<학술논문>

DOI:10.3795/KSME-A.2008.32.10.823

제조공정 오차보상용 보정 탄성체를 이용한 고정도 디지털-아날로그 구동기

한 원* · 이원철* · 조영호[†] (2008년 1월 22일 접수, 2008년 5월 29일 수정, 2008년 9월 25일 심사완료)

High-Accuracy Digital-to-Analog Actuators Using Load Springs Compensating Fabrication Errors

Won Han, Won Chul Lee and Young-Ho Cho

Key Words: Digital-to-Analog Actuator(디지털-아날로그 구동기), Fabrication Error Compensation(제조공정 오차보상), High-Accuracy Actuation(고정도 구동)

Abstract

We present a high-accuracy digital-to-analog (DA) actuator using a load spring, specially designed to compensate the output displacement errors caused by fabrication errors. The compensated linear DA actuator is capable to change the slope of input-output modulation line in order to compensate fabrication errors. We design, fabricate, and characterize three different prototypes: one uncompensated design and two compensated designs respectively for a specific value and for a given range of fabrication error. The compensated linear DA actuators show the output displacement errors of $-0.20\pm0.23\mu$ m and $-0.13\pm0.18\mu$ m, respectively, reduced by 64.3% and 76.8% of the output displacement error, $0.56\pm0.20\mu$ m, produced by the conventional uncompensated linear DA actuator. We experimentally verify the fabrication error compensation capability of the present compensated linear DA actuators, thus demonstrating high-accuracy actuation performance immune to fabrication errors.

	기호설명
y	출력변위
x _{in}	입력변위
x _u	디지털 단위 변위
b	디지털 구동 상수
δ	제조공정 오차
ε	출력변위 오차
L	탄성체 빔의 길이
w	탄성체 빔의 폭
[†] 책	임저자, 회원, 한국과학기술원 바이오및뇌공학과
및	기계공학과, 디지털나노구동연구단

	및 기계공약과, 니시털나도구공연구단			
E-mail : nanosys@kaist.ac.kr				
	TEL: (042)350-8691 FAX: (042)350-8690			
*	한국과학기술원 바이오 및 뇌공학과, 디지털나노구동연구단			

1. 서 론

마이크로 소자를 이용한 초고속 광통신,(1) 고화 질 디스플레이⁽²⁾ 고밀도 데이터 저장기⁽³⁾와 같은 시스템을 구현하기 위해서는 0.1um 이하의 정확도^(4,5) 를 갖는 고정도 위치제어용 마이크로 구동기가 필 요하다. 최근에, 기계적인 변조를 이용하여 전기 적인 잡음에 강인하도록 하는 디지털-아날로그 (Digital-to-Analog, DA) 구동기^(6,7)(Fig. 1)가 제안된 바 있다. 그러나, 이러한 DA 구동기는 제조공정 오차에 의한 구조의 치수 변화가 출력의 오차로 나타나므로 구동 정확도가 저하된다. 전형적인 빔 구조에서 제조공정 오차에 의한 치수 변화는 빔 폭에 대하여 10%⁽⁸⁾ 정도로 보고되고 있으며, 이러한 영향 때문에 기존의 DA 구동기⁽⁷⁾에서는 0.65±0.15µm 의 출력변위 오차가 발생하였다. 이 러한 선형변조 DA 구동기의 문제를 해결하기 위

하여, 본 연구단에서는 제조공정 오차에 강인한 출력변위를 얻을 수 있는 비선형변조 특성을 지닌 구동기⁽⁹⁾를 제안한 바 있다. 이러한 비선형변조 구동기⁽⁹⁾는 정확도를 향상시킬 수 있지만 비선형 적인 변조 특성(Fig. 2)에 의해 선형 출력의 한계를 가진다. 본 논문에서는 선형변조 특성을 지니면 서 변조직선의 기울기 값이 제조공정 오차의 영향 을 줄이는 방향으로 변화하도록 보정 탄성체를 설 계하여 제조공정 오차로 인한 출력변위 오차를 줄 일 수 있는 선형보정변조 DA 구동기를 제안한다.

