# BEAM BASED GAIN CALIBRATION METHOD FOR BEAM POSITION MONITOR AT J-PARC MR

Masaki Tejima<sup>#,A)</sup>, Takeshi Toyama<sup>A)</sup>, Shuichiro Hatakeyama<sup>B)</sup> and Junpei Takano<sup>A)</sup> <sup>A)</sup> High Energy Accelerator Research Organization (KEK), Accelerator Laboratory, 1-1 Oho, Tsukuba 305-0801, Japan <sup>B)</sup> Japan Atomic Energy Agency (JAEA)

2-4 Shirane Shirakata, Tokai-mura, Naka-gun, Ibaraki 319-1195, Japan

### Abstract

Stability of the closed orbit is one of very important points for stable operations to keep a small beam loss in MR. The relative gains of the output data may drift due to unpredictable imbalance among output signals from the pickup electrodes, because the output signals must travel through separate paths, such as cables, connectors, attenuators, switches, and then are measured by detectors. In KEKB, we found noticeable errors larger than 0.1mm in the almost all BPM readings. In KEKB, A non-linear chi-square method has received practical application to calibrate these errors come from the imbalance among 4 output voltage of a BPM. However, we were not able to apply a same method as KEKB to analyze a gain of BPMs in J-PARC. We noticed linear relations among 4 outputs voltage and analyzed the imbalance by the total least-squares method. This paper introduce the new method to estimate the related gains from four output data of a BPM head.

# J-PARC MR のビーム位置モニタのゲイン校正法

# 1. はじめに

ビーム位置モニタ(BPM)は、ビーム電流モニタ とチューンモニタと並んで、円形加速器に必須の ビーム診断装置である。特にビーム位置モニタは、 全周に設置され、周回ビームの軌道を測定するため の装置で重要な診断装置である。通常、ビーム位置 モニタヘッドは加速器リングに設置する前にテスト ベンチ上で、ワイヤを流れる信号をビーム電流に見 立てて校正する。

J-PARC の場合も BPM ヘッドをはじめ、信号処理 回路、信号伝送ケーブル等が校正された<sup>[1]</sup>。しかし、 これらの校正を全て実施したとしても、信号伝送に おけるコネクタ等の接続部は、切り離して再接続を するだけで、接触抵抗が変化するし、また周辺の環 境温度の変化や、信号処理回路の経年変化も、4 電 極信号のバランス崩し、これらの校正で得られた BPM の4 電極のバランスは保存されない。

KEKB では、この4 電極信号の出力電圧のバラン ス、即ち相対的な応答ゲインの変化を補正するため に、実際のビーム信号を使って、BPM ヘッドから処 理回路までの出力電圧の応答ゲインを各電極毎に校 正した。これを、ビーム・ベースド・ゲイン・キ校 正 (Beam Based Gain Calibrations, BBGC) と呼ぶが、 前提として BPM の断面形状で決まる BPM モデルを 仮定し、非線形最小二乗法で、出力電圧のゲインを 校正する方法である<sup>[2]</sup>。このゲインを校正した結果、 KEKB の Closed Orbit Distortion (COD) 補正をはじめ、 BPM を使用する各種のオプティクス補正の再現性は 画期的に改善され、KEKB の世界最高のルミノシ ティ達成に貢献した。J-PARC MR の BPM に対して も、同様の方法、即ち非線形最小二乗法でゲイン校 正を試みたが、解析結果は不定解になってしまった。 それは、J-PARCの BPM 電極は上下の組と左右の組 で構成されており(図 1)、KEKB のように同じ断面 上に4 電極が構成されていなため、上下と左右の電 極の出力電圧の間には結合関係がないことが解析不 定の理由である。

J-PARC MR のような対角線カット電極を持つ BPM に対してゲインを校正するために、線形最小二 乗法で解析する方法を開発した。それは、Least Squares (LS)法で解析することができるが、解析の残 差をより小さくするために、Total Least Squares (TLS)法<sup>[3]</sup>が採用された。本論文では、KEKB で採用 された非線形最小二乗法によるゲイン解析法を説明 し、J-PARC MR の BPM のゲイン校正のために開発 された、線形最小二乗法によるゲイン解析法を提案 する。



