# TES 型X線マイクロカロリメータ読み出し系のデジタル化に向けた研究

千葉 旭 (東京大学大学院 理学系研究科)

### Abstract

我々は次世代 X 線天文衛星、DIOS 衛星に搭載する観測機器の開発を行っている。DIOS は dark baryon を 直接観測し、その空間分布を求めることを目的としている。そのためには数 eV という高いエネルギー分解能 を実現できる超伝導遷移端温度計(TES)を用いた TES カロリメータを 16 × 16 素子ほど並べる必要があ る。TES カロリメータの信号は超伝導量子干渉計(SQUID)で負のフィードバックのもとで読み出す。TES カロリメータは ~100 mK で動作させるため、多素子化に伴う読み出し配線群からの熱流入が大きな問題と なる。したがって複数素子からの信号を 1 つの SQUID で読み出す信号多重化が必須課題である。我々は各 TES を異なる周波数(MHz 帯)で駆動して振幅変調をかけた信号を多重化する研究開発を進めてきた。しか し位相回りによって正常にフィードバックがかからないという課題があった。我々は位相調整をした外部信 号を参照することによって復調と再変調をする BBFB 回路を実用化することでこれを解決した。BBFB 回路 はアナログ回路で構成されているが、読み出し系の小型化や再現性の確保のみならず、位相調整の自動化の ために将来的にはデジタル化する。BBFB 回路のデジタル化では、復調時に位相調整が不要な 2 位相フィー ドバックの開発を視野に入れている。本講演ではこれまでの TES カロリメータ読み出し系の研究経緯を説 明し、BBFB 回路のデジタル化に向けた 2 位相フィードバックの検証実験の結果について発表する。

## DIOS ミッション

我々は 2010 年代に打ち上げ予定の DIOS(Diffuse Intergalactic Oxygen Surveyor)衛星の実現に向けて 観測機器の開発を行っている。宇宙を構成する baryon は半分ほどしか検出されておらず、残りの正体は dark baryon と呼ばれ 10<sup>5</sup> - 10<sup>7</sup> K の高温ガスとなって銀 河団の間でフィラメント状に分布していることが示 唆されている [1]。この希薄なガスを総じて中高温銀



図 1: 中高温銀河間物質の空間分布 [1]

河間物質という。10<sup>5</sup> - 10<sup>7</sup> K のガスにおいては電離 酸素の組成比が最も大きく、酸素輝線検出を通じて dark baryon の正体と空間分布を明らかにするのが DIOS の目的である。高温ガスの熱運動を正確に知 リ、プラズマの状態の精密を知るためには数 eV のエ ネルギー分解能が必要で、広い視野で dark baryon の空間分布を明らかにするためには 16 × 16 素子ほ ど検出器をアレイ化する必要がある。我々はこの要 求に応えるため TES 型 X 線マイクロカロリメータ (TES カロリメータ)の開発を行っている。X 線マイ クロカロリメータとは、個々の入射 X 線光子のエネ ルギーを素子の温度上昇として測定する検出器で、極 低温 (~100 mK) において高いエネルギー分解能を 達成することができる。我々は超伝導 - 常伝導遷移 端の急激な抵抗変化を利用した超伝導遷移端温度計 (TES) を用いた X 線マイクロカロリメータの研究開 発を行っている。我々のグループの開発した素子でエ ネルギー分解能においては 5.9 keV の X 線に対して 2.8eV のエネルギー分解能が得られている [2]。一方 で数百素子を読み出しすシステムは開発段階である。

## 2 TES カロリメータの読み出し系 2.3

#### 2.1 SQUID による読み出し

TES カロリメータの抵抗変化は定電圧をかけるこ とによって微小な電流変化として読み出す。そのため には低インピーダンスの電流計として超伝導量子干 渉計 (SQUID:Super QUantum Interference Device) を用いる。SQUID は磁束量子 (~2.07 fWb) 程度の磁 束を検出できる高感度の磁束計で、コイルと共に使 う事で電流計として用いる事ができる。また磁束固 定ループ (FLL) と呼ばれる負のフィードバックのも とで使用する事で電流 - 電圧変換増幅器とみなせる。

FLL の場合1つの素子につき8本の配線が必要と なる。よって数百素子をアレイ化したときには数千 本の配線が必要である。極低温で動作するTESカロ リメータにとってはその配線群からの熱流入が大き な問題なため、複数素子の信号を1つのSQUIDで 読み出す信号多重化が必須課題となる。

