

# 5cm 微带“参放”定量检测

王志武

(浙江省舟山市气象局,316004)

## 提 要

简要地说明了 713 雷达微带“参放”的原理,提出一种“参放”调试方法,使机务人员对分布参数电路的原理分析调试及注意事项有进一步的了解。

关键词: 微带“参放” 分析 调试

## 引 言

713 型天气雷达接收机中的高放电路是由分布参数的微带“参放”组成,损坏率较高且对其透彻的理论分析和严格的调试均具相当的难度。本文提出的微带“参放”等效电路分析和调试方法基本可满足实际需要,还可为其它同类型电路分析和调试提供借鉴。

### 1 5cm 微带“参放”的等效电路

画出 5cm 微带“参放”的等效电路并对它进行理论分析是为了在修复和调试该参放中可明确地知道如何选取变容管和体效应管及参数的动态趋势。

有环行器微带“参放”的等效电路见图 1。

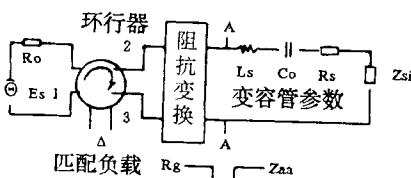


图 1 环行器微带“参放”等效电路

图 1 中的  $Z_s$  是由于非线性电容的能量转换作用,使得闲路引入信路的阻抗:

$$Z_s = -\gamma^2 / (\omega_s \omega_i C_0^2 Z_i^*) \quad (1)$$

其中,  $\gamma$  是功率因子;  $\omega_s$  是信路频率;  $\omega_i$  是闲路频率;  $Z_i$  是闲路阻抗。

#### 1.1 功率增益 $G_0$

因为待放大的信号由 A—A 面进入信路,放大后的信号由 A—A 面反射出来,所以 A—A 面上的电压反射系数  $\Gamma$  的平方即是功率增益  $G_0$ 。即

$$\begin{aligned} G_0 &= |\Gamma|^2 = \left| \frac{R_g - Z_{aa}}{R_g + Z_{aa}} \right|^2 \\ &= \left| \frac{R_g - R_s - jX_s - Z_{si}}{R_g + R_s + jX_s + Z_{si}} \right|^2 \end{aligned} \quad (2)$$

当信路和闲路都调谐时 ( $X_s = X_i = 0$ ), 则有:

$$\begin{aligned} G_0 &= \{[(R_g - R_s)/(R_g + R_s) + \alpha]^2 \\ &\quad /(1 - \alpha)\}^2 \end{aligned} \quad (3)$$

其中负阻系数  $\alpha = \gamma^2 / [\omega_s \omega_i C_0^2 (R_g + R_s) R_s]$ 。由此得出结论:

(1)  $G_0 \propto \alpha$ , 而  $\alpha \propto P_P$  (泵浦功率)(即  $\gamma \propto U_P \sqrt{(U_0 + \Phi)}$ ), 所以调节  $P_P$  可在大范围调节  $G_0$ ,  $\alpha \rightarrow 1$  时会引起  $G_0$  急剧变化;

(2) 增大  $R_g/R_s$  会使功率稳定性得到改善,但  $R_g$  太大又使  $G_0$  不够,希望选变容管  $R_s$  小些,取  $R_s < 1.8\Omega$ ;

(3)  $\alpha = 0$  时,  $G_0 \approx 1$ , 说明参放出现故障时仍使信号畅通,但需再计入损耗值。

#### 1.2 噪声系数最小值 $NF_{min}$

$NF_{min}$  由下式决定:

$$NF_{min} = 10 \times \lg [1 + \frac{\alpha f_i}{(\gamma Q_s)^2 f_s - \alpha f_i}] \times$$

$$(1 + \alpha \frac{f_s}{f_i}) + c < 2.5 (\text{dBz}) \quad (4)$$

可满足要求。式中变容管  $Q_s > 22$ ,  $\gamma$  取 0.2,  $\alpha$  取 0.75, 损耗值  $C = 0.8 \text{ dBz}$ 。由

$$NF = 1 + (T_d/T_0) \{(R_s/R_g) + \alpha(W_s/W_i)[1 + (R_s/R_g)]\} \dots \quad (5)$$

为降低  $NF$ , 需要:

- ① 减小  $R_s$  值, 仍取  $R_s < 1.8 \Omega$ ;
- ②  $Q_s$  值取大些,  $Q_s > 22$ ;
- ③ 减小  $W_s/W_i$  值, 即高泵频运行, 但本机已限制了;
- ④ 降低  $\alpha$ , 即降低增益, 需统筹兼顾。

### 1.3 功率增益 $G_0$ 随参数的变化

#### 1.3.1 泵浦功率 $P_p$ 对 $G_0$ 的影响

根据:

$$dG_0/G_0 = dG_p/G_p = K_p \times dP_p/P_p \quad (6)$$

式中,  $K_p$  叫增益不稳定系数,  $K_p = f(\alpha \sqrt{G_0} \cdot \frac{R_s}{R_g})$ 。泵浦功率漂动时影响较大, 所以需对泵源采取稳幅措施; 高增益运行时不利;  $R_s$  仍取小些。

#### 1.3.2 偏压 $E_0$ 变化对 $G_0$ 的影响

由

$$|dG_p/G_p| = K_p \times d(\Phi - E_0)/(\Phi - E_0) \quad (7)$$

所以需采取高稳定度的偏压源。

#### 1.3.3 温度变化对 $G_0$ 的影响

由于温度变化引起  $R_s$ 、 $C_0$  和  $\gamma$  变化, 导致  $G_0$  变化, 还使泵浦系统失配, 所以需采取温度补偿系统, 采用不同线胀系数的材料制造腔体。

