aus zwei Außeneinheiten einer ehemaligen Infrastruktur-Linkstrecke entstehen Transverter für das 24 GHz-Amateurfunkband. Wie schon beim Entwurf des [10GHz-Transverter](#) wird auf ausreichende Frequenzstabilität und -genauigkeit Wert gelegt.

Die Außeneinheit besteht aus folgenden Baugruppen:

- Antenne
- Hohlleiter-Duplex-Filter
- 23 GHz-Transverter (LO-Verdreifacher, LNA, RX-Mischer, TX-Mischer, PA)
- LO
- RX-ZF-Transverter
- TX-ZF-Transverter
- RX/TX/Telemetrie-Multiplexer

Bis auf das Duplex-Filter und die ZF-Aufbereitung werden alle Komponenten (teilw. stark modifiziert) verwendet. In den frei gewordenen Platz soll ein 10 MHz-Quarzofen (vgl. [GPS-Disziplinierte 10MHz-Referenz](#)) untergebracht werden.

Da nur wenige Daten über die Baugruppen vorhanden sind, müssen sie komplett analysiert und dessen Funktionsweise rekonstruiert werden. Zu jeder Leiterplatte wird ein Schaltplan und eine Schnittstellenbeschreibung erstellt.

Baugruppe	Zustand	Bemerkung
23 GHz-Transverter	in Analyse	Spannungsversorgung unklar
Lokaloszillator	in Aufbau	Ansteuerung fehlt
Multiplexer	in Konzeption	
Mechanik	in Konzeption	

Übersicht



Radio Frequency Unit block diagram

Im Originalzustand der Außeneinheit wird das Sende- wie Empfangssignal zweimal in der Frequenz umgesetzt. Dem Handbuch sind folgende Daten zu entnehmen:

- TX-ZF 245MHz
- RX-ZF 70MHz
- RFU-ZF 1645-2905MHz
- Duplexabstand 1008MHz
- Abstimmbereich 600MHz
- Versorgungsspannungsbereich 20-70V
- WR-42 als Hohlleiterflansch