Figure 2 에서는 선형변조^(6,7), 비선형변조⁽⁹⁾와 제 안된 선형보정변조 구동기의 특징을 비교하였다. 제조공정 오차 &에 의한 치수 변화 때문에 입력변 위가 x_{in}(0)에서 x_{in}(δ)로 변하면, 선형변조에서는 출 력변위 오차 ε_μ(δ)가 발생한다. 비선형변조에서는 변조 특성의 비선형성을 이용하여 출력변위 오차 를 εω(δ)로 감소시킨다. 반면에, 제안된 선형보정 변조에서는 변조직선의 기울기를 변화시켜 출력변 위 오차를 ε_c(δ)로 감소시키는 방법을 사용한다. 이때, 제조공정 오차에 따라 변조직선의 기울기를 변화시키기 위하여 특별히 고안된 보정 탄성체를 설계한다. 따라서, 선형보정변조 특성을 가진 DA 구동기는 비선형변조 구동기⁽⁹⁾에 비하여 전 구동 범위에서 선형적인 출력을 갖는 동시에, 기존의 선형변조 DA 구동기^(6,7)에 비해서는 제조공정 오 차를 보상하여 정확도가 높은 구동을 가능케 한다.



Fig. 1 Simplified model of the compensated linear DA actuator



Fig. 2 Input and output modulation lines where the output displacement error, ε , is caused by the fabrication error, δ , for each modulation method

2. 이론적 해석 및 설계

2.1 출력변위 모델링

Figure 3 은 4 비트의 디지털 단위 구동기들로 구 성된 선형보정변조 DA 구동기의 구조이다. 각각 의 디지털 단위 구동기들은 강성이 k_0 인 연결 탄 성체 5 개, $2k_0$ 인 연결 탄성체 3 개, 그리고 k_L 인 보정 탄성체 1 개를 이용하여, Fig. 1 과 같은 사다 리 구조를 형성하고 있다. Figure 1 에서 힘 평형 으로부터 4 비트의 디지털 구동기의 자유도를 그 리면 Fig. 4 와 같다. Figure 4 에서의 평형 방정식 으로부터 출력변위 y는 다음과 같이 주어진다.

$$y = \frac{2k_0}{2k_0 + k_L} x_u \left(\frac{b_1}{2} + \frac{b_2}{2^2} + \frac{b_3}{2^3} + \frac{b_4}{2^4} \right)$$
(1)

여기서 x_u 는 디지털 단위 변위를 의미하고 b_i(i=1,...,4)는 디지털단위 구동기의 스위치를 켤 때 1, 끌 때 0을 나타내는 구동 상수를 의미한다.



Fig. 3 Top view of the compensated linear DA actuator



Fig. 4 Free-body diagrams of the compensated linear DA actuator

DA 구동기는 4 비트의 구동모드(b1b2b3b4)를 (0000) 부터 (1111)까지 변화시킴에 따라 총 16 개의 다양 한 출력변위를 만든다. 식 (1)에서 출력변위는 디 지털 단위 변위와 탄성체들의 비율로만 구성되었 음을 보여준다. 여기서 입력변위는 다음과 같이 표현될 수 있다.

$$x_{in} = x_u \left(\frac{b_1}{2} + \frac{b_2}{2^2} + \frac{b_3}{2^3} + \frac{b_4}{2^4} \right)$$
(2)

식 (1)에서 4 개의 빔으로 구성된 연결 탄성체의 스프링 상수 k_0 와 2 개 빔의 대칭배열로 구성된 보정 탄성체의 스프링 상수 k_L 은 각각 다음과 같 이 주어진다.

$$k_0 = \frac{Etw_0^3}{L_0^3}$$
(3a)

$$k_L = \frac{Etw_L^3}{L_L^3} \tag{3b}$$

여기서 w₀ 와 L₀ 는 각각 연결 탄성체를 구성하는 빔의 폭과 길이를 의미하고, w_L와 L_L는 각각 보정 탄성체를 구성하는 빔의 폭과 길이를 의미하고, t 와 E 는 각각 빔의 두께와 탄성계수를 의미한다. 식 (3a)와 (3b)을 식 (1)에 대입하면 출력변위 y 는 다음과 같이 주어진다.

$$y = \left[\left(2\frac{w_0^3}{L_0^3} \right) \middle/ \left(2\frac{w_0^3}{L_0^3} + \frac{w_L^3}{L_L^3} \right) \right] x_u \left(\frac{b_1}{2} + \frac{b_2}{2^2} + \frac{b_3}{2^3} + \frac{b_4}{2^4} \right)$$
(4)

식 (4)에서 보는 바와 같이, 출력변위 y 는 빔의 두께와 탄성계수와는 무관함을 알 수 있다. 결과 적으로, 출력변위는 디지털 구동 상수, 디지털 단 위 변위, 그리고 탄성체를 구성하는 빔의 폭과 길 이의 함수로만 구성된다.



