HIGH PRECISION TRACKING CONTROL FOR RAPID CYCLING MAGNETS

Yasuhiro Watanabe^{#,A)}, Norio Tani^{A)}, Toshikazu Adachi^{B)}, Hirohiko Someya^{B)}, Yoshiro Irie^{B)}

^{A)} Japan Atomic Energy Agency

2-4 Shirakata-shirane, Tokai, Ibaraki, 319-1195

^{B)} High Energy Accelerator Research Organization

1-1 Oho, Tsukuba, Ibaraki, 305-0801

Abstract

Rapid cycling magnets are excited using a resonant circuit and the current waveform is a DC-biased sinusoidal pattern. However, non-linear characteristic of the magnet produces harmonic components in the magnetic field. The harmonic components are different for each type of magnet depending upon the degree of saturation, and it causes a tracking error. This paper proposes harmonic current control in the resonant circuit to reduce harmonic components in the magnetic field.

速い繰り返しの電磁石における高精度トラッキング制御

1. はじめに

J-PARC 3-GeV 陽子シンクロトロンは、繰り返し 周波数が 25 Hz という速い繰り返しで 181-MeV か ら 3-GeV まで加速するラピッドサイクルシンクロト ロン(RCS)である。J-PARC RCS の主電磁石は 24 台 の偏向電磁石とボア径及び鉄心長が異なる4種類、 合計 60 台の四極電磁石から構成されており¹¹、こ れらを励磁するための電源は、偏向電磁石は1ファ ミリ、四極電磁石は7ファミリで構成されている。 各電磁石ファミリは独立した共振回路により励磁さ れ、電流パターンは図1に示すように、直流バイア スされた 25 Hz の正弦波交流波形である。しかし、 電磁石は飽和特性を持つため、電流波形は正弦波で あっても磁場波形は高調波成分を含んだ歪んだ波形 となる。電流と磁場との関係は電磁石の種類ごとに 異なるため、磁場の高調波成分はトラッキングエ ラーの要因となる。また、25 Hz という速い繰り返 しで励磁されることから、渦電流が磁場に与える影 響を考慮する必要がある。

本論文では,速い繰り返しの電磁石における高精 度トラッキング方法を提案する。この方法は、共振 回路において積極的に高調波電流を制御することに より^[2]、磁場の高調波成分を低減する。これによ り、加速中における偏向磁場と四極磁場の比率を一 定に保つことが容易となり、高調波磁場に起因する トラッキングエラーを低減することが可能になる。 これを実現するためには、あらかじめ電磁石の電流 に対する磁場の関係を精度良く測定する必要がある。 そこで、偏向電磁石はロングフリップコイル,四極 電磁石ではハーモニックコイルを用いた動磁場測定 システムを用いて、各電磁石について高調波磁場が 0.01%以下となるような高調波電流を求めた。さら に、速い繰り返しに伴い生じる渦電流の影響である 磁場の遅れを測定した。



図1: 偏向・四極電磁石の電流波形

2. 電磁石の動磁場測定

直流又は渦電流効果が無視できるような繰り返し の遅い電磁石の場合、直流電流で磁場測定して電流 と磁場との関係を関数化し、要求される磁場パター ンからその関数を用いて電流パターンを作成すれば よい。しかし、速い繰り返しの電磁石の場合、渦電 流の効果を考慮しなければならず、実際に運用され る電流パターンを用いて動磁場測定を行う必要があ る。

電磁石の動磁場測定は、加速器トンネルへの据付前に専用の試験電源を用いて行った^[3]。偏向電磁石の磁場測定はロングフリップコイルを用いて ギャップ中心の積分磁場を、四極電磁石の磁場測定にはハーモニックコイル^[4]を用いて積分磁場勾配 を求めた。

試験電源のリファレンス電流パターンには直流及 び25 Hzの基本波に加えて高調波振幅及び位相を微 調整しながら磁場測定を繰り返し、高調波磁場が基 本波磁場に対して 0.01%以下となるような高調波電 流、及び位相を求めた。実際にリファレンス電流パ ターンで制御している高調波電流は2次(50 Hz)から

[#] yasuhiro.watanabe@j-parc.jp

4 次(100 Hz)までであり、それ以上の次数は測定結 果より高調波磁場値が 0.01%以下であることが分 かっているため制御していない。

図2に偏向電磁石、図3に四極電磁石の内最も数 の多いQMAの最大定格における積分磁場と電磁石 電流の測定結果を示す。それぞれの電流波形には高 調波が重畳しているが、きわめて僅かであるため時 間領域ではわかりにくい。そこで、表1,2に図2、 3の電流波形及び磁場波形を周波数解析した結果を 10次(250 Hz)まで示す。磁場の高調波成分はすべて 0.01%以下となっていることが分かる。偏向電磁石 の高調波電流で最も大きなものは二次高調波で 13.53Aと基本波振幅 1127.73 Aに対して 1.2%であ る。基本波電流位相(-3.13744)に対する基本波磁場 位相(-3.14072)の差は 0.00328 rad (21 us)である。 これは、渦電流の影響により基本波磁場位相が基本 波電流位相に対して遅れていることを示している。

3. 四極電磁石の励磁特性

偏向電磁石の場合、入射と出射のエネルギーが決まれば、磁場の設定値を大きく変化させることはないが、四極電磁石の場合、オプティクスの調整のため磁場の設定値を大きく変化させる必要がある。J-PARC RCS の場合、四極電磁石に要求される可変範囲はノミナル値に対し±15%である。そのため、この可変範囲内において磁場に対する電流の関係を測定する必要がある。ここでは、可変範囲の内3点について、高調波電流を調整した結果得られた電流と磁場波形を周波数解析して、直流成分、基本波成分及び高調波成分ごとに比較する。