 $\boxtimes 1$  : J-PARC MR  $\mathcal{O}$  BPM

# 2. 非線形最小二乗法によるゲイン校正

BPM の相対的な出力ゲインを校正する目的で非 線形最小二乗法による BBGC 法が KEKB で開発さ

<sup>#</sup> masaki.tejima@kek.jp

れた。

2.1 4 電極 BPM の出力電圧モデル

図2のように、4 電極を持つ BPM の i 番目の出力 電圧を V<sub>i</sub>とすると出力電圧は次式のように表すこと ができる。

$$V_i = g_i \cdot q \cdot F_i(x, y)$$
  $i = 1, 2, 3, 4$ 

上式の q はビームの電荷で、x, y は BPM の幾何 学的な中心からの相対的な位置を意味する。 $F_i(x,y)$ はビーム位置に対する応答を意味し、 $F_i(0,0)=1$  で規 格化された関数である。この応答関数は次式のよう な調和関数で表すことができる。

$$F_{1}(x, y) = 1 + a_{1}x + b_{1}y + a_{2}(x^{2} - y^{2}) + b_{2}(2xy) + a_{3}(x^{3} - 3x^{2}y) + b_{3}(3xy^{2} - y^{3}) + a_{4}(x^{4} - 6x^{2}y^{2} + y^{4}) + b_{4}(x^{3}y - xy^{3})$$

係数 al, a2,, a4 と bl, b2,, b4 は、BPM の形状に 依存する。BPM の形状が図 2 のような場合、各電極 の応答関数は次式のような関係になる。

$$\begin{cases} F_2(x,y) = F_1(-x,y) \\ F_3(x,y) = F_1(-x,-y) \\ F_4(x,y) = F_1(x,-y) \end{cases}$$

giは、コネクタの接触抵抗、ケーブルの伝送特性や処理回路のゲイン等によって決まる電極毎の相対的なゲインを意味する。



図2: BPM のモデル

2.2 ビーム・ベースド・ゲイン解析

m回の異なるビーム軌道における電極の出力電圧
V<sub>ij</sub>を測定してビーム・マッピング・データを得る。
このとき、j回目のビーム軌道における BPM の電

極iの出力電圧は次式のように表される。

$$V_{i,j} = g_i \cdot q_j \cdot F_i(x_j, y_j)$$
  $i = 1, ..., 4, j = 1, ..., m$ 

この時、ゲイン  $g_i$  は m 回の測定の間、変わらな いものとし、 $g_1$  に対する比と定義する。4m 個の測 定値  $V_{ij}$ に対して、未知数は  $g_i$   $q_j$ ,  $x_j$ ,  $y_j$ の 3m+3 個で あるから、m>4 回の測定条件を満たせば、最小二乗 法で解析できる。個々の BPM の各電極の相対的な ゲインの解析は次式のような非線形最小二乗法によ る。

$$\chi^{2}(\mathbf{a}) = \sum_{i}^{4} \sum_{j}^{m} \frac{\left[V_{i,j} - g_{i}q_{j}F_{i}(x_{j}, y_{j})\right]^{2}}{\sigma_{i,j}^{2}},$$
$$\mathbf{a} = \left(g_{2}, g_{3}, g_{4}, q_{1}, x_{1}, y_{1}, \cdots, q_{m}, x_{m}, y_{m}\right)$$

KEKB で、2003 年 5 月に全 BPM の BBGC を実施 したところ、図 3 のように、ほとんど全ての BPM のゲインは数%の値を示し、5%以上の大きな値を 示す BPM も 20 台以上もあることがわかった。それ 以来、KEKB では BPM の BBGC を毎月実施し、 BPM の測定再現性を保障してきた。この BBGC の ためのビーム・マッピングは、HER 及び LER の両 リングを測定するために要する時間は約 20 分程度 である。



図 3:KEKB HER の BPM ゲイン

### 3. J-PARC BPM における BBGC

J-PARC MR はビーム位置に比例する直線性の良い出力信号を得るために、図1のような対角線カットの静電誘導型の電極を持つ BPM を採用した。この BPM に対して、各電極毎の出力電圧モデルを以下の式のように定義し、KEKB と同じ非線形最小二乗法でゲイン解析のシミュレーションをしたところ、 q<sub>i</sub>, x<sub>i</sub>, y<sub>i</sub>に与えた初期値によって結果が変わるという不定解に陥った。この理由について現在検討中であるが、非線形最小二乗法は、4 電極間の出力応答に非線形ながら結合関係があることを前提にしている ため、図1のような電極においては水平と垂直の電 極の出力応答に結合関係がないためと思われる。そ こで、私達は、対角線カット電極を持つ BPM のた めのゲイン解析法を新たに提案する。