Fig. 5 Enlarged view of the portion B of Fig. 3 at the presence of the fabrication errors, δ

2.2 제조공정 오차 분석

리소그래피, 식각(RIE, DRIE), 금속박막증착⁽¹⁰⁾과 같은 공정을 거치고 나면 소자에는 Fig. 5 에서 보 이는 바와 같이 제조공정 오차 8가 발생하여 제작 된 소자의 치수는 설계한 소자의 치수와 차이(11) 를 갖게 된다. 본 연구에서는 Fig. 5 에서와 같이 탄성체를 구성하는 빔 사이의 공간을 동일하고 좁 은 식각창을 갖도록 설계하고 디지털 단위 구동기 의 간극과도 동일하게 설계하여 제조공정 오차 δ 에 동일한 영향을 받도록 설계하였다. 이러한 경 우, 각 빔 사이의 식각 균일성(12)과 사각의 단면 형상⁽¹³⁾을 구현할 수 있게 된다. Figure 5 에서와 같이 과다식각에 의한 제조공정 오차가 &인 경우, 탄성체들을 구성하는 빔의 폭은 2*8*만큼 줄어들게 되고, 디지털 단위 변위들은 48만큼 늘어나게 될 것이다. 이러한 상황에서 출력변위 y 는 다음과 같이 표현된다.

$$y(\delta) = \left[\left(2\frac{(w_0 - 2\delta)^3}{L_0^3} \right) \middle/ \left(2\frac{(w_0 - 2\delta)^3}{L_0^3} + \frac{(w_L - 2\delta)^3}{L_L^3} \right) \right] \times (x_u + 4\delta) \left(\frac{b_1}{2} + \frac{b_2}{2^2} + \frac{b_3}{2^3} + \frac{b_4}{2^4} \right)$$
(5)

여기서 탄성체 빔의 길이 L 에 대한 제조공정 오 차 δ (δ <<L)의 영향은 무시하였다. 식 (5)로부터 이득함수 $G(\delta, w_L)$ 는 다음과 같이 표시될 수 있다.

$$G(\delta, w_{L}) = \left(2\frac{(w_{0} - 2\delta)^{3}}{L_{0}^{3}}\right) \left/ \left(2\frac{(w_{0} - 2\delta)^{3}}{L_{0}^{3}} + \frac{(w_{L} - 2\delta)^{3}}{L_{L}^{3}}\right) \times (x_{u} + 4\delta) \right.$$
(6)

여기서 보정탄성체의 스프링 상수는 모두 $k_L=0.809$ N/m 로 설계되기 때문에, 보정 탄성체 빔 의 길이 L_L 은 보정 탄성체의 폭 w_L 에 의존하여 정해지게 된다. 결국, 이득함수는 식 (6)과 같이, 제조공정 오차 δ 와 보정탄성체의 폭 w_L 의 함수만 으로 구성된다.

2.3 보정 탄성체 설계

본 연구에서 설계의 핵심은 보정 탄성체의 강성 k_L 을 동일한 값(0.809N/m)을 갖도록 설계하는 동 시에, 16 개의 전 구동 모드에서 식 (6)의 이득 함 수 *G*(δ, w_L)가 제조공정 오차에 대하여 둔감한 변 화를 갖도록 하는 보정 탄성체의 빔의 폭 w_L 을 설계하는 데에 있다. 세 가지의 시제품 D1, D2, D3 의 보정 탄성체를 구성하는 빔의 폭을 설계하 는 방법은 다음과 같다.