図4,5に四極電磁石 QMA について直流及び基本波振幅における磁場-電流特性を示す。ここから 所要磁場に対する電流値を計算することができる。

図6に四極電磁石4種類(QMA、QMB、QMC、 QMD)について、基本波電流に対する基本波磁場の 位相遅れを示す。基本波電流振幅が増加するに従い 磁場の遅れが大きくなることが分かる。鉄心長が短 い電磁石ほど磁場の遅れが大きくなっているが、渦 電流は主に電磁石端部で発生することから、鉄心長 が短いほど積分磁場に含まれる渦電流の効果が大き くなるためである。

図7、8に四極電磁石 QMA の基本波電流振幅に 対する高調波電流、磁場特性(50 Hz、75 Hz、 100 Hz)を示す。基本波振幅が大きくなるほど高調 波磁場を低減するために必要な高調波振幅が大きく なっている。これは、電流値が大きくなるほど高調 波磁場の発生要因である飽和の影響が大きくなるた めである。

4. まとめ

本論文では、速い繰り返しの電磁石における高精 度トラッキング方法を検討した。共振電源に高調波 電流制御を加えることにより磁場の高調波成分を基 本波に対して 0.01%以下に抑制できることを示した。 また、基本波電流に対する基本波磁場の遅れを測定



図 2 : 偏向電磁石の電流(赤)、磁場(青) (高調波磁場成分の振幅を0.01%以下にした場合)



図3:四極電磁石 QMA の電流(赤)、磁場(青) (高調波磁場成分の振幅を0.01%以下にした場合)

n	周波数 [Hz]	電磁石電流			積分磁場(BL)		
		振幅[A]	基本波比 率[%]	位相[rad]	振幅[Tm]	基本波比 率[%]	位相[rad]
0	0	1539.08			1.928670		
1	25	1127.73	100	-3.13744	1.398504	100	-3.14072
2	50	13.53	1.199	0.09095	0.000116	0.008	-1.54386
3	75	8.91	0.790	-3.03904	0.000116	0.008	-2.87720
4	100	5.26	0.467	0.07116	0.000134	0.010	-0.02223
5	125	3.02	0.268	-3.11471	0.000129	0.009	-3.14073
6	150	1.52	0.135	-0.02309	0.000127	0.009	0.10094
7	175	0.71	0.063	2.98192	0.000086	0.006	-3.12423
8	200	0.31	0.027	-0.42228	0.000054	0.004	-0.30090
9	225	0.12	0.011	2.33724	0.000013	0.001	2.71567
10	250	0.07	0.007	-1.94404	0.000018	0.001	-1.19989

表1: 偏向電磁石の磁場、電流の FFT 結果

表2:四極電磁石 OMA の磁場、電流の FFT 結果

n	周波数 [Hz]	電磁石電流			積分磁場(QL)		
		振幅[A]	基本波比 率[%]	位相[rad]	振幅[T]	基本波比 率[%]	位相[rad]
0	0	650.12			1.973238		
1	25	477.34	100	-3.12968	1.433263	100	-3.13625
2	50	4.24	0.889	0.21465	0.000146	0.010	1.27147
3	75	2.36	0.495	-2.89496	0.000112	0.008	-0.77714
4	100	1.18	0.247	0.17722	0.000147	0.010	0.43181
5	125	0.58	0.122	-3.00474	0.000131	0.009	-2.56594
6	150	0.21	0.044	0.13220	0.000064	0.004	0.63053
7	175	0.08	0.017	-2.96572	0.000040	0.003	-2.25571
8	200	0.04	0.009	-0.52688	0.000015	0.001	-0.12757
9	225	0.02	0.005	2.27936	0.000008	0.001	-3.00463
10	250	0.01	0.002	-1.73095	0.000006	0.000	0.65106

した。以上の測定結果より、高調波及び基本波位相 に起因するトラッキングエラーを低減することが可 能になる。

しかし、現在の運用では、偏向電磁石については 本論文で行ったような高調波電流制御が十分にでき ておらず、磁場波形には高調波成分が除去できず 残っている。これは、偏向電磁石の飽和が設計値を 大きく超えてしまい、実機電源では共振回路構成や 電源容量が試験電源とは異なっているため、高調波 電流を十分に制御できないからである。今後は、四 極電磁石の磁場に高調波を入れて、偏向電磁石の磁 場波形に合わせていく必要がある。





図6:四極電磁石の基本波電流に対する基本波磁場 の位相遅れ



図7:四極電磁石 QMA の高調波電流振幅特性 (高調波磁場成分の振幅を 0.01%以下にした場合)



図8:四極電磁石QMAの高調波電流位相特性 (高調波磁場成分の振幅を0.01%以下にした場合)

参考文献

- N. Tani, T. Adachi, S. Igarashi, Y. Watanabe, H. Someya, "Design of RCS Magnets for J-PARC 3-GeV Synchrotron", IEEE Transactions on Applied superconductivity, Vol. 14, No. 2, pp.409 -412 (2004).
- [2] T. Adachi, H. Someya, F. Zhang, "Possibility of Waveform Manipulation of the Magnet Current in a Resonant Network", Proceedings of EPAC 2000, 2193-2195.
- [3] Y.Watanabe, et al., "J-PARC RCS 共振電源における電 流制御系の開発", Proceedings of the 5th Annual Meeting of Particle Accelerator Society of Japan, 424-426.
- [4] T. Adachi, S. Igarashi, H. Someya, N. Tani, Y. Watanabe, "Dynamic Field Measurement Using a Harmonic Coil", Proceedings of the 3rd Annual Meeting of Particle Accelerator Society of Japan, 630-632.