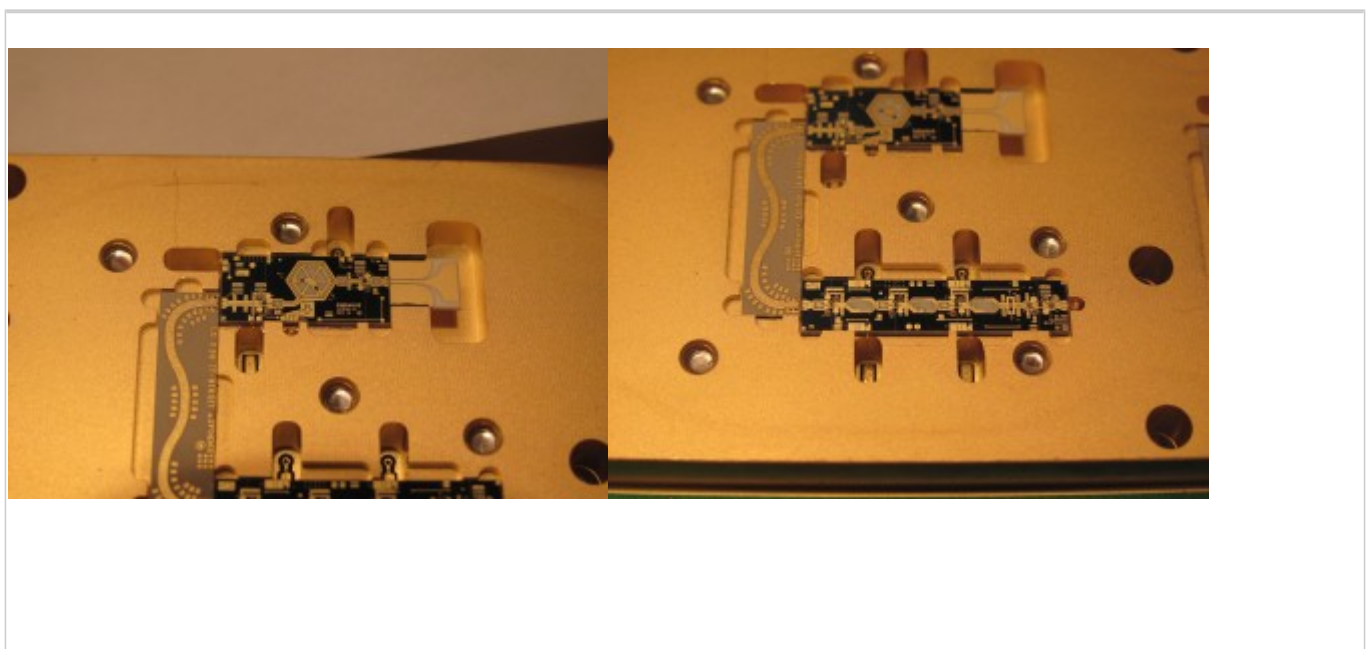
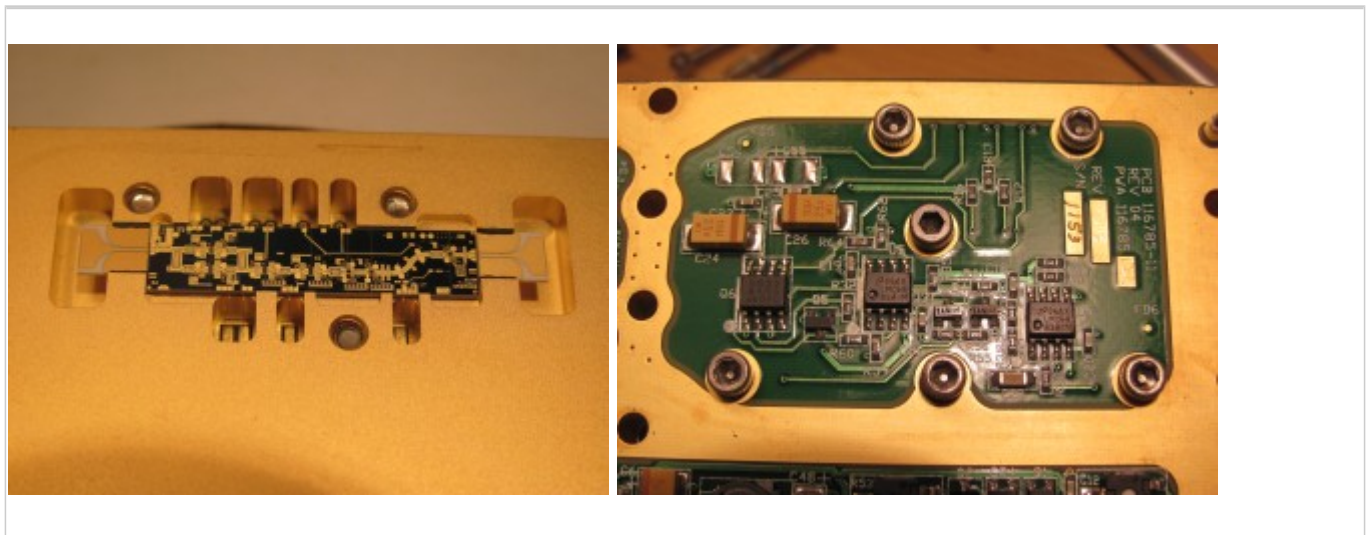
Die zwei vorhandenen Einheiten unterscheiden sich in der Duplexerkonfiguration (TX 22,0-22,6 GHz/RX 23,0-23,6 GHz und umgekehrt), sind aber ansonsten (hoffentlich) gleich.

