微波遥感低空大气温度层结的研究*

赵柏林 尹 宏 胡成达 李慧心 杜金林 朱元竞

(北京大学地球物理系)

王义举 施庶民

(北京大华无线电厂)

提 要

根据大气噪音谱,用接收 5 mm 微波噪音,遥感低空大气温度层结。研制了 5 mm 微波 辐射计(C型机 ν=54.4 Gc)。在野外实验中与无线电探空仪对比,在 3 km 以下,温度层结 偏差 2-3°K。为了能够在云天情况下遥感大气温度层结,研制了 8 mm 微波辐射计,并进行 了接收大气噪音的实验。

一、引 言

大气微波噪音谱在 5 mm 波段有一个氧分子的吸收带, 接收大气 5 mm 波段氧分子 的辐射,可以推断大气的温度层结。用 5 mm 微波 辐射 计A型机 (52.9 Gc)和 B型机 (52.8 Gc),遥感 10 km 以下的大气温度层结见[1]中报告。本文讨论用 5 mm 微波辐射 计C型机(v=54.4 Gc),遥感 3 km 以下大气温度层结的原理与实验。按[1]地面接收到 的大气辐射,表达为亮度温度 $T_{\delta}(\theta, v)$ 为

$$T_{b}(\theta, \gamma) = \int_{0}^{\infty} T(z) e^{-\int_{0}^{z} \alpha \sec \theta dz'} \alpha \sec \theta dz + T_{\infty} e^{-\int_{0}^{\infty} \alpha \sec \theta dz}$$
(1)

其中, θ 是天顶角, ν 是频率, T(z)是大气温度层结, T_{∞} 是宇宙太空的辐射(3°k), α是吸收系数, z 是高度。通过压力高度公式将压力与高度联系起来, 即

$$p = p_0 e^{-\int_0^z \frac{g}{kT} dz'}$$
(2)

其中, p 是压力, p₀ 是地面气压, g 是重力加速度, R 是空气气体常数。

通过观测得到 (1) 式左方一系列频率 ν 或一系列天顶角 θ 的亮度温度 $T_{s}(\theta, \nu)$, 就可将(1)式右方中的温度层结 T(z)反演出来。

大气在微波段的吸收以氧和水汽为主,吸收系数 α 为

$$\alpha = \alpha_{0,} + \alpha_{H,0} \tag{3}$$

其中, α_{o_1} 是氧的吸收系数, α_{H_1o} 是水汽的吸收系数。它们的表达式见[1]。在 5 mm 波 段, $\alpha_{o_2} \gg \alpha_{H_1o}$ 两者相差达几个量级。以北京平均资料计算, $\nu = 54.5$ Gc, α_{o_1} 和 α_{H_1o} 随。高度的分布有如图 1。

* 本文于 1980 年 2 月 29 日收到, 1980年 5 月 31 日收到修改稿。

报

39 卷



大气对于辐射传输过程是吸收作用和辐射作用的总和。在地面上的亮度温度来自大 气各层的贡献,在某等压面以上大气辐射对地面亮度温度的贡献见图 2^[2]。从图 2 中可 见,为了能够探测高空大气(10 km 以下),应选择频率在 53 Gc 附近;反之,要测低空 大气(3 km 以下)则应选在 54.5 Gc 附近的频率,在此频率下低空信息量大,并避免了 高空大气的干扰。因此我们用 54.4 Gc 频率大气噪音的接收遥感低空大气温度层结。 二、5mm微波辐射计(C型机, v=54.4Gc)

继 5 mm 微波辐射计 A 型机 (v=52.9 Gc)和 B 型机 (v=52.8 Gc)^[3]之后,研制了 5 mm 微波辐射计 C 型机(54.4 Gc)。C 型机是补偿式迪克微波辐射计,它是利用附加噪 声源补偿讯号达到比较源的温度,以保持接收机信号输出为零,这样避免了放大器增益 不稳定的影响。比较源的温度减去噪声源补偿的温度就是讯号的温度。方框图见图 3 。 -机器外形见图 4 。