# 3.1 対角線カット電極を持つ BPM の出力電圧

図 1 のような BPM の 4 電極の出力電圧 V<sub>i</sub> は、 次式のように定義する。

$$\begin{cases} V_L = \lambda \cdot \left(1 + \frac{x}{a}\right), \quad V_R = g_R \cdot \lambda \cdot \left(1 - \frac{x}{a}\right) \\ V_U = g_U \cdot \lambda \cdot \left(1 + \frac{y}{a}\right), \quad V_D = g_D \cdot \lambda \cdot \left(1 - \frac{y}{a}\right) \end{cases}$$
(1)

係数 a は BPM ダクトの電極内面の実効的な半径 である。 $\lambda$ は BPM 内を通過するビームの線電荷で ある。ゲイン  $g_R$ ,  $g_U$ ,  $g_D$ も前章と同様に  $g_L$ に対する 比である。したがって  $g_L=1$ を与える。(1)式から、 x/a 及び y/a を消去すると

$$\begin{cases} \lambda = \frac{1}{2} \left( V_L + \frac{1}{g_R} V_R \right) \\ \lambda = \frac{1}{2} \left( \frac{1}{g_U} V_U + \frac{1}{g_R} V_D \right) \end{cases}$$
(2)

さらに、上の2式からλを消去すると次式が得られる。

$$V_{L} = -\frac{1}{g_{R}}V_{R} + \frac{1}{g_{U}}V_{U} + \frac{1}{g_{D}}V_{D}$$
(3)

### 3.2 ビーム・マッピングの連立方程式

対角線カット BPM の4 電極出力電圧は、 $g_R$ ,  $g_U$ ,  $g_D$ の係数を付けた線形式で表すことができた。m 個のビーム位置からなるビーム・マッピングに対する 連立方程式を次式のような行列で表す。

$$\begin{pmatrix} -V_{R1} & V_{U1} & V_{D1} \\ \vdots & & \\ -V_{Rj} & V_{Uj} & V_{Dj} \\ \vdots & & \\ -V_{Rm} & V_{Um} & V_{Dm} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \frac{1}{g_R} \\ \frac{1}{g_U} \\ \frac{1}{g_D} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} V_{L1} \\ \vdots \\ V_{Lj} \\ \vdots \\ V_{Lm} \end{pmatrix}$$
(4)

V<sub>Lj</sub>, V<sub>Rj</sub>, V<sub>Uj</sub>, V<sub>Dj</sub>は測定値で、g<sub>R</sub>, g<sub>U</sub>, g<sub>D</sub>が求めたい 未知数である。 3.3 線形最小二乗法でゲイン解析

前節の連立方程式(4)はよく知られている LS 法で も解くことができる。

しかし、測定値である  $V_{Lj}$ ,  $V_{Rj}$ ,  $V_{Uj}$ ,  $V_{Dj}$ には、測定 誤差  $\Delta V_{Lj}$ ,  $\Delta V_{Rj}$ ,  $\Delta V_{Uj}$ ,  $\Delta V_{Dj}$  が含まれているため、  $V_{Lj}$ に測定誤差を含まないことを前提にした LS 法で 解くことに問題がある。特に誤差が大きい測定値を 扱う場合、LS 法は、ベスト・フィッティングしな い場合がある。そこで、 $V_{Lj}$ に測定誤差を含まれて いても近似できる TLS 法で解析することにした。 TLS 法は解析で得られた近似線あるいは近似面から の垂直方向の残差二乗を最小にする結果に基づくた め、ベスト・フィッティングの解析結果を得ること ができる。

#### 3.4 ゲイン解析のシミュレーション

BPM モデルのマッピングデータによるゲイン解 析のシミュレーションを行った。このシミュレー ションに使用したマッピング・データは 3.1 節で定 義した式で計算された出力電圧で、25 カ所のビーム 位置に対して、0.2%のガウスノイズが加えられた 12500 点をプロットした図のようなマッピングであ る。シミュレーションのためのゲインとして g<sub>R</sub>=1.01, g<sub>U</sub>=1.005, g<sub>D</sub>=0.975 を与えてある。このマッ ピング・データを使って、LS 法と TLS 法のゲイン 解析を比較したところ表 1 のような結果になった。