#### 2.2 周波数分割方式による信号多重化

SQUID は ~GHz という広帯域の特徴をもってい て、これは TES カロリメータの信号帯域 (数 10 kHz) と比べて非常に広い。我々はこの広い帯域を利用し、 周波数分割方式 (FDM; Frequency Dividion Multiplexing) によって MHz 帯での信号多重化を進めてい る。FDM とは複数の素子を異なる周波数で駆動さ せ振幅変調をかける方式である。これは素子と直列 にコイルとコンデンサをつなぎ、LC フィルタの共振 周波数が駆動周波数となるように調整する。FDM で は低温部で信号 (ベースバンド)を加算して一つの SQUID で読み出し、加算された信号を室温において 復調される。我々は FDM の中でも電流を加算して SQUID に入力をする電流加算方式を現在研究してい る。我々は信号多重化の研究を続けてきたが、MHz 帯でフィードバックを正常にかけられないという課 題があった。その要因は室温回路および冷凍機配線 による位相回りであった。

#### 2.3 BBFB 回路の概要

この問題を解決し MHz 帯域でも正確なフィードバ ックを実現する回路が BBFB(Base Band Feed-Back) 回路である。そのダイアグラムを図2に示す。位相 検波部では波形発生装置から外部信号を参照し、100 kHz のローパスフィルタを通る事で搬送波(キャリ ア)を除去、ベースバンドのみをとり出す(復調)。 再変調部では外部信号を参照する事でキャリアの印 加を行う。いずれも各素子をバイアスするキャリア と同じ周波数の外部信号を参照する。BBFB 回路の 特徴は位相の遅れの情報をなくし再変調部でキャリ アの位相を調整することで、位相の遅れを補償でき ることである。BBFB 回路の場合、キャリアの位相



図 2: 1素子駆動の BBFB 回路のダイアグラム。

の遅れを α とすると、出力値はベースバンドの cosα 倍である。回路のゲインを最大にするために α が 0 になるよう位相検波部での外部信号の位相調整をす る。位相がずれてしまうとゲインの大きな損失につ ながる可能性があり、オシロスコープでモニタリン グしながら手動で行う。

#### 2.4 2位相フィードバック

2.3 で紹介した BBFB 回路は位相検波部と再変調 部で参照する外部信号は1つ(1位相)であった。こ れに対して図3のように sin 波と cos 波という2位相 の外部信号を参照する方式を2位相フィードバック と呼ぶ。2位相フィードバックの場合、BBFB 回路 の出力にはベースバンドの sinα 倍と cosα 倍の2つ



図 3: 2 位相フィードバックの概念図。α は位相回り を表し、β は位相調整の値を表している

が出力される。これらの2乗和の平方根をとること で2.3 で懸念されたキャリアの位相のずれによるゲ インの損失を克服でき、位相検波部での位相調整が 原理的には不要になる。

#### 2.5 BBFB 回路のデジタル化に向けて

BBFB 回路は小型化、再現性の確保のみならず、 位相調整の自動化のために将来的にをデジタル化す る。位相調整は1位相、2位相のいずれの場合もデ ジタル化することで自動化できる。しかし1位相の 場合、位相検波部での位相調整は、位相のずれがゲ インの大きな損失に繋がる恐れがあり非常にシビア である。2位相の場合にはそれは必要ないので回路 のゲインは安定しより正確なフィードバック系を実 現すると考えられる。

そこで本実験では2位相フィードバックの検証実 験を行った。まず、2位相でフィードバックがかか るのかを入力 - 出力の線形性から確かめ、回路の安 定性やノイズレベルなどについて定量的な理解を得 ることを目的とした。その結果をふまえて BBFB 回 路のデジタル化に向けて2位相フィードバックの開 発の是非を考察した。

## 3 2 位相フィードバックの検証

本実験では SQUID の代わりに 100 Ω のダミー抵 抗を用いて室温で測定を行った。TES カロリメータ

は用いずに波形発生装置 WF1974(nF 社) からバイア ス抵抗 (10 kΩ) にキャリア (1.042 MHz) を入力した。

### 3.1 入力 - 出力線形性の確認

まず入力電流と出力電圧の関係が線形性を調べた。 入力電流の実効値 *I*<sub>in,rms</sub> と出力電圧の実効値 *V*<sub>out,rms</sub> をプロットした。線形性が保たれている範囲で1次 関数でフィッティングを行い、その傾きからそれぞれ の電流 - 電圧変換係数 (Ξ<sub>1,rms</sub>(1位相), Ξ<sub>2,rms</sub>(2位 相))を求めた。結果を図4に示す。図4より1位相