825



Fig. 6 The output displacement estimated from each prototype for varying fabrication errors at the digital actuation mode of (1111)

첫째, 시제품 D1 은 기존의 선형변조 특성을 가진 것으로서, 보정 탄성체를 구성하는 빔의 폭 w₁ 은 아래 식 (7)과 같이, 연결 탄성체(k₀, 2k₀)를 구성하 는 빔의 폭 w₀와 같이 3μm 로 설계하였다.

$$w_L = w_0 \tag{7}$$

둘째, 선형보정변조 시제품 D2 은 아래 식 (8)과 같이, 보정 탄성체를 구성하는 빔의 폭 w₂를 제조 공정 오차가 0 인 점에서 이득 함수 *G*(δ, w_L)의 기 울기가 0 이 되도록 하는 조건을 이용하여 6μm 로 설계하였다.

$$\frac{\partial G(\delta, w_L)}{\partial \delta}\Big|_{\delta=0} = 0 \tag{8}$$

셋째, 선형보정변조 시제품 D3 은 아래 식 (9)와 같이, 보정 탄성체를 구성하는 빔의 폭 w₃를 제조 공정 오차가 -0.3μm 부터 0 인 범위 내에서 이득 함수 G(δ, w_L)의 최대값과 최소값의 차가 최소가 되도록 하는 조건을 이용하여 그 해를 수치해석적 으로 구한 5.4μm 로 설계하였다.

$$\frac{\partial}{\partial w_L} \left[\max G(\delta, w_L) - \min G(\delta, w_L) \right]_{-0.3 < \delta < 0} = 0 \qquad (9)$$

Figure 6 은 (1111) 구동모드에서 다양한 제조공정 오차에 대하여 예측되는 각 시제품의 출력변위를 보여준다. Figure 6 에서 보여지는 것처럼 제조공 정 오차 -0.3µm<&℃ 에서 시제품 D2 와 D3 가 시 제품 D1 에 비하여 더 작은 출력변위 오차를 가질 수 있음을 예측할 수 있다.

Geometric characteristics			Designed dimensions	Measured dimensions
Fabrication error		δ	0µm	-0.34±0.07µm (over-etched)
Digital unit displacement		<i>x</i> _u	8µm	9.36±0.28µm
Connection spring beam width		w_0	3µm	2.32±0.14µm
Connection spring beam length		L_0	604µm	605±0.5µm
Load	Prototype D1	w_1	3µm	2.32±0.14µm
spring beam	Prototype D2	w_2	6µm	5.32±0.14µm
width	Prototype D3	<i>w</i> ₃	5.4µm	4.72±0.14µm
Load	Prototype D1	L_1	479µm	480±0.5µm
spring beam	Prototype D2	L_2	959µm	960±0.5μm
length	Prototype D3	L_3	863µm	864±0.5µm

 Table 1 Designed and measured dimensions of the fabricated devices*

* Notations and other dimensions are shown in Fig. 3 for the digital actuators having an identical thickness of 20µm.



Fig. 7 Single-mask fabrication process for the cross section along A-A' in Fig. 3

3. 제작 공정

Figure 7 은 단일 마스크에 의하여 제작되는 본 연 구에서 구동기의 공정 순서를 도시하였다. SOI (Silicon On Insulator) wafer(Fig. 7(a))의 윗면을 PECVD oxide 로 패터닝(Fig. 7(c))을 하고, 상부 실리콘 층 (20µm)을 DRIE 로 식각(Fig. 7(e))하여 시제품들의 구 조를 형성한다. BOE (Buffered Oxide Etchant) 용액으 로 내부의 oxide 층을 제거(Fig. 7(f))하고, 소자의 표 면에 200Å/2200Å 두께로 Cr/Au 층을 증착하여 전기 적 접속을 위한 패드를 형성한다. 그 후, 움직이는 전극과 stopper 와의 stiction 을 방지하기 위하여 증착 된 200Å Au 층을 Au etchant 를 이용하여 식각한다. Figures 8 과 9 는 소자의 전체 구조와 확대된 보정 탄성체 부분에 대한 SEM(Scannig Electron Microscope) 사진을 각각 보여준다. Table 1 은 소자의 형상에 대 해 설계한 치수와 측정한 치수를 정리한 것이다. Figure 10 은 stopper 부분의 확대된 사진을 보여준다.

Figure 10 에서 보여지는 것처럼 stopper 의 측면은 윗면에 수직함을 알 수 있다. 소자의 구동 시에는 움직이는 전극과 stopper 측면의 전면으로 안정된 접 촉이 일어나게 된다. 0.01µm 의 치수 정확도를 가진 SEM scaler 를 이용하여 시제품들의 제조공정오차(과 다식각, -0.34±0.07µm)를 측정하였다.