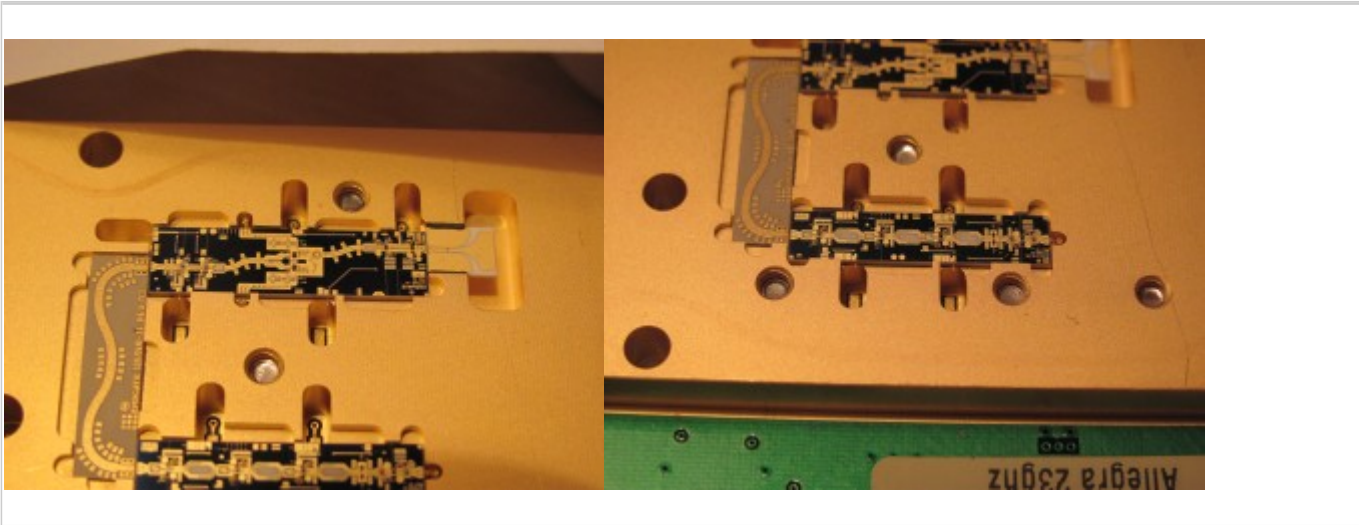
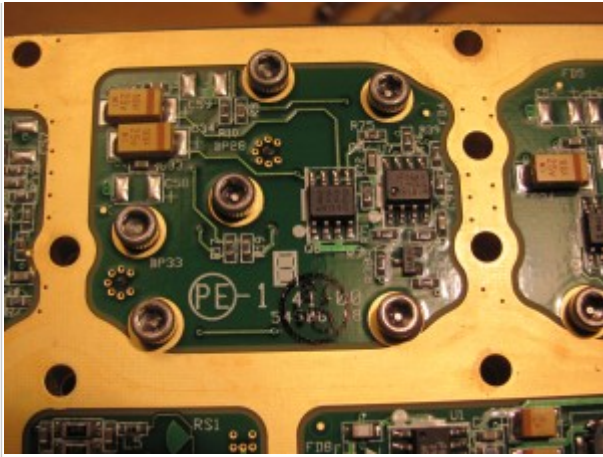




Die Baugruppen sind als kompakte Einheit miteinander verschraubt, ein Deckel bildet den Wetterschutz. Die ODU wird mittels einer Klemmhalterung am Hohlleiterflansch mit der Antenne verbunden.

23GHz-Transverter





Das 8GHz LO-Signal wird verdreifacht und dann im Quadraturmischer mit dem Eingangssignal gemischt.



Die Ausgangssignale des Quadraturmischer wird mittels Hybrid-Koppler zusammengefasst und sorgt für Spiegelfrequenzunterdrückung. Rechts ist die Spannungsaufbereitung für den Mischer platziert.

Der Hybrid-Koppler wird mit einem Anaren (**TODO**) Hybrid-Koppler für 70cm ersetzt. Messwerte **TODO**



Das Empfangssignal landet auf der linken BMA-Buchse, für Isolation und breitbandige Anpassung sorgt ein MMIC-Verstärker gefolgt von einem Dämpfungsglied.

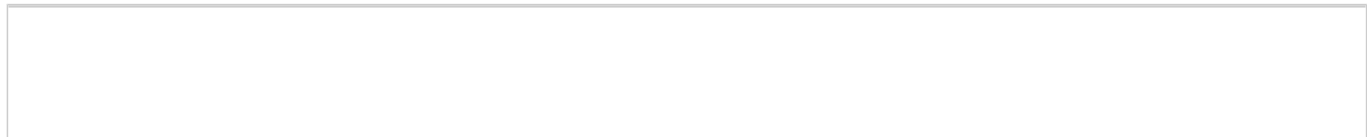


Die Stiftleiste verbindet diese Baugruppe mit dem Spannungsversorgungs-Modul. Es werden 2 positive und eine negative Spannung benötigt. Die übrigen Pins könnten Steuerleitungen vom Controller oder analoge I/Os sein.