図 4: 入力 - 出力線形性

と比べて広い入力に対して線形性が保たれる事が分 かった。フィッティングの結果  $\Xi_{2,rms}$ =141.9 kV/A、  $\Xi_{1,rms}$ =140.6 kV/A であった。1 位相の場合と1%の 範囲で一致しており、また BBFB 回路の設計から求 まる電流 - 電圧変換係数 (144 kV/A) とも 2%の範囲 で一致している。位相検波部で外部信号の位相を変 えてもこの結果は変わらなかった。

### 3.2 ループゲイン測定

ループゲインとは回路に入力する信号に対するフ ィードバック量の割合のことである。このループゲ インと、入力 - 出力信号の位相差の周波数応答を測 定した。BBFB 回路には積分器の静電容量 (C) を 100 pF,200 pF,500 pF,1000 pF と変えられ るようになっており C を変えて測定した。測定には TDS510A(Tektronix 社) を使用した。結果を図 5 に 2013 年度 第 43 回 天文·天体物理若手夏の学校

示す。2位相のデータをプロットし1位相のデータ 折れ線で表した。プロットと折れ線が同色の時は C の値が同じであることを示す。図5より1位相と2



図 5: ループゲインと位相差の周波数応答

位相による場合とで回路の安定性において有意な違いは見られないという結論を得た。

#### 3.3 ノイズレベル測定

2 位相による場合、BBFB 回路が作るノイズレベ ルは1 位相によるものと比較して $\sqrt{2}$ 倍になることが 予想される。これを確かめるためノイズスペクトル をFFT アナライザ 35670A(hp 社) で測定した。その 後、図 4 の結果から得た入力 - 出力変換係数  $\Xi_{1,rms}$ ,  $\Xi_{2,rms}$  を用いて測定された電圧ノイズから入力電 流間ノイズに換算した。結果を図 6 に示す。BBFB 回路の設計ノイズは入力電流換算すると 27 pA/ $\sqrt{\text{Hz}}$ 程度である。100  $\Omega$  のダミー抵抗が作るジョンソンノ イズは同様に換算すると 13 pA/ $\sqrt{\text{Hz}}$  と計算される。 ここからノイズレベルは 1 位相の場合 30 pA/ $\sqrt{\text{Hz}}$ 、 2 位相の場合 42 pA/ $\sqrt{\text{Hz}}$  であると計算される。図 6 より 1 位相の典型的なノイズレベルは  $\sim$ 32 pA/ $\sqrt{\text{Hz}}$ 程度、2 位相による場合は  $\sim$ 45 pA/ $\sqrt{\text{Hz}}$  程度であり 計算値とほぼ一致するという結果を得た。



図 6: BBFB 回路のノイズレベル

### 4 まとめ

2位相フィードバックによる BBFB 回路の評価を 行った。入力電流に対する出力電圧の応答を測定し、 線形性が保たれる範囲では電流 - 電圧変換係数が142 kV/A と求まり2%の範囲で計算値と一致した。ルー プゲインの測定を行い、ゲイン余裕が1位相による 場合と変わらないという結論を得た。ノイズを測定 することによってノイズレベルが1位相の場合の約 √2倍大きかったが、計算値とほぼ一致することを確 かめた。

ノイズレベルは1位相と比べて大きかったものの 回路のゲインが1位相に比べて安定に保たれる2位 相フィードバックは、1位相とともに最適なBBFB 回路のデジタル化のために開発をしていく。

### Reference

- Renyue Cen and Jeremiah P. Ostriker. Where Are the Baryons? II. Feedback Effects. The Astrophysical Journal, Vol. 650, No. 2, pp. 560 572, October 2006.
- [2] H. Akamatsu, Y. Abe, K. Ishikawa, Y. Ishisaki, Y. Ezoe, T. Ohashi, Y. Takei, N. Y. Yamasaki, K. Mitsuda, R. Maeda, Betty Young, Blas Cabrera, and Aaron Miller. Impedance measurement and excess-noise behavior of a TiAu bilayer TES calorimeter. AIP Conference Proceedings, Vol. 1185, pp. 195 198, 2009.