Fig. 8 SEM photograph of the compensated linear DA actuator



Fig. 9 Enlarged view of the load spring portion C in Fig. 8 (a) prototype D1; (b) prototype D2; (c) prototype D3; (d) the center of the load spring



Fig. 10 Enlarged view of the stopper having a vertical sidewall: (a) top surface and sidewall; (b) cross-sectional profile

4. 측정 결과 및 고찰

제작된 선형보정변조 DA 구동기들의 각 단위 구동기는 100Hz, 12V 의 사각파로 구동되며, 광간 섭계 LDV (Laser Doppler Vibrometer)에 의하여 출력 변위가 측정된다. 측정은 총 세 종류의 시제품 별로 각각 4 개의 소자를 16 개의 모드에 대해 각 각 3 번씩 측정하여 출력변위 데이터를 얻는다. Figure 11 의 LDV 신호로부터 출력변위 y 를 얻었 고, 이 때, 측정 불확실도(σ_e)는 Fig. 11 과 같다.

4.1 변조직선의 기울기

Figure 12 는 입력변위 *x_{in}(δ*)에 대한 측정된 출력변 위의 변조직선을 보여준다. 식 (2)와 식 (5)로부터 입력변위 *x_{in}(δ*)는 다음과 같이 표시될 수 있다.

$$x_{in}(\delta) = (x_u + 4\delta) \left(\frac{b_1}{2} + \frac{b_2}{2^2} + \frac{b_3}{2^3} + \frac{b_4}{2^4}\right)$$
(10)

각각의 시제품에 대한 변조직선의 기울기는 입력 변위에 대한 출력변위 측정치를 최소자승법으로 구한 직선의 기울기로부터 구하였다.







Fig. 12 Output displacement modulation lines for varying input displacements

827

 Table 2 Theoretical and experimental modulation slopes

Prototypes	Modulation line slopes		
Tototypes	Theoretical	Experimental	
Prototype D1		0.495	
Prototype D2	0.5	0.346	
Prototype D3		0.367	



Fig. 13 Output displacements for 4-bit digital actuation modes

Figure 12 와 Table 2 를 보면, 기존의 선형변조 시제품 D1 의 변조직선의 기울기 값 0.495 는 별 도의 보정 기능 없이 단지, *δ*=0 인 경우의 이상적 인 기울기 값 0.5 를 따라가는 것을 알 수 있다. 반면에, 제안된 선형보정변조 시제품 D2 와 D3 의 변조직선의 기울기는 출력변위 오차를 줄이는 방 향으로 변화된 기울기 값인 0.346 과 0.367 로 각 각 변화되었음을 보여준다.

4.2 출력변위 오차

Figure 13 과 14 는 각각 디지털 구동 모드에 대한 세 가지 시제품에서의 출력변위 y와 출력변위 오차 ε 를 각각 보여준다. 출력변위 오차 ε는 각각의 구동모 드에서 이론적인 출력변위와 측정된 출력변위의 차로 부터 구해진다. Figure 14 로부터 전 구동모드에 대한 출력변위 오차의 최대값, 최소값, 평균값을 Table 3 에 정리하였다. Table 3 에서는 선형보정변조 시제품 D2 와 D3 에서 측정한 출력변위 오차가 각각 0.20±0.23um 와 -0.13±0.18um 였음을 보여준다. 이것 은 제안된 선형보정변조 시제품이 D2 와 D3 가 기존 의 선형변조 시제품 D1 의 출력변위 오차의 평균 0.56±0.20µm 에 비하여 각각 64.3%, 76.8%만큼 감소된 출력변위 오차를 가짐을 보여준다. 또한, 이 결과는 이전의 논문⁽⁷⁾에서 보고한 선형변조 DA 구동기의 출 력변위 오차에 비하여는 각각 69.2%, 80.0% 감소된 출 력변위 오차임을 보여준다.

	Output displacement errors			
Prototypes	Minimum (mode)	Maximum (mode)	Average*	
Prototype	0.20μm	0.92µm	0.56±0.20µm	
D1	(0010)	(1011)		
Prototype	0.00μm	-0.74µm	-0.20±0.23µm	
D2	(0100)	(1111)		
Prototype	-0.01µm	-0.56µm	-0.13±0.18µm	
D3	(0101)	(1110)		

 Table 3 Measured output displacement errors

* The average denotes the mean and standard deviation of all output displacement errors for total digital actuation modes.