图 3 5 mm 微波辐射计(C型机, v=54.4 Gc)的方框图

天线是水平极化的卡塞格伦式(天线波束(35 db)≤1.5°)。调制器是 30 周 的方波电 调环形器。使接收机交替地与天线和比较源相接。调制的讯号通过隔离器(反向衰减> 35 db)进入 3 db 电桥。另一路是以甘氏振荡器为本振, 经衰减器调节输出功率, 波长 计监视频率,经过隔离器进入 3 db 电桥,并与调制的讯号平衡 混频。 混频检波后的中



图 4 5 mm微波辐射计 (C型机, ν=54.4 Gc)的照片

频差频进入前置中放及主中放,带宽 80 Mc (30—110 Mc),增益约 63 db,噪声系数小于 2 db。经中频检波后的讯号,由低放进一步 放大。低放采用运算放大器BG 305,其放大 倍数约 10⁴。低放放大后的讯号送入同步 积 分器,它是窄带滤波器,它使方波调制讯号 全部通过,滤掉其它干扰及噪音。由同步积 分器输出的方波讯号再进行解调,它是一个 相位检波器,由方波发生器进行控制。解调 后的讯号经滤波积分器平滑,用电子电位差 计记录。

补偿支路用 20 db 定向耦合器耦合到接 收机,它包括噪声发生器(PIN 固态源),恒 流源,隔离器及精密衰减器等部件。用精密 衰减器调节补偿噪声的输出。

波导开关作为测量和校准两种工作状态 的变换装置,开关接校准位置,环形器交替

地接两个同温度匹配负载,此时记录器为零。开关接测量位置,环形器入口接天线,则 接收机接收大气噪音讯号。

C型机工作频率为 54.4 Gc, 整机噪声<14 db, 中放带宽≥80 Mc。 若取样时间为 200 秒, 天线感阈温度为 ≤ 0.115 °k。卡氏天线增益为 35 db, 波束宽度 ≤ 1.5 °。机箱恒 温 55℃,温度起伏 ≤ 0.2 °C。方位角范围 0—360°(精度±0.5°), 仰角范围 0—90°(精度±0.1°)。 C型机电子电位差计记录的电压要通过冷负载终端, 热噪声源和自然观测 进行检定和标定。

三、反 演 方 法

观测采用扫角法,因在(1)式左方有一系列不同天顶角 θ 的观测亮度温度 $T_s(\theta)$ 值, 用一组不同天顶角 θ 的(1)式方程,将右方温度层结T(z)反演出来。这里用两种方法反 演,即迭代法和经验正交函数法。

(1)迭代法:假设一个初值 T⁽⁰⁾(z)代入(1)式求得 T^(Ω)_μ(θ),用 它来和亮度温度 T_δ(θ)比较,修正温度层结,再以新的温度层结进行下一轮的迭代直至收敛为止。如 用 n 次迭代之温度层结 T⁽ⁿ⁾(z)进行 n+1 次迭代,即

$$T_{bij}^{(n)}(\theta) = \int_{0}^{\infty} T^{(n)}(z) \sec \theta \alpha^{(n)} e^{-\int_{0}^{z} \alpha^{(n)} \sec \theta dz'} dz + T_{\infty} e^{-\int_{0}^{\infty} \alpha^{(n)} \sec \theta dz}$$
(4)

其中, $\alpha^{(n)}$ 是 $T^{(n)}(z)$ 条件下的吸收系数,于是第(n+1)级修正值 $T_{\theta}^{(n+1)}(z)$ 为

$$T_{\theta}^{(n+1)}(z) = T^{(n)(z)} + \frac{T_{b\overline{\mathcal{R}}}(\theta) - T_{b\overline{\mathcal{H}}}^{(n)}(\theta)}{1 - e^{-\int_{0}^{\infty} a^{(n)\operatorname{sec}\theta dz}}}$$
(5)

(n+1)次迭代后温度层结 $T^{(n+1)}(z)$ 为

$$T^{(n+1)}(z) = \frac{\sum_{\theta=0}^{90^{\circ}} \mathcal{W}^{(n)}(\theta) T_{\theta}^{(n+1)}(z)}{\sum_{\theta=0^{\circ}}^{90^{\circ}} \mathcal{W}^{(n)}(\theta)}$$
(6)

其中, $W^{(n)}(\theta) = \alpha^{(n)} \sec \theta \Delta z e^{-\int_{0}^{z} a^{(n)} \sec \theta dz'}$ 。迭代至 $|T^{(n+1)}(z) - T^{(n)}(z)| < \delta$ 为止, $T^{(n+1)}(z)$ 就是我们的解, δ 是允许的误差, 取 $\delta = 0.03^{\circ}$ k。