図4:シミュレーション用マッピング ビーム位置のプロット 赤:補正前、黒:補正後

1			
	g <sub>R</sub>	gu	$\mathbf{g}_{\mathbf{D}}$
TLS 法	1.0138	1.0066	0.9771
誤差	0.0038	0.0016	0.0021
LS 法	1.0381	1.0183	0.9889
誤差	0.0281	0.0133	0.139

表 1:ゲイン解析の結果

誤差の欄は予め与えられた正解ゲインとの差である。表1に示されたように、TLS 法で解析されたゲインの誤差は LS 法の誤差より一桁小さい値で、ベスト・フィッティングであることがわかる。

#### 3.5 実際のビーム・マッピングでゲイン解析

実際のビームを 9 点の異なる軌道を作り、J-PARC MR の BPM で4回測定した出力電圧データか ら、ビーム・マッピングをつくり、ゲイン解析の試 験を行った(図5)。表2に示されたゲイン解析の 結果によると、TLS 法で解析されたゲインで補正す ると、そのビーム位置は BPM001 の場合はΔ X=0.24mm,  $\Delta$ Y= - 0.58mm、BPM002 の場合、 $\Delta$ X=1.72mm,  $\Delta$ Y= - 1.4mmの図5に示すような大き なオフセット値を補正することになる。また、TLS 法と LS 法で解析されたゲインの値を比較すると小 数点以下3 桁目に違いがある。この違いをビーム位 置に換算すると、BPM001 の場合で $\Delta$ X=0.16mm、  $\Delta$ Y=-1.4mmに相当し、無視できない値である。

表2:BBGCの試験結果

BPM001	g <sub>R</sub>	g <sub>U</sub>	g <sub>D</sub>
TLS 法	1.0062	1.0024	0.9873
LS 法	1.0103	1.0045	0.9892
BPM002	g <sub>R</sub>	g <sub>U</sub>	g <sub>D</sub>
BPM002 TLS 法	g <sub>R</sub> 0.9568	g <sub>U</sub> 0.9811	g <sub>D</sub> 0.9463



図5:ビーム・マッピング(BPM001とBPM002) 黒:補正前、赤:補正後

# 3.6 ゲイン解析結果の検定

第2章の3電極ビーム位置のコンシステンシー・ チェックで、解析結果の検定をすることができない ので、式(2)の $V_L$ と $V_R$ で計算した $\lambda_{LR}$ と $V_U$ と $V_D$ で計算した $\lambda_{UD}$ の値のコンステンシーをチェックし た。表3に示すように、 $\lambda_{LR}$ と $\lambda_{UD}$ の値がゲイン補 正前の大きさに比べ、補正後は明らかに小さくなっ ており、コンシステンシーが良くなった。

表3: λ<sub>LR</sub> とλ<sub>UD</sub>の比較

BPM001	$\lambda_{LR}$	$\lambda_{UD}$	Δλ
補正前	82584	81900	684
補正後	82330	82328	2
DDI (002	2		
BPM002	$\lambda_{LR}$	$\lambda_{\rm UD}$	Δλ
BPM002 補正前	λ <sub>IR</sub> 84223	λ <sub>UD</sub> 82975	Δ λ 1247

# 4. 結論

J-PARC MR では、対角線カットの電極を持つ BPM の出力電圧のゲイン校正のために、TLS 法で 解析する新しい方法が開発された。この方法でシ ミュレーションが行われ、通常よく使われている LS 法に比べ、小さい誤差で期待通りのゲインを得 ることができた。また、実際のビーム信号でマッピ ングデータを測定し、ゲイン解析の試験が行われた 結果、その有効性が確認された。今後、全ての BPM でゲイン解析を定期的に実施し、ゲインの経年変化 をチェックする必要がある。

### 5. 謝辞

BBGA のビームマッピングを測定するために、異なるビー軌道を作る際に多大な協力をいただいた、 電磁石部門の中村 衆氏に感謝します。

### 参考文献

- [1] T. Toyama, et al, POW013, Proceedings of DIPAC 2005, Lyon, France
- [2] K. SATOH and M. TEJIMA, Proceedings of the 1997 Particle Accelerator Conference, Vancouver, 2087.
- [3] Ivan Markovsky and Sabine Va Huffel. "Overview of total least squares methods", Signal Processing 87 (2007) 2283-2302.