Rechts ist der Sendeeingang (BMA-Steckverbinder) positioniert.

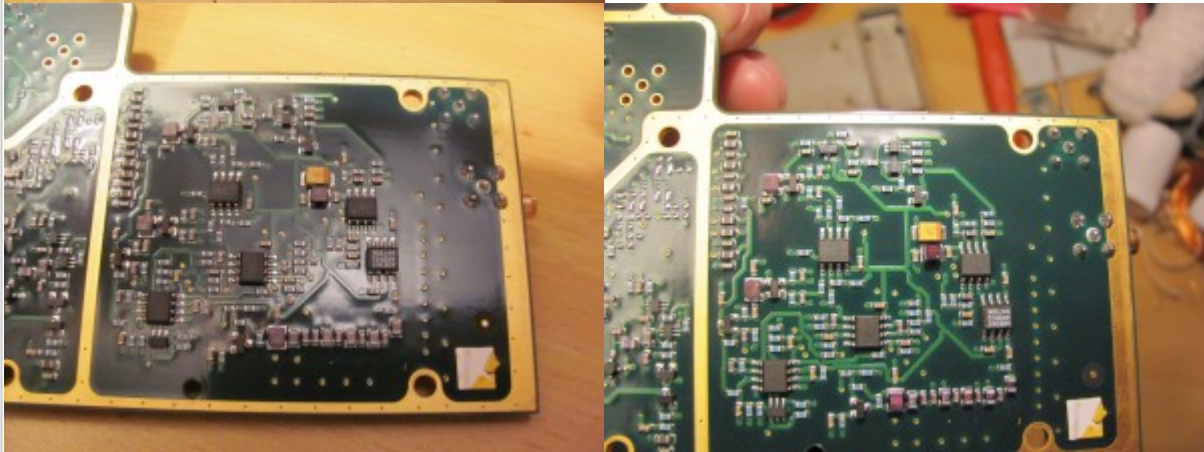
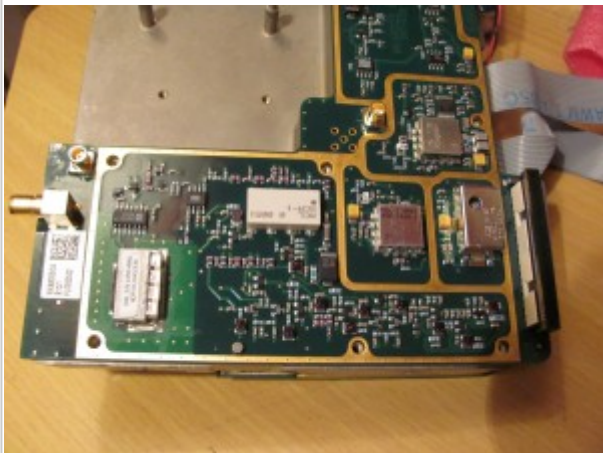
ZF-Board

Das ZF-Board beinhaltet viele Baugruppen, die keine Verwendung mehr finden. Der mechanische Aufbau (abgeschirmte Kammern für jede Baugruppe) soll beibehalten werden. Im frei gewordenen Platz soll die LO-Ansteuerung und der Quarzofen untergebracht werden.