Fig. 14 Output displacement errors for 4-bit digital actuation modes



Fig. 15 Normalized output displacement error for 4-bit digital actuation modes

Figure 15 는 출력변위 오차를 각 디지털 구동 모드에 대한 이론적인 출력변위 값으로 정규화시 킨 출력변위 오차의 분포를 보여준다. Figure 15 에서는 기존의 선형변조 시제품 D1 에 비하여 본 연구에서의 선형보정변조 시제품 D2 와 D3 가 전 구동 모드에 대하여 더욱 균등한 출력변위 오차를 발생시킴을 보여준다.

Dynamic characteristics		Values (mode)
D::	Minimum	0.36ms (0111)
Rising time (T)	Maximum	0.92ms (0010)
(1 ₁)	Average*	0.53±0.12ms
	Minimum	0.51ms (1101)
Settling time $(T_{\rm c})$	Maximum	1.47ms (0010)
(I_{s})	Average*	0.97±0.21ms
Resonant freq at the first m	3.7kHz	
Life time	< 10 ⁷ cycle (1111)	

 Table 4 Measured dynamic characteristics of the compensated linear DA actuator

* Each average denotes the mean and standard deviation of all rising and settling time for total digital actuation modes.

4.3 동 특성

Table 4 는 선형보정변조 DA 구동기의 동 특성 을 나타내는 상승시간⁽¹⁴⁾ T,, 정착시간⁽¹⁴⁾ T,, 공진주 파수, 수명을 보여준다. 모든 시제품들에 대해서 동 특성은 동일하게 측정되었기 때문에, 본 연구 에서 동 특성 측정은 시제품 D3 에서 하나의 표본 소자를 추출하여 결과를 얻었다. 응답 시간 측정 을 위해, 표본 소자는 300Hz, 12V 의 사각파로 구 동되며, 광 간섭계 LDV 에 의하여 출력변위의 응 답 시간을 측정하였다. 물론, 이러한 응답시간은 인가하는 전압이 12V 이상으로 높아질 경우, 정전 기력 평판 구동기의 pull-in 영역에 차이가 생기므 로 응답시간은 더욱 빨라질 것으로 예상되지만, 본 연구에서는 낮은 전압 구동이 더욱 중요하기 때문에 12V 를 사용하였다. 초기 구동모드를 (0000)으로 하여 (0001)부터 (1111)까지 각각의 구 동모드에 대하여, 각각 3 번씩 측정하여 결과를 얻 었다. 전 구동모드에 대하여 상승시간⁽¹⁴⁾ T, 과 정 착시간⁽¹⁴⁾ T_s 은 각각 0.53±0.12ms 과 0.97±0.21ms 로 측정되었다. 공진 측정에서는, 첫 번째 모드에 서의 공진주파수 3.7kHz 를 측정하였으며, 수명 측 정에서는 (1111) 구동모드에서 10⁷ cycle 을 측정하 10⁷ cycle 이상에서는 움직이는 전극과 였다. stopper 사이의 stiction 으로 인해 표본 소자가 더 이상 구동하지 않음을 관찰할 수 있었다.

5. 결론

본 논문에서는 제조공정 오차보상을 위하여 설 계된 보정 탄성체를 이용하는 새로운 개념의 고정 도 디지털-아날로그 (Digital-to-Analog, DA) 구동기 를 제안하였다. 제조공정 오차보상 기능을 확인 하기 위해서 기존의 선형변조 DA 구동기(시제품 D1)와 제안하는 선형보정변조 DA 구동기(시제품 D2 와 D3)를 각각 설계하고 제작하여 성능을 비교 하였다. 선형보정변조 구동기의 시제품 D2 와 D3 에서는 각각 특정한 제조공정 오차값(&=0)과 특정 제조공정 오차영역(-0.3µm<&<0)에 대하여 변조직 선의 기울기 값이 제조공정 오차의 영향을 줄이는 방향으로 변화하도록 보정 탄성체의 폭을 설계하 였다. 실험결과들로부터, 제안하는 선형보정변조 DA 구동기의 시제품 D2 와 D3 는 기존의 선형변 조 DA 구동기의 시제품 D1 에서 측정된 출력변위 오차 0.56±0.20µm 보다 작은 0.20±0.23µm 와 -0.13±0.18μm 로 각각 측정되었으며, 이 값은 선형 변조 DA 구동기에서 측정한 출력변위 오차보다 각각 64.3%, 76.8% 만큼 감소되었음을 확인하였다. 선형보정변조 구동기의 동 특성 측정에서는, 응답 시간이 1.5ms 이하로 측정되었고, 공진주파수는 3.7kHz 로 측정되었고, 수명은 10⁷ cycle 로 측정되 었다. 결국, 본 논문에서는 제조공정 오차에 의한 영향을 줄여 고정도 구동을 출력할 수 있는 선형 보정변조 DA 구동기의 제조공정 오차보상 능력을 실험적으로 증명하였다.