#### 1.3.4 泵浦频率 $\omega_p$ 对 $G_0$ 的影响

根据:

$$|dG_0/G_0| = K_p \times \omega_p / (\omega_p - \omega_s) \times d\omega_p/\omega_p$$

而

$$d\omega_p/\omega_p = 0.5 \times d\varepsilon_r/\varepsilon_r \quad (8)$$

即水蒸气对  $\omega_p$  影响甚大, 所以需对振荡器密封, 还要采用隔离器使振荡器与负载隔离, 以免负载变化引起  $\omega_p$  变化。

#### 1.4 求变容管的静态参数值 $C_{j0}$

现取用变容管 WB52 一般参数  $L_s = 2.8 \text{nH}$ , 又选变容管自谐振频率为空闲频率  $f_i$ , 得:

$$C_{j0} = 0.7 \times C_0 = 0.7 \times /(\omega_i^2 \times L_s) \quad (9)$$

实取  $C_{j0} = 0.57$ — $0.64 \text{ PF}$ , 并用低温材料金属钢焊接。

### 2 5cm 微带“参放”的调试方法

本文所言的调试方法是基于一般使用单位现有条件并结合本人积累的调试经验提出来的, 经实践证明这一方法完全能够调试好参放。

#### 2.1 $P_p$ 、 $\omega_p$ 和 $d\omega_p/\omega_p$ 的测量

测量框图见图 2。

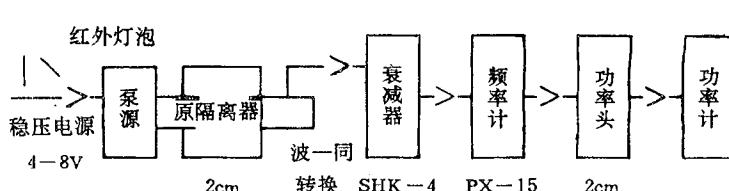


图 2 测量框图

当加热并恒温在  $40^\circ\text{C}$  左右时, 测试值应如下:

$$P_p \geq 24 \text{ MW}; f_p \approx 16 \text{ GC} \pm 50 \text{ MC} \quad (\text{记下调})$$

谐杆对应的位置); 记下  $U_p$  和  $I_p$  的值; 将频率计 PX-15 调到吸收点后半小时内频偏  $d\omega_p/\omega_p \leq 0.001$ 。

### 注意事项：

①由于体效应管的反向特性差,所以千万不能将体效应管反偏;也不要用三用表去测体效应管的正反向电阻;而且不能瞬间过压( $\geq 9V$ )。

②为了减小泵浦功率  $P_p$ ,需增加泵浦功率的耦合度,这要求泵浦功率通道的机械和电气接触良好外,还要在微带盒中变容管底座和微带基片之间加一厚0.15mm的薄垫片。

### 2.2 微带“参放”的调试

调试框图见图3。

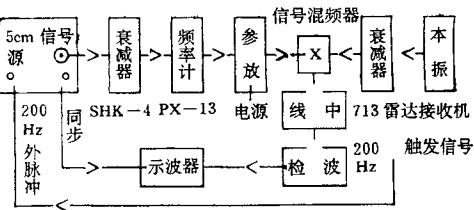


图3 调试框图

### 调试步骤：

①将5cm信号源调到5.4GC附近,等信号源稳定、“参放”恒温后,关闭泵源。“手动”调谐本振频率,使整个系统进入最佳状态,调衰减器使示波器上波形便于观察;

②加上泵电源并微调偏置电源(-0.7V  $\pm 0.5V$ 一般为-0.1V),此时“参放”在  $f_s$ 附近应有放大作用,这时“参放”的中心频率  $f_0$ 可能不在  $f_s$ 。这主要是由于闲路失谐,可用金属钢粘贴微带闲路末端来改变  $Z_s$ ;也可微调(在记号内)泵源调谐杆使“参放”的  $f_0 \approx f_s$ ,再微调偏置电源使波形最佳;

③用频率计PX-13测量信号源输出频率,即为  $f_s, f_s = 5.4\text{GC} \pm 20\text{mc}$ 。记录下泵电源和偏置电源的值,为以后工作中的值;

④关闭泵电源,再改变SHK-4衰减值,使输出波形幅度一样,SHK-4上的改变值即为“参放”的  $G_p$ ,且  $G_p \geq 12\text{dBz}$ ;

⑤改变信号源频率并调谐“手动”电位器,使“参放”从最大的  $G_p$ 处下降3dB,则对应上下边频  $F_1 - F_2 = \Delta F$ ,即为“参放”的通带宽度;

⑥调“参放”的温控电位器,应使“参放”的微带盒温度保持在  $40 \pm 1^\circ\text{C}$ ;

⑦让“参放”连续工作4小时,并定时开关“泵源”电源,观察示波器上的波形幅度变化量,即为  $\Delta G$ ,且  $\Delta G \leq 1\text{dBz}$ 。

### 参考文献(略)

## The Quantitative Detection of the 5cm Microband Parametric Amplifier

Wang Zhiwu

(Zhoushan Meteorological Bureau, Zhejiang Province 316004)

### Abstract

The principle of the microband parametric amplifier of 713 radar is briefly presented. A method adjusting the parametric amplifier is given to be used in the operation.

**Key Words:** parametric amplifier microband adjusting