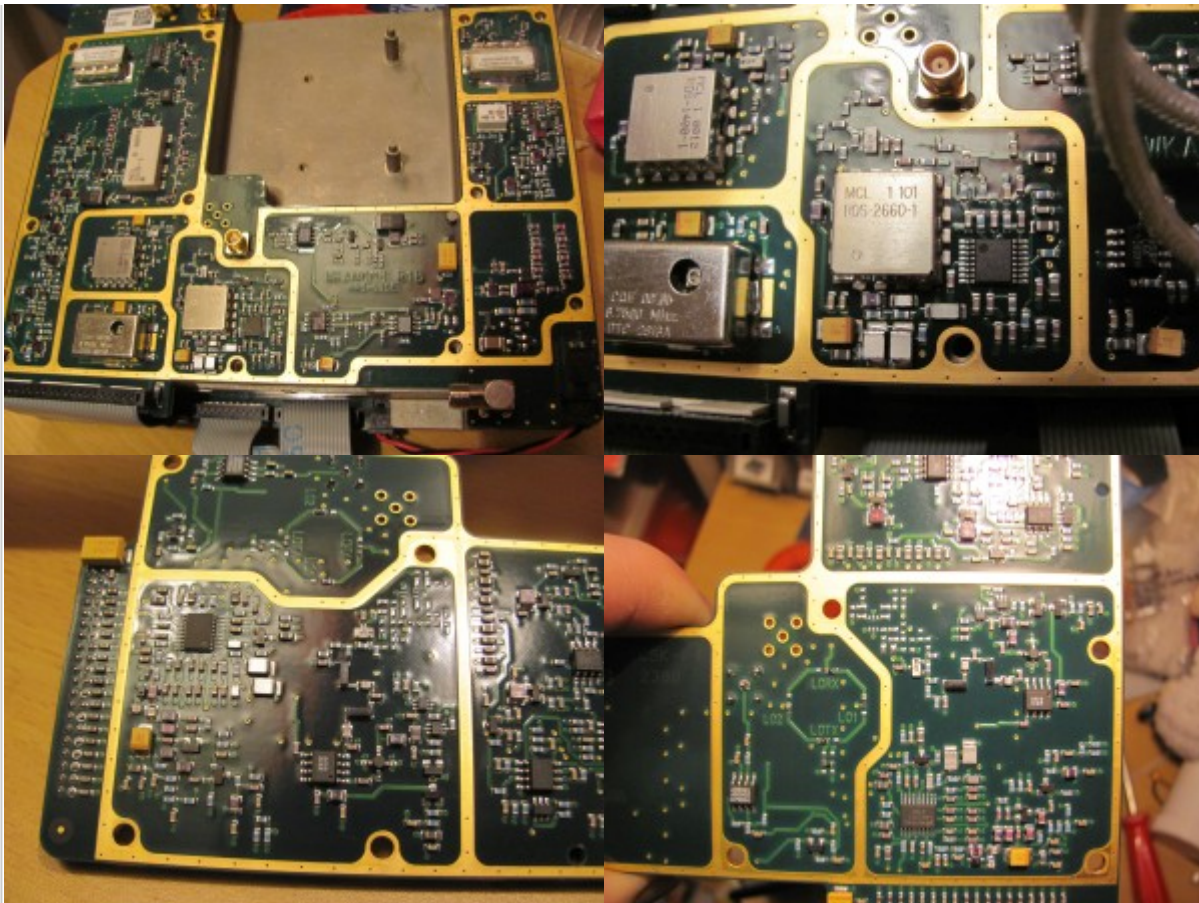




RX-Mixer, 1400MHz LO

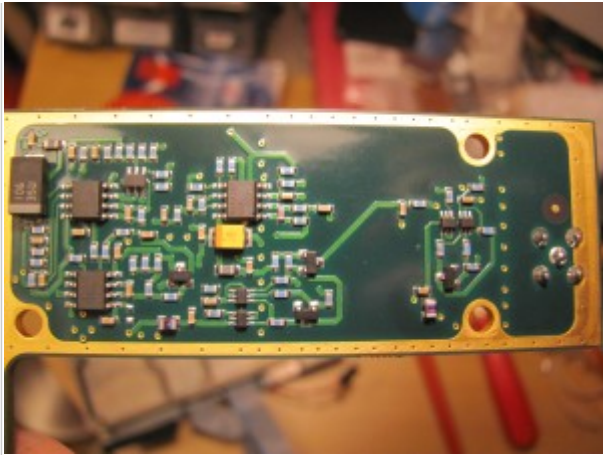


2660MHz LO



Cable-Multiplexer, TX-Mixer





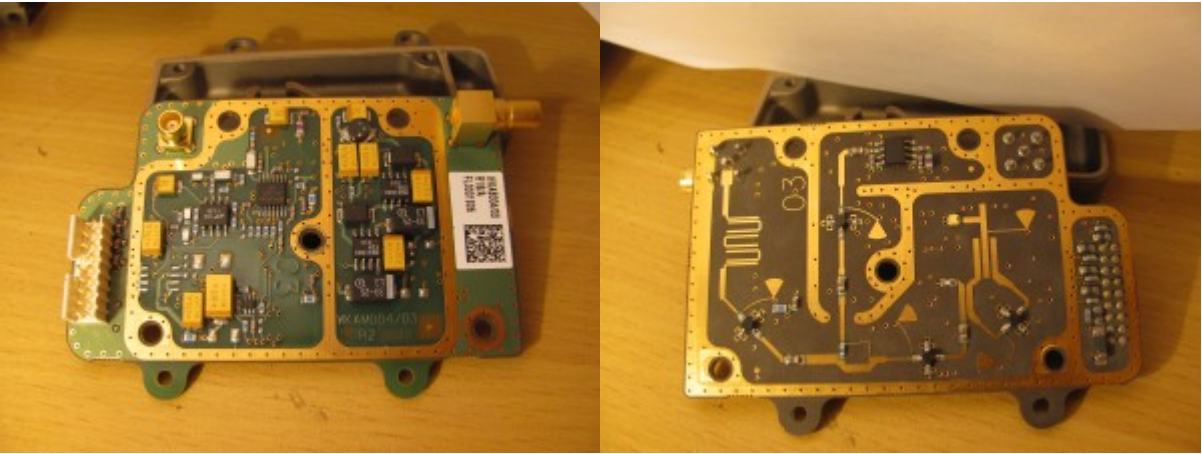
Clock Switch Hi/Lo-Band



Lokaloszillator

Der LO schwingt auf 8 GHz und basiert auf einem Microstrip-VCO, der mittels einer PLL (LMX2326) an eine externe Referenz gerastet werden kann.

Das Ausgangssignal des Oszillators wird mit einem unequal Wilkinson-Divider