(2) 经验正交函数法:从历史资料分析,将大气温度层结展成经验正交函数,即

$$T(z) = \sum_{j=1}^{n} C_j \Phi_j(z)$$
(7)

其中, $\Phi_i(z)$ 是经验正交函数,它是从历史资料分析已知的量。 C_i 是系数,它随实况而 变化。由(1)式有

$$T_{b}(\theta) = \sum_{j=1}^{n} C_{j} \int_{0}^{\infty} \phi_{j}(z) \alpha \sec \theta e^{-\int_{0}^{z} \alpha \sec \theta dz'} dz + T_{\infty} e^{-\int_{0}^{\infty} \alpha \sec \theta dz} + \varepsilon$$
(8)

或

$$\boldsymbol{G} = \boldsymbol{C}\boldsymbol{A} + \boldsymbol{\varepsilon} \tag{9}$$

其中,

$$\boldsymbol{G} = \{g_i\}, \ g_i = T_b(\theta_i) - T_{\infty}e^{-\int_0^{\infty} a \sec\theta_i dz};$$
$$\boldsymbol{A} = \{a_{ij}\}, \ a_{ij} = \int_0^{\infty} \phi_j(z) a \sec\theta_i e^{-\int_0^z a \sec\theta_i dz'} dz;$$

 $C = \{C_i\}; \epsilon = \{\varepsilon_i\}$ 是误差。

为了使得反演误差极小,又使解答光滑掉噪音干扰,有如[4,5]求得解答为

$$\boldsymbol{C} = (\boldsymbol{A}^{T}\boldsymbol{A} + \boldsymbol{\gamma}^{T}\boldsymbol{H})\boldsymbol{A}^{T}\boldsymbol{G}$$
(10)

其中, γ 为光滑系数, Η 为光滑矩阵。

(10) 式用迭代法求解。给定初值温度
$$T^{(0)}$$
,由(10)式有
 $C^{(1)} = (A^{\tau (0)} A^{(0)} + \gamma H) A^{\tau (0)} G$ (11)

于是,一次迭代之温度为

及

$$\boldsymbol{T}^{(1)} = \boldsymbol{C}^{(1)} \boldsymbol{\Phi} \tag{12}$$

其中, Φ 为经验正交函数矩阵(={ ϕ ,}),再以一次迭代温度 $T^{(1)}$ 为初值,进行二次迭代。 依次(n+1)次迭代,以(n)次迭代温度 $T^{(n)}$ 为初值,由(11)式有

$$\boldsymbol{C}^{(n+1)} = (\boldsymbol{A}^{T_{(n)}} \boldsymbol{A}^{(n)} + \boldsymbol{\gamma} \boldsymbol{H}) \boldsymbol{A}^{T_{n}} \boldsymbol{G}$$
(13)

$$\boldsymbol{T}^{(n+1)} = \boldsymbol{C}^{(n+1)} \boldsymbol{\Phi} \tag{14}$$

直至| $T^{(n+1)} - T^{(n)}$ | < δ 为止。其中,

$$\boldsymbol{T}^{(n)} = \{T^{(n)}(z)\}, \ \boldsymbol{A}^{(n)} = \{a_{ij}^{(n)}\}, \ a_{ij}^{(n)} = \int_{0}^{\infty} \phi_{j}(z) \, \alpha^{(n)} \sec \theta_{i} e^{-\int_{0}^{z} \alpha^{(n)} \sec \theta_{i} dz'} dz.$$

四、观测与资料分析

1979 年 6-7 月在北京西郊进行微波辐射计与无线电探空仪对比观测。 微波辐射计 遥感低空大气温度层结,示例有如图 5,图 6 及图 7。从 11 次对比观测看来,在 3 km 以下,微波辐射计遥感大气温度层结与无线电探空仪测温的均方根偏 差为 2-3°k,如 图 8 中所示。由此可见,微波遥感低空大气层结是可行的。在观测时有 11 次是有云的, 但受大气的阻挡作用,云的干扰对于 54.4 Gc 比 52.8 Gc 要弱得多[6]。为了提高测温 精度应用云影响的订正。在反演中把湿度分布是作为已知量的,使用地面观测和历史资 料的预期值。经验正交函数是用[7]中资料计算的。