후 기

본 연구는 과학기술부/한국과학재단 창의적연구 진흥사업(디지털나노구동연구단)인 "생체모사기법 을 응용한 디지털나노구동기관의 구현에 관한 연 구"과제의 지원으로 수행되었습니다.

참고문헌

- Li, J., Liu, A.Q., Zhong, W. D., Zhang, Q. X. and Lu, C., 2004, "MEMS Switch Based Serial Reconfigurable OADM," *Optics Communications*, Vol. 230, pp. 81~89.
- (2) Hagelin, P. M. and Solgaard, O., 1999, "Optical Raster-Scanning Displays Based on Surface-Micromachined Polysilicon Mirrors," *IEEE J. Quantum Electron.*, Vol. 5, pp. 67~74.
- (3) Imamura, T., Katayama, M., Ikegawa, Y., Ohwe, T., Koishi, R. and Koshikawa, T., 1998, "MEMS-Based Integrated Head/Actuator/Slider for Hard Disk Drives," *IEEE/ASME Transactions on Mechatronics*, Vol. 3, pp. 166~174.
- (4) Wu, M. C., 1997, "Micromachining for Optical and Optoelectronic Systems," *Proceedings of the IEEE*, Vol. 85, pp. 1833~1856.
- (5) Koganezawa, S., Unematsu, Y. and Yamada, T., 1999, "Dual-Stage Actuator System for Magnetic Disk Drives Using a Shear Mode Piezoelectric Microactuator," *IEEE Transactions on Magnetics*, Vol. 35, pp. 988~992.
- (6) Toshiyoshi, H., Kobayashi, D., Mita, M., Hashiguchi, G.,

Fujita, H., Endo, J. and Wada, Y., 2000, "Microelectromechanical Digital-to-Analog Converters of Displacement for Step Motion Actuators," *J. Microelectromech. Syst.*, Vol. 9, pp. 218~225.

- (7) Yeh, R., Conant, R. A. and Pister, K. S., 1999, "Mechanical Digital-to-Analog Converters," in *Proc.* 10th Int. Conf. Solid-State Sensors and Actuators (Transducers'99), pp. 198~1001.
- (8) Hong, Y. S., Lee, J. H. and Kim, S. H., 2000, "A Laterally Driven Symmetric Micro-Resonator for Gyroscopic Applications," *J. Micromech. Microeng.*, Vol. 10, pp. 452~458.
- (9) Lee, W. C., Jin, Y.-H. and Cho, Y.-H., 2002, "Nonliearly Modulated Digital Microactuators for Nano-Precision Digital Motion Generation," in *Proc.* 15th Int. Conf. IEEE MEMS, pp. 594~597.

- (10) Wittwer, J. W., Baker, M. S. and Howell, L. L., 2006, "Robust Design and Model Validation of Nonlinear Compliant Micromechanisms," J. Microelectromech. Syst., Vol. 15, pp. 33~41.
- (11) Liu, R., Paden, B. and Turner, K., 2002, "MEMS Resonators that are Robust to Process-Induced Feature Width Variations," *J. Microelectromech. Syst.*, Vol. 11, pp. 505~511.
- (12) Grade, J. D., Jerman, H. and Kenny, T. W., 2003, "Design of Large Deflection Electrostatic Actuators," *J. Microelectromech. Syst.*, Vol. 12, pp. 335~343.
- (13) Jerman, J. H., Grade, J. D. and Drake, J. D., 1999, "Electrostatic Microactuator and Method for Use Thereof," U. S. Patent 5998906.
- (14) Ogata, K., 1998, *System Dynamics*. New Jersey: Prentice Hall, pp. 373~374.