aufgeteilt. Das schwächere Signal dient als Anzapfung für die PLL. Da der PLL-Schaltkreis die 8GHz nicht direkt verarbeiten kann, teilt ein /4-Prescaler das Signal entsprechend runter.



Der [Schaltplan](#) wurde rekonstruiert. Die Schleifenfilterbandbreite beträgt ca. 30 kHz bei einer angenommenen 1 MHz PFD-Frequenz.

Stefan, DK3SB, hat die Abstimmt-Kennlinie ermittelt:

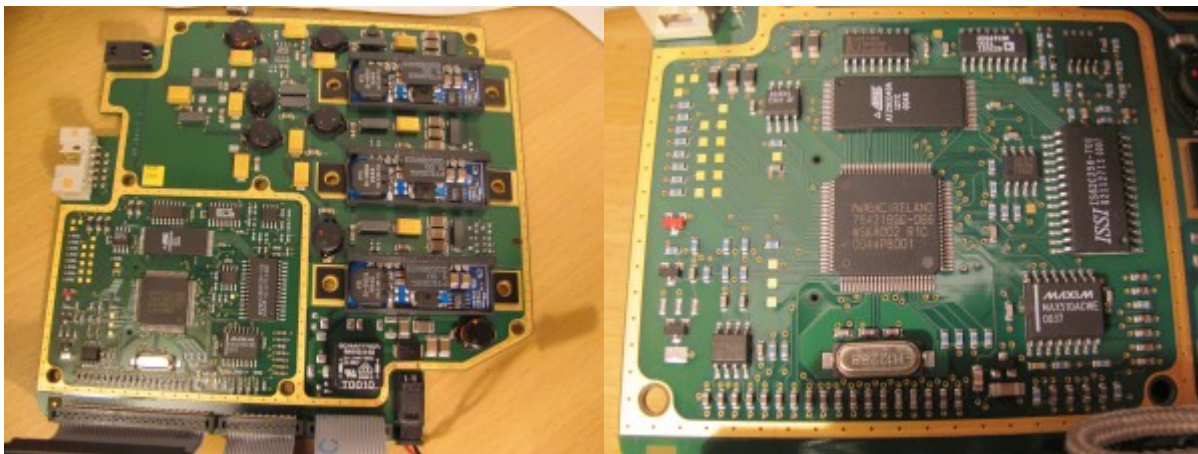
- 7920MHz @ 0V
- 8320MHz @ 5V
- $K_{vco} = 80\text{MHz/V}$