五、8mm 微波辐射计

为了遥感大气温度层结,用5mm微波辐射计(B型机, ν=52.8 Gc及C型机, ν=54.4 Gc)以反映高低空大气温度层结。用1.35 cm微波辐射计以反映大气水汽。用 8 mm微波辐射计以反映云中含水量。用上述这几个波段的微波遥感相互迭代可以得到 大气温度、湿度、压力层结和云中含水量的资料。在微波段氧、水汽和云吸收作用有如 图 9 中所示。为了上述目的,研制了 8 mm 微波辐射计。它的方框图见图 10,外形和内 部见图 11。

8 mm 微波辐射计电路结构与 § 2 相同。8 mm 微波辐射计的特点如下:频率为35.3



图 7 微波遥感低空大气温度层结实例 (1979年7月11日09:00北京,云量(10)Cu hum Fc;其余说明同图5>







图 10 8mm 微波辐射计方框图

, , ,



图 11 8 mm 微波辐射计外形(a)与内部(b)

a

ь



图 12 8 mm 微波辐射计观测天气亮度温度随天顶用的分布 (1980 年 1 月 14—16 日 13:00 北京)

Gc,噪声系数<12 db, 天线为卡塞格伦式, 抛物面口径为 37 cm, 主波瓣波束带宽约 1.5°。微波辐射计有两个检定负载,一个在机箱以内,它与比较源温度相同,用以校正 零点;另一个在机箱外部用以校准增益。补偿支路采用固态噪声源,用恒流源为电源供 给。本振用甘氏振荡器,混频器用正交场混频器。中放带宽 80 Mc。 机箱温度为 53℃, 温度起伏≤0.2℃,方位角范围 0-360°(精度±0.5°),仰角范围 0-90°(精度±0.1°)。

用 8 mm 微波辐射计观测大气亮度温度随天顶角的分布, 见图 12, 正割(sec)律是一个很好的近似。

致谢:承蒙中央气象局梁奇先副所长,张奎林、陈一龙和樊启恭工程师帮助无线电探空观测,作 者深致谢意。

参考文献

- [1] 赵柏林、杜金林、刘式达、尹宏、胡成达、李慧心、王义举、施庶民、邵根金、邹丽珍,微波遥感大气温度层结的原理和试验,大气科学 2,323—331,1978。
- [2]赵柏林,微波遥感大气温度、压力层结原理,北京大学学报(自然科学)No. 2, 1-9, 1978。
- [3]赵柏林、杜金林、刘式达、尹宏、胡成达、王义举、施庶民、邵根金、邹丽珍,遥感大气温度层结的微波辐射 计之特点,北京大学学报(自然科学)No. 1,89—98,1978。
- [4] Twomey S., The application of numerical filtering to solution of integral encountered in indirection sensing measurements, Journal of the Franklin Institute 279, 95, 1965.
- [5]曾庆存,大气红外遥测原理,科学出版社,53-70,1974。
- [6]赵柏林、秦瑜,微波遥感云天大气层结,北京大学学报(自然科学)No.4,26-36,1978。
- [7] Lettau, H. H., B. Davidon, Exploring the atmospheric first miles, V. II, Pergamon Press, London, 578, 1957.

STUDIES ON THE GROUND-BASED MICROWAVE RADIOMETER AND ITS MEASUREMENTS OF THE LOWER ATMOSPHERIC TEMPERATURE PROFILES

Zhao Bo-lin (Chao Bo-lin) Yin Hong Hu Ceng-da Li Hui-xin Du Jin-lin Zhu Yuan-jing

(Department of Geophysics, Peking University)

Wang Yi-ju Shi Shu-min

(Factory Da Hung in Peking)

Abstract

We constructed 5 mm-radiometer (C-type 54.4 Gc). Using the reception of 5 mm atmospheric noise, the temperature profile in the lower atmosphere was obtained. In the field test, as compared with radiosonde, the mean temperature deviation was 2-3 K below 3 km. For the remote sensing temperature profile in cloudy sky, we constructed 8 mm radiometer (35.3 Gc) and it was used in measurement of atmospheric noise.