Zur Ansteuerung der PLL wird eine Leiterplatte entworfen, die einen MSP430 sowie 10 MHz Trimble-Quarzofer enthält. Es wird die Schleifenfilterbandbreite von 30 kHz beibehalten und als Frequenz $(24048+432)\div 3=8160\text{ MHz}$ gewählt. Dadurch könnte auch eine PFD-Frequenz von 10 MHz gewählt (verbessert den Noisefloor?) und eine aktives Schleifenfilter wäre auch nicht mehr notwendig.

Multiplexer

TODO

Spannungs- und Controllerboard



- $\mu\text{PD784216}$ MCU
- AT29C040A 4Mbit Flash
- X84641 EEPROM
- MAX510 DAC
- IS62C256 SRAM
- DS1721 Temperatursensor
- ADG431 Analogschalter
- 74HC139D 2-auf-4 Dekoder
- 2x MAX4167

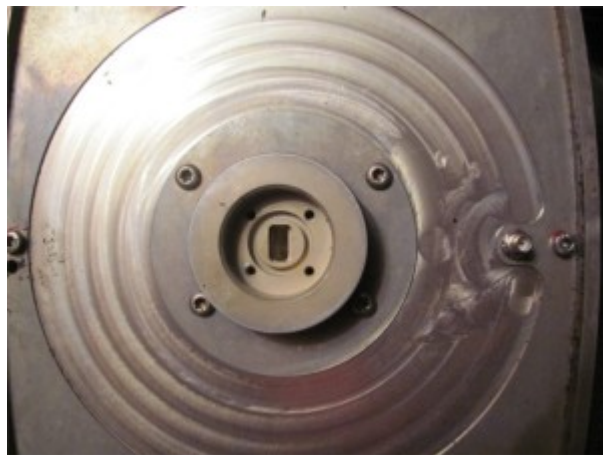
Mechanik

Das aktuelle dichte Packmaß möchte beibehalten werden, die Höhe des Duplexers darf dabei von Koax-Relais, Filter und diversen HL-SMA-Übergängen nicht überschritten werden.

Antenne

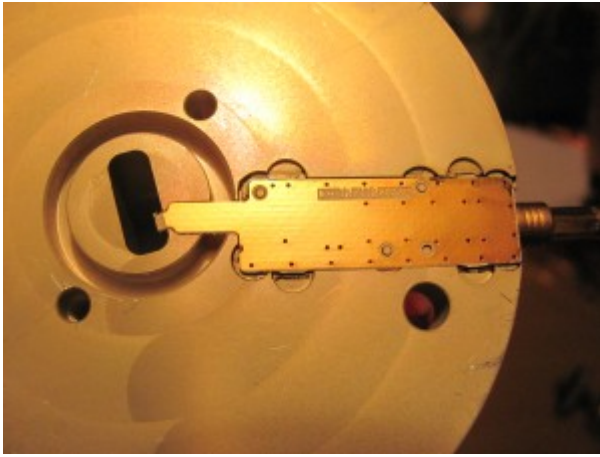
Die Antenne ist ein Cassegrain-System mit Radom Andrew VHLP2-220.

- Frequenzbereich 21.2 - 23.6GHz
- Durchmesser 60cm
- Gewinn 41dBi@24GHz
- Öffnungswinkel(3dB) 1.4°
- F/B 66dB
- Feinabgleich Azimuth +-10°
- Feinabgleich Elevation +-25°
- Rundhohlleiter als Hohlleiteranschluss



Diverses

Output Power Indicator



Es scheint, dass an der SMB-Buchse eine zur HF-Leistung proportionale Spannung zu messen ist. Leistungs-/Spannungskennlinie muss noch aufgenommen werden. Eine Anzeige der Ausgangsleistung am Transverter ist erstrebenswert.

From:

<http://loetlabor-jena.de/> - **Lötlabor Jena**

Permanent link:

<http://loetlabor-jena.de/doku.php?id=projekte:23ghz-odu:start&rev=1474013642>

Last update: **2016/09/16 08:14**

